

6.1995

РАДИО

АУДИО • ВИДЕО • СВЯЗЬ • ЭЛЕКТРОНИКА • КОМПЬЮТЕРЫ

ВИЗОНИКА: ЧТО ЭТО ТАКОЕ?

ОТЕЧЕСТВЕННЫЕ ЭЛЕМЕНТЫ
В ЗАРУБЕЖНОМ
ВИДЕОМАГНИТОФОНЕ

РАДИОПРИЕМНИК ДАЧНИКАМ

ДЛЯ ДОМАШНЕГО ТЕЛЕФОНА



ИЗДАЕТСЯ С 1924 ГОДА

6
1995

ЭРА

Все для видеопроизводства и компьютерной графики

✓ **Профессиональные видеостудии**

BETACAM SP

S VHS

✓ **Системы цифрового нелинейного монтажа**

✓ **Станции компьютерной графики**

✓ **Видеоплаты ввода-вывода (IBM PC)**

✓ Низкие цены

✓ Консультации и обучение
в студиях фирмы

✓ Гарантийное и
послегарантийное
обслуживание



НЕМЕДЛЕННО
СО
СКЛАДА !



тел.: (095) 556-21-51, 556-20-24,
556-24-65, 556-24-63.

факс: (095) 556-21-51,
556-24-62.

Наш адрес: 140160, Россия, г. Жуковский Московской обл., ул. Амет-Хан-Султана д. 5.

РАДИО

6 · 1995

МАССОВЫЙ ЕЖЕМЕСЯЧНЫЙ РАДИОТЕХНИЧЕСКИЙ ЖУРНАЛ

аудио • видео • связь
электроника • компьютеры

ИЗДАЕТСЯ С 1924 ГОДА

УЧРЕДИТЕЛЬ: РЕДАКЦИЯ
ЖУРНАЛА "РАДИО"

Зарегистрирован Комитетом РФ по
печати 21 марта 1995 г.
Регистрационный № 01331

Главный редактор

А. В. ГОРОХОВСКИЙ

Редакционная коллегия:

И.Т. АКУЛИНИЧЕВ, В.М. БОНДАРЕНКО,
А.М. ВАРБАНСКИЙ, А.Я. ГРИФ,
А.С. ЖУРАВЛЕВ, Б.С. ИВАНОВ,
А.Н. ИСАЕВ, Н.В. КАЗАНСКИЙ,
Е.А. КАРНАУХОВ, В.И. КОЛОДИН,
А.Н. КОРОТОНОШКО, В.Г. МАКОВЕЕВ,
В. В. МИГУЛИН, С. Л. МИШЕНКОВ,
А.Л. МСТИСЛАВСКИЙ (отв. секретарь),
Б.Г. СТЕПАНОВ (зам.гл. редактора).

Художественный редактор
Г.А. ФЕДотова.
Корректор Т. А. ВАСИЛЬЕВА.
Компьютерная верстка
Ю.КОВАЛЕВСКОЙ.

Адрес редакции: 103045,
Москва, Селиверстов пер., 10.

Телефон для справок и группы
работы с письмами — 207-77-28.

Отделы: общей радиоэлектроники -
207-88-18;

аудио, видео, радиоприема
и измерений - 208-83-05;

микропроцессорной техники и тех-
нической консультации - 207-89-00;

оформления - 207-71-69;

группа рекламы и реализации -
208-99-45.

Тел./факс (095) 208-77-13;
208-13-11.

"КВ-журнал" - 208-89-49.

ТОО "Символ-Р" - 208-81-79.

Наши платежные реквизиты: почто-
вый индекс банка - 101000; для ин-
дивидуальных плательщиков и орга-
низаций г. Москвы и области - р/сч.
редакции 400609329 в АКБ "Бизнес"
в Москве, МФО 44583478, уч. 74; для
иногородних организаций-платель-
щиков - р/сч. 400609329 в АКБ "Биз-
нес", МФО 201791, корр.сч.
476161600 в РКЦ ГУ ЦБ.

Редакция не несет ответственности за
достоверность рекламных объявлений.

Подписано к печати 18.05.1995 г. Фор-
мат 60x84/8. Бумага мелованная. Гар-
нитур "Гельветика" и "Прагматика".
Печать офсетная. Объем 6,5 печ. л.,
3,25 бум. л. Усл. печ. л. 6.

В розницу — цена договорная.

Отпечатано UPC Consulting LTD
(Vaasa, Finland)

© Радио, 1995 г.

ГОРИЗОНТЫ НАУКИ И ТЕХНИКИ	4
Я. Федотов. НА ПУТИ К ТЕХНИЧЕСКОМУ ЗРЕНИЮ	
50 ЛЕТ ВЕЛИКОЙ ПОБЕДЫ	7
И. Петров. В ДНИ БЛОКАДЫ ГОРОДА НА НЕВЕ	
ВИДЕОТЕХНИКА	8
Ю. Петропавловский. ВИДЕОТЕХНИКА ФОРМАТА VHS. ПРИМЕНЕ- НИЕ ОТЕЧЕСТВЕННЫХ ЭЛЕМЕНТОВ И УЗЛОВ ДЛЯ АДАПТАЦИИ ТЮНЕРОВ. В. и И. Друмовы. ПОДКЛЮЧЕНИЕ ПК К ТЕЛЕВИЗОРАМ УЛПЦТ (И)-59/61-II" (с. 11)	
ЗВУКОТЕХНИКА	13
С. Агеев. ПОДАВЛЕНИЕ НАДТОНАЛЬНЫХ ПОМЕХ В БЫТОВОЙ ЗВУ- КОЗАПИСИ. Обзор наших публикаций. УСТРОЙСТВА МАГНИТ- НОЙ ЗАПИСИ И ВОСПРОИЗВЕДЕНИЯ ЗВУКА (с. 16)	
РАДИОПРИЕМ	18
Б. Семенов. СТЕРЕОФОНИЧЕСКИЙ ЧМ ТЮНЕР	
МИКРОПРОЦЕССОРНАЯ ТЕХНИКА	20
М. Бун. "SPECTRUM" — СОВМЕСТИМЫЙ КОМПЬЮТЕР. Е. Седов, А. Матвеев. "РАДИО-86РК": РАЗВИТИЕ, ПЕРСПЕКТИВЫ (с. 22)	
ИЗМЕРЕНИЯ	25
И. Нечаев. ПРИСТАВКА К ВОЛЬТМЕТРУ ДЛЯ ИЗМЕРЕНИЯ ЕМКОС- ТИ КОНДЕНСАТОРОВ	
"РАДИО" — НАЧИНАЮЩИМ	28
ПРОСТЕЙШИЕ ИЗМЕРИТЕЛЬНЫЕ ПРИБОРЫ. Читатели предлага- ют. В. Дьяченко. ЗВУК СТАНОВИТСЯ ГРОМЧЕ (с. 29). И. Нечаев. РАДИОПРИЕМНИК ДЛЯ ДАЧИ (с. 30). Б. Степанов. ПУТЬ В ЭФИР (с. 32)	
ЭЛЕКТРОНИКА В БЫТУ	33
В. Банников. ТАЙМЕР — ЧАСЫ "ЭФФЕКТ-4"	
РАДИОЛЮБИТЕЛЮ-КОНСТРУКТОРУ	34
А. Волков. МОСТОВОЙ ГЕНЕРАТОР ДЛЯ УЗ ПЬЕЗОИЗЛУЧАТЕЛЯ. Ю. Виноградов. RS-ТРИГГЕР ИЗ ЛОГИЧЕСКИХ ЭЛЕМЕНТОВ (с. 35). И. Акулиничев. ТРЕХРЕЖИМНЫЙ ИСТОЧНИК ПИТАНИЯ (с.37)	
ДЛЯ ДОМАШНЕГО ТЕЛЕФОНА	38
О. Голубев. ИСТОЧНИК РЕЗЕРВНОГО ПИТАНИЯ ДЛЯ АОН	
ЗА РУБЕЖОМ	39
ОХРАННАЯ СИСТЕМА НЕСКОЛЬКИХ ОБЪЕКТОВ. БУДЕТ ЛИ НОВЫЙ ФОРМАТ CD?	
ПУБЛИКУЕТСЯ ПО ПРОСЬБЕ ЧИТАТЕЛЕЙ	43
ЭЛЕМЕНТЫ РАДИОЭЛЕКТРОНИКИ. ДИОДЫ, ТРАНЗИСТОРЫ	
СПРАВОЧНЫЙ ЛИСТОК	45
Г. Ананьев, О. Фурса, В. Прокудович. МИНИАТЮРНЫЕ КАТУШКИ ДЛЯ ПОВЕРХНОСТНОГО МОНТАЖА. В. Головинов, А. Роголев. ОПЕ- РАЦИОННЫЕ УСИЛИТЕЛИ СЕРИИ КР544. (с. 46)	

НА КНИЖНОЙ ПОЛКЕ (с. 6,15,27,37). КОРОТКО О НОВОМ (с. 19). Возвращаясь к напечатанному. Е. Муксунов. ДОРАБОТКА УСТРОЙСТВА АВТОМАТИЧЕСКОГО ОТКЛЮЧЕНИЯ (с. 36). НАША КОНСУЛЬТАЦИЯ (с. 44). РАДИОКУРЬЕР (с.47). ДОСКА ОБЪЯВЛЕНИЙ (с. 40—42, 48—50)

НА ПЕРВОЙ СТРАНИЦЕ ОБЛОЖКИ. Тенденция к сближению измерительной и компьютерной техники получила развитие в комбинации мультиметра и персонального компьютера. Новая модель мультиметра TES 2730 отличается возможностью работы совместно с компьютером, использующим программную оболочку WINDOWS. Такой комбинированный прибор - "WINDOWS-лаборатория" - позволяет производить анализ и статистическую обработку разнообразных измерений, обеспечивает графическое оформление результатов измерений.

Подробности о работе и возможностях этого комбинированного прибора в ближайших номерах журнала.

НА ПУТИ К ТЕХНИЧЕСКОМУ ЗРЕНИЮ

Я. ФЕДОТОВ, доктор техн. наук, профессор, г. Москва

Системам с искусственным интеллектом необходимо техническое зрение. Широко известно, что около 90% информации человек получает визуально, с помощью зрения. На долю остальных органов чувств: осязания, обоняния, слуха и вкуса остается не более 10% информации. Следовательно, и системы с искусственным интеллектом не могут обойтись без визуальной информации.

Когда заходит разговор о техническом зрении, об "электронном глазе", мы обычно сразу же вспоминаем о телевизионных системах, отождествляя техническое зрение с видеотехникой. Действительно, сам термин "видео" происходит от латинского слова "video" — смотреть. Однако "смотреть" и "видеть" — это не одно и то же. В латинском языке имеется и другой глагол — "viso" — "визо", т. е. "видеть", "рассматривать", "разглядывать" и даже "исследовать". Отсюда берет свое начало и термин "визуальный", а научно-техническое направление, занимающееся проблемами технического зрения — визионика.

Итак, можно смотреть и не видеть... Именно так и "поступает" телевизионная передающая камера. В ее задачу не входит понимание того, что она воспринимает. В телевизионных системах происходит преобразование оптической информации в электрические сигналы и наоборот. А обрабатывает эту информацию человек. Вот он-то и "видит". Он идентифицирует наблюдаемые образы, он вырабатывает и отношение к ним. Визуальная информация — образы — представляет собой массивы информации огромных объемов, которые наш мозг должен обрабатывать за интервалы времени, допускающие своевременное принятие адекватного решения.

Аналогичные требования мы выдвигаем и к системам технического зрения. Формулируем мы их следующим образом: "Обработка больших массивов информации (восприятие образов) в реальном масштабе времени, включая распознавание и идентификацию образов и их действий, а в ряде случаев и прогноз возможных последствий этих действий".

Эти положения могут быть проиллюстрированы примером из теории самонаведения, где рассматривается принцип преследования — "кривая погони".

Собака, бегущая наперерез добыче, все время выдерживает направление на добычу. Эта кривая погони получила название "собачьей" или "волчьей" кривой погони.

Однако в некоторых случаях более выгодным являлся бы принцип, при кото-

ром учитывалась бы как своя скорость, так и скорость цели и угол взаимного перемещения, и определялась бы точка упреждения, в которую и должен направлять свое движение преследующий. Сложность с определением этих параметров заставляет ограничиться "собачьей кривой" с введением в некоторых случаях априорной величины параметра упреждения.

Если преследующий объект (ракета) оснастить системой технического зрения, позволяющей рассчитывать в реальном масштабе времени координаты точки встречи и направлять объект в эту точку, то эффективность систем самонаведения существенно повысится.

Основной особенностью визуальной информации является то, что она воспринимается нами не последовательно, "по битово", как это имеет место чаще всего при работе электронных вычислительных средств, а одновременно, "одномоментно", параллельно — массивом. И только сетчатка глаза разбивает эту информацию, этот образ, на миллионы элементов.

Зрительные пути, связывающие глаз с головным мозгом, состоящие из миллионов нервных нитей, несут информацию о световом раздражении в соответствующую область головного мозга, где и осуществляется основная обработка информации. Однако первичная обработка начинается осуществляться уже в сетчатке.

В системах технического зрения труд-

но создать столь большое количество каналов связи между устройствами, воспринимающими информацию, и системой обработки информации. Это обстоятельство повышает роль первичной обработки информации.

Итак, один из основных моментов в обработке визуальной информации — это понимание, идентификация образов. Здесь мы сталкиваемся с рядом проблем. Во-первых, мы видим предметы под самыми различными ракурсами. Во-вторых, мы видим их в совокупности с другими предметами и должны отделить детали идентифицируемого предмета от деталей соседних предметов, и, наконец, интересующий нас предмет может быть виден не весь целиком. Он может быть частично загорожен соседними предметами. По отдельным видимым частям мы должны составить представление о целом. А это связано с необходимостью иметь память большого объема, в которой хранился бы обширный набор признаков. Таким образом, память является неотъемлемым элементом не только, как мы знаем, биологического, но и технического зрения.

Процесс идентификации, распознавания понимания образов сводится в значительной степени к сравнению хранящихся в памяти эталонов образов и их признаков и поступающих по каналам зрения оригиналов распознаваемых образов. В специальной литературе говорят также об "ориентирах" и об "априорной информации для распознавания", то есть об оригиналах распознаваемых объектов.

Как формируется эталон образа на базе набора определяющих признаков можно в первом приближении проиллюстрировать на примере ныне хорошо известного принципа составления фоторобота. Здесь сравниваются два образа: образ, хранящийся в памяти свидетеля, и образ, формируемый из набора признаков, причем каждый из признаков также проходит проверку сравнением с тем признаком, который запечатлела память свидетеля. Набор признаков здесь весьма ограничен, а оценка совпадения оригинала с эталоном весьма сложна в виду ее субъективности.

Проблема идентификации весьма интересует конструкторов роботов различного назначения: от разработчиков "мыслящих станков" до создателей космических исследовательских аппаратов, таких, например, как луноход.

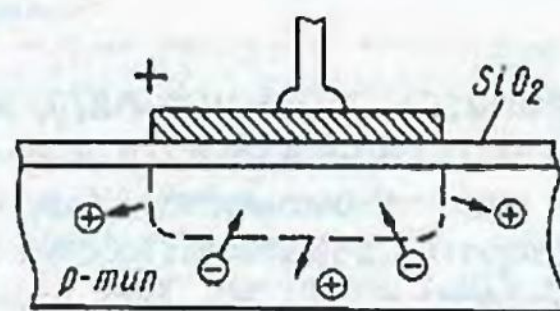


Рис. 1 Образование потенциальной ямы в приповерхностном слое полупроводника.

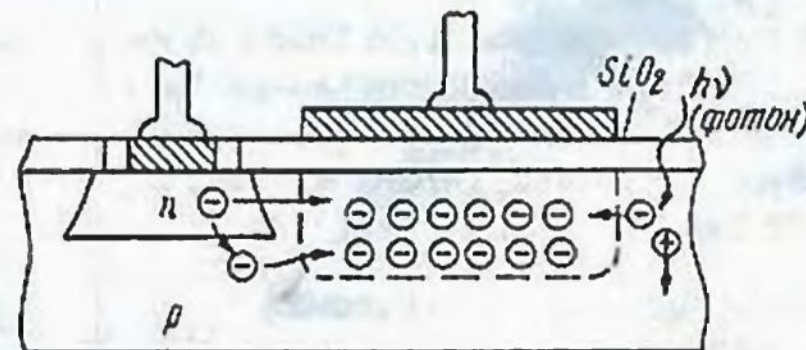


Рис. 2 Введение пакета зарядов (электронов) в потенциальную яму инжекцией из p-n перехода.

История создания систем технического зрения насчитывает многие десятилетия. Может быть, один из существенных шагов в этом направлении связан с внедрением промышленного телевидения. Однако в современном понимании его нельзя назвать техническим зрением — ему не хватало системы обработки информации. Только с появлением компьютеров обработку визуальной информации стало возможным передоверить машине.

Не стояла на месте и техника преобразования визуальной информации в электрические сигналы. Повышалась чувствительность и разрешающая способность передающих приборов (видиконов), увеличивались объемы передаваемой информации.

С одной стороны, это требовало расширения каналов связи, перехода к более коротковолновому диапазону частот, а с другой стороны, в области машинной обработки информации требовалось повышение быстродействия обрабатывающей техники. Становилось ясно, что эту проблему в перспективе вряд ли можно решить, полагаясь только на усовершенствование транзисторов. Информация (образы) воспринималась видиконом одновременно, в виде массива, но преобразовывалась развертывающей техникой в последовательность сигналов, преобразовывалась в двоичный код и бит за битом вводилась в машину. Такие комплексы даже в микроэлектронном исполнении оказывались довольно крупногабаритными системами. Да и сам "глаз" — камера — оставался громоздким, энергоемким, требующим значительных напряжений.

И только в 1970 г. изобретение прибора с зарядовой связью — ПЗС — американскими учеными Бойлом и Смитом открыло широкие перспективы для развития систем технического зрения. Появление ПЗС сняло противоречие между микроминиатюрной системой обработки информации и громоздкой видеокамерой с видиконом. ПЗС позволили создавать миниатюрные камеры, работающие с напряжениями не во многие сотни вольт, а всего лишь в единицы вольт, и не имеющие высокотемпературных элементов.

Переход от электровакуумных устройств к твердотельным позволил в частности поставить на повестку дня и поиск путей создания неохлаждаемых приемников изображения в ИК-диапазоне.

Однако самой заманчивой перспективой, открывающейся в связи с переходом к использованию твердотельных приемников изображения, является перспектива возможности совмещения в одном устройстве не только преобразования оптической информации в электрические сигналы, но и предварительной ее обработки, в частности выделения из массива информации, образующего образ, значительно меньших по объему подмассивов, представляющих собой признаки этого образа, формирования эталона по принципу фоторобота и т. п.

Таким образом, научно-технический прогресс подвел нас к решению одной из важнейших задач в области электроники и, в частности, интегральной электроники — создание систем обработки

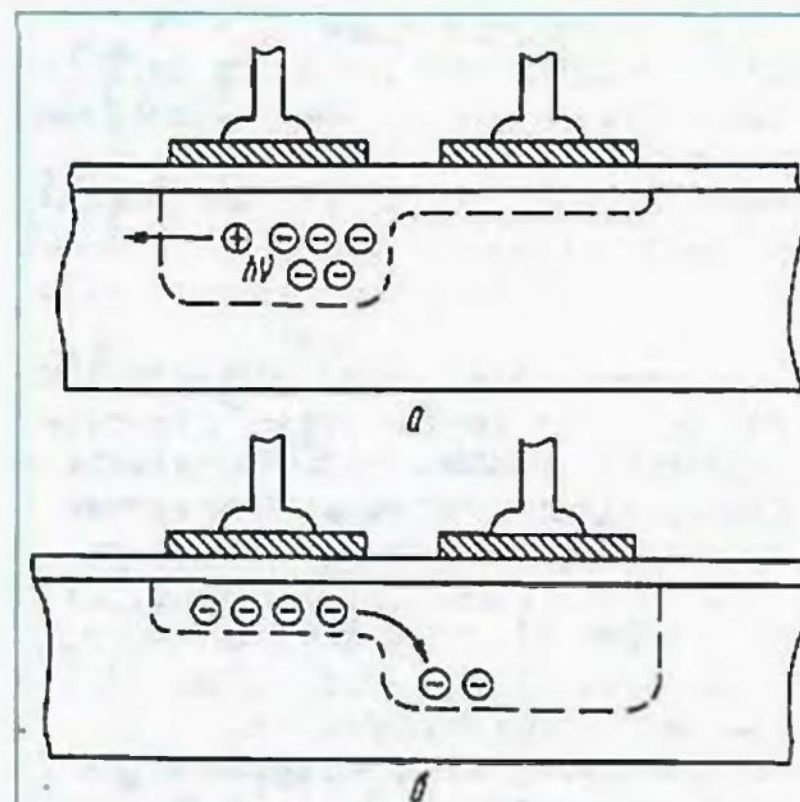


Рис. 3 а) Генерация пар "электрон-дырка" и заполнение потенциальной ямы электронами. б) Перетекание пакета зарядов в потенциальную яму под соседний электрод.

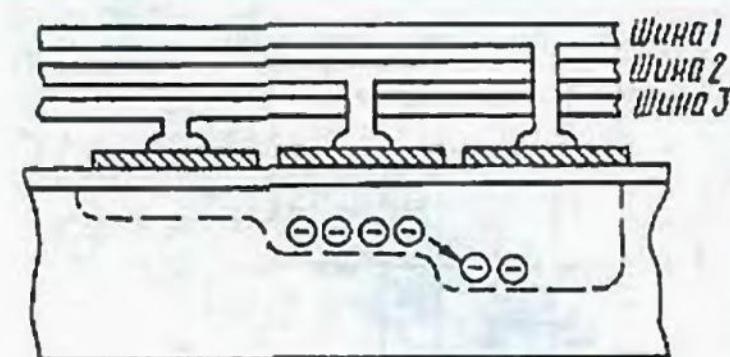


Рис. 4 Ячейка трехфазного ПЗС.

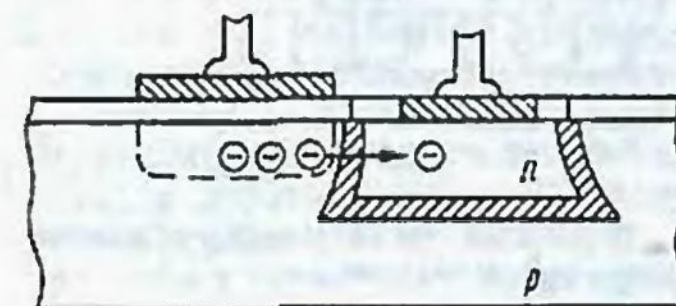


Рис. 5 Считывание пакета заряда в конце строки запертым р-п переходом. Штриховкой выделена область объемного заряда.

больших массивов информации в реальном масштабе времени.

Кардинальное решение этой проблемы лежит, вероятнее всего, не в сфере постоянного повышения быстродействия активных элементов схемотехнической электроники, а в обработке информации массивами, в одномоментных процессах. Другими словами, речь идет об обработке информации на уровне элементарных функций значительно более высокого порядка по сравнению с простейшими элементарными функциями булевой алгебры — "И", "ИЛИ" и "НЕ".

Реальный выигрыш в быстродействии от использования этого принципа, характерного для несхемотехнических устройств, устройств функциональной электроники, может быть проиллюстрирован на примере устройств, осуществляющих Фурье-преобразования.

В классическом схемотехническом цифровом варианте обработки информации при быстрых преобразованиях Фурье используют весьма дорогие и сложные процессоры, обладающие производительностью порядка $2,5 \cdot 10^8$ (т. е. 250 миллионов) операций в секунду.

Устройства функциональной электроники — акустооптические процессоры существенно проще и при решении аналогичных задач обеспечивают производительность на уровне, эквивалентном 10^{10} и до 10^{12} операций в секунду.

Акустоэлектронные и акустооптоэлектронные устройства представляют собой один из примеров эффективного использования в твердотельной электронике в качестве активной среды диэлектриков и, в частности, пьезоэлектриков.

Значительный вклад в развитие этой техники внесла школа отечественных ученых, возглавляемая академиком РАН Ю. В. Гуляевым.

Другой, не менее перспективной категорией устройств функциональной электроники являются приборы с зарядовой связью — ПЗС. Они могут быть использованы в устройствах памяти, в качестве мультиплексоров, в кодирующих устрой-

ствах, в линиях задержки с регулируемой длительностью, в корреляторах, в трансверсальных и рекурсивных фильтрах и т. п.

Однако наиболее широкие перспективы открывает применение ПЗС в визонике для преобразования оптической, визуальной информации в электрические сигналы и обработки этой информации. Они позволяют классифицировать и идентифицировать воспринимаемую информацию (образы) и вырабатывать адекватные сигналы, управляющие исполнительными устройствами.

В основе принципов работы ПЗС лежат эффекты в близкорасположенных МДП- (или МОП)*-структурах, аналогичных МДП-структурам полевых транзисторов с изолированным затвором. В последнем частном случае роль диэлектрика выполняет тонкий слой двуокиси кремния.

Прикладывая напряжение между металлическим электродом и полупроводниковой подложкой (рис. 1), мы создаем в приповерхностном слое полупроводника, в зависимости от полярности приложенного напряжения, область обогащения или обеднения основными носителями. В случае обеднения под металлическим электродом образуется потенциальная яма, которая может быть заполнена неосновными для данного полупроводника носителями. Заполнение это (рис. 2) может происходить, например, за счет инжекции с р-п перехода (слева) или за счет возбуждения пар "электрон-дырка" квантами света, энергия которых $h\nu$ лежит в пределах спектра фоточувствительности данного полупроводника. Для кремния это диапазон приблизительно от 0,4 до 1,1 мкм (в основном в видимой части спектра).

В случае двух близко расположенных МДП-структур заряд, накопленный в по-

* МДП — металл-диэлектрик-полупроводник, МОП — металл-окисел-полупроводник.



тенциальной яме под одним электродом, может быть перенесен под соседний электрод. Для этого необходимо под этим соседним электродом в период накопления не иметь потенциальной ямы, как это изображено на рис. 3,а. Образовывая потенциальную яму под правым электродом, повышая его потенциал и уменьшая глубину потенциальной ямы под левым, снижая его потенциал, мы создаем условия перетекания заряда под правый электрод (рис. 3,б). Если построить цепочку таких МДП-структур и соединить все нечетные электроды с одной общей шиной, а все четные — с другой, получим линейное устройство. Поочередно меняя потенциалы, прикладываемые к первой и второй шинам, возникает возможность продвижения заряда вдоль линейки. Так решается двухтактная система ПЗС. Здесь перетекание заряда в одну сторону решается только конструктивно-технологическим методом.

В трехтактной системе с тремя шинами в линейке объединяются первые, вторые и третьи структуры (рис. 4) и обеспечивают перетекание пакета зарядов неосновных носителей слева направо.

В конце строки помещается элемент считывания (рис. 5).

Помимо линейки возможно создание устройства, представляющего собой матрицу МДП-структур (рис. 6). Опуская строку за строкой в отдельную строку, производим считывание каждой строки поочередно. Однако данная модель страдает одним существенным недостатком: считывание всего кадра (т. е. всей матрицы) займет при этом довольно длительное время. Поэтому на практике применяют другую систему. На общей полупроводниковой подложке изготавливают две матрицы и строку считывания. Первая является фотоприемной и все время подвергается экспозиции. Вторая — для промежуточного хранения информации. Эта матрица не экспонируется, она находится в темноте.

Проведя цикл экспонирования на фотоприемную матрицу, мы переносим полученную в виде пакетов зарядов информацию строку за строкой в матрицу промежуточного хранения, после чего переходим к построчному ее считыванию.

Если предположить, что матрица состоит из 512×512 элементов разложения, то для того, чтобы перевести инфор-

мацию в матрицу промежуточного хранения, потребуется всего 3×512 циклов, тогда как для считывания всего кадра потребуется в 3×512 раз больше времени. Можно считать, что изображение не будет смазано, так как его перенос занимает всего $1/1500$ времени экспозиции.

Таковы основные принципы использования ПЗС в технике преобразования видимого изображения в эквивалентные электрические сигналы. Фактически в данном случае ПЗС выполняет те же функции, что и видикон. Что касается его преимуществ, то здесь мы можем пока назвать выигрыш в массогабаритных и энергетических показателях.

Однострочные ПЗС на кремнии достигают сегодня 2000 элементов. Для сравнения укажем, что ПЗС на двойных и тройных полупроводниковых соединениях типа арсенида галлия, антимонида индия или КРТ — "кадмий-ртуть-теллур" имеют число элементов всего лишь около 100.

Матричные кремниевые ПЗС могут иметь число элементов, превышающее 10^6 , например 2000×2000 элементов.

ПЗС способны также осуществлять и первичную обработку информации. Например, выделить движущийся объект, сравнивая два смежных кадра. Немалый интерес представляет для систем слежения и самонаведения и функция определения направления движения цели (угла) и ее скорости. Возможно также выделение контуров объектов и некоторых их специфических признаков, их сравнение с искусственно созданной конфигурацией.

Проблемы предварительной обработки информации приобретают исключительную важность для систем наблюдения за земной поверхностью со спутников. Выделив необходимую информацию непосредственно на борту, можно уменьшить загрузку лишней информацией каналов связи.

Большие перспективы имеют и спектрально-аналитические устройства для одновременного наблюдения, скажем, четырьмя приборами земной поверхности в узких спектральных диапазонах ($0,4 \dots 0,5$; $0,5 \dots 0,6$; $0,6 \dots 0,7$ и $0,8 \dots 1,0$ мкм) и сопоставления получаемой информации. Все четыре прибора могут быть выполнены не только в одном корпусе, но и на одном кристалле. Проблема здесь будет заключаться в изготовлении соответствующих фильтров.

Интересные возможности представляет также размещение на одном кристалле не только собственно ПЗС, но и интегральных схем управления считыванием и схем первичной обработки информации.

Необходимо признать, что потенциальных возможностей применения ПЗС в визонике гораздо больше, чем реализованных. Для устройств функциональной электроники, которые найдут применение в техническом зрении, необходима интеграция различных физических эффектов в активных средах. Можно рассчитывать, что именно комбинация физических эффектов в полупроводниках и активных диэлектриках даст удивительные результаты в визонике будущего.

НА КНИЖНОЙ ПОЛКЕ



АКИМОВ Н. Н.,
ВАЩУКОВ Е. П. и др.

**РЕЗИСТОРЫ, КОНДЕНСАТОРЫ,
ТРАНСФОРМАТОРЫ,
ДРОССЕЛИ,
КОММУТАЦИОННЫЕ
УСТРОЙСТВА РЭА.
СПРАВОЧНИК**

Справочник содержит достаточно полные сведения о значительном числе пассивных элементов, таких как резисторы, конденсаторы, унифицированные трансформаторы питания и согласующие трансформаторы, низкочастотные дроссели, реле постоянного тока и поляризованные, магнитоуправляемые контакты, переключатели.

Авторы рассказывают о классификации пассивных элементов, системе обозначений, приводят основные электрические и эксплуатационные параметры, а также массогабаритные характеристики элементов. Даны подробные сведения о резисторах постоянного и переменного сопротивления, полупроводниковых резисторах, электрические и конструктивные характеристики групп и типов конденсаторов, трансформаторов, дросселей, коммутационных устройств с магнитным и механическим управлением. Приведены рекомендации по проверке, выбору и монтажу сложных пассивных элементов — трансформаторов, реле, переключателей.

Сведения, содержащиеся в справочнике, составлены на основе данных Государственных стандартов и технических условий.

Справочник предназначен для учащихся и студентов средних и высших учебных заведений радиотехнических специальностей, а также для радиомастеров и радиолюбителей. Он представляет интерес и для специалистов, занимающихся разработкой, ремонтом и эксплуатацией радиоэлектронной аппаратуры.

Минск,
издательство "Беларусь", 1994

В ДНИ БЛОКАДЫ ГОРОДА НА НЕВЕ

И. ПЕТРОВ, генерал-майор в отставке, г. Москва

У каждого участника Великой Отечественной войны сохранились в памяти события, эпизоды, которые они, несмотря на прошедшие десятилетия, не в силах забыть. И необязательно это были дерзкие атаки, рейды по тылам врага, оборона рубежа до последнего патрона. Сродни им ратный труд воинов-связистов. Полный опасности и воинской отваги, он зачастую свидетельствовал о солдатской доблести и высочайших человеческих качествах, которые ветераны охотно, как эстафету, передают молодежи.

Об этом — в воспоминаниях бывшего начальника радиоузла особого назначения в блокадном Ленинграде Ивана Яковлевича Петрова.

В годы минувшей войны, в труднейшие дни блокады города на Неве, мне довелось руководить отдельным радиоузлом особого назначения Ленинградского фронта.

В довоенные годы он размещался на территории Петропавловской крепости. Его техническое оснащение было весьма примитивным: выдавшим виды американские и отечественные приемники и маломощные устаревшие передатчики. Зато квалификации операторов можно было позавидовать. Многие из них еще до армии имели солидный радиолубительский опыт работы в коротковолновом эфире.

По мере приближения противника к Ленинграду активизировалась деятельность нашей разведки и партизанских групп, действовавших в тылу врага. На нас штаб Ленинградского фронта возложил задачу организации связи с ними. Однако радиоузел совершенно не был подготовлен к этому. Особенно сложной проблемой явилось обеспечение разведгрупп и партизанских отрядов кадрами радистов и радиостанциями.

Прежде всего мы взялись за подготовку кадров операторов. Радиоузел своими силами осуществлял подбор и обучение радистов. Кандидатами на курсы принимались добровольцы — юноши и девушки в возрасте 18—19 лет. За кратчайший срок им приходилось осваивать не только радиодело, но и прыжки с парашютом, научиться владеть автоматом. Их отправка за линию фронта осуществлялась самолетами.

От радистов, прыгающих с парашютом, да еще ночью, требовались не только смелость, но и умение приземлиться с радиостанцией и грузом за плечами в точно заданном районе. Это было нелегко. Часто парашютиста относило ветром и приземляться приходилось в труднопроходимой местности, прятаться от патрулей гитлеровцев. Легко представить себе, с каким волнением мы ждали первую радиограмму от своих воспитанников!

А условия работы нашего узла день ото дня осложнялись. Обстановка на Ленинградском фронте резко ухудшилась. Враг вышел на подступы к городу. Шли ожесточенные бои. Город подвергался постоянным налетам фашистской авиации,

артобстрелам. Рушились здания, возникали пожары, особенно на окраинах, где было много деревянных строений. Все сильнее чувствовались трудности с продовольствием, вводилось все более жесткое нормирование продуктов питания. В условиях блокады возрасла и роль радиосвязи. Встали новые задачи и перед нашим радиоузлом. Было ясно, что без мощных передатчиков и высокоэффективных антенн, вынесенного за пределы города приемного центра мы не сможем обеспечить надежную связь с многочисленными корреспондентами, вооруженными приемо-передатчиками малой мощностью. К примеру, мощность передатчика того же "Севера" составляла всего 1,2 Вт.

Прежде всего в целях противоавиационной и противопартизанской защиты передающий центр решено было развернуть в полуподвальном помещении Русского музея, установить мощные передатчики, демонтированные на радиостанции министерства связи. В саду, прилегавшем к зданию музея, развернули антенное поле.

Приемный центр радиоузла расположился в пригороде Ленинграда — Шушаров. Запасной приемный пункт находился в одном из залов музея Эрмитаж. Для связи между передающим и приемным центрами и пунктами радиоузла использовалась городская кабельная телефонная сеть.

Монтаж оборудования мы проводили на всех объектах одновременно и круглосуточно. Рабочие места на приемном центре и радиопередатчики вводились в строй по мере их готовности к эксплуатации, до окончания всех строительных работ.

Этот период для личного состава радиоузла был особенно трудным. Основной объем монтажных и строительных работ выполнялся собственными силами. Не хватало горючего для автомашин и поэтому небольшие грузы приходилось переносить на себе. А если к этому добавить частые воздушные тревоги, недостаток времени для сна и отдыха, постоянное недоедание, то труд солдат и офицеров был настоящим подвигом.

Несмотря на проводившиеся строительные-монтажные работы, радиоузел ни на минуту не прекращал сеансы ра-

диообмена. Непрерывно шли поиски более совершенных способов ведения радиосвязи, обеспечивающих прием сигналов корреспондентов круглосуточно. Кроме работы по графикам, наши корреспонденты имели право вызывать нас на определенных частотах в любое время. Однако нам не всегда удавалось из-за слабого сигнала и радиопомех найти в эфире нужного радиста-разведчика и принять от него необходимую информацию. В таких случаях мобилизовывались все средства: пробовали различные антенны, осуществлялось маневрирование передатчиками и передающими антеннами, к работе привлекались наиболее опытные радиооператоры. Часто применяли метод разнесенного приема, включая прием в трех точках. На каждом пункте записывали обрывки сообщения, которые затем сопоставляли и составляли полный текст радиограммы. Надо было видеть напряженные лица людей, сидевших за приемниками.

Хотя зимой 1941-42 гг. положение на Ленинградском фронте несколько стабилизировалось, непосредственной угрозы вторжения гитлеровцев в Ленинград уже не было, бомбардировки и обстрелы города продолжались с прежней интенсивностью. Городской транспорт и коммунальное хозяйство работу прекратили. Электроэнергию подавали только предприятиям и по списку, утвержденному Ленсоветом. В этот список был включен и наш радиоузел.

Личный состав радиоузла, как и все население города, жил на голодном пайке. Большинство из блокадников страдало дистрофией.

Вспоминается такой эпизод. Как-то в марте 1942 г. начальник приемного пункта в Эрмитаже В. А. Адуев передал мне, что директор музея академик И. А. Орбели просил зайти к нему. Академик спросил, не могу ли я дать атомашину, чтобы вывести из подвала здания трупы умерших служащих. С большим трудом мне удалось достать несколько литров бензина. Через пару дней зашли еще раз к И. А. Орбели по его просьбе. В благодарность за помощь он вручил нам буханку черного хлеба...

Позже, когда было налажено снабжение Ленинграда через Ладожское озеро и рацион питания был увеличен, мы часто вспоминали труднейшие блокадные дни.

В 1942 г. за отличное выполнение заданий командования при обороне Ленинграда многие офицеры, сержанты и рядовые радиоузла в числе других воинов Ленинградского фронта, были награждены орденами и медалями СССР.

Вторая половина 1942 г. и начало 1943 г. для радиоузла все еще оставались напряженными. Мы должны были обеспечивать бесперебойной радиосвязью все возрастающее число корреспондентов. Готовились наступательные операции Ленинградского фронта и снятие блокады Ленинграда...

...Прошло пятьдесят лет после окончания войны. Имена многих работников радиоузла изгладились из памяти. Однако не забыты дела этого мужественного коллектива. Самоотверженность и высокий патриотизм каждого, проявленные при обороне славного города на Неве, навсегда сохранятся в истории и будут служить примером для молодых поколений.

ВИДЕОТЕХНИКА ФОРМАТА VHS

ПРИМЕНЕНИЕ ОТЕЧЕСТВЕННЫХ ЭЛЕМЕНТОВ И УЗЛОВ ДЛЯ АДАПТАЦИИ ТЮНЕРОВ

Ю. ПЕТРОПАВЛОВСКИЙ, г. Таганрог

Публикуемой здесь статьей завершается цикл, посвященный адаптации несовместимых моделей видеомагнитофонов и рассмотрению схемных и функциональных отличий видеоаппаратуры, предназначенной для работы в различных стандартах и системах телевидения.

Функциональные узлы видеомагнитофонов, общие для всех модификаций независимо от конкретных стандартов, такие, как системы управления, контроля, индикации, питания и т.д., будут рассмотрены в следующих публикациях, посвященных ремонту видеомагнитофонов формата VHS и их особенностям.

Применение отечественных узлов для адаптации тюнеров оправдано в тех случаях, когда нет возможности проведения регулировочных работ на хорошем техническом уровне. Как правило, для таких работ необходима не только обычная измерительная аппаратура, но и специальные генераторы, формирсватели испытательных сигналов и другие специализированные приборы, каких у радиолюбителей может не быть. Существенным препятствием при переделке таких блоков, как селекторы каналов и синтезаторы частоты, может быть большая сложность и трудоемкость составления их принципиальных схем, а также проведение анализа их функционирования. Дело в том, что технология изготовления высокочастотных блоков большинства современных моделей видеомагнитофонов и телевизоров почти не предусматривает ручных операций ни при монтаже, ни при их ремонте. Как правило, большая часть элементов — бескорпусные резисторы и конденсаторы, миниатюрные транзисторы, диоды и варикапы, предназначенные для поверхностного монтажа. При этом отсутствует маркировка большинства элементов, что также практически исключает возможность ремонта в обычных условиях.

Основной задачей при замене узлов тюнеров на отечественные аналоги считается сохранение неизменного внешнего вида видеомагнитофона или телевизора, использование имеющихся органов настройки на принимаемые программы и индикаторов. Однако это обстоятельство не позволяет применять полностью соответствующие отечественные блоки. При использовании наиболее распространенных из них — СК-М-24, СК-Д-24, СМРК-2 — задача сводится к разработке конкретной системы выбора программ (СВП). В ранних моделях видеомагнитофонов VHS и телевизоров 70-х годов с

кнопочными СВП, естественно, такая необходимость отпадает.

Слишком большое разнообразие схемных решений и отсутствие прослеживаемой унификации в продукции различных японских фирм не позволяет выработать общий подход при адаптации на уровне принципиальных схем. Поэтому ниже рассмотрены наиболее характерные, на взгляд автора, варианты переделки, на основе которых возможно их использование для большинства моделей видеомагнитофонов и телевизоров.

Главной задачей при адаптации блоков радиоканалов видеомагнитофонов и телевизоров стандартов В/Г, наиболее часто попадающих к нам, можно считать обеспечение приема звукового сопровождения телевидения стандартов D/K, в связи с чем предлагается один из способов переделки — использование конвертера. Этот способ часто применяют для многостандартной аппаратуры и ведущие японские фирмы-разработчики видеотехники.

Для иллюстрации рассмотрим упрощенную структурную схему канала звука тюнера видеомагнитофона V-109CZ фирмы TOSHIBA (эта модель в 1991—1992 гг. была закуплена в значительных количествах и хорошо известна нашим радиолюбителям). Следует кратко указать некоторые технические характеристики тюнера этой модели. Всеволновый селектор каналов фирм ALPS и TOSHIBA с синтезатором частоты на БИС TD6358N (TOSHIBA) способен принимать телевизионные сигналы с частотным распределением, соответствующим стандартам ПАЛ-D/K — каналы C1-C12, C13-C57 (Китай), СЕКАМ-D/K — каналы R1-R12, 21-69 (Восточная Европа, СНГ), ПАЛ/СЕКАМ-V/G — каналы E2-E12, 21-69 (Западная Европа, Ближний Восток). Размеры корпуса селектора — 72x45x15 мм, причем синтезатор размещен в секции с разме-

рами всего 40x15 мм.

Блок радиоканала (IF MODUL) собран на одной микросхеме A7530, значение второй ПЧ звука — 6 МГц (стандарт I). Для приема сигналов в стандартах В, G, D, K использован двустандартный конвертер (PIF SECOND), выполненный на микросхеме TA87105 фирмы TOSHIBA. Его упрощенная структурная схема изображена на рис. 1. ПЦТС с выхода УПЧИ 1 через режекторные пьезофильтры 2,3 и буферный каскад 4 поступает в канал изображения видеомагнитофона. Звуковые несущие стандартов В, G, D, K выделяются полосовыми пьезофильтрами 9, 10 и через сумматор 11 поступают на преобразователь частоты 12. Гетеродин 13 вырабатывает колебания частотой 500 кГц, которая стабилизирована кварцем. Следовательно для работы в стандартах В/Г и D/K не требуется каких-нибудь переключений, а при установке соответствующего двуполосника между УПЧИ 1 и полосовым фильтром 5 возможен без переключений прием сигналов и в стандарте I.

При самостоятельном изготовлении конвертера сигналов ПЧ звука можно ориентироваться на принципиальную схему, представленную на рис. 2. Сигнал несущей звука с выхода видеодетектора через полосовой фильтр Z1 поступает на преобразователь частоты, выполненный на транзисторе VT1. Гетеродин на транзисторе VT2 вырабатывает стабилизированные кварцем ZQ1 колебания частотой 1 МГц. Сигнал разностной частоты ($f_{\text{зв.с.с.}} - f_{\text{г}} = f_{\text{зв.с.с.}}$) приходит на штатный полосовой пьезофильтр канала звука. Аналогичный конвертер применен в блоке радиоканала (IF) видеомагнитофона VNR-5100EE фирмы SANYO.

В конвертере можно использовать любые керамические конденсаторы, непроволочные резисторы, транзисторы KT315 с любым буквенным индексом. Кварцевый резонатор ZQ1 можно применить и на частоту 12 МГц. Следует напомнить, что при установке конвертера в телевизор стандартов В/Г в них необходимо заменить режекторные пьезофильтры в канале изображения на отечественный аналог ФП1Р-63.02. Для видеомагнитофонов это необязательно, так как канал записи сигнала яркости видеомагнитофонов VHS содержит входной фильтр нижних частот с полосой пропускания не более 3 МГц.

Конвертер можно выполнить и без применения пьезофильтра Z1 и кварцевого резонатора ZQ1 — на основе интегрального балансного смесителя, что исключит "пролезание" сигнала гетеродина в цепи видеоканала. Можно рекомендовать подобный конвертер на микросхеме K174ПС1, например, описанный в [1, рис. 4]. При его повторении нужно только изменить номиналы частотоподающих элементов.

Более сложной задачей можно назвать переделку тюнеров стандарта L. Причем основное затруднение здесь — отсутствие информации по применению БИС этого стандарта при работе с негативной модуляцией радиосигналов телевидения, в связи с чем блок радиоканала нужно полностью заменить на отечественный аналог.

Рассмотрим вариант переделки тюнера видеомагнитофона V4190 с торговой маркой фирмы THOMSON. Разработчик

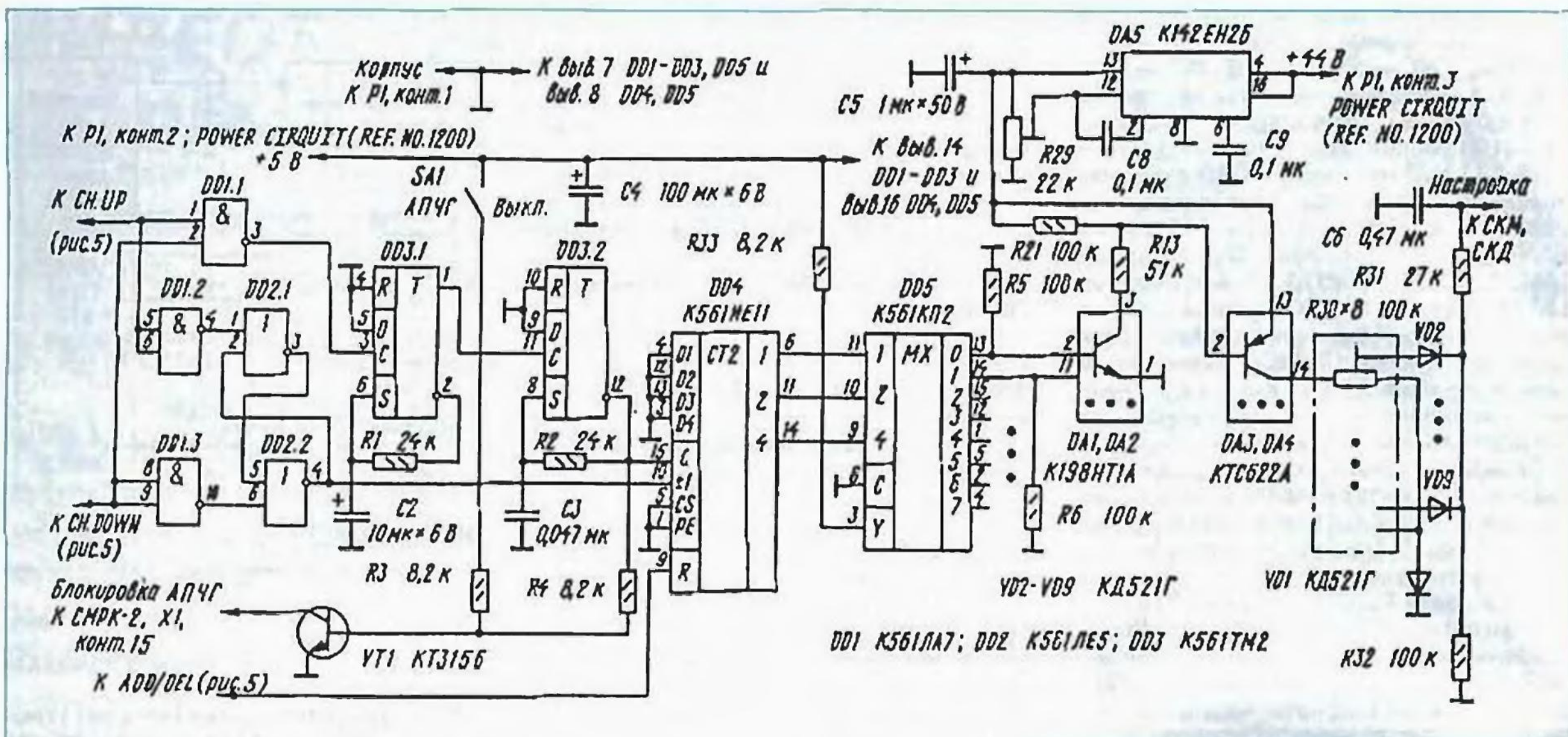


Рис. 4

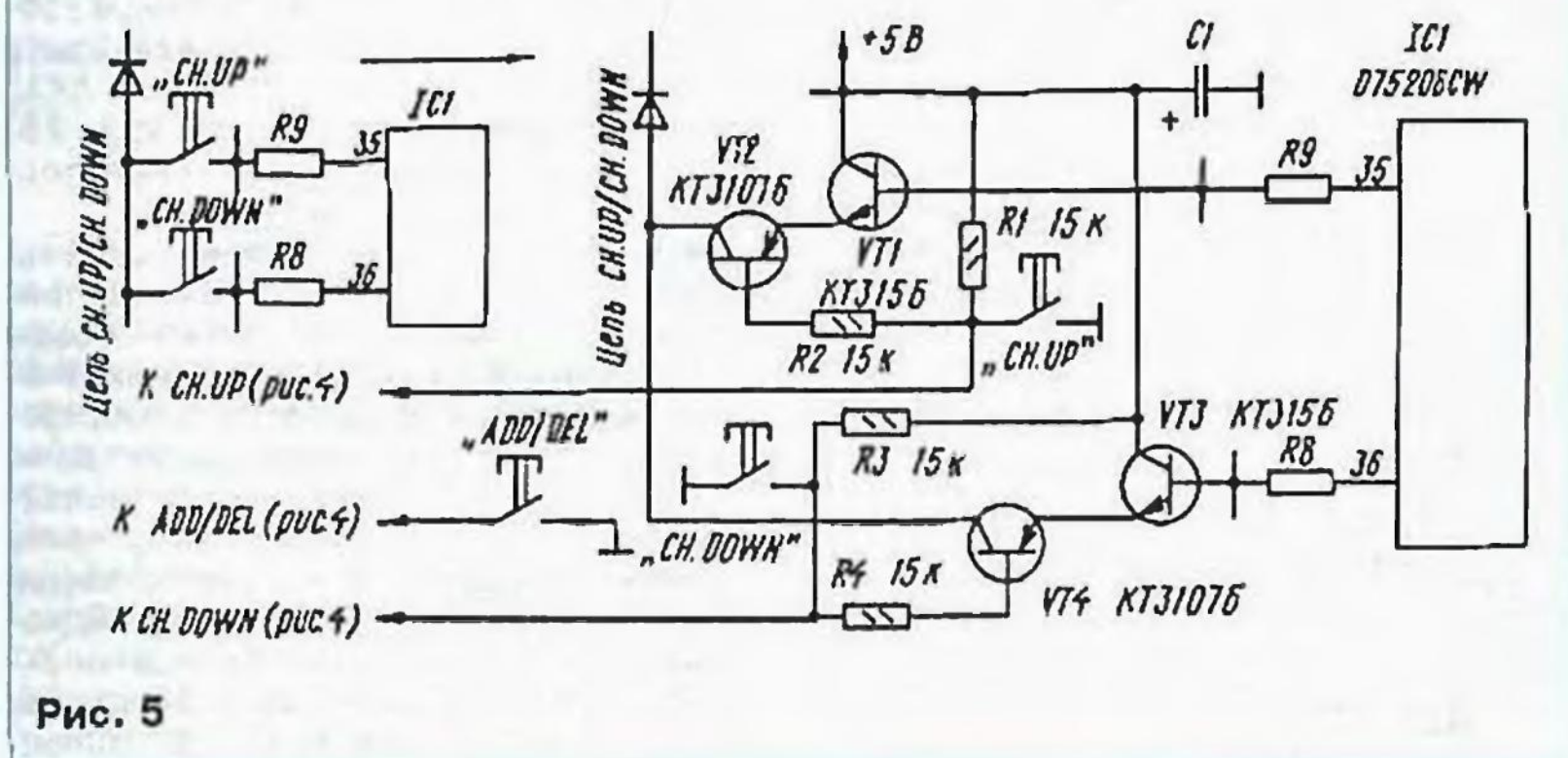


Рис. 5

(TIMER CIRCUIT REF.NO.7500 SERIES) на микропроцессоре D75206CW фирмы NEC. Программы индуцируются люминесцентным индикатором 9-MT-64Z фирмы FUTABA. На этой плате расположены также все кнопки управления видеокомплексом и фотоприемник сигналов устройства ДУ, что совершенно исключает изъятие платы или ее замену. Установка же автономной СВП на передней панели неприемлема с точки зрения сохранения дизайна.

Одним из выходов из рассмотренной ситуации можно указать компромиссное решение — замену ВЧ устройств тюнера на комплект СК-М-24, СК-Д-24, СМРК-2 и разработку индивидуальной СВП с использованием штатных кнопок управления и индикатора программ. Фрагмент принципиальной схемы СВП, разработанной автором для видеокомплекта QUASAR, изображен на рис. 4. Каналы переключаются кнопками "CH.UP" (увеличение) и "CH.DOWN" (уменьшение) на плате управления подачей уровней 0 на выводы 1,2,5,6,8,9 микросхемы DD1. На элементах микросхемы DD2 собран RS-триггер, выходное напряжение которого определяет направление счета реверсивного четырехразрядного счетчика DD4.

Так как в цепях CH.UP, CH.DOWN при нажатии соответствующих кнопок появляются серии импульсов с относительно большой (50 Гц) частотой следования, в СВП введены формирователи импульсов длительностью около 0,5 с (DD3.1) и 1,5 мс (DD3.2) для обеспечения ручного, в одно касание, переключения каналов. Выходные импульсы с вывода 12 триггера DD3.2 поступают на вход С счетчика DD4 и одновременно блокируют систему АПЧГ через ключ на транзисторе VT1.

Сигналы четырехразрядного кода с выходов счетчика DD4 (старший разряд не используют) приходят на восьмиканальный мультиплексор DD5, выходные сигналы которого управляют транзисторными ключами микросхем DA1—DA4, подающими напряжение настройки на варикапы селекторов каналов. Его устанавливают многооборотными резисторами блока R30.

Схема соединений блоков СК-М-24-2, СК-Д-24 и СМРК-2 между собой рассмотрена в [2]. Там же можно найти недостающие фрагменты СВП (УСУ-1-15 на с.28). Все дополнительные блоки можно легко разместить на задней крышке (внутри) видеокомплекта. Для блока резисторов настройки в ней вырезают соответствующее отверстие. ПЦТС и сиг-

нал звука с субмодуля СМРК-2 подают на соответствующие контактные площадки вместо аналогичных цепей предварительно демонтированного штатного тюнера (ПЦТС — на контакт 2, сигнал звука — на контакт 1).

В связи с тем, что подать сигналы управления непосредственно с цепей CH.UP, CH.DOWN на СВП не представляется возможным, так как на них появляются импульсы и при нажатии на некоторые другие кнопки, необходимы некоторые изменения и дополнения платы управления (TIMER CIRCUIT), показанные на рис. 5. Дополнительные элементы устанавливают непосредственно на плате управления, перерезав печатные проводники у кнопок "CH.UP", "CH.DOWN", "ADD/DEL" в соответствии со схемой. Кнопка "ADD/DEL" используется для обнуления счетчика DD4 (рис. 4), что иногда необходимо для согласования показаний индикатора с номером включенной программы. Следует отметить невозможность в этом случае переключения программ с пульта ДУ, так как сигналы фотоприемника поступают на микроконтроллер управления по отдельному проводнику в виде последовательности импульсов.

Особых требований к элементам СВП не предъявляется. В нем можно использовать подходящие микросхемы структуры КМОП и других серий (K176, 564 и т.п.). Вместо транзисторных сборок можно применить дискретные транзисторы [2]. В устройстве можно использовать керамические конденсаторы и непроволочные резисторы (0,125 Вт) любых типов. Единственная регулировочная операция — установка напряжения +28 В подстроечным резистором R29.

ЛИТЕРАТУРА

1. Бондарев В., Рукавишников А. Применение микросхемы K174ПС1. — Радио, 1989, № 2, с. 55, 56.
2. Ельяшквич С.А. Цветные телевизоры ЗУСЦТ. — М.: Радио и связь, 1989, с. 28—38.

ПОДКЛЮЧЕНИЕ ПК К ТЕЛЕВИЗОРАМ УЛПЦТ(И)-59/61-II

В. и И. ДРУМОВЫ, г. Нижний Новгород

Журнал уже публиковал материалы о подключении радиолу-
бительских компьютеров к телевизорам, но в них речь шла о
моделях на транзисторах и микросхемах. Между тем у мно-
гих телезрителей еще имеются ламповые цветные телеviso-
ры (УЛПЦТ), которые можно использовать в качестве мони-
торов для ПК. Подключение к ним компьютеров имеет неко-
торые особенности. Своим опытом в решении этой задачи
делятся авторы публикуемой ниже статьи.

До настоящего времени парк телеви-
зоров УЛПЦТ(И)-59/61-II еще довольно
велик. При значительном росте интере-
са к персональным компьютерам (ПК)
задачу их подключения к указанным те-
левизорам с получением высокого каче-
ства цветного изображения можно счита-
ть актуальной. В то же время инструк-
ции по эксплуатации, а также имеющие-
ся публикации, в том числе в журнале,
касаются подключения ПК лишь к более
современным телевизорам. Предлагае-
мые ниже рекомендации решают указан-
ную задачу применительно к ZX-совмес-
тимому бытовому ПК "Дельта-С" и теле-
визору "Чайка-714". Полученные резуль-
таты могут быть использованы и для дру-
гих ПК, имеющих по выходам R, G и B
положительное напряжение до 2 В с под-
стройкой уровня (без разделительного
конденсатора), и для других телевизоров,
оборудованных блоками цветности с лам-
пой 6Ж52П.

Целями разработки были обеспечение
высокого качества цветного изображения,
оперативного (воздействием на вынесен-
ные органы управления) перевода теле-
визора в режим работы с ПК и обратно,
минимального влияния на энергопотреб-
ление телевизора при максимально про-
стых схемных и конструктивных решени-
ях. В результате качество цветного изо-
бражения получилось весьма удовлетво-
рительным. Следует лишь отметить едва
заметные светлые "тянучки" после гори-
зонтальных темных линий. К недостатку
можно отнести и то, что регулировку яр-
кости приходится делать раздельным
воздействием на регуляторы по отдель-
ным каналам.

Предварительная проработка задачи
показала бесперспективность использо-
вания в телевизоре для указанных целей
каналов формирования и усиления цве-
торазностных сигналов. Прежде всего это
связано со значительной частотной не-
равномерностью каналов, большой слож-
ностью оперативной коммутации при
переходе с режима на режим, обеспече-
нием фиксации уровня черного и т. д.

Наиболее приемлемо задача была

решена дублированием канала яркости,
т. е. его разделением на три цветовых
канала (R, G и B) с подключением каж-
дого выхода к соответствующему катоду
кинескопа. Принципиальная схема бло-
ка каналов изображена на рис. 1. Канал
яркости телевизора при этом должен
быть выключен. Цветовые каналы иден-
тичны и, в основном, аналогичны каналу
яркости телевизора. В них применены
такие же цепи коррекции сигналов, од-
нако существенно упрощены входные
цепи. Резисторами R7, R14 и R21 уста-
навливают уровень черного сигналов. Со-
противление резисторов в анодной цепи
ламп увеличено приблизительно в три
раза. В результате снижен ток через лам-
пы и сохранено энергопотребление в их
цепях. Такое решение приводит к увели-
чению частотной неравномерности, од-
нако практически не сказывается на ка-
честве изображения. В связи с уменьше-
нием тока катода кинескопа в каждом

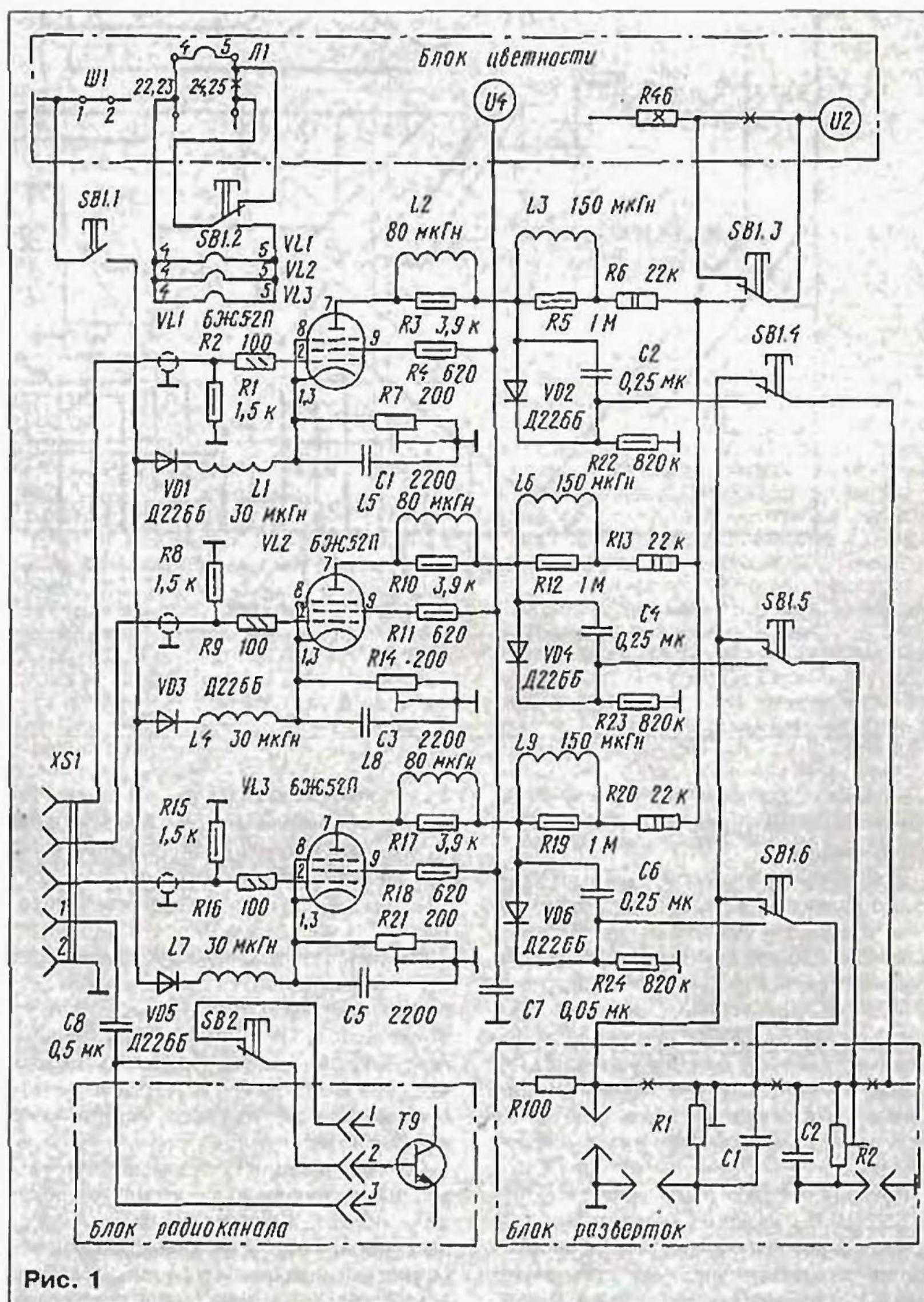


Рис. 1

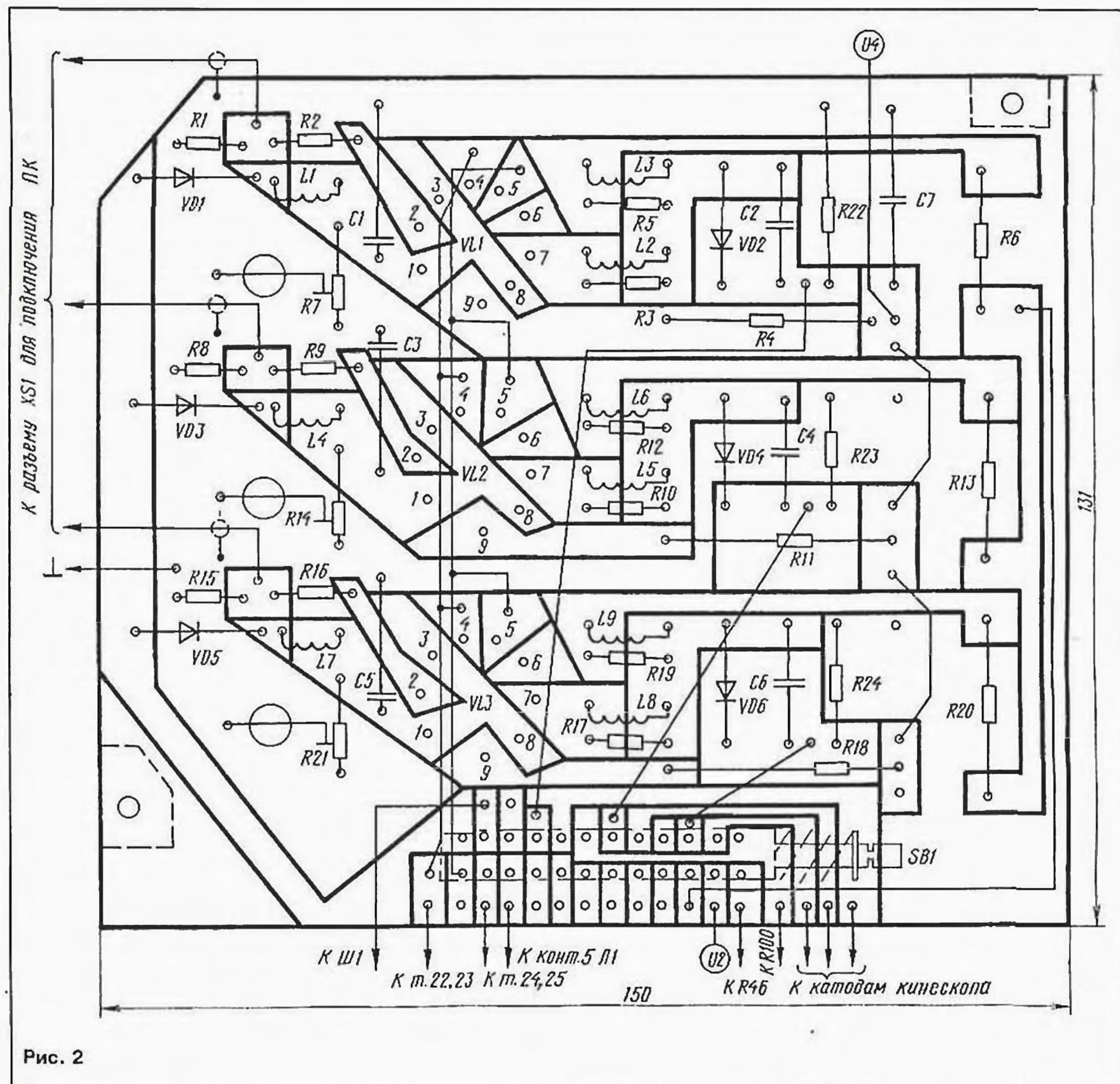


Рис. 2

канале (катоды разделены) изменены номиналы резисторов R22, R23 и R24 в целях защиты.

Номиналы резисторов R1, R8, R15 на входе каскадов выбраны на уровне, соответствующем выходному сопротивлению ПК. Изменение номиналов других элементов, аналогичных стандартному каналу, несущественно. Установка диодов VD1, VD3, VD5 потребовалась для развязки каналов, без них установка режимов ламп невозможна. Сигнал синхросмеси с ПК подан на видеовход блока радиоканала телевизора через конденсатор C8.

Применение двух переключателей SB1 и SB2 (П2К) вызвано необходимостью обеспечения высокой четкости изображения за счет приближения переключателей к соответствующим цепям. Попут-

но это позволяет работать и с черно-белым изображением, если использовать только переключатель SB2, причем в таком случае работают регуляторы контрастности и яркости самого телевизора.

На схеме не показана нумерация всех контактов входного разъема, так как скорее всего придется вести поиск соответствия цветов ПК и телевизора перебором входов, как это пришлось делать авторам из-за того, что в ПК соответствующие цветам выходы и их обозначения были перепутаны.

При реализации блока оказалось также, что по каналу зеленого цвета проходили помехи в любом положении соответствующего ему регулятора выходного уровня ПК, кроме максимального. Поэтому пришлось в этом канале установить

в ПК максимальный уровень, а подстройку вести дополнительным резистором, включенным на входе блока (на схеме не показан).

Рисунок печатной платы из стеклотекстолита и расположение деталей представлены на рис. 2. Плата установлена в телевизоре вертикально лампами внутрь над блоком с тумблером выключения цвета. Внизу ее крепят к обрамлению платы блока цветности, слева — пластиной к обрамлению блока радиоканала. Для ламп использованы керамические панели, выводы которых вставлены в отверстия платы.

Для обеспечения нажатия на переключатель SB1 используют металлическую трубку диаметром 4 и длиной 155 мм. Один ее конец разрезан ножовкой вдоль на 9 мм, затем отформован плоскогуб-

цами по форме головки переключателя, чтобы обеспечить съем и установку с небольшим трением. Второй конец трубки выведен через отверстие сверху задней стенки телевизора, на него надета клавиша. Трубку вставляют после установки задней стенки. Можно придумать и что-нибудь иное, однако важно, чтобы переключатель находился на плате. Попытка его выноса в более удобное место приведет, скорее всего, к существенному ухудшению четкости изображения.

Переключатель SB2 припаян непосредственно к штырям 1 и 2 блока радиоканала. Для его переключения используют трубку длиной 245 мм с небольшим изгибом для того, чтобы обойти разъем на плате радиоканала. Попытка разместить этот переключатель в другом месте неизбежно приведет к ухудшению качества изображения, в том числе при приеме телепередач.

Разъем для подключения ПК устанавливают на месте, предназначенном для гнезда ДМВ. Идущие от него соединительные провода выполнены экранированным проводом.

Выключатель SB1.2 при переводе в режим работы с ПК должен выключать напряжение накала лампы 6П14П в блоке радиоканала. Это не показано на схеме, так как требуется проверка распайки проводов питания накала лампы: она может не соответствовать показанной на схеме телевизора.

Налаживание блока начинают с регулировки уровня черного. В отсутствие сигнала с ПК движки резисторов R7, R14, R21 устанавливают в положение, при котором полностью исчезает свечение соответствующего цвета. Далее проводят определение цветовых каналов при пониженных уровнях сигналов с ПК. Введя в ПК команду "BORDER RED", перебирают выходы ПК и входы платы до тех пор, пока бордюр на экране телевизора не окрасится в красный цвет. Аналогично делают и по другим цветам (синему и зеленому). Затем регуляторами выходного уровня ПК получают необходимую яркость экрана и баланс белого. Желательно установить такую яркость, которая была бы достаточной для немного затемненного помещения, чтобы увеличить долговечность кинескопа и снизить нагрузку на резисторы R6, R13 и R20. При необходимости увеличить яркость при эксплуатации можно, подав соответствующую команду в ПК (BRIGHT 1). При налаживании необходимо следить за степенью нагрева резисторов R6, R13, R20, и если есть сомнение, лучше применить резисторы с большей мощностью рассеяния (3...4 Вт).

Необходимо отметить, что есть еще резервы по минимизации числа элементов и улучшению работы блока. Например, возможна корректировка номиналов для получения более равномерной частотной характеристики, возможно дальнейшее упрощение блока по цепям гашения линий обратного хода и т. д.

ПОДАВЛЕНИЕ НАДТОНАЛЬНЫХ ПОМЕХ В БЫТОВОЙ ЗВУКОЗАПИСИ

С. АГЕЕВ, г. Москва

Предлагаемая статья — результат исследования и анализа широкого набора бытовой аудиоаппаратуры: кассетных магнитофонов, тюнеров, проигрывателей компакт-дисков. Оказалось, что для получения высококачественной записи на магнитной ленте полезно на входе магнитофона включить многозвенный фильтр низких частот, устраняющий влияние надтоновых составляющих спектра от источников сигнала, какими в настоящее время являются проигрыватели компакт-дисков, тюнеры.

В первой части статьи изложены основные результаты исследований источников внеполосных "сигналов" и помех в различной бытовой аппаратуре звуковоспроизведения и определены основные требования к фильтру, во второй части — будут предложены конструкции нескольких вариантов фильтра с рекомендациями по монтажу и настройке.

В связи с высокими ценами как самих компакт-дисков (CD, КД), так и КД проигрывателей (ПКД), большинство любителей музыки пополняет свои фонотеки преимущественно путем перезаписи фонограмм со взятых напрокат КД или с выхода ЧМ тюнера при приеме передач музыкальных радиостанций.

Однако качество копии при последующем прослушивании, как правило, оказывается заметно хуже оригинала, особенно при использовании массовой аппаратуры среднего класса. В то же время перезапись с аналоговых грампластинок может оказаться даже лучше по качеству, чем с ПКД.

Некоторые из причин такого положения уже были ранее рассмотрены на страницах журнала [1—3], однако наиболее существенная — отсутствие ограничения спектра сигнала перед записью на магнитофон — или вообще не упоминается, или высказывается в виде пожелания об "установке ФНЧ не ниже третьего порядка с частотой среза 18...20 кГц" [4].

Вместе с тем ощущается дефицит информации как о предъявляемых требованиях к ФНЧ для перезаписи, так и об их практической реализации. В данной статье предпринята попытка рассмотреть этот вопрос в достаточном для практических целей объеме.

Итак, что же происходит при перезаписи музыкальных программ с ПКД или ЧМ тюнера на обычный кассетный магнитофон, из-за чего запись зачастую теряет сочность и прозрачность звучания оригинала?

Для ответа на этот вопрос следует отметить три факта.

Во-первых, динамический диапазон подавляющего большинства кассетных магнитофонов (как трактов записи, так и

лент) уже на умеренно высоких частотах (4...6 кГц) начинает падать, и на частотах 18...19 кГц максимальный уровень сигнала, записываемый без насыщения ленты, не превышает -20...-26 дБ даже при хорошей настройке магнитофона и использовании современных гамма-феррооксидных лент. Запись же на ленты с хромдиоксидным рабочим слоем на большинстве магнитофонов среднего класса с универсальной головкой не отличается лучшим качеством. Типовая частотная характеристика максимального выходного уровня феррооксидной ленты (МЭК I) при записи с фиксированным подмагничиванием приведена на рис. 1. На этом рисунке приведены две кривые: верхняя кривая 1 — это максимальный возможный выходной уровень (при почти треугольной форме сигнала на низких и средних частотах), а нижняя кривая 2 соответствует уровню, при котором отклонение амплитудной характеристики от линейной составляет 10%, или около 1 дБ. Следует отметить, что эти характеристики сняты на магнитофоне со сквозным трактом, для магнитофона без сквозного канала (с блоком универсальных головок) за максимальный выходной уровень с большим запасом можно принимать нижнюю кривую.

Когда же поверхностный слой ленты насыщается сигналом высокой частоты, уровень среднечастотных составляющих (1...5 кГц) падает, спектр их размывается составляющими интермодуляционных искажений высокочастотных сигналов и превращается в шумоподобный, утрачивая сходство с оригиналом. На рис. 2 показано падение уровня записи среднечастотного третьооктавного шума (кривая 1) при введении дополнительного тонального ВЧ сигнала (кривая 3) с уров-

нем -26 дБ, который лишь на 6 дБ меньше порога перегрузки ленты. Кривая 2 показывает это изменение.

Во-вторых, практически все недорогие и средние по цене ЧМ тюнеры и ПКД имеют на своем выходе значительные надтональные составляющие, как правило, превышающие уровень -40 дБ относительно номинального. Так, например, величина остатка пилот-тона в ЧМ тюнерах крайне редко бывает ниже -30 дБ относительно номинального уровня записи. Кроме того, спектр боковых полос надтональных составляющих и высокочастотные помехи от соседних по частоте станций зачастую вообще никак не подавляются в расчете на "естественную" селективность человеческого уха, несмотря на возможность появления слышимых интермодуляционных составляющих в усилителях звуковой частоты. Это часто и наблюдается на практике при применении усилителей среднего класса. Для примера на рис. 3 приведен спектр выходного сигнала тюнера "Pioneer F-202L" (кривая 1) при приеме стереопередачи по системе с пилот-тоном. Штриховой линии соответствует "0 дБ" индикатора уровня записи магнитофона.

Еще хуже спектральные соотношения при приеме стереопередач по отечественной системе: из-за меньшей частоты поднесущей часть спектра нижней боковой полосы разностного сигнала попадает в полосу пропускания магнитофона. Так, например, сигнал с частотой 13 кГц в спектре выходного сигнала ЧМ тюнера проявится и как "сигнал" с частотой 18,25 кГц, причем уровень второго при стереопередаче может даже превысить уровень первого. Кстати, иногда этот эффект "удвоения" хорошо заметен на слух, а некоторые слушатели находят, что это улучшает звучание высоких частот — их становится "больше". Спектр сигнала на выходе тюнера "Radiotekhnika T-7111" при приеме стереопередачи приведен на рис. 3 (кривая 2).

Большинство проигрывателей компакт-дисков также не обеспечивают высокого подавления надтональных составляющих спектра выходного сигнала, а иногда и специально ограничиваются плавным спадом АЧХ выходного фильтра с тем, чтобы упростить его и уменьшить фазовые искажения, и, кроме того, в целях рекламы поспекулировать на эффекте "удвоения" (система Legato Link фирмы Pioneer). Спектр сигнала на выходе такого проигрывателя при воспроизведении широкополосного шума приведен на рис. 4 (кривая 1).

Кроме того, широкое распространение простых в реализации импульсных ЦАП (Bitstream, Pulse DAC и подобных), имеющих растущий с частотой уровень помех и тактируемых с частотами в десятки мегагерц, привело к появлению на выходах ПКД помех радиочастотного диапазона, создающих биения с частотой стирания и подмагничивания магнитофонов, а также перегружающих по скорости нарастания тракт записи магнитофона, причем достаточный для перегрузки сигнал может иметь весьма низкий уровень.

Вероятно, основными причинами такого положения дел являются, с одной стороны, стремление к упрощению и удешевлению конструкций, с тем, чтобы функцию фильтрации выполняло бы ухо потребителя, а с другой — непринятие каких-либо мер по улучшению качества перезаписи в зарубежной аппаратуре мотивируется еще и соображениями ох-

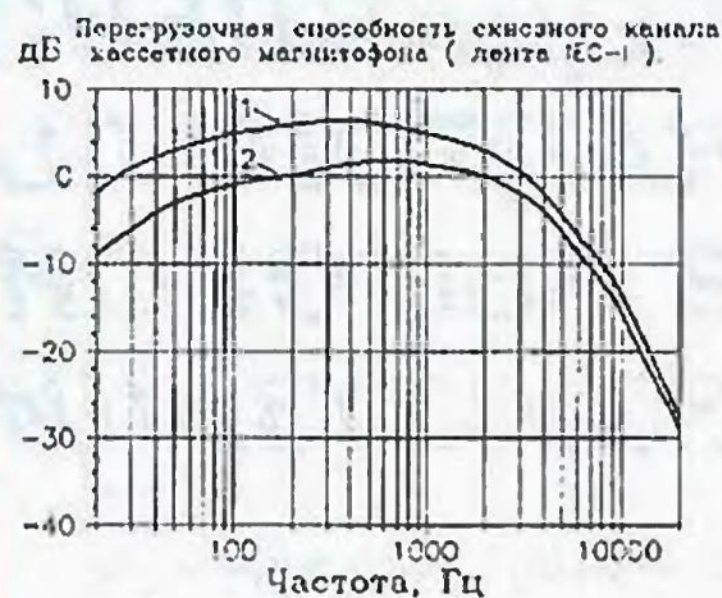


Рис. 1

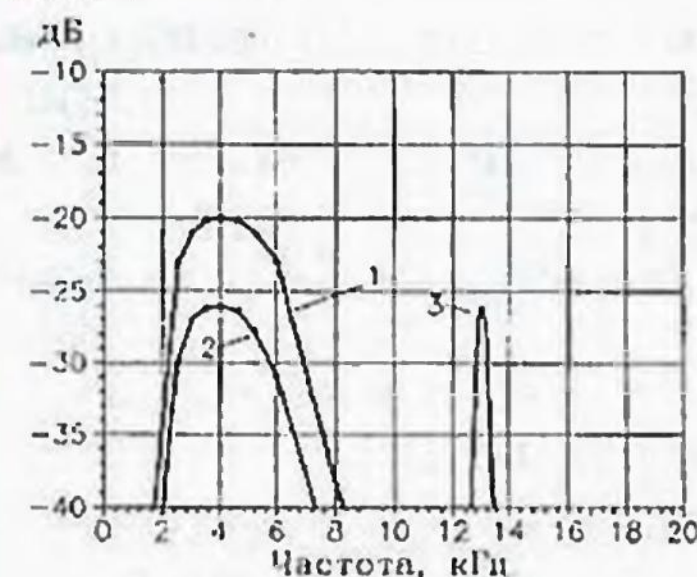


Рис. 2

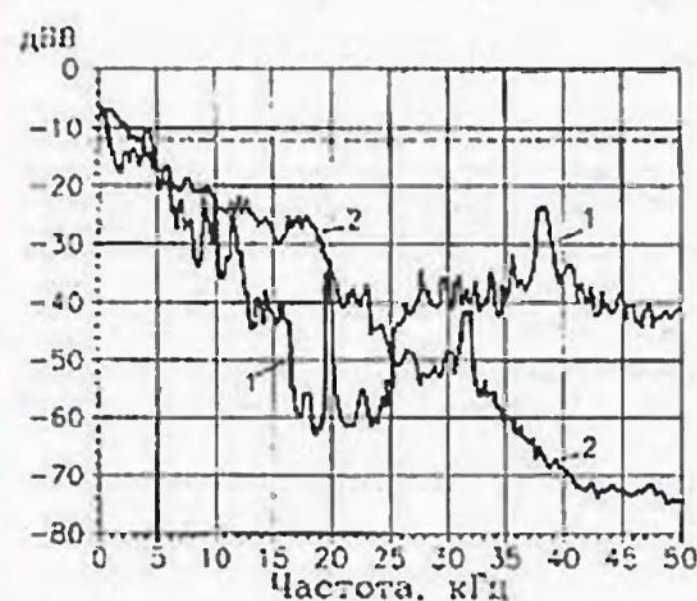


Рис. 3

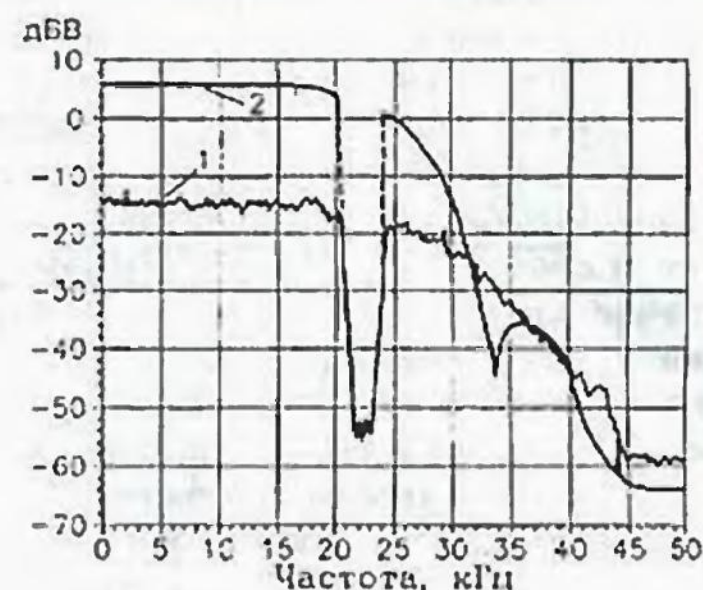


Рис. 4

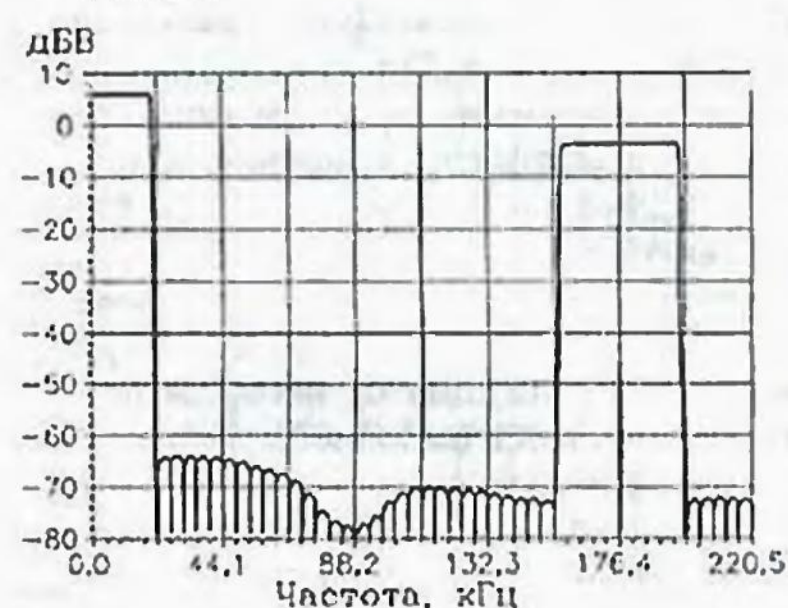


Рис. 5

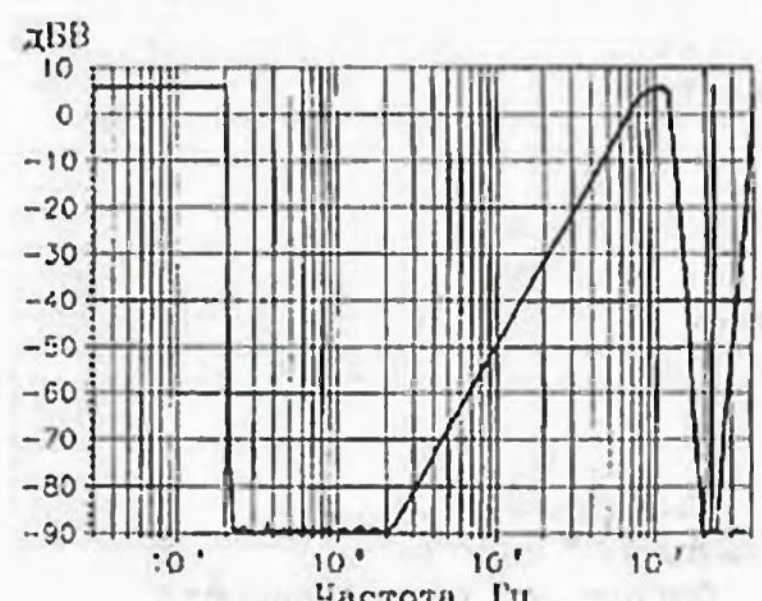


Рис. 6

раны авторских прав фирм звукозаписи. Справедливости ради следует сказать, что в высококачественных магнитофонах часто имеется режекторный фильтр на частоту 19 кГц для подавления пилот-тона (MPX-filter).

В-третьих, в погоне за рекламными цифрами высокочастотной границы малосигнальной полосы пропускания (18...20 кГц), изготовители магнитофонов используют универсальные головки с малой шириной зазора (около 1 мкм), не способные при записи перемагнитить рабочий слой ленты на глубину более 0,6...0,8 мкм при его толщине 4 мкм. Это приводит к потере динамического диапазона на низких и средних частотах, по сравнению с хорошим трехголовочным аппаратом, на 10...12 дБ как из-за несколько большего уровня шума (в первую очередь модуляционного), так и меньшей перегрузочной способности.

В какой-то мере положение могло бы быть исправлено с помощью динамического подмагничивания в виде САДП [5] (но не Dolby HX Pro), однако она ни в

отечественных, ни в зарубежных магнитофонах практически не применяется, за рубежом, видимо, из-за нежелания поощрять копирование компакт-дисков и перебивать сбыт КД плееров.

Следует также отметить, что индикаторы уровня записи большинства магнитофонов не имеют частотной коррекции, соответствующей частотной характеристике перегрузочной способности лент, вследствие чего на двухголовочных магнитофонах (а таких большинство) практически невозможна корректная установка уровня записи без прослушивания уже записанного сигнала.

Таким образом, попадание высокочастотных помех ощутимого уровня в тракт записи магнитофона в процессе перезаписи с ПКД и тюнера практически "обеспечено", последствием же этого почти всегда является резкое снижение качества копии по сравнению с потенциально достижимым. Особенно неприятная ситуация получается при использовании компандерных шумоподавителей, например, наиболее распростра-

ненного Dolby-B: он дополнительно поднимает уровень принимаемых за полезный сигнал высокочастотных помех и легко перегружает ими ленту даже в паузах (!) или при малом уровне полезного сигнала. В результате даже тихие звуки оказываются "замусорены" и искажены. Численный пример: пусть уровень помехи -30 дБ, тогда компрессор Dolby B поднимет ее уровень до примерно -20 дБ, а порог перегрузки магнитной ленты на частоте 15 кГц имеет в среднем такое же значение!

Интересно, что впервые проблема перегрузки магнитофона высокочастотным сигналом возникла в 1940 г. при попытке записи органа Хаммонда — первого электромузыкального инструмента, получившего признание у профессиональных музыкантов. Проблема была решена применением ФНЧ с частотой среза около 14 кГц и подавлением на частотах выше 19 кГц более 30 дБ. К сожалению, другие подробности автору неизвестны, однако можно предположить, что при записи на скорости 60 дюймов в секунду (152,4 см/с) перегрузочная способность лент и тогда была существенно выше, чем у современных кассетных лент (МЭК I).

Не затрагивая вопросов доработки магнитофонов (для многих недорогих моделей магнитофонов и дек доработка конструктивно затруднена), отметим, что большая часть проблем может быть решена путем "очистки" записываемого сигнала от надтональных (возможно, даже и от некоторой доли тональных) составляющих. С учетом сказанного выше, необходимо обеспечить подавление надтональных составляющих спектра до уровня не более -45...-50 дБ (с запасом до -55 дБ) относительно номинального уровня записи, чтобы исключить как возможность насыщения ими ленты, так и влияние на работу компандерных систем шумопонижения или появления интермодуляционных составляющих при биениях помех с частотой подмагничивания. Кстати, для устранения последнего недостатка в высококачественных деках часто поднимают частоту подмагничивания до 200...300 кГц.

Таким образом, для качественной перезаписи на кассетный магнитофон надтональные помехи должны быть подавлены не менее чем на 50 дБ относительно номинального уровня сигнала. Кстати, случаи получения результатов при перезаписи с грампластинок лучших, чем с ПКД, нередко имеют причиной практически полное отсутствие надтональных помех в первом случае.

Из анализа спектров помех на выходах ЧМ тюнера и ПКД можно сделать следующие выводы.

В тюнере основные неприятности доставляют пилот-тон и высокочастотные помехи от соседних радиостанций, в отечественной системе к ним добавляется нижняя боковая полоса надтональной части стереосигнала.

Что касается ПКД, то в некоторых моделях неприятности могут доставлять "далекие" по спектру составляющие с частотами, кратными частоте дискретизации, например, при использовании классического ЦАП в сочетании с восьмикратной сверхдискретизацией (8x Oversampling) — с частотами вокруг 352,8 кГц, при четырехкратной — вокруг 176,4 кГц (спектр на рис. 5 приведен несколько упрощенно). При применении ЦАП без сверхдискре-

тизации с аналоговым фильтром невысокого порядка имеют место близкие по частоте зеркальные "отражения" спектра сигнала (рис. 4, кривая 2).

Особо следует оговорить случай применения в ПКД так называемого "импульсного ЦАП", или "однобитного ЦАП". Это устройство, очень упрощенно говоря, использует эффект широтной модуляции импульсной последовательности, следствием чего является весьма своеобразный спектр выходного сигнала: начиная с 40...200 кГц (в зависимости от устройства) наблюдается резкий рост спектральной плотности выходного шума, зависящего от сигнала. Примерный вид спектра выходного сигнала такого ЦАП до выходного ФНЧ ПКД приведен на рис. 6.

По идее, такой шум должен бы подавляться аналоговым ФНЧ, стоящим на выходе ПКД, но это не совсем удастся по причине исключительной широкополосности этого шума (частота импульсов в ЦАП достигает десятков мегагерц), вследствие чего существенно оказывается проникновение за счет паразитных связей "мимо" фильтра. Следует также упомянуть, что активный ФНЧ, выполненный на ОУ, без принятия специальных мер резко ухудшает фильтрующие свойства по мере падения усиления ОУ на высоких частотах. Частота единичного усиления лучших ОУ, стабильных при включении повторителем, не превышает 30...50 МГц.

Резюмируя вышеизложенное, можно заключить, что при перезаписи на кассетный магнитофон целесообразно использовать ФНЧ, обеспечивающий, во-первых, отсутствие "далеких" по частоте высокочастотных помех, например, от местных радиостанций, а во-вторых, подавление до уровня -50 дБ или ниже "близких" по частоте помех.

Что же касается частоты среза фильтра, то желательно иметь ее повыше — для записи с ПКД примерно 18 кГц, а при записи с тюнера разумные значения частоты среза лежат в диапазоне 14...16 кГц. Учитывая, что частоты выше 12...14 кГц, если и слышны, то лишь при прослушивании с большим уровнем (больше 95 дБ звукового давления в пике громкости), представляется целесообразным ограничиться частотой среза в 14...16 кГц. Выигрыш в качестве записи от предотвращения перегрузки ленты и улучшения отношения сигнал/шум на практике перекрывает заметность некоторой потери малосигнальной полосы. Подтверждением этому могут служить требования к полосе частот студийной техники, где и поныне верхняя граница записываемых частот в магнитофонах принята равной 16 кГц [6].

ЛИТЕРАТУРА

1. Анохин Ю. Активный фильтр для подавления поднесущей частоты. — Радио, 1977, № 6, с. 32.
2. Лексин Валентин и Виктор. Компандерный шумоподаватель. — Радио, 1982, № 5, с. 38.
3. Короповский И. Устранение помех при перезаписи. — Радио, 1995, № 4, с. 32.
4. Сухов Н. Компандерный шумоподаватель... из динамического фильтра. — Радио, 1986, № 10, с. 38.
5. Авт. свидетельство СССР 1448357. Публ. 30.12.88 г. Способ магнитной записи с адаптивным подмагничиванием. Авт. Сухов Н. Е.
6. ГОСТ 12107-74. Магнитофоны студийные и репортерские. Общие технические условия.

НАШ КОНКУРС "РАДИО — 100"

В "Радио" № 3 за 1995 г. (с. 39) редакция пригласила радиолюбителей принять участие в нашем традиционном заочном конкурсе, посвященном на этот раз 100-летию зарождения радиосвязи и радиотехники, оказывающих огромное влияние на развитие цивилизации. Сегодня мы повторяем наше приглашение и напоминаем об условиях конкурса.

Радиолюбители никогда не оставались в стороне от технического прогресса. Мы знаем, что несмотря на все трудности сегодняшнего дня, сотни тысяч энтузиастов радиоэлектроники с увлечением продолжают заниматься радиолюбительством. Мы предлагаем всем вам, дорогие друзья, поделиться своими успехами и достижениями в техническом творчестве.

Чтобы радиолюбители с различными интересами были в равных условиях, редакция решила оценивать работы отдельно по их принадлежности к одной из групп, определяемых рубриками журнала "Радио" и "КВ журнала": "Видеотехника", "Спутниковое ТВ", "Звукотехника", "Радиоприем", "Измерения", "Промышленная аппаратура", "Микропроцессорная техника", "Радио" — начинающим, "Электроника в быту", "Электроника за рулем", "Аппаратура для радиосвязи и радиоспорта".

В каждой из перечисленных групп основными призами может быть отмечено по три работы. Мы, в связи с инфляционными процессами, не называем сегодня точные размеры денежных призов, но можем уверенно сказать, что они будут в юбилейном году высокие. Кроме того, авторы интересных разработок могут быть отмечены по решению жюри поощрительными призами.

Радиолюбители, по желанию, могут участвовать в конкурсе и по нескольким разделам. Описания конструкций, ранее публиковавшихся в радиолюбительских изданиях, к рассмотрению не принимаются.

На конкурс следует представить: описание конструкции (в двух экземплярах, отпечатанных на машинке или принтере через 2 интервала), принципиальную схему (в двух экземплярах) и фотографии внешнего вида изделия и монтажа. Объем рукописи не ограничивается, последовательность изложения — в соответствии с рекомендациями редакции для материалов, подготавливаемых к публикации (см. "Радио", 1993, № 1, с. 40). Не забудьте разборчиво указать свои фамилию, имя, отчество и почтовый адрес.

Все материалы по конкурсу должны поступить в редакцию не позднее 31 декабря этого года. Мы рекомендуем радиолюбителям не откладывать высылку материалов до последнего момента.

Желаем удачи!

Ждем ваших работ!

Редакция

УСТРОЙСТВА МАГНИТНОЙ ЗАПИСИ И ВОСПРОИЗВЕДЕНИЯ ЗВУКА

Техника аналоговой магнитной записи, в отличие от цифровой, доступна большинству радиолюбителей и в какой-то мере консервативна. Ее принципы достаточно хорошо отработаны, и в этой части сделать что-то новое, уникальное довольно трудно. Сейчас уже никто из радиолюбителей не конструирует собственного магнитофона с "нуля" (а нулевым циклом в этом объеме работ следует считать лентопротяжный механизм — ЛПМ), так как для этого просто необходим парк высокоточных металлообрабатывающих станков и достаточно большой опыт работы на них. С другой стороны, промышленность вполне обеспечивает запросы радиолюбителей на ЛПМ различной степени сложности — они стали доступными как по стоимости, так и по способу приобретения.

Отвечая запросам читателей, за последние 10 лет редакция предложила немало материалов, акцент в которых делался на создание электронных систем повышения качества работы — систем динамического подмагничивания, шумопонижения — и доработки промышленных конструкций катушечных и кассетных магнитофонов. По последнему разделу редакция публиковала сводную таблицу ("Радио", 1990, № 4, с. 84), поэтому сегодня аналогичный материал указан только за период 1990—1994 гг.

При указании источников публикации материалов принята следующая система обозначений. Все материалы разбиты на 11 групп, внутри которых публикации указаны в хронологическом порядке. В каждой из строк вначале приведена группа цифр, указывающая на год (последние две цифры года), месяц и страницу журнала, где была публикация. Если она имела продолжения, то соответствующие цифровые группы перечислены через запятые. В скобках приведены указатели дополнительных рекомендаций, сообщений, уточнений. За указателями о времени публикации названы автор, рубрика и название статьи или заметки. В разделе доработок промышленных конструкций магнитофонов в конце (в скобках) указана базовая модель магнитофона, в которой автор производил предлагаемые варианты доработок, а в некоторых случаях — основной смысл доработки.

Отдельные публикации указаны одновременно в нескольких разделах; это значит, что материал статьи содержит рекомендации, схемы относительно группы изделий каждого из этих разделов.

Указания публикаций шумопонижающих устройств разделены на два раздела — шумоподавители порогового и динамического типов приведены в разделе "Усилители воспроизведения", а компандерного типа по последовательности их работы — в разделе "Усилители записи".

1. ОБЩИЕ ВОПРОСЫ

- 86-5-58 В. Емельянов. Магнитофон в автомобиле
88-6-53 К. Нехорошев, С. Петухов. СО-1 — что это такое?
89-5-93 Б. Григорьев. Цифровой кассетный магнитофон

2. РЕГУЛИРОВКИ, РЕМОНТ

- 85-4-39 С. Дранников. Способ настройки фильтр-пробки
85-4-41 Н. Шиянов. Как установить скорость ленты.

- 85-9-39, 85-10-36 Валентин и Виктор Лексини, С. Беляков. Прибор для регулировки магнитофонов
86-7-38 А. Погосов. Коммутатор стереоканалов для настройки магнитофонов.
86-11-43 А. Лебедев. Способ определения скорости ленты
87-12-46 Э. Хисамов. Узкополосный селекторный фильтр
88-1-51 В. Мейер. Взвешивающий фильтр
90-11-57 А. Воршев. Взвешивающий фильтр
93-3-29 Г. Гвоздицкий. Ремонт зарубежных магнитофонов
93-12-26 В. Карлин. Генератор пачек частот

3. СХЕМЫ МАГНИТОФОНОВ

- 85-5-61 (86-3-62) За рубежом. Простой кассетный магнитофон
86-12-47 В. Коробков. Автомобильный проигрыватель кассет
89-7-62, 89-8-58 А. Журенков. Малогабаритный кассетный стереопроигрыватель
93-4-15 С. Желудков. "Протон-402" — стереофонический

4. УСИЛИТЕЛИ ВОСПРОИЗВЕДЕНИЯ

- 85-4-39 А. Раскин. Усилитель воспроизведения
85-4-39 А. Александров. ФВЧ для магнитофона
85-6-55 В. Кожеев. Усилитель воспроизведения катушечного магнитофона
85-10-38 Ю. Солнцев. К548УН1 в УВ кассетного магнитофона
86-6-46 А. Юрицын. Усилитель воспроизведения
87-3-42 Н. Березюк. Усилитель воспроизведения
87-5-52 С. Яцки. Чтобы УВ не вышел из строя
87-6-30, 87-7-49 (88-7-48, 89-8-74, 90-8-93) Н. Сухов. Усилитель воспроизведения
87-10-42 М. Хурамин. Усилитель воспроизведения
87-12-48 В. Тарасов. Улучшение параметров шумоподавителя на ИС К157ХПЗ
88-1-56 А. Погосов. Корректирующий контур в магнитофоне
88-9-29 А. Варельджян, Р. Шигабтдинов. РС-мост в усилителе воспроизведения
88-10-30 С. Федичкин. Полевые транзисторы во входном каскаде малошумящего УЗЧ
88-11-31 О. Зайцев. Шумоподаватель с адаптивным временем восстановления
89-12-71 И. Потачин. Шумоподаватель на любой вкус (2 схемы)
90-7-52 К. Ли. Компенсация потерь в каналах воспроизведения магнитофонов
91-6-66 (92-5-59) В. Шачнев. Схемотехника мини-магнитофонов
91-12-80 Ю. Прокопцев. Звуки плейера через трехпрограммный громкоговоритель
92-5-56 За рубежом. Шумоподаватель системы DNL
92-7-36 А. Игумнов. УВ с низковольтным питанием
94-4-14 А. Шихайлов. Усилитель воспроизведения на микросхеме К157УЛ1
94-7-11 Д. Панкратьев. Усилитель на микросхеме К548УН1

5. УСИЛИТЕЛИ ЗАПИСИ

- 85-12-33 Ю. Солнцев. К548УН1 в усилителе записи кассетного магнитофона
86-8-46 Н. Бандельюк. Усовершенствование измерителя уровня ("Маяк-231")
86-9-42, 86-10-36 Н. Сухов. Компандерный шумоподаватель из... динамического фильтра

- 86-11-42 Ю. Кочешков. Усилитель записи на К548УН1
87-1-39, 87-2-34 (90-7-77, 94-4-48) Н. Сухов. СДП-2
87-10-40 (89-10-77) Ю. Булычев, М. Ерунов. Корректирующие усилители на ОУ
88-1-53 А. Заряев. Индикатор уровня на двухцветном светодиоде
88-5-57 За рубежом. Еще раз о магнитной записи
88-5-62 А. Соколов. СДП в кассетном магнитофоне
88-10-61 Н. Сухов. Новая разработка фирмы Dolby
89-1-489 Е. Паламарчук. СДП с отдельной регулировкой в каналах
89-10-357 Ю. Наговицын. Комбинированный измеритель уровня записи
89-12-58 М. Маюков. СДП с оптронным управлением
90-2-72 М. Шургаллин. Усилитель записи кассетного магнитофона
90-3-50 И. Михайлин, А. Полозов. Оптимизация тока подмагничивания в магнитофонах
90-4-60 А. Козьявин. Понижение шума пауз магнитных лент
91-2-50 О. Семкин. Из опыта работы с СДП
91-6-52, 91-7-55 (92-4-60, 92-5-59) Н. Сухов. Адаптивное подмагничивание или... снова о динамическом
91-6-66 (92-5-59) В. Шачнев. Схемотехника мини-магнитофонов
92-6-43 В. Струцкий. СДП-2 в "Яузе-220"
92-8-29 В. Таран. СДП-2 в магнитофоне с однополярным питанием
92-11-42 С. Гурьев. Снижение уровня шума при записи
94-3-16 (94-10-43) О. Пономаренко, А. Пономаренко. Логарифмический индикатор уровня сигнала с перемещающейся точкой
94-4-12 Н. Ещенко. Канал записи с адаптивным подмагничиванием
94-11-10, 94-12-14 А. Михайлов, Л. Ридико. Система шумопонижения Dolby B-C

6. ГЕНЕРАТОРЫ ТОКА СТИРАНИЯ И ПОДМАГНИЧИВАНИЯ

- 87-5-52 В. Грешнов. Простой ГСП
87-10-42 С. Коньшин. Плавное включение ГСП
88-1-51 В. Мейер. Генератор стирания и подмагничивания
89-9-69 А. Поваляев. Бестрансформаторный генератор стирания и подмагничивания
91-3-57 (91-11-75, 92-2,3-71) Н. Луньков. Удвоитель частоты ГСП

7. ТЕХНИКА ЗАПИСИ ФОНОГРАММ

- 85-1-25 И. Тормозов. Лента-кольцо в кассете МК-60
85-10-57 Е. Буянов. Фонограммы могут быть лучше
86-7-37 В. Козловский. Приставка-"редактор" для монтажа фонограмм
86-8-20 А. Барсуков. Как очистить ленту
86-8-47 А. Шейко. Блок автоматики для "Вильмы-102-с"
87-3-43 А. Шейко. Автоматический поиск фонограмм
87-5-51 С. Зверев. Микрокалькулятор-счетчик расхода ленты
87-10-42 А. Крупнов. Устранение помехи при записи с УКВ приемника
87-11-43 А. Почетнов. Как исключить случайное стирание фонограмм "Яуза-220"
88-1-53 О. Балашов. Автоматическое обнуление счетчика "Вега МП-120"
89-7-87 А. Перевалов и Е. Забалуев. Индикация расхода ленты в кассете (2 варианта)
89-8-69 А. Ельтищев. Диктофон из магнитофона
90-6-66 С. Басалаев. Счетчик расхода ленты
91-1-44 Д. Колосов. Реверс в "Орбите 106"
91-1-45 А. Муравцов. Модернизация счетчика звучания ("Электроника Т1-003с")
91-4-69 Н. Новых. Эффект "Эхо" ("Орбита-106")
91-12-51 Д. Кузин. Автоматический поиск фонограмм по паузе ("Яуза МП-221-1с")
92-11-44 И. Севастьянов. Повышение ско-

рости перемотки в плейере
94-5-5 (94-10-44) В. Шаронов и К. Баянов. Счетчики расхода магнитной ленты...

8. ЛЕНТОПРОТЯЖНЫЕ МЕХАНИЗМЫ

85-4-41 Н. Шиянов. Как установить скорость ленты
86-6-47 Л. Ломакин. Изготовление пассива
86-6-47 С. Бушуев. Электронное управление в магнитофоне (3 схемы)
86-8-63 В. Козловский. Импульсный регулятор частоты вращения
86-11-43 А. Лебедев. Способ определения скорости ленты
87-1-30 Ю. Плахотнюк. Сигнализатор срабатывания автостопа
87-3-6 За рубежом. Стабилизатор частоты вращения электродвигателя постоянного тока
87-4-39 Р. Ракша. Кинетический автостоп
87-5-50 А. Ласточник. Пассив будет служить дольше
87-5-51 С. Зеер. Микрокалькулятор (счетчик расхода ленты)
87-11-42 В. Попов. Автостоп для кассетного магнитофона
87-12-48 З. Гасымов. Стабилизатор частоты вращения электродвигателя
88-1-52 А. Козлов. Как сбалансировать ротор электродвигателя
88-1-57 В. Разумный. Усовершенствование подающего узла
88-7-32 П. Леоненко. Стабилизатор частоты вращения
90-1-61 Г. Денисов. Тринисторный регулятор для коллекторного двигателя
90-6-66 С. Басалаев. Счетчик расхода ленты
90-12-64 (91-10-90) А. Егоров и А. Славинский. Автоматический выключатель магнитофона (2 схемы)
91-1-44 Д. Колосов. Реверс в "Орбите-106"
91-6-84 С. Халецкий. Быстродействующий автостоп ("Маяк-120")
92-2,3-43 Т. Рахматуллаев. Автостоп на ИМС
92-5-48 А. Аписит, В. Дорябин. Средства для ухода за радиоаппаратурой
92-11-44 И. Севастьянов. Повышение скорости перемотки в плейере
93-12-10 В. Митенков. Вращающийся лентоприжим
93-12-11 И. Сергеев. Восстановление функции автостопа (ЛПМ "КМ-III")
94-10-38 О. Правдюков. Ремонт импортных электродвигателей

9. ЭЛЕМЕНТЫ МАГНИТОФОНОВ

85-1-28 Р. Ясинавичус. Магнитные головки
85-2-25 В. Шкут, Е. Никонов, Е. Никитина. Быть или не быть двухслойным лентам
86-3-33 Г. Глебов, М. Руденко. Нам нужны современные отечественные магнитные ленты
86-12-31 А. Нилов. "Нам нужны современные отечественные магнитные ленты" (отклик на публикацию 86-3-33)
88-1-52 А. Козлов. Как сбалансировать ротор электродвигателя
88-1-52 В. Голубев. Размагничивание головок
88-1-52 А. Сухарев. Способ защиты записывающей магнитной головки
88-6-31 Е. Карнаухов. По письмам читателей (устранение "свистов" компакт-кассет)
88-11-38 Д. Колотило. Восстановление магнитных головок
88-12-48 А. Кобылянский, А. Рубаненко, А. Шумский. Устройство тепловой защиты электродвигателей
89-3-54 Ю. Козюренко, А. Мельников. Стандарт на магнитную ленту для бытовой звукозаписи
89-5-50 Ю. Василевский, А. Злотопольский. Магнитные ленты — технические характеристики
89-6-58 Обмен опытом. Улучшение качества МК-60
89-12-84 Ю. Полев. Магнитные головки катушечных магнитофонов
90-7-56 А. Харитонов. Ремонт МК-60
90-8-67 Звукотехника. Еще раз об улучшении работы компакт-кассет

91-4-82 По страницам зарубежных журналов. Кассеты для магнитной записи звука
92-6-42 М. Рубцов и С. Булат. Компакт-кассета может работать лучше (2 варианта)
92-7-37 П. Суворцов. Преобразователь питания для плейера
92-8-29 Д. Коломойцев. Восстановление компакт-кассет
93-10-10 Н. Сухов. 66 компакт-кассет на рынке СНГ
94-3-18 Советы покупателю. Тест: аудиокассеты

10. ПРОМЫШЛЕННЫЕ МАГНИТОФОНЫ

85-1-44 Промышленность — радиолюбителям. Радиоконструктор "Старт 7175"
86-8-47 А. Шейко. Блок автоматики для "Вильмы-102с"
87-8-35 В. Малыгин. "Эврика" — устройство дистанционного программного управления
90-1-66 В. Шерешевский, И. Иголкин, В. Сватковский. Магнитофон "Астра МК-111 стерео"
90-1-72 Промышленная аппаратура. Магнитола с лазерным электропроигрывателем ("Амфитон РМПЛ-201с")
91-5-49 В. Шачнев. Зарубежные и отечественные мини-магнитофоны
92-2,3-65 П. Спиридонов. Доработка магнитолы "Рига-310"
93-4-15 С. Желудков. "Протон-402" — стереофонический
94-2-14 О. Шмелев. Доработка магнитофона-приставки "Вильма МП-207с"
94-9-19 В. Васильев. Плейеры

11. ДОРАБОТКА ПРОМЫШЛЕННЫХ МАГНИТОФОНОВ

90-1-56 Ю. Кобзев. Повышение помехоустойчивости магнитофонов ("Олимп-003с", "Олимп-004с")
90-2-55 О. Левшин. Доработка "Ноты-203-1с" (СШП в режиме воспроизведения)
90-4-70 А. Фаламин. Доработка магнитофона "Комета-225-1с" (отключение двигателя)
90-4-73 Д. Дохтаренко. СДП-2 в "Орбите М-201с" и "Радиотехнике М-201с"
90-4-84 Е. Карнаухов. "Радио" о доработке магнитофонов
90-6-46 И. Стеценко. Магнитола снова работает ("Гродно-301")
90-6-52 А. Минин. Устранение влияния магнитного поля ("Электроника 302-1")
90-6-61 С. Резник. Снижение фона в магнитофоне "Электроника-311с"
90-7-51 А. Белоусов. Доработка магнитофонных приставок "Яуза"
90-10-57 В. Яценков. Ремонт датчика автостопа ("Маяк-231...233")
90-10-58 Э. Яздаускас. Подключение магнитной головки ("Яуза-220")
90-11-36 А. Алтесар. Автоматическое отключение громкоговорителей ("Эльфа-201-3с")
90-12-49 О. Павлов. Автоматический коммутатор "батарея-сеть" в магнитофоне
91-1-44 Д. Колосов. Реверс в "Орбите-106"
91-1-49 С. Хобта. Псевдосенсорное включение режимов ("Маяк-232")
91-1-63 А. Дашко. Усовершенствование магнитофона "Комета-225-1с" (автоматические режимы)
91-2-51 А. Стольмах. Доработка магнитофонов "Маяк" (усовершенствование тормозных тяг)
91-2-84 Ю. Томашин. Дистанционное управление для магнитофона "Романтика-220с"
91-4-69 Н. Новых. Эффект "Эхо" ("Орбита-106")
91-4-86 В. Биляш. Ремонт кассетоприемника ("Ореанда-203с")
91-6-84 С. Халецкий. Быстродействующий автостоп ("Маяк-120")
91-8-71 Е. Розенберггер. Ремонт датчика автостопа ("Маяк-231")
91-12-65 А. Гусаров. Доработка магнитофона "Эльфа-201с"
91-12-65 А. Кравцов. Устранение ошибок показаний счетчика ("Орбита-107с")
92-2,3-47 Ю. Наговицын и С. Сурнин. Усо-

вершенствование автореверса (2 варианта)
92-2,3-65 П. Спиридонов. Доработка магнитолы "Рига-310"
92-2,3-76 М. Стрыгин. Улучшение качества записи ("Юпитер МК-106с")
92-5-35 И. Рыбаков. "Эльфа-201-3" в качестве усилителя радиокomплекса
92-5-35 Ю. Томашин. Замена узла подтормаживания
92-6-46 Е. Сероваткин, А. Кирюшин. Тонкомпенсированный регулятор громкости в магнитофоне ("Нота-225с", "Комета-225с")
92-6-46 А. Шихатов. Включение устройства СШП в режиме записи ("Орель 101-1с")
92-7-25 Н. Новых. Любителям четырехдорожной записи на кассетном магнитофоне
92-8-26 В. Голик. Изменение включения регулятора громкости в магнитофоне ("Парус-201с")
92-8-41 В. Василенко. Устранение шумовых влияний ("Весна М-212с-4")
92-10-27 А. Тесля. Устранение магнитного влияния ("Астра 110-1")
92-11-16 С. Карелин. Снижение акустического шума ("Орбита МП-121с")
92-11-26 В. Иваненко. Использование индикатора в режиме воспроизведения ("Весна-207", "Карпаты-207", "Русь-207")
92-11-60 А. Бугай. Устранение щелчков при включении ("Юпитер МК-106")
93-1-24 Ю. Томашин. Замена оптрона датчика ("Олимп МПК-005с")
93-1-24 Б. Юдин. Устранение влияния статического электричества ("Нота МП-220с")
93-2-32 А. Наричный. Доработка переключателя дорожек ("Нота-203с")
93-3-35 А. Анохин. Автоматический режим работы магнитофона ("Олимп МПК-004с")
93-8-11 А. Гук. Усовершенствование магнитофона "Ростов МК-105с" (смягчение режима торможения)
93-8-18 Н. Стулов. Отключение электродвигателя в магнитофоне ("Ода-303с")
93-8-23 В. Горохов. Отключение громкоговорителей в магнитофоне ("Комета М-225с-2")
93-10-31 С. Ходарин. Доработка магнитофона-приставки "Вега МП-122с" (обход АРУЗ при перезаписи)
93-11-25 Д. Панкратьев. Работа магнитофона с лентой МЭК II ("Вега-119с")
93-12-10 В. Митенков. Вращающийся лентоприжим
93-12-11 И. Сергеев. Восстановление функции автостопа (ЛПМ "КМ-III")
93-12-17 С. Давыдов. Подсветка стрелочного индикатора
94-2-14 О. Шмелев. Доработка магнитофона-приставки "Вильма МП-207с"
94-2-29 К. Сторчак. Доработка магнитофона ("Маяк-233")
94-3-28 А. Васильев. Автоматический режим воспроизведения ("Яуза МП-221с-2")
94-3-36 А. Бабушкин. Усовершенствование магнитофона "Астра-110с"
94-5-40 С. Дякович. Восстановление работы К157ХП2 ("Радиотехника М-201с")
94-5-40 И. Короповский. Устранение влияния статических зарядов ("Орбита МП-121")
94-6-40 В. Широков. Подсветка кассеты ("Маяк-232")
94-7-17 Г. Шустов. Доработка магнитофона "Орбита-106с" (устранение щелчков при коммутации)
94-9-10 Ю. Бушин. Уменьшение фона в "Яузе МП221-1с"
94-9-21 В. Кукушкин. Усовершенствование счетчика (вариант 90-6-66)
94-9-37 А. Полетаев. Усовершенствование "Идели-001-1"
94-10-35 О. Куликов, В. Клочков. Доработка магнитофона "Ростов МК-112с" (устранение сбоев управления ЛПМ)
94-10-38 О. Правдюков. Ремонт импортных электродвигателей
94-10-39 А. Диркач. Доработка "Орбиты МПК-107с" (создание сквозного канала и использование ферритовой магнитной головки)

СТЕРЕОФОНИЧЕСКИЙ ЧМ ТЮНЕР

Б. СЕМЕНОВ, г. Санкт-Петербург

Печатная плата стереодекодера показана на рис. 7. При монтаже могут быть использованы керамические конденсаторы К10-17 (С4, С5, С7) и оксидные К50-1а (С9, С10). Остальные — любые подходящие по габаритам.

Печатная плата блока питания показана на рис. 8. Оксидные конденсаторы — К50-35. Они закреплены на плате проводочными перемычками.

Теперь о выносных элементах (рис. 9). Светодиод АЛ307 может быть с любым буквенным индексом, все переключатели — П2К, резистор настройки R1 — СПЗ-35. Трансформатор блока питания — любой с напряжением вторичной обмотки 15...18 В и током около 200 мА. Подойдут трансформаторы ТВК-110Л1 и ТВК-110Л2. Межплатные соединения выполнены проводом МГТФ. Индикатор точной настройки Р1 стрелочный. Его можно заменить световым индикатором, схема которого приведена на рис. 10. Функции собствен-

но индикатора выполняет светодиод HL1.

Для налаживания тюнера необходимы УКВ-генератор и осциллограф. Сначала настраивают блок ДЧМ. На его вход подают от УКВ-генератора ЧМ сигнал частотой 10,7 МГц и амплитудой 5...10 мкВ. Вращая подстроечники катушек L1 и L2, добиваются максимального сигнала на выходе ДЧМ блока. Системы АПЧ и БШН должны быть выключены (т. е. соответствующие кнопки отжаты).

Затем переходят к настройке ВЧ блока. Для этого на его вход подают сигнал частотой 100 МГц и амплитудой 10 мкВ и, контролируя по осциллографу сигнал на выходе этого блока, добиваются его появления на экране, вращая винт настройки подстроечного конденсатора С15. Движок резистора настройки должен быть предварительно установлен в среднее положение.

Подстроечники катушек L1-L3 рекомендуется вернуть внутрь каркасов примерно на 2/3 их длины. Затем настраивают каскад усилителя ВЧ, вращая подстроечные винты конденсаторов С3 и С8 и подстроечник катушки L4, добиваясь

таким образом максимального сигнала на его выходе.

После настройки подстроечники катушек заливают парафином. На подстроечный конденсатор С15 рекомендуется надеть внагиб полихлорвиниловую трубку подходящего диаметра и также залить парафином.

Стереодекoder в налаживании не нуждается.

Окончательно тюнер настраивают в собранном виде. Сначала, настроившись на станцию, движок резистора R17 в блоке ДЧМ устанавливают в среднее положение. Затем, нажав на кнопку SB3, включают АПЧ и проверяют надежность захвата системой ФАПЧ сигнала радиостанции, на которую настроен приемник. В небольших пределах полосу захвата ФАПЧ можно изменять подбором конденсатора С19 (3,3...10 пФ) в блоке ВЧ.

Настройка системы БШН состоит в установке порога ее срабатывания. Она не должна срабатывать от помех между станциями и в то же время четко включаться при настройке на станцию. Регулируют систему БШН резистором R10 (кнопка SB3 должна быть нажата).

Подстроечным резистором R4 блока СД устанавливают частоту внутреннего генератора. Захват пилот-тона индицируется светодиодом "ЧМ стерео", одновременно этот диод индицирует и работу тюнера в стереофоническом режиме.

При появлении заметных на слух искажений в виде хрипов необходимо подстроить контур частотного детектора L2 в блоке ДЧМ.

Окончание. Начало см. в "Радио", 1995, № 5.

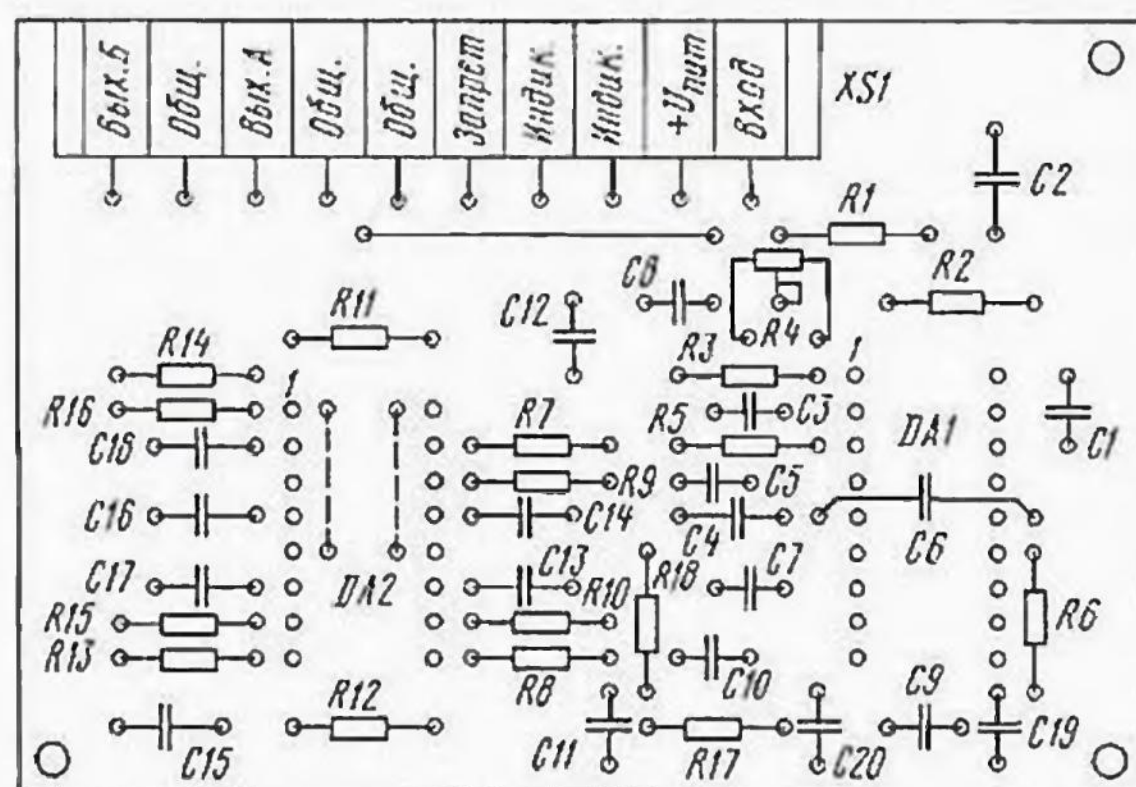


Рис. 7

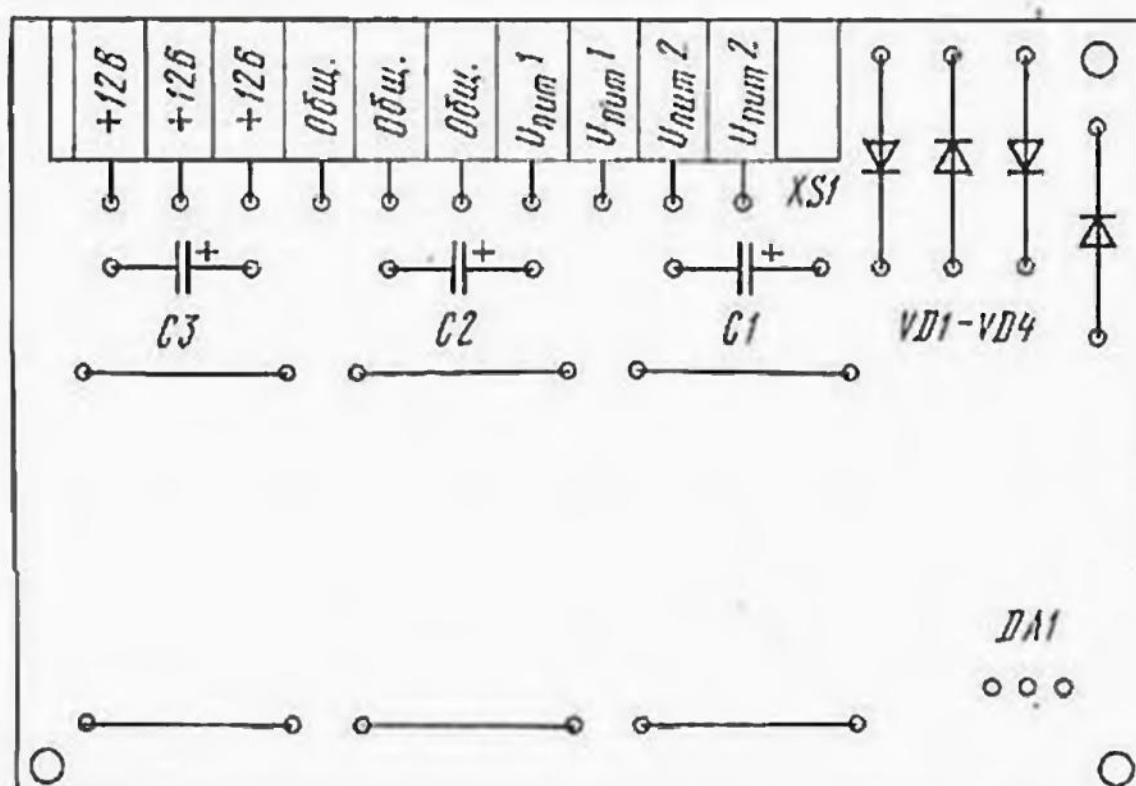
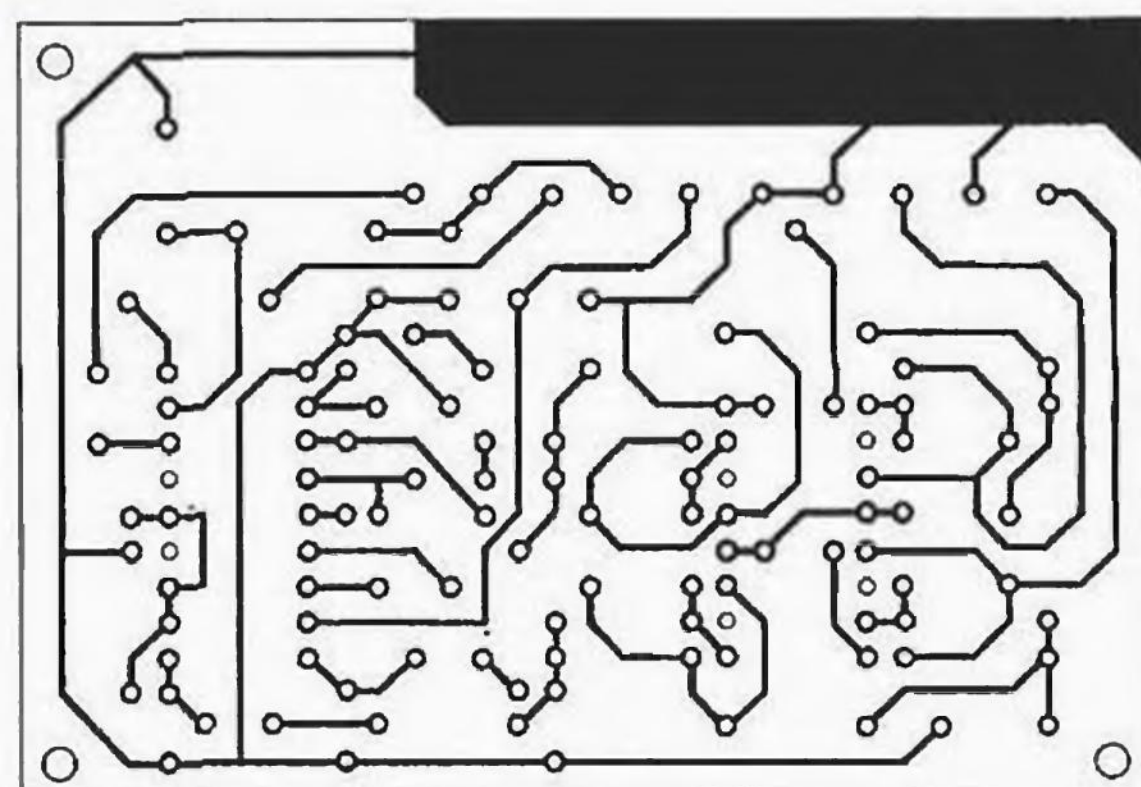
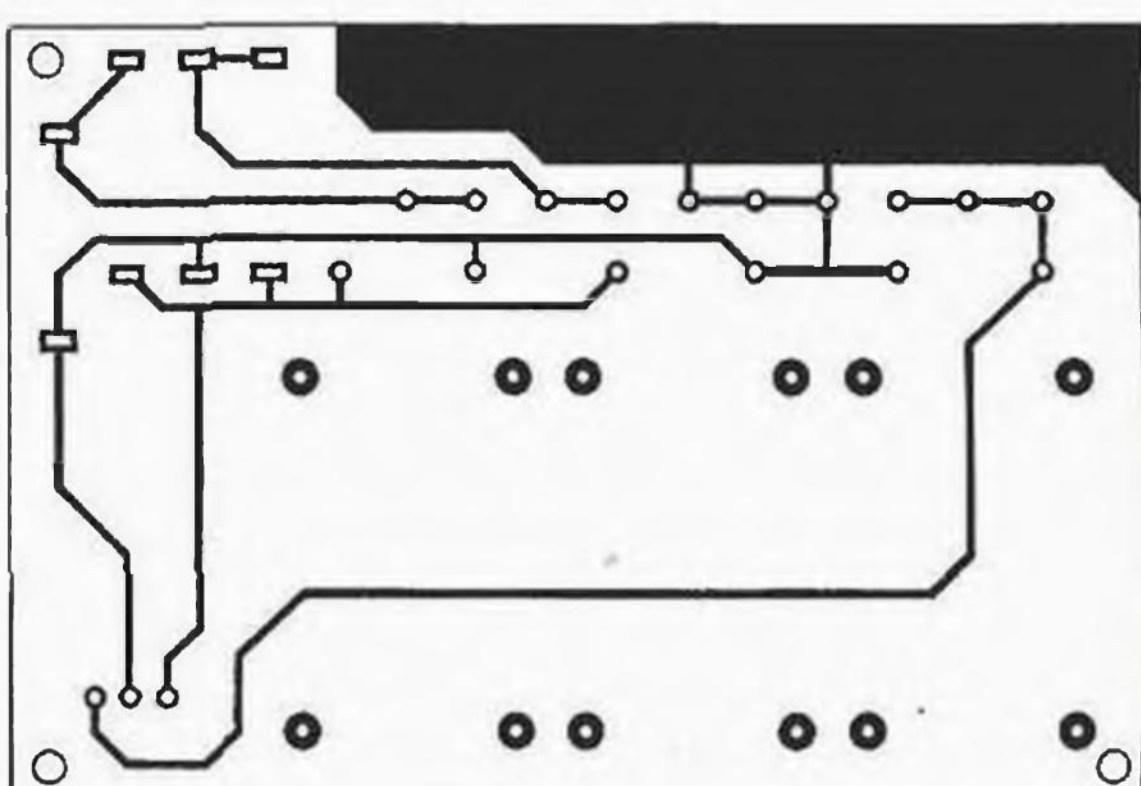


Рис. 8



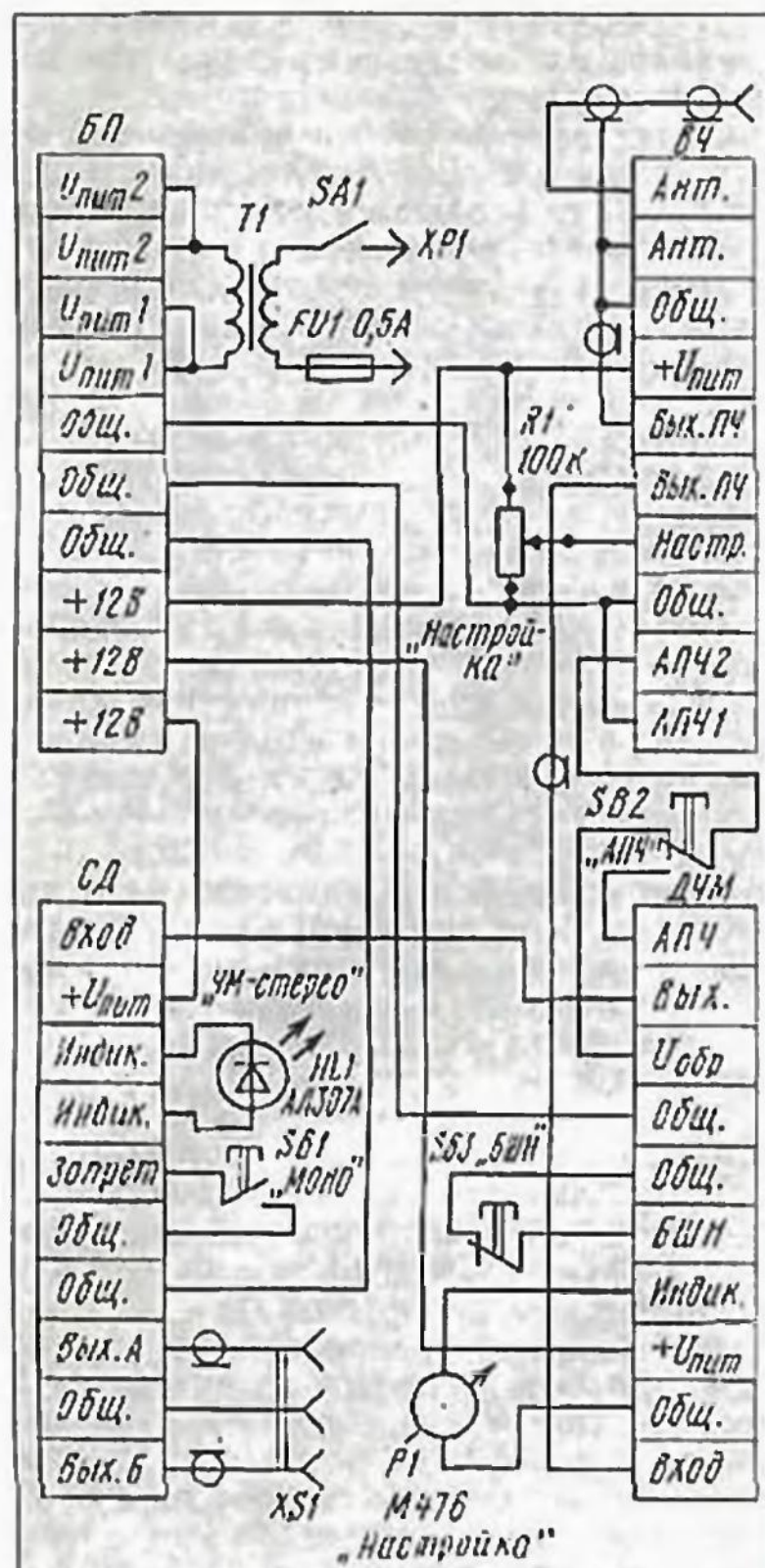


Рис. 9

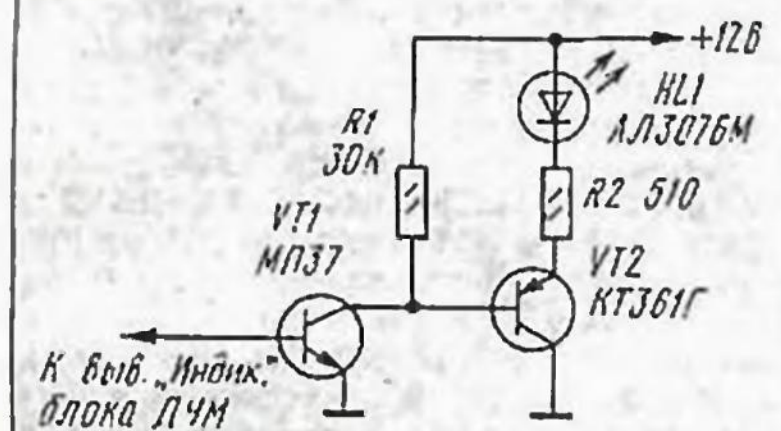


Рис. 10

Следует сказать, что тюнер можно настроить и не имея всех перечисленных выше приборов. Настраивают его по той же методике в собранном виде, но начинают ее с блока ВЧ. Функции генератора выполняет в этом случае сама радиостанция. Контролируют настройку на слух, а об уровне сигнала судят по индикатору точной настройки.

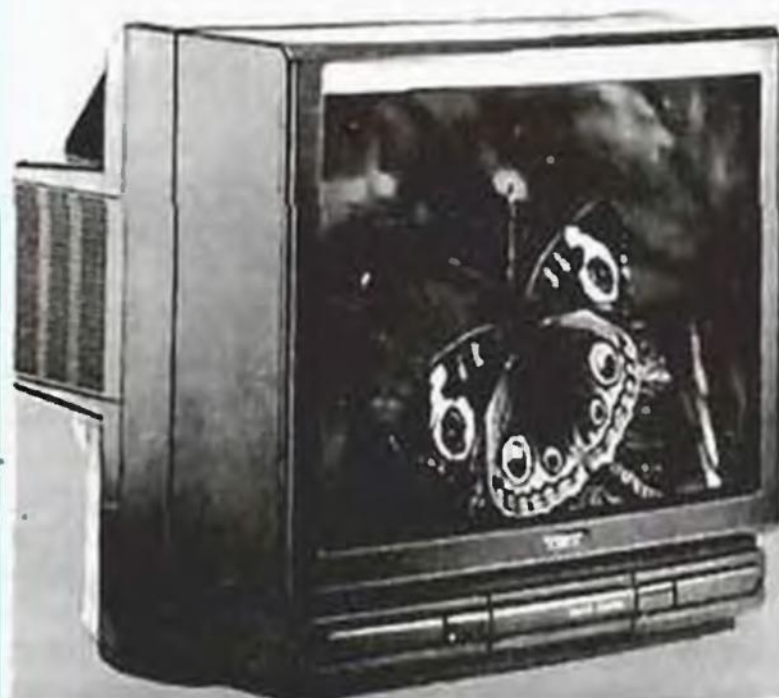
Описанный тюнер работает у автора уже больше года. Субъективные оценки качества звучания показывают, что оно не уступает звучанию хороших японских радиоприемных устройств.

ЛИТЕРАТУРА

1. Белов И., Денин А. и др. Переносные касетные магнитолы. — М.: Радио и связь, 1985.
2. Горошков Б. Элементы радиоэлектронных устройств. — М.: Радио и связь, 1989.
3. Поляков В. Стерефоническая система радиовещания с пилот-тоном. — Радио, 1992, № 4, с. 30—35.

КОРОТКО О НОВОМ

"TVT-2144"



Телевизионный приемник цветного изображения "TVT-2144" рассчитан на прием телевизионных передач в системах ПАЛ и СЕКАМ по телевизионным стандартам OIRT и CCIRT. Телевизор имеет 90 программируемых каналов, программируемый таймер включения, автоматическое выключение по окончании передач, обеспечивает вывод на экран значений и параметров настройки, воспроизведение сигналов с видеомagneфона, снабжен пультом дистанционного управления на ИК лучах.

Основные технические характеристики. Размер экрана по диагонали — 54 см; сопротивление антенного входа — 75 Ом; напряжение аудиовхода — 100 мВ; видеовхода — 1 В; потребляемая мощность — 60 Вт; габариты — 500x460x500 мм; масса — 26 кг.

"МИКРОН РП-201"

Радиоприемник "Микрон РП-201" рассчитан на прием программ радиовещательных радиостанций в УКВ диапазоне 65,8...74 МГц. В приемнике возможна как плавная настройка на любую радиостанцию этого диапазона, так и фиксированная настройка на четыре радиостанции. В "Микроне РП-201" имеются выход для записи на магнитофон любой принимаемой программы и вход для воспроизведения записей через усилитель ЗЧ приемника. Питается приемник от сети переменного тока напряжением 220 В (180...242 В), возможно его питание и от автономного источника постоянного или переменного тока напряжением 12 В и током не менее 0,4 А.

Основные технические характеристики. Диапазон принимаемых частот — 65,8...74 МГц; чувствительность,



ограниченная шумами при отношении сигнал/шум — 26 дБ по напряжению со входа для внешней антенны, — не хуже 5 мкВ; промежуточная частота — 100 кГц; избирательность по зеркальному каналу — не менее 45 дБ; эффективный диапазон воспроизводимых частот при неравномерности АЧХ $\pm 1,5$ дБ на линейном выходе — 63...12 500 Гц; напряжение на линейном выходе — 0,5 В; максимальная выходная мощность — 1 Вт; потребляемая мощность — не более 5 Вт; габариты — 250x120x80 мм; масса — не более 1 кг.

"СЕЛЕНА-224"

Всеволновый радиоприемник "Селена-224" рассчитан на прием радиовещательных станций в диапазоне длинных, средних (СВ I и СВ II), коротких

(16,19,25,31,49 м) и ультракоротких волн (65,8...74 МГц). Прием радиостанций ведется на две встроенные антенны: магнитную в диапазонах ДВ, СВ I, СВ II и телескопическую в диапазонах КВ и УКВ. Настройка на радиостанции электронная с непосредственным выбором программ. В УКВ диапазоне предусмотрена АПЧ и отключаемая система бесшумной настройки. Имеется возможность подключения внешней антенны, заземления, магнитофона для записи принимаемых сигналов, миниатюрного телефона. Питается приемник от универсального автономного источника питания напряжением 9 В (6 элементов "343"), от бортовой сети автомобиля напряжением 12 В, от сети переменного тока напряжением 220 В.

Основные технические характеристики. Диапазон воспроизводимых частот АМ тракта — 200...3500 Гц, ЧМ тракта — 125...10000 Гц; максимальная выходная мощность — 1,5 Вт; габариты — 350x252x89 мм; масса — 2,5 кг.



«SPECTRUM» — СОВМЕСТИМЫЙ КОМПЬЮТЕР

ФОРМИРОВАНИЕ ИЗОБРАЖЕНИЯ НА ЭКРАНЕ МОНИТОРА

М. БУН, г. Москва

Sp-компьютер выводит на экран монитора (дисплея) цветное графическое изображение, состоящее из 256 точек (пикселей) по горизонтали и 192 по вертикали. Процесс формирования изображения можно разделить на две стадии. Сначала процессор записывает данные в экранную область (см. "Радио", 1995, № 4, рис. 11), а затем дисплейный контроллер, вырабатывая последовательные коды адресов по определенному закону, считывает их оттуда и выводит непосредственно на экран монитора.

Процесс формирования изображения дисплейным контроллером основывается на растровом принципе развертки изображения, что определяет жесткую последовательность работы всех функциональных узлов контроллера. В основе растрового принципа развертки лежат следующие положения:

- изображение на экране складывается из последовательности отдельных кадров, следующих с частотой 50 Гц, т. е. время развертки одного кадра составляет 20 мс;

- каждый кадр изображения состоит из отдельных строк, развертываемых слева направо и сверху вниз. Число строк в кадре — 312, частота строчной развертки — 15625 Гц;

- изображение формируется по мере движения лучей по строке с засветкой в нужный момент требуемых точек экрана заданным цветом;

- изображение формируется на экране во время прямого хода лучей по строке и кадру. На время обратного хода, когда они возвращаются в исходное положение, изображение гасится.

В соответствии с этими положениями дисплейный контроллер осуществляет полное формирование поля экрана, а также последовательное считывание кодов из экранной области и их дальнейшее преобразование в вид, способный управлять тремя цветовыми лучами кинескопа монитора. Для синхронизации компьютера с монитором контроллер генерирует строчные и кадровые синхросигналы, а также соответствующие импульсы гашения требуемой частоты и длительности. Контроллер смешивает названные сигналы с видеосигналом, в результате чего получается синхросмесь, которая подается непосредственно на видеовход дисплея.

Вокруг изображения на экране монитора Sp-компьютер формирует рамку (бордюр), цвет которой определяют три разряда одного из портов компьютера. Переключение источников потока выводимой на экран информации (т. е. из порта или из экранной области) осуществляется сигналом, вырабатываемым дисплейным контроллером.

Формирование изображения Sp-компьютером включает в себя два этапа: создание графической растровой информации и формирование цветного изображения. Как уже говорилось, графическое изображение состоит из матрицы 256x192 точки. Каждой точке соответствует один определенный бит байта, находящегося в экранной области, называемой областью пикселей [адреса с 16384 (4000H) по 22527 (57FFH)]. В зависимости от значения этого бита точка может быть "окрашена" в один из двух цветов: при логической 1 она светится цветом чернил (INK), при логическом 0 — цветом бумаги (PAPER). Цвет чернил и бумаги задается одновременно для блока (знакоместа) размерами 8x8 точек, благодаря чему формируется цветовая компонента изображения.

Все изображение состоит из 32 знакомест по горизонтали и 24 по вертикали. Каждому из них соответствует один байт в части экранного ОЗУ, называемой областью атрибутов [адреса с 22528 (5800H) по 23296 (5AFFH)]. Отдельные разряды этого байта определяют цвет чернил и бумаги, а также включают или выключают режимы пониженной яркости и мерцания в пределах данного знакоместа. Назначение отдельных разрядов (битов) байта атрибутов показано на рис. 15.

Биты 0—2 определяют цвет чернил, причем каждый управляет соответствующим цветным лучом: "G" (Green — зеленый), "R" (Red — красный) и "B" (Blue — синий). Биты 3—5 задают цвет бумаги, бит 6 устанавливает пониженную яркость (Bright), причем, если он находится в состоянии логической 1, то яркость нормальная, а если в состоянии логического 0, — пониженная. Бит 7 включает режим мигания (Flash). Если этот бит находится в состоянии логического 0, изображение нормальное, а если в состоянии логической 1, то с частотой приблизительно 1 Гц цвета чернил и бумаги меняются местами, за счет чего создается эффект мерцания конкретного знакоместа.

Таким образом, для отображения на экране монитора одного знакоместа требуется восемь байтов из области пикселей (каждый из них выводит одну линию знакоместа) и один байт из области атрибутов, определяющий цветовую картину всего знакоместа. Именно поэтому размер области пикселей (6144 байта) ровно в восемь раз больше области атрибутов (768 байтов).

Для примера на рис. 16 показано, как из отдельных точек формируется символ "А". Исходя из конкретных адресов ячеек памяти, представленных на этом рисунке, данный символ будет выведен в левом верхнем углу экрана. Этому месту соответствует байт атрибутов, находящийся в ячейке памяти с адресом 22528 (5800H) (первый байт области атрибутов). В приведенной ниже таблице показаны несколько примеров того, ка-

ким цветом светятся символ и фон в зависимости от состояния первых пяти битов этого байта.

Из последней строчки таблицы видно, что если атрибуты бумаги и чернил одинаковые, то независимо от содержания ячеек памяти, указанных на рис. 16, знакоместо в верхнем левом углу экрана будет светиться одним, в нашем примере — желтым, цветом. Таким же способом можно "окрасить" в один и тот же цвет несколько знакомест. Этим приемом часто пользуются программисты для размещения в области пикселей неких "секретных" кодов, которые можно замаскировать байтами атрибутов.

При выводе телевизионной строки дисплейный контроллер последовательно считывает сначала байт пикселей, который определяет графику одной из линий знакоместа, а затем байт атрибутов, определяющий цветовые параметры всего знакоместа. После этого синхронно с разверткой луча информация выводится на экран. Во время вывода линии знакоместа дисплейный контроллер считывает байт пикселей и атрибуты следующей знакоместа и т. д. до конца телевизионной строки.

Особенность изображения на экране компьютеров семейства "Spectrum" в том, что сканирование электронного луча не совпадает с последовательным обходом байтов в области пикселей.

Определим число разрядов адресов дисплейного контроллера, необходимое для считывания графической растровой информации экрана. Если следовать развертке телевизионной строки, то прежде всего нужно считать первую линию 32 знакомест. Для этого необходимо пять разрядов, которые будут определять номер столбца. Далее надо развернуть в пределах одного ряда знакомест восемь телевизионных строк — это еще три разряда, определяющих номер линии в ряду знакомест. И наконец, для развертки 24 рядов знакомест нужно еще пять разрядов, определяющих номер ряда. Таким образом, для отображения всей "картинки" необходима 13-разрядная адресная шина, причем если расположить адреса контроллера в указанной последовательности, то область пикселей будет организована в строгом порядке слева направо и сверху вниз. В этом случае побитная карта адресов дисплейного контроллера будет иметь вид, представленный на рис. 17.

Теперь посмотрим, что получится при такой организации памяти в случае, если необходимо вывести какой-либо символ (букву, цифру, знак препинания и т. п.) на экран.

Графические образы символов хранятся в ПЗУ Sp-компьютера в виде восьми байтов, каждый из которых соответствует отображению одной из линий знакоместа. В ПЗУ эти байты расположены один за другим. Так, например, в ячейках ПЗУ с адресами 15880—15887 хранится графическое изображение символа "А", и если вам каким-либо образом удастся просмотреть содержимое этих ячеек, то вы увидите данные, представленные на рис. 16.

Для вывода символа на экран процессор должен последовательно считать из ПЗУ каждый из восьми байтов и записать их в восемь ячеек области пикселей. Причем в этой области адрес каждого последующего байта будет на 32 больше предыдущего, т. е. для получения адреса каждого нового байта нужно к 13-разрядному адресу предыдущего прибавить число 32. В машинных кодах процессора Z80 эта процедура громозд-

Номер бита	Режим		Цвет							
	мига-ния (FLASH)	пониженной яркости (BRIGHT)	бумага (PAPER)				чернил (INK)			
			5	4	3	2	1	0	6	5
7	6		5	4	3	2	1	0	6	5
			G	R	B	G	R	B		

Рис. 15

Значение бита						Цвет	
5	4	3	2	1	0	Бумага (PAPER)	Чернил (INK)
0	0	0	1	1	1	Черный	Белый
1	0	0	0	0	1	Зеленый	Синий
0	1	0	0	1	1	Красный	Фиолетовый
1	1	0	1	1	0	Желтый	Желтый

Адреса байта	Номер бита								
16384	7	6	5	4	3	2	1	0	
16640	0	0	0	0	0	0	0	0	
16896	0	0	1	1	1	1	1	0	
17152	0	1	0	0	0	0	1	0	
17408	0	1	0	0	0	0	1	0	
17664	0	1	0	0	0	0	1	0	
17920	0	1	0	0	0	0	1	0	
18176	0	0	0	0	0	0	0	0	

Рис. 16

Адреса контроллера														
0	1	0	A12	A11	A10	A9	A8	A7	A6	A5	A4	A3	A2	A1
Положение области пикселей в адресном пространстве			Номер ряда знакомест (0-24)				Номер линии в знакоместе (0-7)				Номер столбца (0-31)			

Рис. 17

Адреса памяти														
A15	A14	A13	A12	A11	A10	A9	A8	A7	A6	A5	A4	A3	A2	A1
Адреса контроллера														
0	1	0	A12	A11	A7	A6	A5	A10	A9	A8	A4	A3	A2	A1
Номер сегмента (0-2)			Номер линии в знако-месте (0-7)				Номер ряда в знако-месте (0-7)				Номер столбца (0-31)			

Рис. 18

Номер строки	Адрес ячейки в столбце			
	0	1	...	31
1	16384	16385	...	16415
2	16640	16641	...	16671
3	16896	16897	...	16927
4	17152	17153	...	17183
5	17408	17409	...	17439
6	17664	17665	...	17695
7	17920	17921	...	17951
8	18176	18177	...	18207
9	18432	18433	...	18463
...	...	...	...	...
56	18368	18369	...	18399
57	18608	18609	...	18639
58	18864	18865	...	18895
59	19120	19121	...	19151
60	19376	19377	...	19407
61	19632	19633	...	19663
62	19888	19889	...	19919
63	20144	20145	...	20175
64	20400	20401	...	20431
65	20656	20657	...	20687

Рис. 19

Адреса памяти														
A15	A14	A13	A12	A11	A10	A9	A8	A7	A6	A5	A4	A3	A2	A1
Адреса контроллера														
0	1	0	1	1	0	A12	A11	A10	A9	A8	A4	A3	A2	A1
Положение области атрибутов в адресном пространстве			Номер строки знакоместа				Номер столбца знакоместа							

Рис. 20

ка, неудобна и исполняется довольно долго.

Для устранения этих недостатков К. Синклер предложил побитную раскладку адресов дисплейного контроллера в области пикселей в виде, представленном на рис. 18. При такой раскладке перед выводом на экран адрес первого байта знакоместа заносится в какую-либо 16-разрядную регистровую пару процессора (BC, DE или HL). Поскольку регистровая пара Z80 представляет собой фактически два независимых восьмиразрядных регистра, можно считать, что старший байт хранится в одном регистре, а младший — в другом. При этом для того, чтобы получить адрес следующей линии знакоместа, достаточно прибавить к старшему байту 1. Это выполняется однобайтной командой приращения (INC). Аналогично приращение младшего байта даст адрес соседнего справа знакоместа. Таким простым способом удалось максимально упростить процесс вычисления номеров как ниже лежащих линий знакоместа, так и соседнего знакоместа.

Из побитной раскладки адресов (рис. 18) видно, что группа разрядов, определяющих номер линии знакоместа (биты 5, 6 и 7), "вклинилась" между разрядами но-

мера рядов (битами 8, 9, 10 и 11, 12). На практике это привело к тому, что весь экран компьютера оказался поделенным на три горизонтальных участка (сегмента), каждый из которых состоит из восьми рядов знакомест. Дисплейный контроллер последовательно выводит на экран вначале первый сегмент, затем второй и, наконец, третий. Назначение разрядов, определяющих номер выводимого ряда, следующее: биты 8, 9 и 10 определяют номер ряда в сегменте, а 11 и 12 — номер самого сегмента.

Необходимо четко представлять, что счетчики дисплейного контроллера формируют адреса строго последовательно (как показано на рис. 17), однако к памяти они подключены таким образом, что некоторые группы разрядов как бы "перепутаны" (изменены их веса). Поэтому относительно памяти дисплейный контроллер вырабатывает адреса в последовательности, представленной на рис. 19 (показаны ячейки области пикселей, содержащие отображение первого сегмента).

Адреса ячеек памяти второго и третьего сегментов формируются аналогичным образом. В области пикселей второй сегмент находится в интервале адресов

18432 (4800H)—20479 (4FFFH), а третий — 20480 (5000H)—22527 (57FFFH).

В завершение рассказа об экране Sp-компьютера — несколько слов об области атрибутов. Как отмечалось выше, каждому знакоместу экрана соответствует один байт в области атрибутов, который определяет цветовую картину всего знакоместа. Байты в этой области расположены строго последовательно, слева направо и сверху вниз. Побитная карта области атрибутов представлена на рис. 20.

Как было указано выше, для вывода знакоместа контроллер считывает сначала байт пикселей, а затем байт атрибутов. Аппаратно это означает, что за время отображения линии знакоместа должно произойти переключение адресов с области пикселей на область атрибутов. Если сравнить младшие байты на рис. 18 и 20, то нетрудно видеть, что они совершенно идентичны. Это дает еще одно аппаратное преимущество побитной раскладки области пикселей, которое заключается в том, что для перехода от области пикселей к области атрибутов не нужно переключать адреса младшего байта.

(Продолжение следует)

«РАДИО-86РК»: РАЗВИТИЕ, ПЕРСПЕКТИВЫ

УТИЛИТЫ И ДИСКОВЫЙ АССЕМБЛЕР DOS64

Е. СЕДОВ, А. МАТВЕЕВ, г. Москва

Характерная особенность любого компьютера, работающего с дисковой файловой системой, — наличие значительного числа служебных программ-утилит. Ниже мы познакомим читателей с командным процессором COMAND.COM, утилитами ATTR.SYS, ERA.SYS, REN.SYS и дисковым ассемблером AS64.COM, адаптированными для работы в среде DOS64 компьютера "РК-МАКСИ".

Как известно, командный процессор является неотъемлемой частью любой дисковой операционной системы. Одна из его функций — обработка командных файлов (типа .BAT). Без командного процессора ни один командный файл работать не будет. При исполнении .BAT файла операционная система загружает в память сам файл и командный процессор, после чего передает управление последнему. Интерпретацию инструкций командного

файла и выполняет командный процессор.

Естественно, что и для DOS64 была разработана такая программа. Она получила название COMAND.COM (не путать с COMMAND.COM — командным процессором для DOS2.9). Имя COMAND.COM закреплено за командным процессором и его нельзя изменять или присваивать другому файлу.

Шестнадцатичные коды программы с построчными контрольными суммами приведены в табл. 20, общая контрольная сумма 8047H.

В таблицах 21, 22 и 23 приведены коды трех наиболее часто используемых утилит DOS64: ATTR.SYS (табл. 21, контрольная сумма 59E9H) — установка атрибута файла (аналог в DOS2.9 — утилита ATTRIB.SYS); ERA.SYS (табл. 22, контрольная сумма 5306H) — удаление файла (аналог — ERASE.SYS) и REN.SYS (табл. 23, контрольная сумма 9133H) — переименование файла (аналог — RENAME.SYS). Эти утилиты пользователь может набрать вручную, а затем запи-

сать на диск с указанными именами.

Разработчики программного обеспечения уже наверняка оценили возможности и удобство работы с дисковым АССЕМБЛЕРОМ AS.COM. Он распространялся на системном диске "Радио-86РК 2". Напомним, что с его помощью можно создавать единый файл в машинных кодах из нескольких исходных текстов, размещенных на диске. При работе дискового АССЕМБЛЕРА выходной машинный код формируется не в оперативной памяти компьютера, а в файле на диске, что позволяет разрабатывать программы, размер которых (в машинных кодах) ограничен только объемом доступного пользователю ОЗУ компьютера.

Для среды "РК-МАКСИ" разработан новый вариант дискового АССЕМБЛЕРА, работающего под управлением DOS64. Он получил название AS64.COM. В нем устранены некоторые ошибки, имеющиеся в AS.COM, увеличена скорость работы и несколько расширен пользовательский интерфейс. Существенное повышение скорости трансляции достигнуто использованием имеющегося в "РК-МАКСИ" электронного диска. Если при вызове дискового АССЕМБЛЕРА указать в качестве выходного диск с именем C: (RAM-диск), то при работе компилятора будут исключены довольно медленные операции старта и раскручивания НГМД, позиционирования магнитной головки и записи сектора. Запись на электронный диск производится гораздо быстрее. Однако в этом случае объем выходной программы ограничен размером RAM-диска.

Новый вариант дискового АССЕМБЛЕ-

Таблица 20

0000	E5	2A	8D	D5	3E	1D	CD	01	E0	E1	01	54	00	09	22	6A	E045
0010	D5	3E	02	CD	01	E0	01	A2	00	3E	2A	CD	01	E0	09	11	8A96
0020	6A	D5	E5	3E	2A	CD	01	E0	01	FA	FF	09	E3	7E	12	23	B7D3
0030	13	7B	FE	77	D8	C1	01	D3	FF	3E	2A	CD	01	E0	09	E5	9573
0040	3A	6E	D5	3C	C0	C1	3E	2A	CD	01	E0	2E	00	3E	18	06	DC0D
0050	01	C3	01	E0	3E	20	CD	01	E0	04	05	5F	50	D5	3E	22	819E
0060	C4	01	E0	D1	01	10	00	3E	2A	CD	01	E0	09	E5	14	15	A4B4
0070	3E	0D	C0	7B	FE	03	C8	FE	0D	C8	C1	C9	F5	01	3B	00	E4DD
0080	3E	2A	CD	01	E0	09	11	6A	D5	E5	3E	2A	CD	01	E0	01	706B
0090	FA	FF	09	E3	1A	77	23	13	7B	FE	77	D8	C1	3E	FF	32	7AA4
00A0	6E	D5	F1	C9	0E												FF0B

Таблица 21

0000	3E	01	32	50	D5	7C	26	D5	94	6F	36	00	E5	2A	57	D5	B181
0010	7E	FE	20	06	05	3E	29	C2	01	E0	23	3E	18	CD	01	E0	FC08
0020	FE	04	47	3E	29	CA	01	E0	7E	FE	2C	06	05	3E	29	C2	7A37
0030	01	E0	23	EB	3E	2A	CD	01	E0	01	1A	00	09	E5	EB	7E	FE77
0040	FE	52	3E	BF	C8	7E	FE	57	3E	7F	C8	F1	3E	29	06	05	D2D0
0050	C3	01	E0	5F	23	7E	FE	2F	06	05	3E	29	C2	01	E0	23	EB09
0060	7E	FE	30	3E	29	DA	01	E0	7E	FE	32	3E	29	D2	01	E0	BC96
0070	3E	30	96	57	23	7E	FE	0D	3E	29	C2	01	E0	D5	2A	53	1663
0080	D5	01	14	00	09	7B	2F	A2	57	7B	A6	B2	77	3E	08	CD	2BF3
0090	01	E0	B7	47	3E	29	C2	01	E0	3E	19	CD	01	E0	F5	3E	E921
00A0	2A	CD	01	E0	01	D9	FF	09	F1	D1	E5	FE	04	C0	F1	E1	1CF5
00B0	36	D5	3E	07	CD	01	E0	3E	27	C3	01	E0					2B07

Таблица 22

0000	3E	01	32	50	D5	7C	26	D5	94	6F	36	00	E5	2A	57	D5	B181
0010	7E	23	FE	20	06	05	3E	29	C2	01	E0	3E	18	CD	01	E0	FC08
0020	FE	04	47	3E	29	CA	01	E0	3A	59	D5	FE	2E	06	07	3E	013A
0030	29	C2	01	E0	01	13	00	3E	2A	CD	01	E0	09	E5	01	14	E9F9
0040	00	2A	53	D5	09	7E	E6	C0	C0	F1	3E	12	CD	01	E0	3E	356C
0050	19	CD	01	E0	FE	04	F5	01	D5	FF	3E	2A	CD	01	E0	09	B0B2
0060	F1	E5	C0	F1	E1	36	D5	3E	07	C3	01	E0					825C

Таблица 23

0000	AF	32	50	D5	7C	26	D5	94	6F	36	00	E5	2A	57	D5	7E	F76F
0010	FE	20	3E	29	06	05	C2	01	E0	3E	18	CD	01	E0	FE	04	3B39
0020	47	3E	29	CA	01	E0	3A	59	D5	FE	2E	06	07	3E	29	C2	6623
0030	01	E0	7E	FE	2C	06	05	3E	29	C2	01	E0	EB	2A	53	D5	0CDB
0040	E5	2A	4E	D5	E5	2A	5E	D5	E5	EB	23	3E	18	CD	01	E0	926B
0050	FE	04	06	05	3E	29	C2	01	E0	3E	07	CD	01	E0	D1	E1	E08C
0060	22	42	D5	EB	22	44	D5	3E	09	CD	01	E0	B7	47	3E	29	96B9
0070	C2	01	E0	2A	55	D5	D1	3E	28	CD	01	E0	3E	08	CD	01	F5F0
0080	E0	B7	47	3E	29	C2	01	E0	E1	36	D5	3E	07	C3	01	E0	E3BD

Таблица 24

0000	31	FF	D1	CD	50	06	CD	AB	05	01	00	00	21	00	30	23	F716
0010	CD	E7	03	7E	3C	C2	0F	00	3D	32	FF	10	CD	CA	05	21	627D
0020	E8	05	22	51	D5	31	FF	D1	CD	D3	05	01	2B	00	C5	CD	D299
0030	84	00	11	8F	07	CC	70	00	C8	11	6A	07	CD	70	00	FE	F2EC
0040	05	3E	00	CA	01	E0	B6	C8	C5	3A	8F	10	B7	C4	07	05	9291
0050	C1	CD	A1	01	71	7E	CD	A6	01	11	85	10	1A	3C	FE	3F	93CC
0060	F0	23	12	C3	09	F8	11	85	10	1A	3D	F8	2B	C3	62	00	342E
0070	4F	1A	B7	79	C8	EB	8E	23	4E	23	46	23	EB	C2	70	00	2B24
0080	D1	C5	4F	C9	CD	03	F8	4F	FE	1B	C0	CD	03	F8	FE	1B	6D7F
0090	CA	88	00	4F	B9	C9	CD	11	01	21	40	10	CD	99	06	DA	E7BC
00A0	1F	00	7E	FE	0E	CA	1F	00	FE	0B	CA	B0	01	E5	06	00	0701
00B0	0E	FF	0C	7E	FE	0B	CA	C6	00	23	FE	0E	C2	B2	00	41	D914
00C0	22	91	10	C3	B0	00	79	90	32	90	10	2B	7E	FE	0E	CA	C890
00D0	1F	00	22	93	10	C1	2A	0D	00	C5	E5	0A	03	FE	0E	CA	A369
00E0	01	01	FE	0B	CA	F4	00	BE	23	CA	DB	00	7E	3C	C2	0B	D1D6
00F0	01	C3	1F	00	D1	C1	2A	0D	00	EB	CD	B3	02	23	C3	B3	04B2
0100	01	22	95	10	E3	22	8B	10	CD	44	03	E1	C1	23	C3	D9	0ADD
0110	00	CD	23	03	21	D9	07	C3	18	F8	21	00	10	E5	11	85	F273
0120	10	AF	12	01	23	01	C5	CD	7C	01	CD	84	00	B7	C8	FE	DAD3
0130	0C	C8	FE	19	C8	FE	1A	C8	FE	09	CA	86	01	FE	1F	37	103F
0140	CA	59	01	FE	08	CA	74	01	FE	18	CA	5F	01	71	FE	0D	1F25
0150	C2	5F	01	36	0D	1A	3C	1B	12	E1	E1	D8	C3	42	05	CD	9159
0160	A1	01	1A	3C	FE	3F	CA	53	01	12	FE	37	4E	23	CD	09	DDE1
0170	F8	C3	27	01	1A	3D	F8	2B	12	C3	6E	01	0E	0E	CD	09	8F93
0180	F8	0E	08	C3	09	F8	3E	03	95	E6	03	47	1A	80	FE	3F	76AF
0190	F0	12	AF	0E	20	05	FA	4D	01	CD	09	F8	71	23	C3	95	57E6
01A0	01	7E	B7	CA	A9	01	FE	0D	C0	F1	7C	8A	C0	70	BB	C9	9C5D
01B0	2A	89	10	22	89	10	AF	32	85	10	06	18	EB	21	C2	D7	E4B7
01C0	0E	3F	22	F8	07	1A	FE	0D	CA	DC	01	0D	CA	D5	01	77	EF61
01D0	23	13	C3	C5	01	E5	EB	CD	51	02	EB	E1	36	2A	23	AF	04AD
01E0	77	23	BE	C2	E0	01	13	1A	07	05	CA	0B	02	DA	FC	01	E6E2
01F0	D5	11	4E	00	2A	F8	07	19	D1	C3	C0	01	3E	17	90	47	B8FA
0200	3A	86	10	B8	DA	0B	02	78	32	86	10	CD	A0	05	0E	1B	344A
0210	CD	09	F8	0E	59	CD	09	F8	3A	86	10	C6	20	4F	CD	09	DBDE
0220	F8	0E	20	CD	09	F8	2A	00	D6	EB	2A	89	10	44	4D	21	3954
0230	C2	D7	7C	BA	C2	3C	02	7D	BB	CA	4C	02	0A	03	FE	0D	3137
0240	C2	3C	02	D5	11	4E	00	19	D1	C3	32	02	60	69	C3	8F	A630
0250	02	C5	22	95	10	01	01	00	CD	5F	02	36	0D	C1	C9	2A	8F85
0260	87	10	CD	E7	03	54	5D	09	22	87	10	44	4D	2A	95	10	1621
0270	EB	C3	8B	03	CD	09	F8	CD	23	03	21	86	10	35	2A	0D	1920
0280	00	EB	2A	89	10	FA	00	03	2A	8B	10	CD	B2	02	23	22	1936
0290	8B	10	11	00	10	CD	D0	02	D5	06	00	7E	12	04	FE	0D	CCD5
02A0	23	13	C2	9B	02	21	83	10	70	23	70	23	5E	E1	16	00	C8C4
02B0	19	C9	2B	C1	2B	CD	AA	01	CA	B3	01	7E	FE	0D	C2	B4	41EE
02C0	02	C5	C9	CD	AA	01	CA	B3	01	CD	B2	02	23	C3	B3	01	A7A1
02D0	C5	06	3F	D5	AF	12	13	05	C2	D5	02	D1	C1	C9	CD	23	809C
02E0	03	2A	89	10	06	17	EB	2A	0D	00	EB	CD	AA	01	CA	B3	37E5
02F0	01	2B	7E	FE	0D	C2	EB	02	05	C2	EB	02	23	C3	B3	01	B7B2
0300	FC	C3	02	CD	23	03	AF	32	85	10	32	86	10	0E	0C	CD	11D9
0310	09	F8	2A	89	10	C3	8F	02	CD	23	03	3E	17	32	86	10	1D28
0320	C3	B0	01	3A	83	10	5F	16	00	21	00	10	22	91	10	3A	ADE4
0330	84	10	4F	42	0B	09	22	93	10	93	32	90	10	2A	8B	10	1C28
0340	19	22	95	10	06	00	3A	90	10	B7	CA	64	03	F2	7F	03	1E1C
0350	CD	64	03	03	2A	87	10	EB	2A	95	10	CD	70	03	60	69	57BB
0360	22	87	10	C9	2A	8B	10	44	4D	2A	93	10	EB	2A	91	10	505B
0370	7E	02	7C	BA	C2	7A	03	7D	BB	C8	23	03	C3	70	03	4F	57A0
0380	CD	5F	02	0B	2A	91	10	EB	2A	93	10	7E	02	7C	BA	C2	7734
0390	95	03	7D	BB	C8	2B	0B	C3	8B	03	CD	23	03	CD	D8	04	8DBB
03A0	CA	70	05	3A	86	10	3C	EB	FE	18	FA	B3	03	CD	BE	03	8E8A
03B0	C3	B3	01	32	86	10	0E	1A	CD	09	F8	C3	8F	02	2A	89	B83C
03C0	10	7E	D6	0D	23	C2	C1	03	C9	CD	23	03	2A	89	10	06	9E9F
03D0	18	7E	3C	CA	E1	03	3D	FE	0D	23	C2	D1	03	05	C2	D1	4E19
03E0	03	2B	06	02	C3	E6	02	EB	D5	21	C1	FF	39	EB	09	CD	B57C
03F0	AA	01	E1	D8	CD	CA	05	21	CD	07	CD	18	F8	23	23	C3	12CE
0400	AE	05	CD	95	05	CD	13	04	CD	70	03	60	69	22	87	10	B5C0
0410	C3	B0	01	CD	34	04	E1	DA	B0	01	E5	2A	FC	10	22	85	29A7
0420	10	2A	87	10	EB	2A	80	10	22	89	10	2A	8D	10	44	4D	40B9
0430	2A	8B	10	C9	2A	89	10	22	80	10	2A	8B	10	22	80	10	7B87
0440	2A	85	10	22	FC	10	CD	7C	01	CD	84	00	C2	5A	04	FE	ADA6
0450	45	C8	FE	1A	CA	CC	04	C3	46	04	FE	1F	37	C8	D6	19	C5D7
0460	CA	E7	04	3D	CA	6A	04	C3	46	04	CD	D8	04	CA	46	04	F6F4
0470	CD	9A	03	CD	47	05	C3	46	04	CD	95	05	CD	13	04	C5	E0A0
0480	2B	7D	91	4F	7C	9B	47	EB	FE	0F	F2	F7	03	21	FE	10	EDF6
0490	71	23	70	23	4D	44	E1	CD	70	03	21	EB	07	CD	18	F8	D6C9

04A0	CD	03	F8	CD	21	04	FE	59	CA	08	04	C3	B0	01	21	FE	827A
04B0	10	4E	23	46	34	35	F8	23	22	91	10	09	22	93	10	2A	DF06
04C0	8B	10	22	95	10	03	CD	80	03	C3	B0	01	CD	D8	04	CA	D79C
04D0	46	04	CD	C9	03	C3	73	04	2A	8B	10	3A	84	10	85	5F	3A94
04E0	3E	00	8C	57	1A	3C	C9	2A	8B	10	EB	2A	8D	10	CD	AA	892E
04F0	01	CA	46	04	3A	86	10	B7	C2	01	05	CD	74	02	C3	46	6F80
0500	04	CD	74	02	C3	46	04	11	84	10	1A	3C	FE	3F	D0	12	616E
0510	E5	CD	C1	03	44	4D	2B	77	D1	CD	8B	03	36	20	CD	18	FE10
0520	F8	36	0D	0E	2A	CD	09	F8	0E	20	CD	09	F8	CD	81	01	918C
0530	CD	47	05	3A	85	10	47	0E	18	EB	05	F8	CD	09	F8	C3	11CE
0540	3A	05	0E	0A	CD	09	F8	0E	0D	C3	09	F8	CD	A1	01	11	7884
0550	84	10	1A	3D	12	E5	E5	E5	CD	C1	03	2B	77	EB	C1	E1	926C
0560	23	CD	70	03	D1	62	6B	C3	1E	05	CD	95	05	CD	23	03	4441
0570	CD	9D	05	0E	0D	CD	09	F8	AF	32	83	10	CD	1A	01	DA	B98E
0580	B0	01	CD	23	03	3A	84	10	5F	16	00	2A	8B	10	19	22	C8E7
0590	8B	10	C3	78	05	3A	85	10	B7	C8	C3	A9	01	2A	00	D6	C596
05A0	01	00	E0	71	23	7C	B8	DA	A0	05	C9	21	C9	07	CD	18	B5C7
05B0	F8	CD	84	00	D6	59	C2	09	00	CD	50	06	2A	0D	00	22	A2BF
05C0	8B	10	22	89	10	23	01	78	05	C5	22	87	10	36	FF	2B	AED5
05D0	36	0D	C9	AF	32	86	10	2A	0D	00	C3	B3	01	CD	50	06	5354
05E0	3E	03	11	F9	07	CD	01	E0	CD	03	F8	C3	1F	00	21	D4	D09F
05F0	07	CD	18	F8	CD	15	07	21	00	10	3E	0A	CD	01	E0	11	F805
0600	1F	00	D5	C5	E5	2A	87	10	EB	2A	0D	00	3E	0E	C3	01	9591
0610	E0	21	CF	07	CD	18	F8	CD	15	07	21	00	10	3E	0B	CD	1CE4
0620	01	E0	2A	0D	00	3E	17	CD	01	E0	C3	09	00	CD	23	03	DBDA
0630	CD	BE	03	7E	3C	CA	D3	05	01	40	10	C3	D9	00	2A	87	0788
0640	10	22	89	10	3E	17	32	86	10	C3	DE	02	21	00	08	E5	B799
0650	0E	1F	C3	09	F8	AF	32	8F	10	C9	CD	23	03	CD	D8	04	D8D6
0660	C8	21	84	10	35	C2	74	06	2A	8B	10	44	4D	23	22	95	8D1E
0670	10	CD	54	03	C4	23	03	C3	B0	01	7E	B7	C8	CD	23	03	8582
0680	2A	8B	10	3A	85	10	5F	16	00	19	CD	51	02	C3	B0	01	B9B6
0690	0E	08	CD	66	00	F2	4C	05	C9	AF	77	32	85	10	E5	01	2D28
06A0	9F	06	C5	CD	84	00	FE	0C	C8	FE	19	C8	FE	1A	C8	FE	544A
06B0	1F	37	CA	BF	06	FE	08	CA	E8	06	FE	0B	C2	C7	06	36	4271
06C0	0B	E1	E1	D8	C3	42	05	1A	3C	FE	3F	CA	BF	06	12	71	E954
06D0	23	79	FE	0D	CA	42	05	FE	0E	CA	DF	06	C3	09	F8	E5	3E1C
06E0	21	E1	07	CD	18	F8	E1	C9	1A	3D	F8	12	2B	36	00	CD	581F
06F0	14	01	21	40	10	7E	87	C8	4F	FE	0E	23	C2	05	07	CD	D39C
0700	DF	06	C3	F5	06	CD	09	F8	FE	0D	C2	F5	06	0E	0A	CD	581E
0710	09	F8	C3	F5	06	CD	28	07	1D	F8	11	F5	07	06	05	1A	ED02
0720	77	23	13	05	C2	1F	07	C9	21	00	10	06	14	1E	2E	11	FC08
0730	2F	07	D5	CD	03	F8	FE	1F	CA	1F	00	FE	08	CA	5B	07	0B08
0740	FE	0D	C2	48	07	C1	77	C9	4F	FE	20	D8	04	05	C8	05	3A38
0750	93	C2	55	07	5F	CD	09	F8	71	23	C9	78	FE	14	D0	04	9C99
0760	E5	21	F1	07	CD	18	F8	E1	2B	C9	08	66	00	18	55	00	918B
0770	19	74	02	1A	9A	03	0C	03	03	1F	4C	06	0D	7A	06	0A	5860
0780	5A	06	03	07	05	01	4C	05	02	90	06	04	18	03	00	4C	79C4
0790	96	00	44	02	04	41	6A	05	54	AE	04	4E	AB	05	4F	EE	E6D1
07A0	05	49	11	06	56	DD	05	52	2D	06	42	D3	05	45	3E	06	C2C5
07B0	53	79	04	1A	C9	03	19	DE	02	03	56	06	01	55	06	00	6D6A
07C0	1F	4E	4F	20	4D	45	4D	20	00	1F	4E	45	57	3F	00	1F	2642
07D0	4C	44	3A	00	1F	53	56	3A	00	1F	70	6F	69	73	6B	3A	154B
07E0	00	0A	0D	7A	61	6D	65	6E	61	3A	00	1F	44	45	4C	3F	C400
07F0	00	08	20	08	00	2E	54	58	54	0D	00	00	00	20	00	00	8C8B
0800	31	FF	D1	21	E0	0F	CD	6A	0E	CD	25	08	CD	5E	0E	CD	8F56
0810	E1	0D	D6	31	FA	74	F8	FE	03	32	12	10	FA	2F	08	21	E702
0820	F3	0F	C3	5C	0B	CD	61	0E	4F	FE	1F	CA	6D	0E	C9	2A	E80C
0830	4C	08	CD	4F	0B	7E	3C	23	C2	32	0B	22	00	10	77	32	002F
0840	13	10	67	6F	22	14	10	3C	32	03	10	21	00	30	22	0F	3542
0850	10	21	00	11	22	05	10	AF	32	02	10	AF	32	04	10	2A	638B
0860	05	10	22	07	10	31	FF	D1	CD	90	0A	21	16	10	7E	FE	7F79
0870	3B	CA	BE	08	CD	C5	0A	FE	3A	C2	95	08	AF	B9	CA	88	38B8
0880	0A	E5	CD	0A	0B	E1	CD	02	0B	B7	CA	BE	08	FE	3B	CA	13D6
0890	BE	08	CD	C5	0A	E5	CD	1B	0D	E1	CD	C0	08	E5	21	70	C22B
08A0	0E	3A	09	10	5F	16	00	19	19	5E	23	7E	B9	C2	83	0A	090F
08B0	21	D9	08	19	11	BE	08	EB	E3	D5	3A	0B	10	C9	CD	8E	860E
08C0	0D	2A	4C	08	EB	2A	05	10	CD	55	0B	CD	64	0E	C4	25	E90A
08D0	08	FE	03	CA	00	08	C3	5B	08	F6	40	32	0C	10	CD	A8	57FA
08E0	0B	3A	0A	10	C3	28	0A	F6	06	32	0C	10	CD	A8	0B	0E	222C
08F0	01	C3	36	0A	CD	4C	0A	F6	01	32	0C	10	CD	A8	0B	0E	F0FA
09D0	02	C3	36	0A	CD	4C	0A	C3	28	0A	CD	54	0A	C3	28	0A	383D
0910	CD	5C	0A	C3	28	0A	3A	0A	10	47	E6	07	B8	C2	83	0A	B2B7
0920	07	07	07	C3	28	0A	2A	05	10	EB	2A	0A	10	19	22	05	B5B8
0930	10	C9	21	16	10	CD	C5	0A	FE	3A	C2	8B	0A	2A	0A	10	818C
0940	22	07	10	EB	3A	03	10	3D	C0	3A	04	10	3D	C8	FA	54	BF0F
0950	09	11	FE	FF	2A	0D	10	73	23	72	C9	EB	2A	05	10	1A	5E73

0960	FE 27 C2 76 09 13 1A 13 B7 CA 83 0A FE 27 CA 88 A928	0D80	7E 0A 7E E6 3F 32 09 10 23 7E 32 0C 10 C9 3A 12 6C7A
0970	09 77 23 C3 66 09 3A 0A 10 77 23 3A 09 10 FE 0E 1822	0D90	10 B7 C0 3A 03 10 3D C8 CD E1 0D 3A 04 10 B7 CA 9E63
0980	CA 88 09 3A 0B 10 77 23 22 05 10 EB CD 02 0B B7 4AFD	0DA0	AD 0D CD 50 0E 0E 2A CD 5E 0E C3 B3 0D 01 20 03 FEFD
0990	C8 FE 3B C8 CD A8 0B C3 5B 09 3A 13 10 B7 C0 3C 4B80	0DB0	CD 1F 0A 11 16 10 1A FE 3B 01 20 11 CA C6 0D AF 53FE
09A0	32 13 10 21 00 11 EB 2A 0A 10 CD 18 0A 22 14 10 DDEB	0DC0	32 11 10 CD EB 0D EB CD 1F 0A CD 6A 0E 3A 11 10 8E99
09B0	C9 CD 8E 0D 21 03 10 35 CA 4B 0B 3A 12 10 3D C2 5412	0DD0	B7 C8 CD E1 0D 01 20 03 CD 1F 0A CD EB 0D C3 CD E2A9
09C0	F4 09 2A 00 10 06 06 7E B7 CA F4 09 4F CD 5E 0E BEC7	0DE0	0D 0E 0A CD 5E 0E 0E 0D C3 5E 0E 3A 09 10 FE 0C FC05
09D0	05 23 C2 C7 09 0E 3D CD 5E 0E 0E 20 CD 5E 0E 23 A9C8	0DF0	C8 FE 0D C8 2A 07 10 FE 11 CA 4B 0E F5 D5 EB 2A CAED
09E0	7E CD 50 0E 2B 7E CD 50 0E 23 23 01 20 04 CD 1F B9D4	0E00	14 10 19 CD 56 0E EB D1 F1 FE 10 CA 32 0E 06 04 3F3D
09F0	0A C3 C5 09 21 D0 0F CD 6A 0E 3A 02 10 CD 50 0E 4E57	0E10	3A 05 10 95 CA 2A 0E 7E 23 CD 50 0E CD 5E 0E 05 EFF0
0A00	CD E1 0D 2A 05 10 2B EB 2A 14 10 19 0E 2F CD 56 85D7	0E20	C2 10 0E 3A 05 10 95 22 07 10 32 11 10 7B 07 80 D14F
0A10	0E EB CD 56 0E C3 00 08 7D 93 6F 7C 9A 67 C9 04 C0BE	0E30	47 C9 0E 28 CD 5E 0E 0E 20 CD 5E 0E 2A 0A 10 CD 2EF7
0A20	05 C8 CD 5E 0E C3 20 0A 47 3A 0C 10 B0 2A 05 10 737F	0E40	56 0E 0E 29 CD 5E 0E 01 20 04 C9 06 0C C3 56 0E F0FB
0A30	77 23 22 05 10 C9 2A 0A 10 EB 2A 05 10 3A 0C 10 515E	0E50	C5 CD 67 0E C1 C9 7C CD 50 0E 7D CD 50 0E C3 09 AAC
0A40	77 23 73 23 0D CA 32 0A 7A C3 30 0A FE 40 C2 59 BF13	0E60	F8 C3 03 F8 C3 12 F8 C3 15 F8 C3 18 F8 C3 1F 00 1108
0A50	0A 3E 30 C9 FE 48 C3 4E 0A FE 20 C8 FE 10 C8 B7 6515	0E70	0B 00 08 01 2E 01 00 01 16 02 0E 01 26 02 2B 01 BEBF
0A60	C2 83 0A C9 06 01 C3 6E 0A 06 02 11 FE FF E5 21 5B76	0E80	31 01 37 01 1B 01 3D 02 C1 02 D8 00 82 02 82 02 6968
0A70	04 10 7E B0 77 21 02 10 7E 3C 27 77 E1 C9 06 04 F8F8	0E90	4D 02 59 02 01 41 07 01 42 00 01 43 01 01 44 02 C1C2
0A80	C3 8A 0A 06 08 C3 8A 0A 06 10 CD 6E 0A C3 BE 08 9DA0	0EA0	01 45 03 01 48 04 01 4C 05 01 4D 06 02 53 50 08 E2E9
0A90	11 16 10 0E 40 2A 0F 10 7E 23 FE FF CA B1 09 FE F4EE	0EB0	03 50 53 57 09 00 00 06 06 13 1B 1E 1E 1E 1F 22 BADB
0AA0	0D CA B9 0A FE 09 C2 AB 0A 3E 20 FE 0A CA 98 0A E6EA	0EC0	2C 2C 30 32 33 37 3A 3A 48 51 51 51 51 51 55 55 CD1F
0AB0	12 0D FA 98 0A 13 C3 98 0A AF 12 79 FE 40 CA 98 7B0D	0ED0	55 1A 44 CE 20 C1 88 21 01 80 22 44 C6 70 41 A0 6E09
0AC0	0A 22 0F 10 C9 0E 06 11 56 10 D5 3E 20 12 13 0D F904	0EE0	72 44 E6 0B 06 CD 18 06 DC 68 06 FC 68 40 2F 68 BA1D
0AD0	C2 CD 0A D1 CD 02 0B FE 3F F8 FE 80 F0 47 79 FE AFA5	0EF0	CD 3F 6C 01 B8 70 C6 D4 76 86 C4 80 06 F4 81 46 F02F
0AE0	06 CA E8 0A 78 12 13 0C 23 7E FE 3D FA 02 0B FE 463F	0F00	EC 82 44 FE 83 C6 E4 D0 06 CC 08 40 27 09 07 09 0407
0AF0	3A CA 00 0B FA DD 0A FE 3F F8 FE 80 FA DD 0A C9 8C4D	0F10	1C 82 05 1E 07 0B 48 00 F3 10 0E 00 B8 0F 00 98 F58B
0B00	23 C9 7E FE 20 C0 23 C3 02 0B CD 86 0B 3A 03 10 DBE6	0F20	10 00 48 00 FB 71 0D 00 8D 51 00 65 00 76 70 04 FDFE
0B10	3D C2 6D 0B B9 CA 68 0B E5 E5 01 0B 00 7E 09 E3 CCAA	0F30	0B 74 82 04 76 07 03 18 06 0A 68 06 FA 6C 06 C3 2CEA
0B20	B7 C2 1D 0B C1 D1 7E 02 CD 62 0B 28 0B C2 26 0B 1116	0F40	00 06 C3 70 C6 D2 76 86 C2 80 06 F2 81 46 EA 83 BF3B
0B30	23 11 56 10 0E 06 1A 77 13 23 0D C2 36 0B 22 0D A9B4	0F50	C6 E2 D0 06 CA 20 46 3A 26 09 0A 43 06 2A C2 4A 5BA0
0B40	10 E5 2A 05 10 EB 2A 14 10 19 EB E1 73 23 72 EB 5F45	0F60	01 B2 45 06 7D 83 40 7C 00 00 90 41 B0 92 44 F6 1607
0B50	21 F8 FF 39 EB CD 62 0B D8 21 F7 0F CD 6A 0E C3 C17D	0F70	AD 04 D3 91 CC 00 1A 00 E9 7C 08 C1 AC C8 C5 0B 696D
0B60	00 08 7C BA C0 7D B8 C9 3D 77 23 77 C9 4E 23 46 8DCD	0F80	00 17 0C 80 1F 60 C0 07 90 C0 0F 2D 00 C9 18 00 5A56
0B70	BB C0 B9 CA 64 0A 3D B9 CA 69 0A C9 CD 86 0B FA CABD	0F90	D8 70 C0 D0 D0 00 C8 76 80 C0 80 00 F0 68 00 F8 05F6
0B80	69 0A 5E 23 56 C9 2A 00 10 0E 06 7E 3D F8 E5 11 FDOA	0FA0	81 40 E8 83 C0 E0 9D 0B C7 10 81 98 12 44 DE 43 9FDB
0B90	56 10 1A BE CA A0 0B E1 F8 01 0B 00 09 C3 89 0B EFF5	0FB0	06 22 82 00 F9 A0 46 32 A6 09 02 A0 C0 37 AB 81 802C
0BA0	13 23 0D C2 92 0B D1 C9 7E FE 2C C2 83 0A 23 CD 5C23	0FC0	90 AA 44 D6 1A 00 EB 90 41 A8 92 44 EE A2 00 E3 3F1B
0BB0	C0 0B 3A 09 10 FE 03 CA BB 0B 0D 0D C2 83 0A C9 1DE1	0FD0	0D 0A 6B 6F 6E 65 63 2E 6F 7B 69 62 6F 6B 3A 00 231E
0BC0	C0 C5 0A AF 32 11 10 32 0A 10 32 0B 10 B9 CA E8 BEA2	0FE0	0D 0A 41 53 53 4D 2E 2A 6D 69 6B 72 6F 6E 2A 0D 616A
0BD0	0B CD 30 0C FE 01 C2 E1 0B 4F CD 25 0C C8 DA 83 B633	0FF0	0A 2A 00 3F 3F 3F 00 6D 61 6C 6F 20 6F 7A 75 00 1C18
0BE0	0A E5 CD 7C 0B C3 11 0C CD 25 0C C8 FE 2B CA F6 E2D2		
0BF0	0B FE 2D C2 FA 0B 32 11 10 23 CD 66 0C 0C CA 83 8D0B		
0C00	0A 3A 11 10 FE 2D C2 10 0C AF 93 5F 3E 00 9A 57 EB3E		
0C10	E5 2A 0A 10 19 22 0A 10 E1 CD 66 0C 0C C2 83 0A F3F9		
0C20	0E 02 C3 E8 0B 7E B7 C8 FE 2C C8 FE 3B C8 37 C9 F4B6		
0C30	E5 21 94 0E 41 11 56 10 48 7E 23 B7 CA 64 0C B9 3FF3		
0C40	CA 4D 0C 4F 23 0D C2 44 0C 23 C3 35 0C 1A 13 BE 0CC6		
0C50	C2 44 0C 23 0D C2 4D 0C 7E 32 0A 10 07 07 07 32 3F6E		
0C60	0B 10 3E 01 E1 C9 CD C5 0A 0D F2 FC 0C 7E FE 27 2A4A		
0C70	CA E0 0C FE 24 CA 0C 0D FE 30 F8 FE 3A F0 11 56 2270		
0C80	10 0E 00 D6 30 12 13 23 7E FE 30 FA A8 0C FE 3A C9FE		
0C90	FA 83 0C FE 41 FA A8 0C 0C FE 48 CA B2 0C FE 4A 5698		
0CA0	F2 83 0A D6 07 C3 83 0C AF B9 C2 83 0A 3E 19 C3 C27F		
0CB0	B5 0C 23 3E 29 12 E5 21 56 10 11 00 00 DE 19 47 D418		
0CC0	7E 23 FE 10 F2 17 0D 4F 78 B7 06 00 E5 62 6B 29 0024		
0CD0	29 C2 D8 0C 19 C3 D9 0C 29 29 09 EB E1 C3 BF 0C 4045		
0CE0	0E 02 3A 09 10 FE 0E C2 EC 0C F1 C9 23 5E 23 56 8CDD		
0CF0	7E 23 B7 CA 83 0A FE 27 C2 F0 0C C9 0C CD 30 0C 6B7D		
0D00	FE 01 CA 83 0A E5 CD 7C 0B C3 17 0D 23 E5 2A 07 AEA7		
0D10	10 EB 2A 14 10 19 EB E1 0E 02 C9 3A 59 10 FE 58 AD00		
0D20	C2 26 0D 32 58 10 3A 56 10 D6 41 FA 7E 0A 5F 16 2C3D		
0D30	00 21 B6 0E 19 5E 23 7E 93 CA 7E 0A 4F C5 21 D1 1CE8		
0D40	0E 19 19 19 0E 20 3A 57 10 91 CA 51 0D 91 FA 7E 70EA		
0D50	0A 07 07 07 47 3A 58 10 91 CA 60 0D 91 FA 7E 0A DDE3		
0D60	0F 0F 4F E6 07 B0 57 79 E6 C0 5F C1 7E 23 BA C2 01BD		
0D70	79 0D 7E E6 C0 BB CA 82 0D 23 23 0D C2 6C 0D C3 520F		

Таблица 25

0000	- 00FF	4E98
0100	- 01FF	0AE7
0200	- 02FF	CB6A
0300	- 03FF	3296
0400	- 04FF	F3D5
0500	- 05FF	B767
0600	- 06FF	41AA
0700	- 07FF	18CE
0800	- 08FF	26D9
0900	- 09FF	7F3B
0A00	- 0AFF	5AC2
0B00	- 0BFF	3D5B
0C00	- 0CFF	0AB1
0D00	- 0DFF	AD79
0E00	- 0EFF	4643
0F00	- 0FFF	37D7

0000	- 0FFF	9DA8
=====		

Ра более удобен для пользователя. При его работе на экран выводится целый ряд сообщений, позволяющих контролировать ход ассемблирования:

- информация о номере прохода (PASS1 или PASS2);
- информация об имени обрабаты-

ваемого в текущий момент текстового файла;

- информация о номере обрабатываемой строки текстового файла.

Последнее сообщение, например, позволит пользователю судить о том, что программа не "зависла".

Шестнадцатичные коды программы AS64.COM с построчными контрольными суммами приведены в табл. 24, поблочные контрольные суммы — в табл. 25.

(Продолжение следует)

ПРИСТАВКА К ВОЛЬТМЕТРУ ДЛЯ ИЗМЕРЕНИЯ ЕМКОСТИ КОНДЕНСАТОРОВ

И. НЕЧАЕВ, г. Курск

Вольтметр постоянного тока является одним из основных измерительных приборов радиолюбителя, поэтому часть других приборов удобно выполнять в виде приставок к вольтметру; они более дешевы и просты в изготовлении. Именно так сделана приставка для измерения емкости конденсаторов, предлагаемая вниманию читателей.

Приставка позволяет измерять емкость конденсаторов от нескольких пикофард до 10000 микрофард, т. е. практически весь интервал значений емкостей конденсаторов, используемых на практике. Для получения такого большого диапазона измерений емкости был применен метод, используемый в мостовых цепях с импульсным питанием [1]. В большинстве описанных ранее измерителей емкости [2 — 5] при измерении конденсаторов с емкостями более нескольких десятков мкФ приходилось использовать измерительные сигналы инфранизкой частоты (единицы и доли Гц), что приводило к дрожанию стрелки или скачкам цифр и делало такие измерения невозможными. В данной приставке также используются низкочастотные сигналы, однако показания стабильны.

Сначала ознакомимся с методом измерения, структурная схема такого измерителя приведена на рис. 1. Генератор А1 вырабатывает импульсы пилообразного напряжения с фиксированной скоростью нарастания напряжения (рис. 2,а), которое подается на исследуемый конденсатор C_x . Скорость нарастания должна быть выбрана такой, чтобы ток через этот конденсатор определялся его емкостным сопротивлением X_c , при этом на эталонном сопротивлении R будут формироваться импульсы с плоской вершиной, амплитуда которых зависит от емкости конденсатора (рис. 2,б). Эти импульсы дополнительно усиливаются операционным усилителем (ОУ) А2, и далее импульсы поступают на устройство выборки-хранения (УВХ), состоящее из электронного ключа А3, "запоминающего" конденсатора C_n , ОУ с большим входным сопротивлением А4 и устройства управления А5, формирующего короткий импульс выборки в середине пилообразного импульса (рис. 2,в). Во время выборки конденсатор C_n заряжается через открытый ключ, запоминая значение напряжения после размыкания ключа

до следующей выборки. При этом на выходе ОУ А4 будет постоянное напряжение, пропорциональное емкости измеряемого конденсатора, которое и измеряется вольтметром. Показания вольтметра, в зависимости от предела измерения емкости, выбранного переключателем приставки, соответствуют величине емкости измеряемого конденсатора.

Принципиальная схема приставки приведена на рис. 3. На логических элементах DD1.1 — DD1.3 выполнен генератор прямоугольных импульсов, а транзистор VT1 (как стабилизатор тока) и конденсатор С1 формируют пилообразное напряжение, скорость нарастания которого можно плавно регулировать резистором

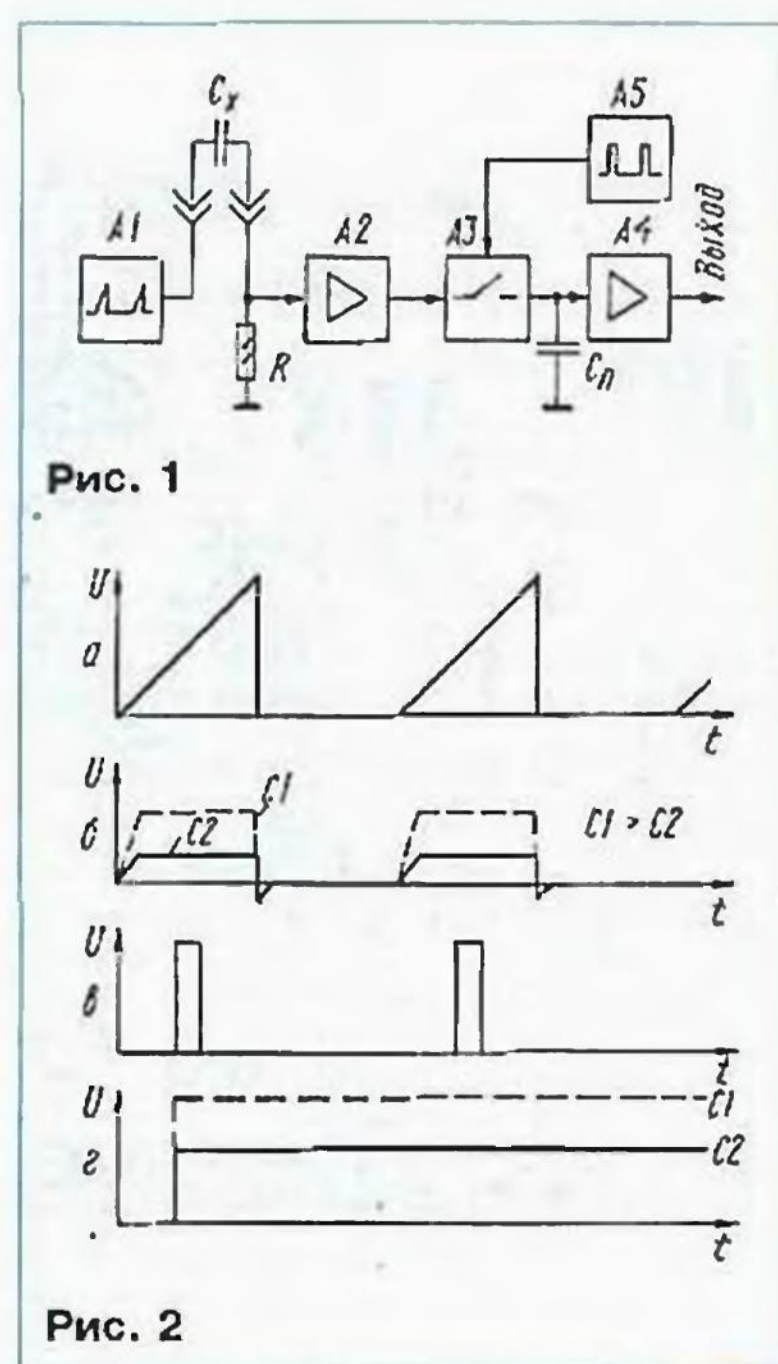


Рис. 1

Рис. 2

R3 и ступенчато — подключением дополнительных конденсаторов C2, C3 переключателем SA1.2. На ОУ DA1 и транзисторах VT3, VT2 выполнен мощный повторитель напряжения, который обеспечивает зарядку и разрядку измеряемого конденсатора. Резисторы R10 — R13 — образцовые, а напряжение, которое формируется на них, ОУ DA2 усиливает в 4 раза. Конденсаторы C10 — C12 — запоминающие, а ОУ DA3 включен, как и DA1, буферным повторителем напряжения с высоким входным сопротивлением. На элементах DD1.4 — DD1.6 и транзисторах VT4, VT5 собрано устройство управления.

Генератор вырабатывает импульсы с частотой 15 кГц, 1,5 Гц или 0,015 Гц, выбираемой переключателем SA1.1. Когда на выходе элемента DD1.3 будет высокий логический уровень, через транзистор VT1, выполняющий функцию стабилизатора тока, происходит зарядка конденсатора C1 (C2, C3) с формированием на нем пилообразного напряжения амплитудой около 10 В. После перехода выхода элемента DD1.3 к низкому уровню конденсатор разряжается через переход транзистора VT1. Ток, протекающий через измеряемый конденсатор, создает напряжение на образцовых резисторах, которые выбирают переключателем SA1.3 в зависимости от предела измерения.

Узел управления УВХ выполнен на элементах DD1.4 — DD1.5, образующих компаратор с положительной обратной связью через резистор R7, и DD1.6 (инвертор); каскад с транзисторами VT4, VT5 обеспечивает полный размах напряжения на затворе транзистора VT6.

В начале цикла измерения на выходе элемента DD1.5 будет низкий логический уровень, когда транзисторы VT4, VT5 закрыты и на затвор транзистора VT6 поступает напряжение -15 В (ключ закрыт). Когда напряжение на измеряемом конденсаторе достигнет величины 4...5 В, компаратор переключится и на затвор VT6 поступит напряжение +14 В (ключ открыт). В это время будет сформирована плоская вершина импульса на образцовом резисторе, и это напряжение, усиленное микросхемой DA2, поступит на конденсатор C10.

При достижении на измеряемом конденсаторе напряжения 7...8 В на выходе инвертора DD1.6 появится низкий логический уровень, который через диод VD2 поступит на вход компаратора и переключит его обратно. Транзисторы VT4 — VT6 закроются, а конденсатор C10 (C11, C12) зафиксирует величину напряжения. Диод VD1 препятствует срабатыванию устройства управления во время разряда измеряемого конденсатора.

Светодиод HL1 служит для индикации работы приставки. На первых четырех пределах измерения он вспыхивает с частотой 15 кГц, поэтому создается впечатление, что он светится постоянно. На следующих четырех пределах его вспышки уже заметны, а на последних двух пре-

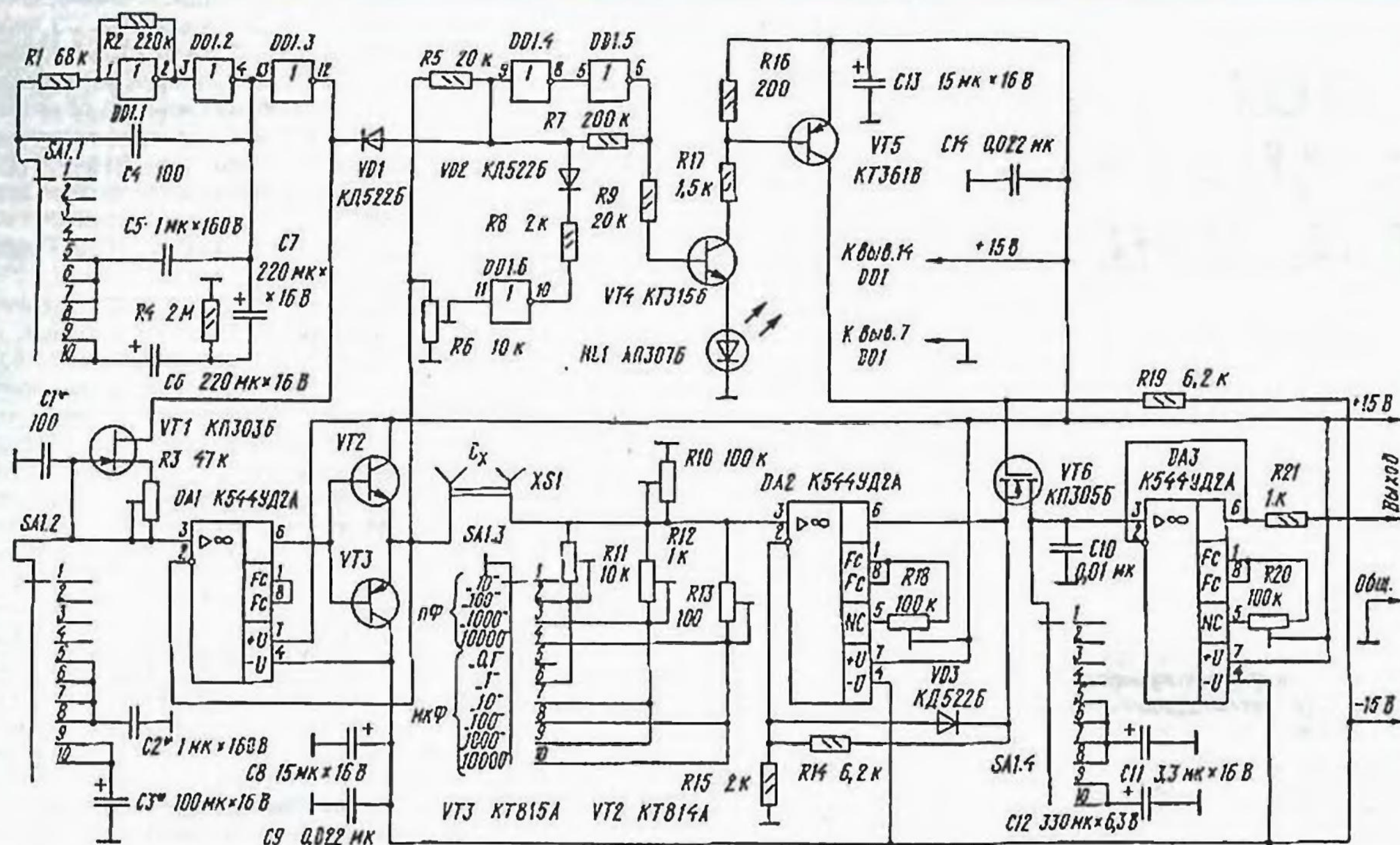


Рис. 3

делах он вспыхивает уже редко и его сигналы уже носят вспомогательный характер — считывание показаний вольтметра следует производить после его погасания.

Детали приставки (кроме гнезд ХS1) размещаются на одной стороне двусторонней печатной платы из фольгированного текстолита, эскиз которой приведен на рис. 4. Вторая сторона используется в качестве передней панели. По контуру платы припаяны отрезки фольгированного текстолита, и таким образом образуется корпус приставки.

В устройстве можно применить детали: транзистор VT1 — КП303А, Б, VT2 — КТ814, КТ816, VT3 — КТ815, КТ817, VT4 — КТ315, КТ312, КТ3102 с любыми буквенными индексами; VT5 — КТ361В, КТ361Д, КТ208, КТ209 с индексами Ж — М, КТ3107А; VT6 — КП305А, Б, КП313А. Диоды VD1 — VD3 — КД510А, КД521А, КД522Б. Подстроечные резисторы — СПЗ-19, СПЗ-3, постоянные — МЛТ-0,125. Конденсаторы С6 — С8, С11 — С13 следует использовать с малыми токами утечки (К52, К53), С2, С5 — К73-16, остальные — КМ, КЛС, К10-17. Переключатель SA1 — ПГ2, в качестве гнезда XS1 использована часть разъема РЛМИ.

Для повышения стабильности измерений точку соединения стока VT6, конденсатора С10 и вывода 3 DA3 следует сделать без использования фольги печатной платы, это позволит исключить влияние паразитных токов. Питаться устройство надо от стабилизированного блока пита-

ния с максимальным выходным током до 100 мА, хотя средний потребляемый ток в несколько раз меньше.

Регулировка приставки состоит в следующем. Осциллографом контролируют напряжение на эмиттерах транзисторов VT2, VT3, резистором R3 устанавливают амплитуду пилообразных импульсов $11 \pm 0,5$ В — она должна сохраняться на

всех пределах измерения. Затем настраивают устройство управления, для этого на самом большом пределе измерения вольтметром или осциллографом контролируют напряжение на эмиттерах VT2, VT3. Когда оно достигнет величины 5...6 В, светодиод начнет светиться. Резистором R6 добиваются, чтобы он погасал при напряжении примерно 8 В. Затем кон-

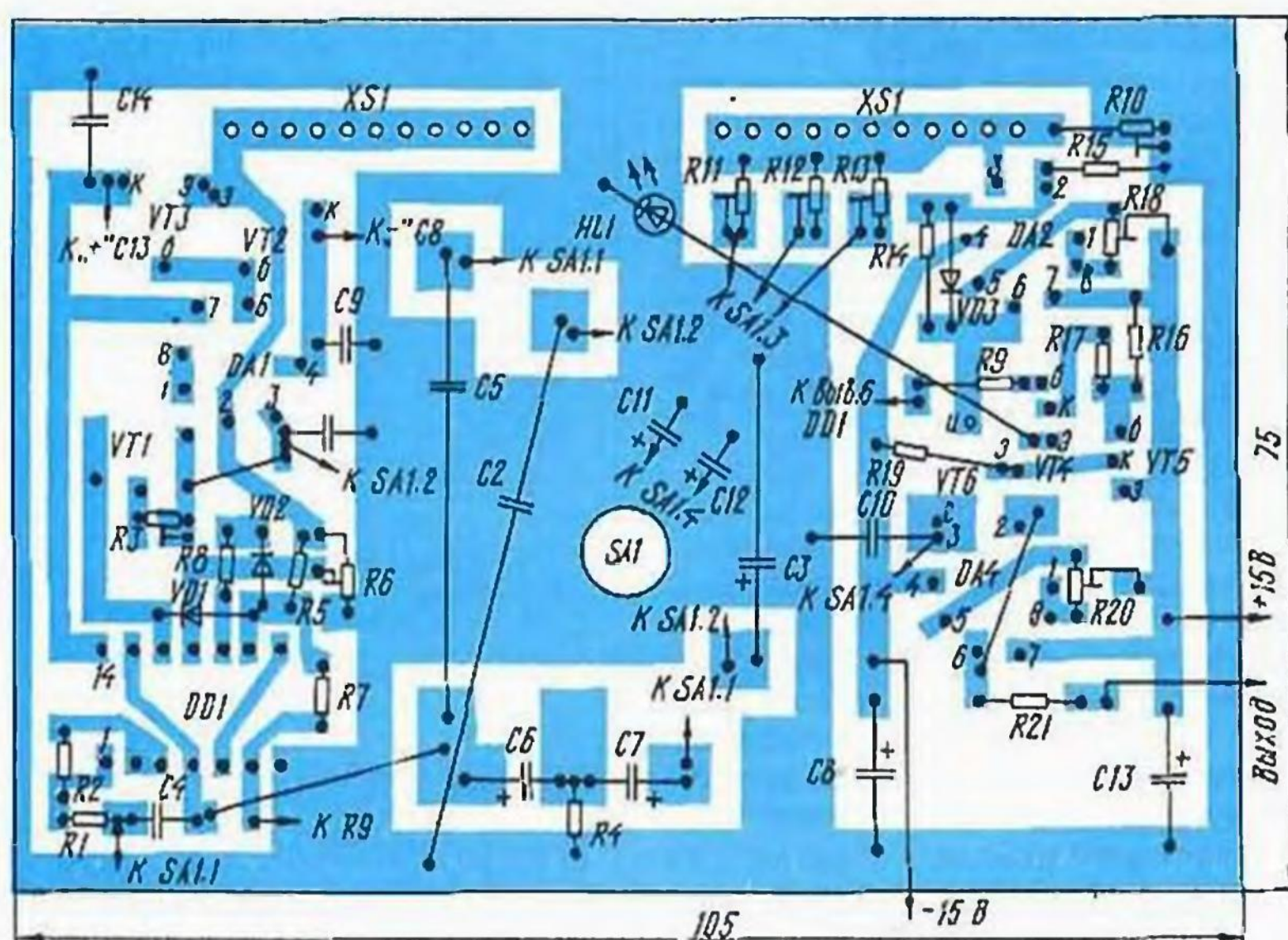


Рис. 4

тролируют напряжение на коллекторе транзистора VT5, оно должно быть -15 В, когда светодиод не светится, и +14 В при свечении. Поскольку на последнем пределе измерений напряжение на эмиттерах транзисторов VT2, VT3 изменяется сравнительно медленно, то эта регулировка может занять 10...20 минут. Ее можно ускорить в несколько раз, если в наличии имеется двухлучевой или двухканальный осциллограф. В этом случае регулировку надо проводить на самом малом пределе измерения.

В заключение проводят калибровку с применением эталонных конденсаторов, емкость которых определена точно 1...2%. При этом они должны иметь малый ТКЕ, чтобы при изменении температуры не увеличилась погрешность калибровки; на каждом пределе измерения необходим свой конденсатор с емкостью, составляющей 80...100% от предела.

Калибровку начинают с балансировки ОУ DA2 и DA3. Сначала на пределе 1000 пФ резистором R18 устанавливают нулевое напряжение на выходе DA2. Резистором R20 устанавливают нулевое напряжение на выходе приставки.

Затем к выходу приставки подключают вольтметр, и на пределе 0,1 мкФ, подключив эталонный конденсатор, резистором R10 устанавливают на вольтметре показания, соответствующие емкости эталонного конденсатора. При этом надо учитывать, что предельному значению емкости на этом пределе, как и на других, соответствует значение 1 В. Аналогично на пределах 1, 10 и 100 мкФ проводят калибровку резисторами R11, R12 и R13.

Потом проводят калибровку на пределе 1000 пФ подбором емкости конденсатора C1, в этом случае его емкость можно уменьшить на 10...15% и включить параллельно ему подстроечный конденсатор с максимальной емкостью 20...30 пФ. Если при подборе конденсатора C1 амплитуда пилообразных импульсов станет менее 10 В, то надо увеличить емкость конденсатора C4. В заключение проводят калибровку на пределах 1000 и 10 000 мкФ подбором емкости конденсаторов C6, C7.

Несколько усложнив схему, можно упростить настройку, для этого взамен четырех резисторов R10 — R13 надо для каждого предела измерения установить свой подстроечный резистор (всего десять) и подключать их секцией переключателя SA1.3. В этом случае калибровку проводят с помощью этих резисторов.

Макет приставки имеет следующие параметры. Погрешность измерения на пределе 10 пФ — 5...10%, на пределах от 100 пФ до 100 мкФ — 2...5%. Реально удастся измерять емкости конденсаторов не менее 1 пФ. На пределе 10 пФ из-за наличия паразитных емкостей и наводок при отсутствии измеряемого конденсатора показания вольтметра могут составлять 0,3...0,5 пФ, поэтому эти значения следует вычитать из полученных показаний.

На пределах 1000 и 10000 мкФ погрешность может возрасти из-за нестабильности конденсаторов большой емкости (C3, C6, C7). Однако большой точности измерений на этих пределах и не требуется. Кроме того, на погрешность будет оказывать влияние и погрешность самого вольтметра: если калибровать приставку с одним вольтметром, а затем использовать ее с другим, то общая погрешность возрастет.

При измерении полярных конденсаторов следует учитывать, что некоторые из них, неиспользованные в течение 2...3 лет, требуют формовки, т. е. некоторое время они должны находиться под постоянным напряжением для формирования оксидного слоя. В противном случае измеренная емкость может оказаться в несколько раз больше реальной.

Измерять конденсаторы неизвестной емкости следует с большего предела. Кроме того, перед измерением желательно проверить его на наличие короткого замыкания.

На основе этой приставки легко сделать автономный измеритель емкости, снабдив его стабилизированным блоком питания. В нем следует установить измерительную головку (микроамперметр) с током полного отклонения 100 мкА, подключив ее к выходу приставки через подстроечный резистор.

В заключение немного о перспективах метода измерения параметров пассивных RLC-цепей, основанного на применении импульсов различной формы [1], который и был использован в этой конструкции. Так, при применении импульсов прямоугольной формы можно измерять активные сопротивления катушек индуктивности, сопротивления утечки конденсаторов и т. д. Используя импульсы пилообразной формы, можно измерять емкости конденсаторов, индуктивности катушек, а при последовательном использовании импульсов прямоугольной, пилообразной и квадратичной форм можно определять параметры цепи, состоящей из конденсатора, резистора и катушки индуктивности. Применяя импульсы более сложной формы, например кубической, можно измерять параметры более сложных цепей.

ЛИТЕРАТУРА

1. Передельский Г. И. Мостовые цепи с импульсным питанием. — М.: Энергоатомиздат, 1989.
2. Титов В. Измеритель емкости с прямым отсчетом. — Радио, 1974, № 5, с. 57.
3. Дорундяк Н. Измеритель LC. — Радио, 1983, № 11, с. 62.
4. Кучин С. Прибор для измерения емкости. — Радио, 1993, № 6, с. 21.
5. Лавриненко В. Измеритель RCL на микросхемах. — Радио, 1993, № 8, с. 20.

Примечание редакции. Для стабильного запуска генератора импульсов в диапазоне температур и напряжения питания рекомендуется правый вывод резистора обратной связи R2 подключить к выводу 12 DD1.

НА КНИЖНОЙ ПОЛКЕ



ТРИПОЛИТОВ С.В.,
ЕРМИЛОВ А.В.

**МИКРОСХЕМЫ, ДИОДЫ,
ТРАНЗИСТОРЫ.
СПРАВОЧНИК**

В справочнике в табличной форме обобщены и систематизированы характеристики и эксплуатационные параметры наиболее распространенных аналоговых и цифровых микросхем, транзисторов, диодов, широко применяемых в бытовой и промышленной радиоэлектронной аппаратуре. Приведены списки стечественных полупроводниковых элементов и их зарубежных аналогов с требуемыми параметрами, сведения об их габаритных размерах, типах корпусов, цоколевке, маркировке.

При создании радиоэлектронной аппаратуры материалы справочника помогут радиоинженерам квалифицированно рассмотреть совокупность комплектующих полупроводниковых приборов, их параметры и условия эксплуатации, сопоставить с требованиями, которые предъявляются к разрабатываемой аппаратуре, сделав оптимальный выбор.

Опубликованный в конце справочника указатель отечественных транзисторов и диодов, включенных в справочник, позволяет легко выбрать радиоэлементы с необходимыми характеристиками.

Справочник предназначен для специалистов, занимающихся разработкой, конструированием, обслуживанием и ремонтом радиоэлектронной аппаратуры. Он безусловно будет полезен и широкому кругу радиолюбителей.

Москва, издательство
"Машиностроение", 1994

ПРОСТЕЙШИЕ ИЗМЕРИТЕЛЬНЫЕ ПРИБОРЫ

Совсем не обязательно оснащать свою радиолaborаторию сложной и дорогостоящей измерительной техникой. На первых порах можно воспользоваться весьма простыми самоделками, о которых рассказывается в предлагаемой подборке.

ПРОБНИК

С помощью этого устройства удастся быстро проверить наличие постоянного или переменного напряжения от 5 до 300 В в цепях проверяемой конструкции или проводке осветительной сети. Причем в интервале от 5 до 60 В пробник позволяет приблизительно измерить напряжение по шкале имеющегося в нем переменного резистора. Кроме того, пробник поможет точно установить характер контролируемого напряжения — постоянное оно или переменное.

В пробнике (рис. 1) использован известный транзисторный аналог тринистора, в цепи которого стоят световой индикатор HL1 (светодиод) и переменный резистор R5. Щупами XP1 и XP2 касаются проверяемых цепей. Если контролируемое напряжение превышает 5 В, открывается аналог тринистора и загорается светодиод HL1. При контроле постоянного напряжения светодиод будет светиться только в случае касания щупом XP1 плюса, а XP2 — минуса напря-

жения. Если же напряжение переменное, светодиод будет вспыхивать лишь при наличии в проверяемой цепи переменного напряжения. Нижний предел измеряемого напряжения зависит от номинала резистора R6.

В пробнике можно использовать другие транзисторы указанной структуры (VT1 — германиевый) с возможно большим коэффициентом передачи тока. Диод VD1 — любой другой выпрямительный на напряжение не менее 300 В, светодиод — любой из указанной на схеме серии.

Большую часть деталей можно смонтировать на плате из изоляционного материала, которую затем укрепить внутри подходящего по габаритам футляра, например, показанного на рис. 2. В узкой части футляра устанавливают щуп XP1 (отрезок толстой медной проволоки), в широкой — переменный резистор, на боковой стенке крепят светодиод. К щупу XP2 из футляра выпускают многожильный монтажный провод в изоляции. После этого внутреннее пространство футляра заполняют эпоксидной смолой.

Естественно, перед окончательной компоновкой пробника, его следует проверить в действии и подобрать (если понадобится) помеченные на схеме "звездочкой" резисторы.

При отсутствии готового футляра его можно склеить из плотной чертежной бумаги, а после затвердевания смолы бумагу либо раскрасить, либо удалить. В любом варианте напротив ручки переменного резистора следует расположить шкалу, на которой при градуировке нанести соответствующие деления и надписи.

Как пользоваться пробником? Контролируя просто наличие напряжения, движок переменного резистора R6 нужно устанавливать примерно в среднее положение. При небольшом напряжении светодиод будет едва светиться, при большом — гореть ярко.

Чтобы измерить напряжение (в пределах 5...60 В), движок переменного резистора перемещают вправо по схеме до тех пор, пока светодиод не погаснет. Против указателя ручки (или точки на ней) на шкале "читают" измеряемое значение. Минимальному значению указанного диапазона будет соответствовать левое по схеме положение движка, максимальному — правое. Поэтому, установив при градуировке шкалы движок резистора в ле-

вое положение, подбирают резистор R5 такого сопротивления, чтобы при напряжении 5 В на щупах светодиод светился, но при небольшом перемещении движка вправо сразу же выключался. Яркость светодиода устанавливают подбором резистора R4. При напряжении же 60 В на щупах светодиод должен гаснуть при приближении движка резистора к крайнему правому по схеме положению. Надежность скачкообразного выключения светодиода устанавливают подбором резистора R1.

Работая с пробником, помните, что начинать проверку цепей следует всегда со среднего положения движка резистора или даже крайнего правого (предполагая, что в цепи высокое напряжение), поскольку при случайной установке движка в левое положение и касании щупами цепей с напряжением, скажем 200 В, светодиод может выйти из строя.

Ф. ТКАЧИВСКИЙ

г. Ивано-Франковск, Украина

ИСПЫТАТЕЛЬ ПОЛУПРОВОДНИКОВЫХ ПРИБОРОВ

Всего пять радиоэлементов понадобится для изготовления испытателя (рис. 3), который позволит проверять исправность

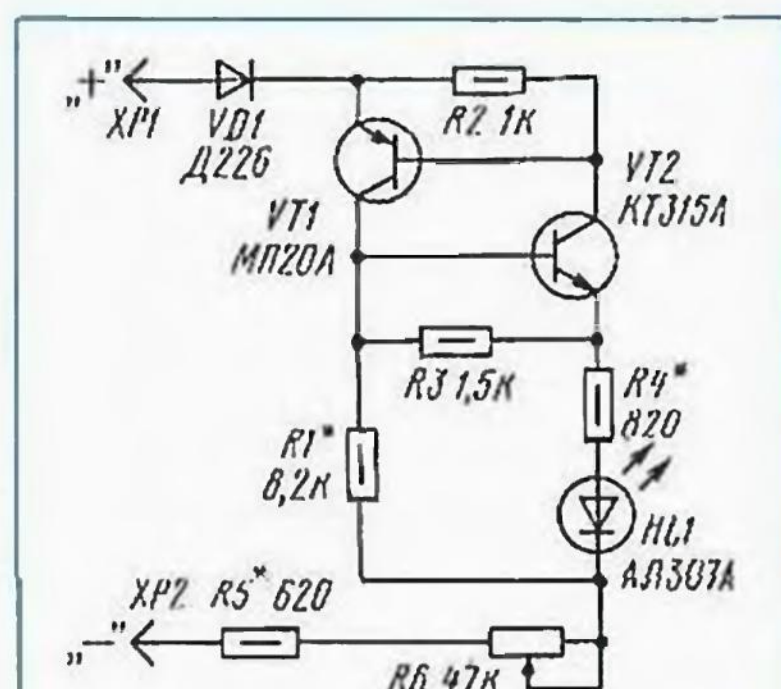


Рис. 1

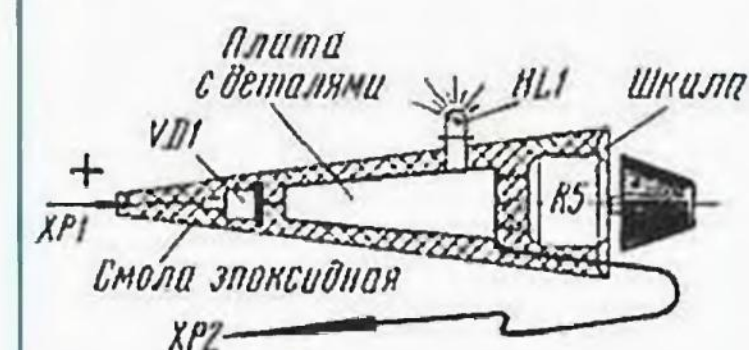


Рис. 2

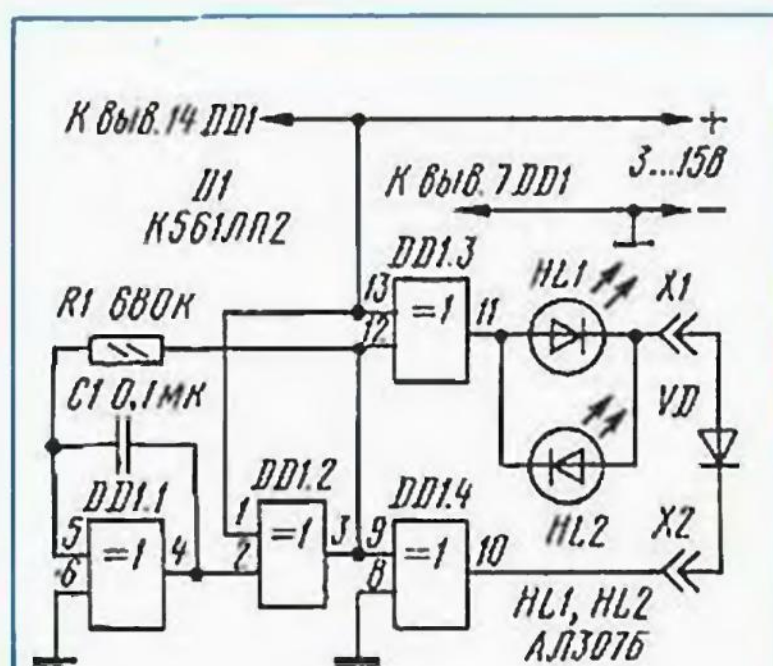


Рис. 3

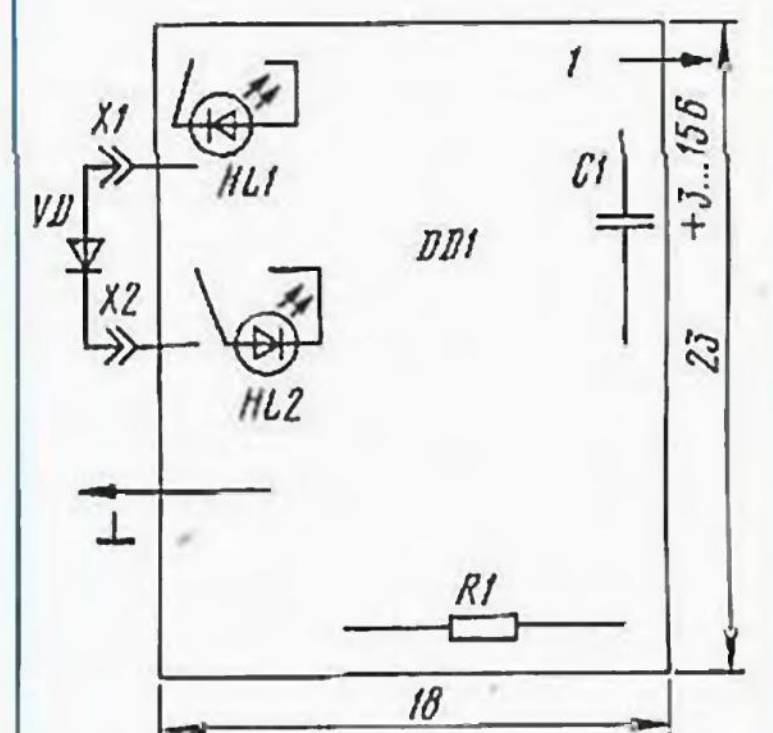


Рис. 4

диодов, стабилитронов, переходов транзисторов и автоматически определять полярность их подключения.

На микросхеме DD1 собран генератор прямоугольных импульсов частотой 10 Гц и скважностью (отношение периода к длительности) около 2. С выходов буферных элементов DD1.3, DD1.4, исключающих влияние нагрузки на генератор, противофазные напряжения подаются через светодиоды HL1 и HL2 на проверяемый полупроводниковый прибор. Выходные полевые транзисторы буферных элементов ограничивают ток в нагрузку до нескольких миллиампер, что защищает испытываемый переход прибора от пробоя.

При исправном, например, диоде мигает светодиод, который включен в том же направлении, что и диод, индицируя тем самым полярность подключения диода VD к гнездам X1 и X2 испытателя. При пробитом диоде (сопротивление утечки менее нескольких килоом) мигают оба светодиода.

Питать испытатель можно от любого источника постоянного напряжения 3...15 В, рассчитанного на ток нагрузки не менее 10 мА. Ток потребления испытателя на холостом ходу весьма мал — около 150 мкА при работе от батареи «Корунд» (9 В) и примерно 30 мкА при питании напряжением 5 В. Если к гнездам испытателя подключен исправный диод, этот ток возрастает примерно до 7 и 3 мА соответственно.

Выбирая источник питания для испытателя, помните, что более высокое напряжение (10...15 В) приводит к пропорциональному росту обратного напряжения на проверяемом полупроводниковом приборе и тока через него, что небезопасно для некоторых типов приборов.

Детали испытателя монтируют на плате из одностороннего фольгированного материала. Один из вариантов платы показан на рис. 4.

А. КАРАБУТОВ

г. Зеленоград

КВАРЦЕВЫЙ КАЛИБРАТОР

Как известно, такой прибор выдает целый спектр фиксированных и весьма стабильных частот, что позволяет с его помощью проверять самые разнообразные радиоприемные устройства. В отличие от других подобных конструкций (например, описанной в статье С. Бирюкова «Кварцевый калибратор» в «Радио», 1994, N 2, с. 20, 21), предлагаемый мною калибратор (рис. 5) более прост, не содержит точных деталей и питается от одной батареи напряжением 4,5 В. Испытания калибратора показали, что он работоспособен с кварцами частотой до 10 МГц (кварц вставляют в гнезда X1 и X2) и при снижении питающего напряжения до 3 В.

На элементах DD1.1, DD1.2 выполнен задающий генератор, а на DD1.3 — согласующий (буферный) каскад. На дио-

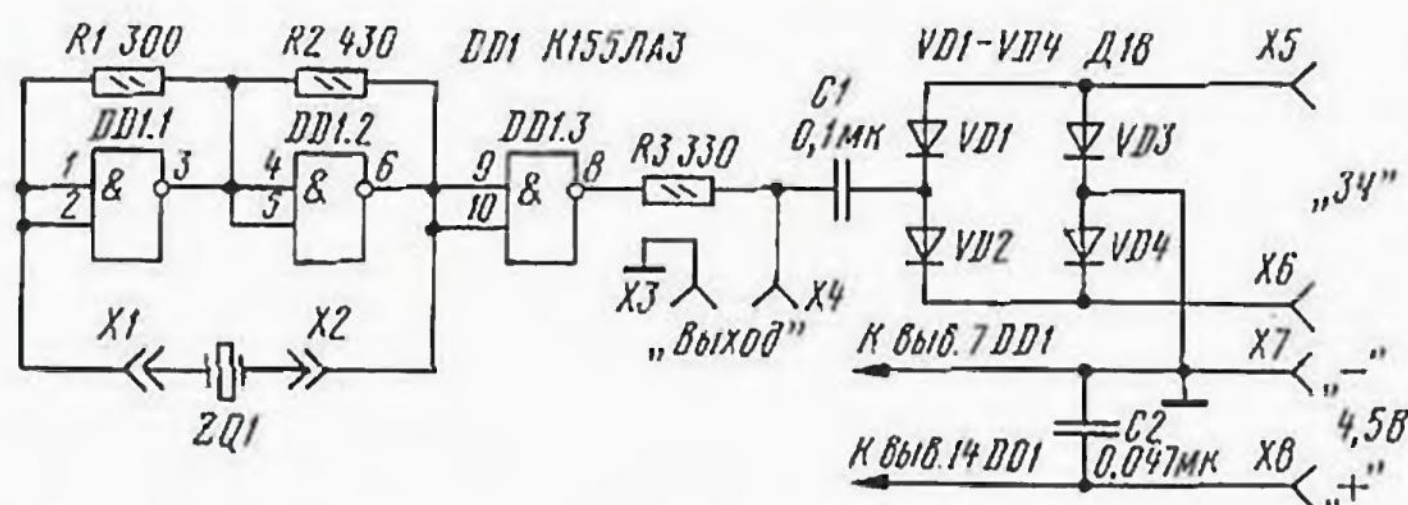


Рис. 5

дах VD1—VD4 собран модулятор. Выходной сигнал калибратора снимают с гнезд X3 и X4, а модулирующее напряжение (если оно нужно) подают с генератора ЗЧ на гнезда X5, X6. Амплитуда модулирующего напряжения может быть от 0,5 до 1 В. Частоту модуляции по желанию можно менять. Хорошо прослушивается на радиоприемник модуляция частотой 500, 1000, 2000, 3000 Гц.

Вместо микросхемы серии K155 можно использовать аналогичную из серий K130, K131, K133. Диоды могут быть другие кремниевые. Абсолютно точно подбирать резисторы R1, R2 не следует (номиналы устанавливаемых резисторов могут отличаться от указанных на схеме на 20...30%), поскольку частота калибратора определяется кварцевым резонатором. Конденсатор C1 допустимо устано-

вить емкостью от 0,01 до 0,1 мкФ.

Работоспособность собранного калибратора нетрудно проверить с помощью радиовещательного приемника. Для этого достаточно разместить калибратор поблизости от приемника и соединить с гнездом X4 отрезок провода метровой длины — он будет выполнять роль антенны, а на гнезда X5, X6 подать модулирующее напряжение, например, частотой 1000 Гц. Медленно вращая ручку настройки радиоприемника, можно «поймать» какую-нибудь гармонику кварцевого калибратора, о чем будет свидетельствовать звук соответствующей тональности в громкоговорителе приемника.

Н. ЗАЙЦЕВ

с. Зилаир,
Башкортостан

ЧИТАТЕЛИ ПРЕДЛАГАЮТ

ЗВУК СТАНОВИТСЯ ГРОМЧЕ

Зарубежные телефонные аппараты (ТА) и трубки-телефоны (ТТ) порою оказываются не только не адаптированы к отечественным АТС, но и обладают недостаточным усилением по цепи микрофона.

Мне пришлось дорабатывать немало таких ТА и ТТ и в большинстве случаев для увеличения сигнала в микрофонной цепи оказывалось достаточным введение простейшего усилительного каскада (см. схему). Указанное включение

уже есть транзисторный каскад на полевом транзисторе. В итоге вместе с транзистором VT1 получается составной транзистор, обеспечивающий высокое усиление.

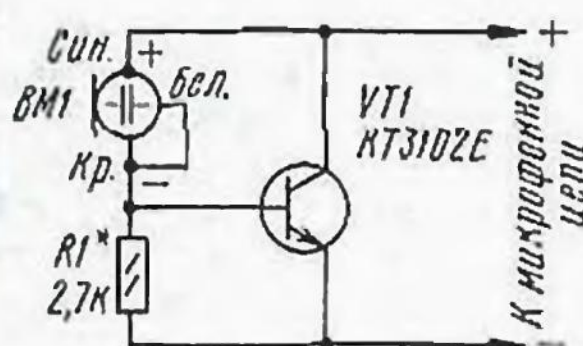
На месте VT1 должен быть малошумящий транзистор с большим коэффициентом передачи.

При монтаже дополнительного каскада особое внимание необходимо обратить на полярность выводов микрофона — на вывод, соединенный с его металлической частью, должен подаваться минус питания.

Если в результате повышения чувствительности микрофонной цепи будет возникать самовозбуждение из-за акустической обратной связи, следует заполнить полость телефонной трубки звукопоглощающим материалом.

В. ДЬЯЧЕНКО

г. Москва



приведено для электретного микрофона (например МКЭ-3), внутри которого

РАДИОПРИЕМНИК ДЛЯ ДАЧИ

И. НЕЧАЕВ, г. Курск

Особенность предлагаемого приемника — низкое напряжение питания, что позволяет его, в частности, питать даже от самодельного источника. О том, как изготовить такой источник из подручных материалов, рассказывается во второй половине этой статьи.

Беда многих современных дачных участков — отсутствие электричества. Поэтому радиоаппаратуру, в частности приемник, приходится питать от источника из дорогостоящих гальванических элементов. Вот почему автором был разработан радиоприемник, обеспечивающий приемлемую громкость звучания при питании его постоянным напряжением 0,8...1,5 В. Источник с таким напряжением может быть изготовлен сравнительно быстро своими силами, если, конечно, заранее запастись солью и медным купоросом. Но об этом позже.

А пока разберем работу приемника по его принципиальной схеме, приведенной на рис. 1. Он рассчитан на работу в диапазонах ДВ и СВ. Сигнал радиостанций принимается магнитной антенной WA1, колебательный контур которой образован катушкой L2 и конденсатором переменной емкости C1. Тот или иной рабочий диапазон устанавливают переключателем SA1. С катушки связи L2 выделенный колебательным контуром сигнал поступает на трехкаскадный усилитель РЧ, собранный на транзисторах VT1—VT3. Три каскада усиления обеспечили чувствительность, при которой удастся принимать и некоторые удаленные радиостанции. Поскольку питающее напряжение мало, в приемнике используются германиевые транзисторы.

Далее следует амплитудный детектор, собранный на диодах VD1 и VD2. Выходное напряжение детектора поступает че-

рез фильтр R9C7R8 на базу транзистора VT4. Это система АРУ, позволяющая расширить динамический диапазон усилителя РЧ. При увеличении сигнала на детекторе транзистор VT1 начинает закрываться и усиление первого каскада падает.

На транзисторе VT4 собран предварительный усилитель ЗЧ, с выхода которого сигнал поступает на регулятор громкости — переменный резистор R13, совмещенный с выключателем питания SA2. Оконечный усилитель ЗЧ собран на транзисторах VT5—VT8 по трансформаторной схеме, что обеспечивает достаточную громкость звука при низком питающем напряжении. Режимы транзисторов по постоянному току стабилизированы с помощью простейшего параметрического стабилизатора напряжения на резисторе R14 и диодах VD3, VD4. Для более точной установки режимов введены подстроечные резисторы R15, R17.

Конструкция приемника может быть произвольной, но наиболее подходящий вариант — использование абонентского громкоговорителя, его корпуса, динамической головки, трансформатора и даже переменного резистора. Большинство деталей размещают на двух печатных платах из двустороннего фольгированного материала: на одной (рис. 2) — усилителя РЧ и предварительного усилителя ЗЧ, на другой (рис. 3) — оконечного усилителя ЗЧ. Такая компоновка позволяет использовать для плат небольшие кусочки материала и облегчает размещение

плат внутри корпуса приемника. Платы можно проверять и налаживать по отдельности. Одна из сторон каждой платы используется в качестве общего провода, выводы деталей подводят к ней через отверстия в плате. Остальные выводы деталей подпаивают непосредственно к печатным проводникам платы.

В приемнике допустимо использовать следующие детали. Транзисторы VT1—VT3 — ГТ309А—ГТ309Е, ГТ310А—ГТ310Е, ГТ313А—ГТ313В, ГТ322А—ГТ322В; VT4—VT6 — МП42—МП42Б; VT7, VT8 — ГТ402А—ГТ402Г. Диоды — любые из серий Д9, Д10, Д18, Д20, Д310—Д312. Конденсатор переменной емкости C1 — КП180, КПТМ или аналогичный, оксидные конденсаторы — К50-6, К50-16, К53-1, остальные — КЛС, КМ, КД. Переменный резистор R13 — СПЗ-3в, СПЗ-4в, ТКВ, а если выключатель питания будет отдельный (скажем, П2К), подойдут резисторы СП, СПО, СП4-1. Подстроечные резисторы R15, R17 — СПЗ-19, СП5-16, СПО, постоянные резисторы — ВС, МЛТ. Переключатель SA1 — любой конструкции.

Катушки L1, L2 могут быть намотаны на каркасах магнитной антенны радиоприемника «Альпинист-417» или аналогичной. Катушка L1 содержит 240 витков (с отводом от 175-го витка, считая от левого по схеме вывода) провода ПЭВ-2 0,18, а катушка L2 — 6 витков такого же провода. Дроссель L3 — ДМ-0,1 индуктивностью 100...500 мкГн; его можно изготовить самостоятельно, намотав 40...50 витков провода ПЭВ-2 0,1 на кольцевой или цилиндрический магнитопровод из феррита проницаемостью 1000...2000.

Трансформаторы — самодельные. Для них использованы магнитопроводы и каркасы от трансформаторов усилителя ЗЧ радиоприемника «Альпинист-417». Кроме того, трансформатор Т2 можно намотать на магнитопроводе трансформатора абонентского громкоговорителя. Согласно трансформатор Т1 наматывают сложным втрое проводом ПЭВ-2 0,2 до заполнения каркаса и включают обмотки в соответствии со схемой. Выходной трансформатор Т2 наматывают сложным вчетверо проводом ПЭВ-2 0,4 также до заполнения каркаса (но не более 200 витков).

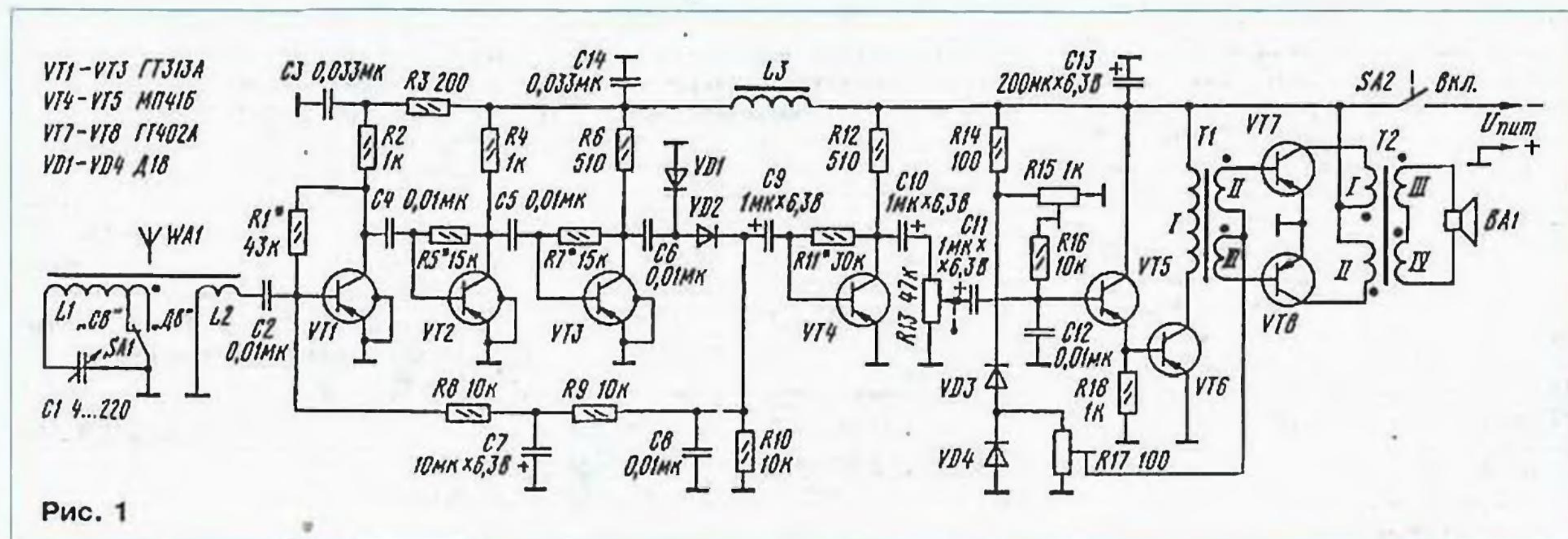


Рис. 1

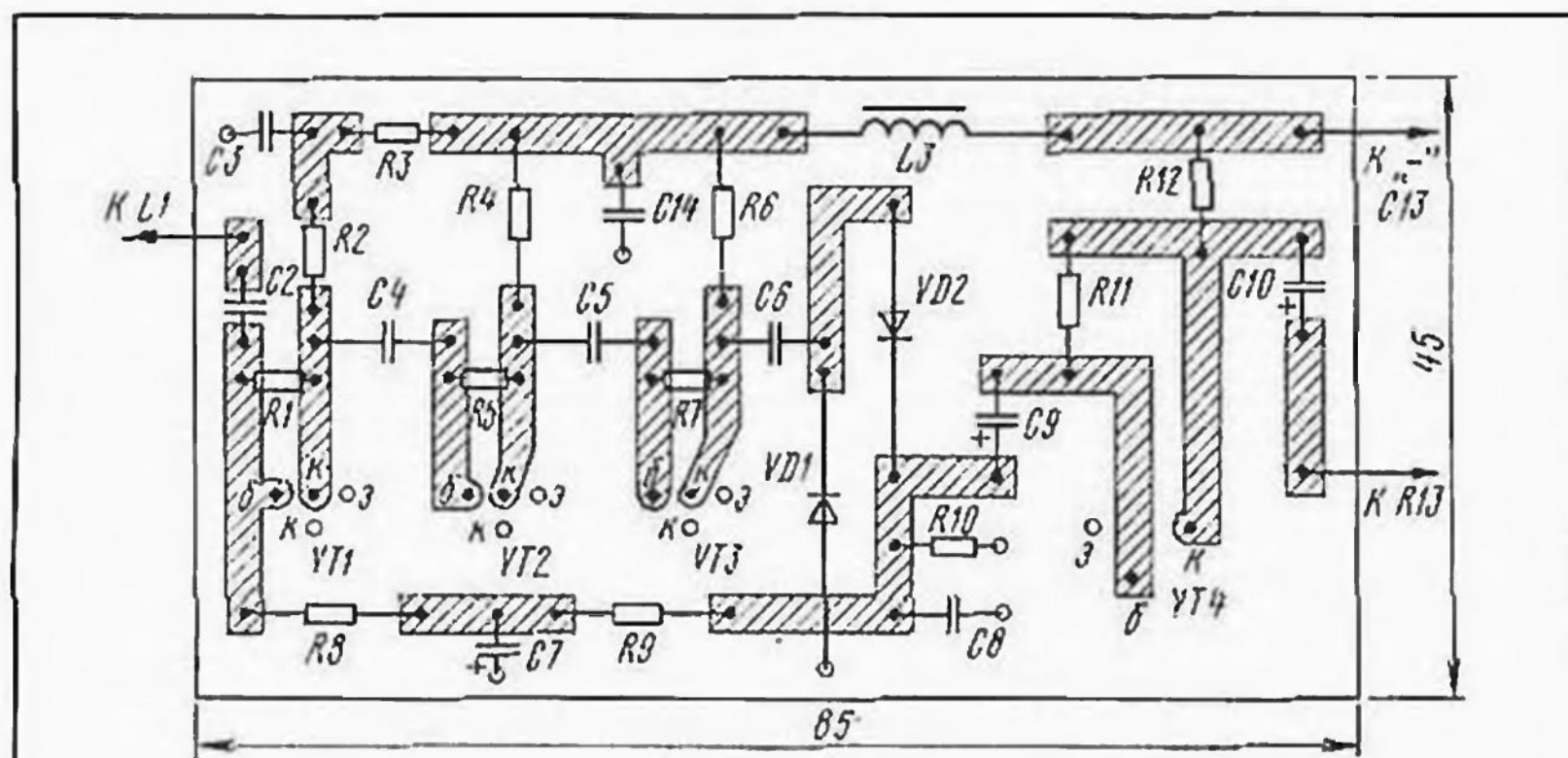


Рис. 2

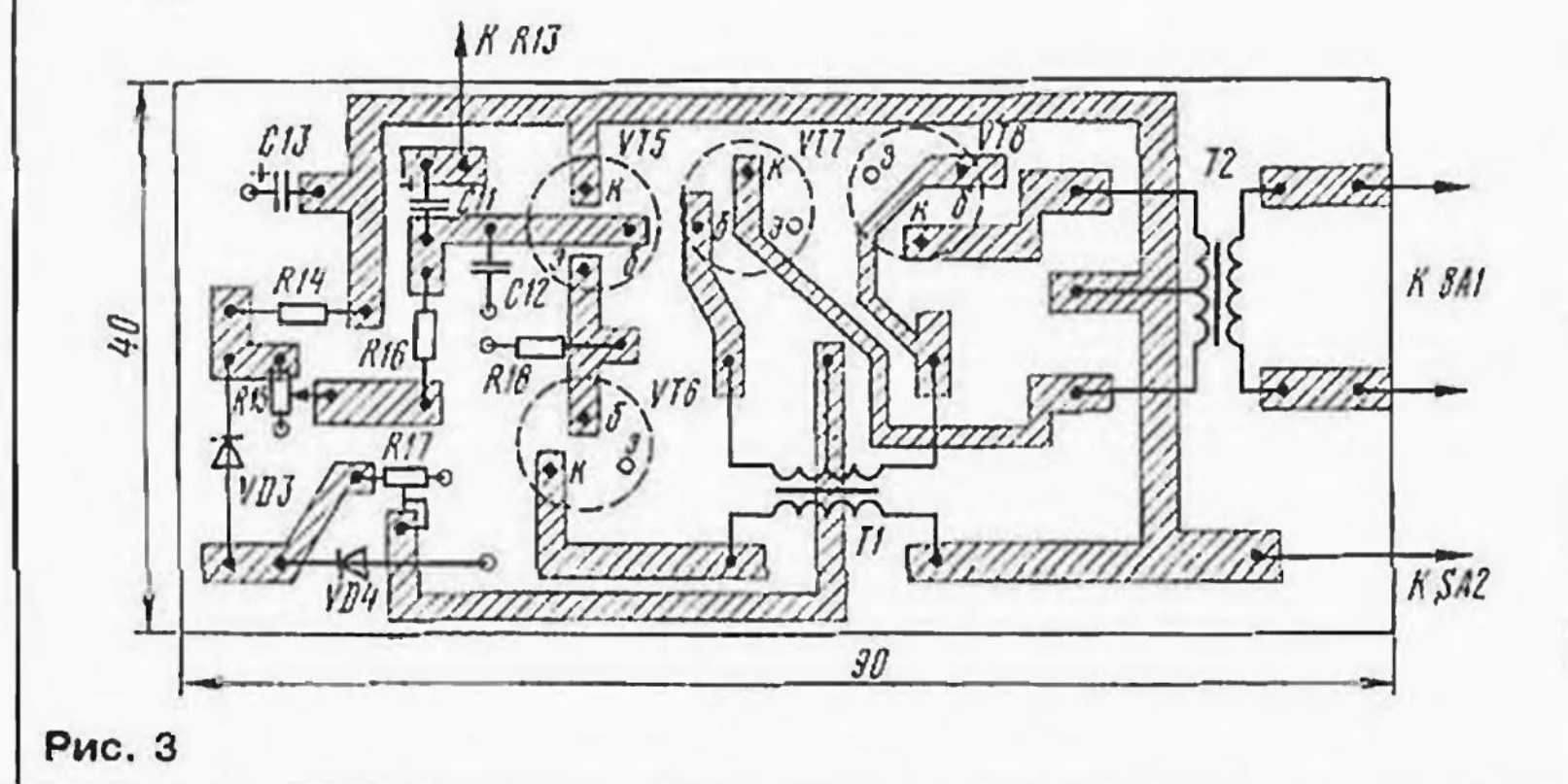


Рис. 3

Динамическая головка — любая мощностью 0,25—3 Вт и сопротивлением звуковой катушки 4...6 Ом; если возможно, лучше применить головку с повышенной отдачей, например ЗГДШ-2-4.

Налаживание приемника начинают с установки режимов транзисторов усилителя РЧ по постоянному току. Для этого к усилителю подключают источник питания напряжением 1,2...1,5 В и подбором резисторов R1, R5, R7 устанавливают на коллекторах соответствующих транзисторов напряжение, примерно равное половине питающего.

Затем подключают усилитель ЗЧ с головкой и магнитную антенну, устанавливают движки резисторов R15, R17 в среднее положение и настраивают приемник на мощную радиостанцию. Перемещением движков резисторов добиваются максимальной громкости звука при наименьших искажениях и потребляемом токе (его измеряют в режиме молчания). Если самая мощная радиостанция принимается с искажениями при любой громкости, следует уменьшить количество витков катушки связи.

Границы диапазонов ДВ и СВ устанавливают изменением числа витков катушки L1. Сначала это делают на диапазоне СВ, отмотав или доматывая витки на конце катушки (у левого по схеме вывода), а затем на диапазоне ДВ, варьируя число витков в ее начале. Заданного результата можно добиваться и перемеще-

нием каркаса катушки по стержню.

Настало время рассказать об изготовлении самодельного источника питания. Понадобятся поваренная соль, медный купорос, медная и алюминиевая проволока большого диаметра или пластины из этих материалов, а также стеклянная банка емкостью 0,5—0,7 л. В банку наливают воды на две трети объема и растворяют 2...3 столовые ложки соли. Если появится грязный осадок, его удаляют. Затем часть медной неизолированной проволоки сворачивают в плоскую спираль из двух-трех витков. Спираль размещают на дне банки, а участок проволоки от спирали до края банки изолируют поливинилхлоридной трубкой (рис. 4).

Далее помещают на дно банки кусок

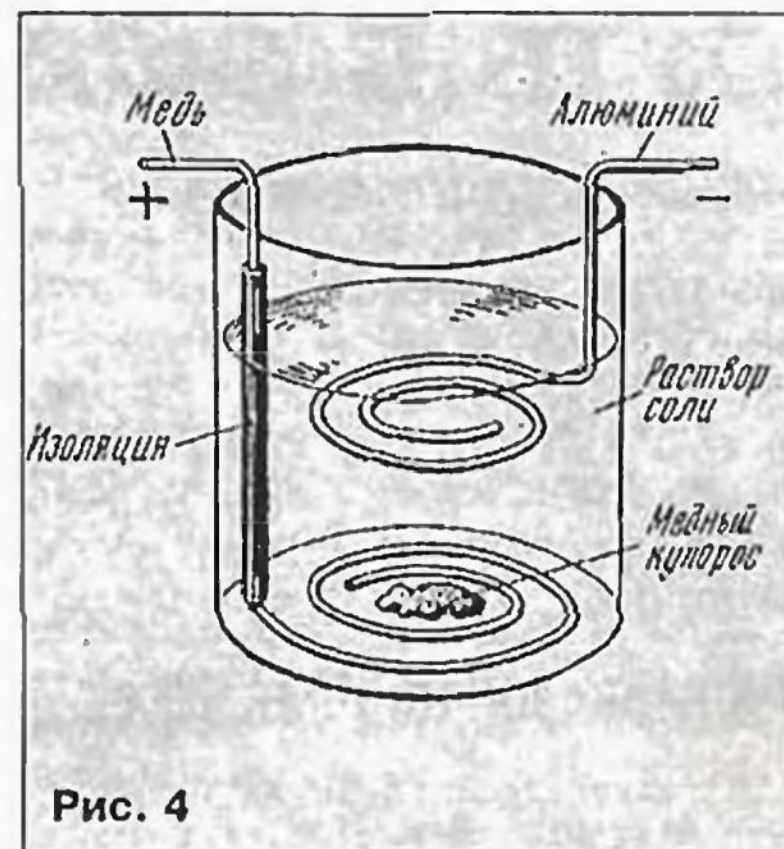


Рис. 4

медного купороса объемом в одну-две столовых ложки. Если купорос в виде порошка, его предварительно насыпают в мешочек из тонкой материи (можно использовать бинт) и опускают мешочек на дно банки. После этого встряхивать или перемешивать содержимое банки нельзя. Купорос будет медленно растворяться и концентрироваться на дне, что необходимо для нормальной работы элемента.

Теперь можно опустить в банку алюминиевую проволоку, также свитую в спираль, на глубину примерно в треть водяного столба. Поскольку изготовленный элемент выдает под нагрузкой напряжение примерно 0,6 В, для питания приемника понадобятся две такие конструкции, соединенные последовательно. Возможно, удастся достать пластину цинка, например, от старой гальванической батареи и использовать ее вместо алюминиевой проволоки. Тогда напряжение источника возрастет и удастся обойтись одним элементом. Кстати, размещать элемент лучше на открытом воздухе, поскольку во время его работы выделяются газы. В нерабочем состоянии алюминиевую проволоку нужно вынимать из раствора.

Самодельный элемент обеспечивает работу приемника в течение десятков часов, работоспособность его можно продлевать, подливая немного в банку концентрированный раствор соли.

ВНИМАНИЮ ЧИТАТЕЛЕЙ!

В «Радио» № 4 за 1995 г. при электронной верстке произошел технический брак на отдельных страницах. На с. 16 первые две строчки первой колонки сверху следует читать: «...пряжение насыщения кремниевого транзистора VT1, равное 0,3 В, U_{B2} », далее по тексту; на с. 35 первый абзац средней колонки читать: «Э (И,К) — эмиттер...» далее по тексту; на с. 36 второй абзац первой колонки читать: «Трансформатор Т1 может быть использован любой, обеспечивающий выпрямленное напряжение...» далее по тексту, и четвертый абзац средней колонки читать: «Статический коэффициент передачи тока базы $B_{ст}$...» далее по тексту.

На с.20, рисунок типономинал микросхемы DA1 — 504НТ1А.

ПУТЬ В ЭФИР

Борис СТЕПАНОВ, RU3AX

Хочется надеется, что к этому занятию вы уже обзавелись радиоприемником и, может быть, даже выучили "морзянку". Если пока не выучили, то не беда — начать практическое освоение любительской радиосвязи можно, наблюдая за работой телефонных радиостанций. Тем более, что и в телефонной радиосвязи используются некоторые сокращения Q-кода и любительского радиокода.

РАДИОКОДЫ НА ПРАКТИКЕ

Вот как выглядит "типичная" (самая короткая) радиосвязь телеграфом с использованием любительских радиокодов.

CQ DE RU3AX K ("Всем от RU3AX прием")
RU3AX DE UA3DPX K ("RU3AX от UA3DPX прием")

UA3DPX DE RU3AX = GM DR OM = TKS
FER CALL = UR RST 599 QRM = MY QTH
MOSKWA = MY NAME BORIS = UA3DPX
DE RU3AX K ("UA3DPX от RU3AX = доброе
утро приятель = спасибо за вызов = ваше
RST 599 есть помехи от других станций
= я нахожусь в Москве = мое имя Борис
= UA3DPX от RU3AX")

RU3AX DE UA3DPX = OK GM DR BORIS
= TU FER INFO = UR RST 579 QSB = MY
QTH HIMKI NR MOSKWA = HR OP ANDREJ
= OK ? = RU3AX DE UA3DPX ("RU3AX от
UA3DPX = все принял доброе утро доро-
гой Борис = спасибо за информацию =
ваше RST 579 ваш сигнал замирает = я
нахожусь в Химках возле Москвы = здесь
оператор Андрей = все ли приняли ? =
RU3AX от UA3DPX")

UA3DPX DE RU3AX = R = QRU = TKS
FER QSO ES CUAGN = 73 ES GB = UA3DPX
DE RU3AX ("UA3DPX от RU3AX = все при-
нял = для вас ничего нет = спасибо за связь
и до встречи снова = наилучшие пожела-
ния и до свидания = UA3DPX от RU3AX")

Завершающий выход в эфир UA3DPX
может выглядеть примерно так же, поэ-
тому мы его не приводим, экономя мес-
то. А в целом, как вы имели возможность
убедиться, хоть и, как принято шутить в
таком случае, "без падежей", но обмен
информацией состоялся.

Сочетание 73 обозначает "наилучшие
пожелания" и по традиции передается
практически при завершении каждой свя-
зи. Происхождение его достоверно не-
известно (фантазий на эту тему было
опубликовано в радиолубительских жур-
налах немало), так же как и происжде-
ние еще одного цифрового сочетания —
88, которое обозначает "любовь и поце-
луи" и используется в тех случаях, когда
корреспондент YL.

Здесь вы увидели знак "=", разделяю-
щий "предложения" в тексте связи. Дело
в том, что в радиограммах не принято
передавать знаки препинания (кроме
вопросительного и восклицательного зна-
ков). Предложения (высказывания) раз-
деляют с помощью специального знака,
который состоит из тире, трех точек и
еще одного тире (даа-ди-ди-ди-даа,
"знак раздела").

Как вы уже, наверное, заметили во вре-
мя связи RU3AX и UA3DPX обменялись
некоторой информацией, о которой мы
еще не рассказывали (RST 579 и RST

599). Это оценки качества и условий при-
ема сигналов корреспондента.

"UR RST 599 !"

К основной информации, которой об-
мениваются при проведении каждой свя-
зи радиолубители, относится оценка
сигнала корреспондента. При телефон-
ной связи можно, конечно, своими сло-
вами описать условия приема, например,
так: "У вас очень громкий и чистый сиг-
нал. Я без труда принимаю вашу инфор-
мацию". Для телеграфной связи это не-
сколько длинновато, да в телефонной
более короткое изложение информации
отнюдь не помеха.

Вот почему коротковолновики придумали свою, чисто радиолубительскую
систему оценки условий приема. Как вы
уже знаете из примера типовой QSO, эта
оценка состоит из сочетания RST и трех
цифр. В этом сочетании буква R расшиф-
ровывается как "разбираемость" или "чи-
таемость" сигнала (от английского
Readability), буква S — как "сила сигнала"
(Signal strength), а T — как "тон" (Tone).

Разбираемость сигналов оценивается
по пятибалльной шкале и отражает на-
личие или отсутствие помех или зами-
раний сигнала, которые могут помешать
сто процентному приему информации,
передаваемой корреспондентом. Вот эти
градации:

- 5 — прием без проблем
- 4 — теряются отдельные слова
- 3 — прием с большим трудом
- 2 — разбираются отдельные слова
- 1 — прием невозможен

Если ваш корреспондент передал в RST
первую цифру 3, то это для вас предуп-
реждение: условия приема очень плохие
и существенную информацию (QTH, имя
и т.п.) целесообразно повторять по край-
ней мере еще один раз, не дожидаясь
просьбы повторить все сначала. Иногда
причину плохой разбираемости сигналов
конкретизируют, добавляя после RST
сочетания Q-кода. Например, QRM —
"есть помехи от других станций", QSB —
"сигнал замирает", QRN — "есть шумо-
вые помехи" (от грозových разрядов, бы-
товых электроприборов и промышленных
установок и т.п.).

Вторая характеристика RST — сила
принимаемых сигналов оценивается по
деятибалльной шкале:

- 9 — ну очень громкие сигналы
- 8 — громкие сигналы
- 7 — умеренно громкие сигналы
- 6 — хорошие сигналы
- 5 — удовлетворительные сигналы
- 4 — слабые сигналы

- 3 — очень слабые сигналы
- 2 — ну очень слабые сигналы
- 1 — едва слышно

Оценка слышимости сигналов, как и
остальных составляющих RST, весьма и
весьма субъективна. Чтобы вам было
легче ориентироваться, дадим некоторые
пояснения: S7-9 принято обозначать
уровни сигнала, когда нет никаких про-
блем с их приемом (разумеется, в от-
сутствии помех), S6 — когда уже возни-
кает дискомфорт в приеме (приходится
напрягаться), S4-5 — когда прием ведется
уже с заметным напряжением, S3 — когда
прием идет с большим напряжением, S1-2
— когда прием практически невозможен.
Принято считать, что какой-либо обмен
информацией находится на пределе воз-
можностей, если разбираемость и сила
сигнала оцениваются в три балла.

Нередко в эфире можно услышать и
такую оценку — "599+20 децибел". Дело
в том, что уровень сигнала относится к
числу объективно измеряемых характе-
ристик. Вот почему в приемниках обы-
чно имеется прибор, шкала которого про-
градуирована в единицах силы сигнала
S, а свыше S9 — в децибелах. После дол-
гой "самодеятельности" в определении
уровня сигнала, соответствующего S9,
большинство фирм-производителей и
практически все радиолубители приня-
ли рекомендацию Международного ра-
диолубительского союза (IARU). В соот-
ветствии с ней уровню S9 соответствует
сигнал 50 мкВ при входном сопротивле-
нии приемника 50 Ом. Это решение IARU
в известной мере было основано на прак-
тике — на любой радиоприемник (даже
средний по качеству) станция, создаю-
щая такой сигнал на его входе, будет
приниматься уверенно.

Тон, как и сила сигналов, оценивается
по девятибалльной шкале. "Девятке" со-
ответствует чистый ("музыкальный") тон
— его имеет большинство любительских
радиостанций. Если присутствует не очень
сильный (но все же заметный) фон пере-
менного тока, то такой сигнал оценивает-
ся в восемь баллов. Мы не будем приво-
дить все градации шкалы T, так как на
практике сегодня ниже 8 оценки встреча-
ются крайне редко. После RST (но слитно
с ним) иногда может прозвучать буква C,
например, RST 589C. Такой "довесок"
информирует корреспондента о том, что
собственно тон у его радиостанции нор-
мальный, но частота быстро (в течение
одной посылки — точки или тире) несколь-
ко изменяется. На слух сигнал начинает
напоминать птичье чириканье (Chirp).

В телефонной связи когда-то исполь-
зовалась система RSM, в которой пос-
ледняя оценка была для модуляции и
производилась по пятибалльной шкале.
Со временем установилась практика
передавать при телефонной связи толь-
ко RS, а оценку качества сигнала давать
словами. Шкалы R и S, конечно, здесь
совпадают с теми, что используются при
телеграфных связях.

В соревнованиях (да и в обычных свя-
зях) нередко можно услышать такой ва-
риант оценки сигнала — "RST 5NN". Де-
лается это для повышения скорости об-
мена информацией, что особенно важно
в соревнованиях, и буквы N обозначают
цифры 9 (т.е. 5NN=599).

ТАЙМЕР—ЧАСЫ “ЭФФЕКТ-4”

В. БАННИКОВ, г. Москва

В октябрьском номере “Радио” 1993 года автор публикуемой здесь статьи подробно рассказал о радиоконструкторе “Эффект-4” и сборке из его деталей и узлов электронных часов. Сегодня он, как бы отвечая на вопросы радиолюбителей, экспериментирующих с подобными электронными устройствами, ведет разговор о том, как из деталей, входящих в набор “Эффект-4”, собрать таймер и пользоваться им, например, при приготовлении пищи.

Это электронное устройство подает звуковой сигнал через заранее установленное время в пределах 24 ч с дискретностью установки отсчитываемого времени 1 мин. Цифровая индикация позволяет следить за временем, прошедшим с момента включения таймера.

Основная плата радиоконструктора “Эффект-4”, схема и внешний вид которой приведены в [1], без каких-либо изменений используется в предлагаемом таймере. Она, как и в часах, лишь дополнена конденсатором емкостью 0,01 мкФ (подключен параллельно резистору R4), улучшающим помехозащищенность устройства. Нумерация позиционных обозначений элементов остальной части таймера (см. схему) продолжает оцифровку деталей основной платы.

Выпрямитель бестрансформаторного блока питания таймера образуют конденсатор C12, гасящий избыточное напряжение сети, и диодный мост VD6 с фильтрующим конденсатором C11. Стабилитроны VD4 и VD5, включенные последовательно, ограничивают выходное напряжение выпрямителя до 36 В. Это напряжение подается в цепи питания транзисторов VT1 и VT2 звукового сигнализатора, через резисторы R21 и R22, R23 — нити накала индикаторов HG1—HG4 (соединительные проводники 19 и 25) и микросхем основной платы (проводники 7 и 8). На нити накала индикаторов, которые в таймере соединены последовательно, приходится около 4 В, а на питание микросхем — 9 В (равно падению напряжения на резисторе R23). Падение напря-

жения на резисторе R21 обеспечивает гашение “ненужных” сегментов индикаторов.

Звуковой сигнализатор (“звонок”) таймера выполнен на транзисторе VT1 и звукоизлучателе BQ1. Им управляет ключевой каскад на транзисторе VT2, работающий при подаче звонка синхронно с звуковыми посылками (частотой 1024 Гц). При этом излучатель BQ1 звучит на частоте собственного резонанса (около 1000 Гц). В целом работа сигнализатора подобна описанному в [1]. Но благодаря резонансу и повышенному напряжению питания (около 36 В) излучатель звучит значительно громче.

Коммутационный узел таймера образуют кнопочные переключатели SB1—SB4.

Работой таймера управляют в таком порядке. Сначала кнопкой SB4 (черного цвета) его подключают к питающей электросети. При этом появляется звуковой сигнал, подтверждающий работоспособность таймера. Возникновение сигнала объясняется тем, что в этот момент нулевые показания на цифровом табло совпадают с нулевым значением времени, занесенным пока (автоматически) в память “будильника”. Далее следует нажать кнопку SB3 “Установка” и, удерживая ее, кнопками SB1 “Часы” и SB2 “Минуты” установить на табло необходимое время срабатывания таймера, после чего отпустить эти кнопки. По совпадении времени, индицируемого на табло, с установленным кнопками SB1 и SB2, включается звуковой сигнал.

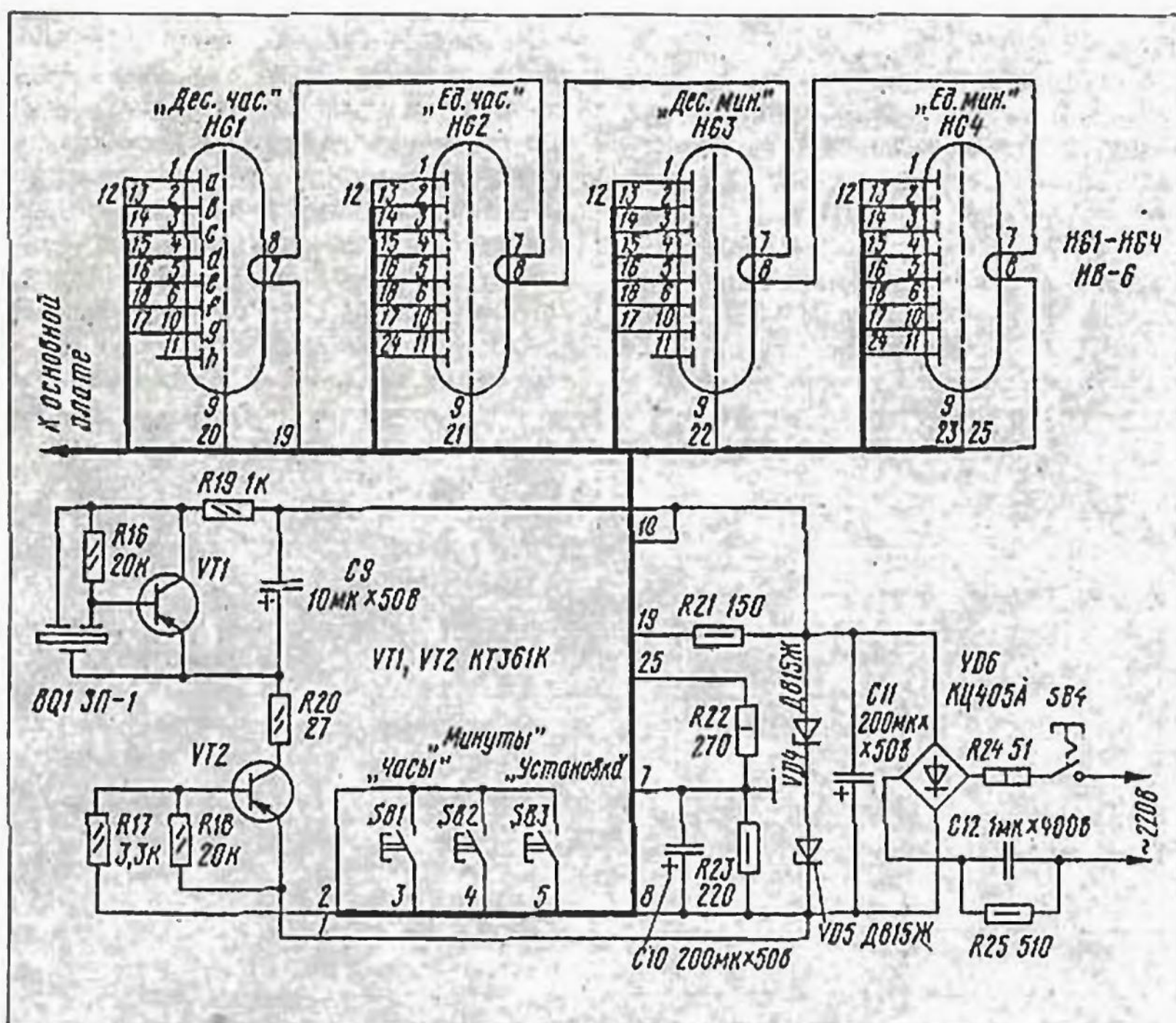
Чтобы вспомнить или проверить установленное время срабатывания таймера, достаточно нажать кнопку “Установка”.

Монтаж деталей блока питания, звукового сигнализатора, кнопок коммутационного узла, индикаторов цифрового табло и объединение их с основной платой произвольные. Оксидные конденсаторы C9—C11 (любого типа) на номинальное напряжение 50 В. Конденсатор C12 должен быть на номинальное напряжение не менее 400 В; пригодны конденсаторы МБГЧ-1, МБГТ-1, К73-17. Транзисторы КТ361 (VT1, VT2) могут быть с буквенным индексом В, Д или серии КТ503 с любыми буквенными индексами. Все резисторы — МЛТ или ОМЛТ соответствующей мощности рассеивания. Стабилитроны Д815Ж (VD4, VD5) заменимы на Д815Е, а диодный мост КЦ405А (VD6) — на КЦ402 с буквенным индексом А, Б или В.

Безошибочно смонтированный таймер налаживания не требует.

ЛИТЕРАТУРА

1. Банников В. Электронные часы из радиоконструктора “Эффект-4”. — Радио, 1993, № 10, с. 28—31.
2. Радиоконструктор “Эффект”. Руководство по эксплуатации.



МОСТОВОЙ ГЕНЕРАТОР ДЛЯ УЗ ПЬЕЗОИЗЛУЧАТЕЛЯ

А. ВОЛКОВ, г. Москва

В последние годы все чаще приходится сталкиваться с ультразвуком — звуковыми колебаниями, имеющими частоту большую, чем способен слышать человек. В медицине ультразвук используют для исследования внутренних органов (УЗИ), в быту он работает в системах дистанционного управления телевизорами, помогает решать многие задачи в науке и на производстве. Интересное применение ультразвуку нашлось и в системах охраны помещений и других замкнутых пространств.

Некоторым проблемам генерации ультразвуковых колебаний и их излучения посвящена публикуемая ниже статья.

Все многообразие генераторов, предназначенных для питания ультразвуковых (УЗ) излучателей, можно разделить по схемному решению на две основные группы — с внешней частотоустанавливающей цепью и резонансные, работающие на частоте собственного резонанса пьезоэлектрического излучателя.

Для питания излучателей, не имеющих четко выраженного резонанса на частоте излучения, наиболее рациональны генераторы первой группы. Большинство же пьезоэлектрических излучателей имеет резко выраженный резонанс тока на рабочей частоте. Отклонение частоты питающего напряжения даже на доли процента от резонансной приводит к резкому снижению излучаемой акустической энергии. Стабилизация частоты этих генераторов приводит к существенному их усложнению и удорожанию. Положение осложняет и тот факт, что резонансная частота пьезоэлектрического излучателя имеет некоторую температурную зависимость.

Генераторы второй группы — резонансные — работают всегда на частоте резонанса пьезоизлучателя даже при ее изменении от колебаний температуры. Если в каком-либо канале УЗ связи в качестве излучателя и приемника применить одинаковые пьезорезонаторы, температурная нестабильность практически не скажется на коэффициенте передачи канала вследствие согласованного сдвига частоты резонанса.

Большинство серийных УЗ пьезоизлучателей требуют довольно большого напряжения питания для обеспечения оптимального уровня мощности излучения. Поэтому при питании генератора от низковольтного источника выходной мощности иногда может не хватить. Один из выходов из такого затруднения — приме-

нение мостового усилителя мощности в генераторе.

В генераторах первой группы реализация мостовой выходной ступени трудности не представляет. С резонансным же генератором дело обстоит сложнее. Поскольку для его возбуждения необходимо создать положительную ОС по току, в цепь пьезоизлучателя, который будет одновременно играть роль резонатора, необходимо включить датчик тока. Снятие сигнала ОС с этого датчика — тоже задача непростая, так как на выводах резонатора, подключенного к мосту, присутствует противофазное напряжение большой амплитуды.

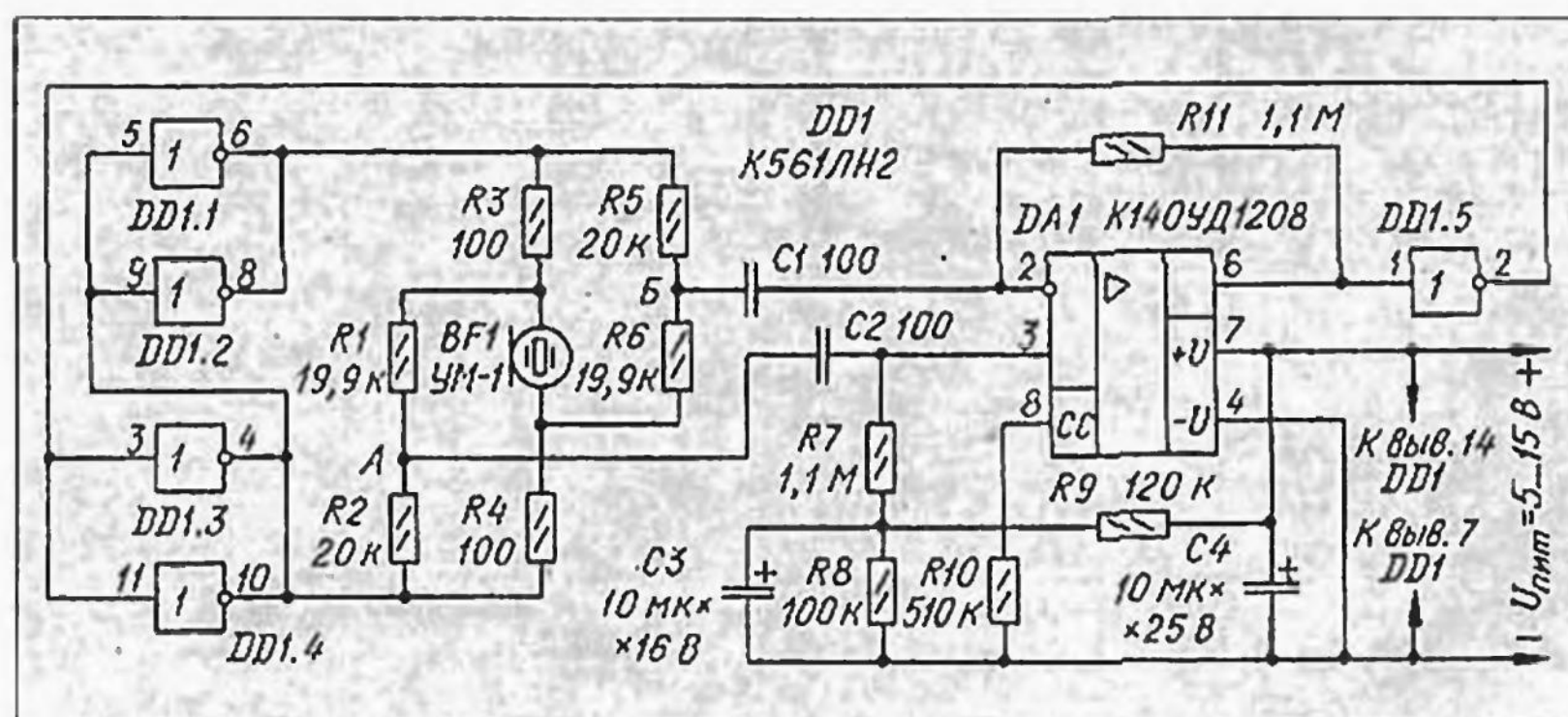
Все эти сложности разрешены в оригинальном варианте генератора, сочетающего мостовое включение пьезорезонатора с возбуждением на его собственной резонансной частоте (см. схему). Ультразвуковой излучатель BF1 включен между выходами попарно-параллельно соединенных инверторов DD1.1, DD1.2 и DD1.3, DD1.4, образующих мостовой выходной усилитель. Сигналы на выходе каждой пары инверторов (выводы 6, 8 и

4, 10) находятся в противофазе, что позволяет обеспечить амплитудное значение напряжения на излучателе практически вдвое большее, чем напряжение питания. Параллельное включение инверторов повышает нагрузочную способность усилителя. При необходимости их число в каждом плече может быть увеличено.

Поскольку рабочую частоту рассматриваемого генератора определяет собственная частота резонанса тока излучателя, в цепь излучателя включены датчики тока — резисторы R3 и R4. Для отделения сигнала с датчиков тока от высокоамплитудного выходного напряжения мостового усилителя служат прецизионные резистивные делители R1, R2 и R5, R6. Сопротивление резисторов определяют выражения $R2 = R1 + R3$ и $R5 = R6 + R4$. Если исключить нагрузку, то и постоянное напряжение, и переменное между точками А и Б будет равно нулю. С учетом падения напряжения на датчиках тока при резонансе напряжение между точками А и Б будет пропорционально току через нагрузку.

Напряжение U_{AB} подано на вход дифференциального усилителя переменного напряжения, который собран на ОУ DA1. Уровень выходного напряжения усилителя соответствует устойчивой работе инверторов структуры КМОП. Одновременно дифференциальный усилитель подавляет незначительную синфазную составляющую напряжения U_{AB} , появляющуюся из-за неизбежных отклонений сопротивления резисторов прецизионного делителя от расчетного и возможной неидентичности значений выходного напряжения инверторов моста. Так как коэффициент передачи ОУ DA1 по постоянному напряжению в рассматриваемом включении равен единице, напряжение, снимаемое с делителя R8R9 и подаваемое на неинвертирующий вход ОУ через резистор R7, определяет уровень выходного напряжения.

Резистор R10 определяет ток, потребляемый программируемым ОУ DA1, и, как следствие, скорость нарастания выходного напряжения. Этот резистор выбран таким, чтобы при любом значении питающего напряжения в заданном интервале и минимальном потребляемом токе



скорость нарастания выходного напряжения не была ниже необходимой. Емкость конденсаторов С1 и С2 имеет оптимум для каждой конкретной частоты генерации, поэтому может потребоваться их подборка. Увеличение емкости сверх оптимальной приводит к некоторому снижению частоты генерации относительно резонансной, а уменьшение повышает склонность к возбуждению генератора на одном из более высокочастотных резонансов пьезоизлучателя. Подбирать нужно оба конденсатора одновременно.

Теоретически конденсаторы С1 и С2 по емкости и резисторы R7 и R11 по сопротивлению должны быть строго одинаковыми, так как от этого зависит степень подавления синфазной составляющей сигнала дифференциальным усилителем. На практике, однако, вполне допустима точность подбора в пределах 5%, но в случае нестабильной работы генератора ее придется увеличить.

Импульсы, снимаемые с выхода ОУ, имеют несколько затянутые фронт и спад. Подача такого сигнала на вход моста приводит к заметному повышению входного тока инверторов моста в моменты их переключения. Буферный инвертор DD1.5 формирует на выходе импульсы с более крутыми фронтами и спадом. Это позволяет повысить КПД генератора примерно на 20%.

В качестве излучателя в описываемом устройстве использован серийный ультразвуковой пьезоэлектрический микрофон УМ-1 с частотой резонанса в интервале 36...46 кГц. Работоспособность и стабильность частоты генератора сохраняются при напряжении питания в пределах 5...15 В. Потребляемый ток не превышает 5 мА.

Резисторы R1, R2, R5, R6 можно подобрать из обычных МЛТ-0,125 номиналом 20 кОм с помощью цифрового вольтметра, например, ВР-11А, и источника стабильного тока. Их сопротивление от указанного на схеме может отличаться на 20%, однако соотношение значений сопротивлений, указанное выше, должно быть выдержано с точностью не хуже 0,25%. При большой разнице не исключены фазовые сдвиги и даже срывы генерации.

Описанный генератор может быть использован в системах сигнализации и дистанционного управления. В случае, когда требуется режим стробирования генератора внешним сигналом, вместо инвертора DD1.5 применяют элемент 2И-НЕ микросхемы К561ЛА7. На второй вход элемента подают стробирующие импульсы единичного уровня. Входы неиспользуемых инверторов необходимо соединить с минусовым проводом источника питания.

Применение стабилизированного источника питания генератора принципиально не обязательно, если нет высоких требований к стабильности уровня выходной акустической мощности.

RS-ТРИГГЕР ИЗ ЛОГИЧЕСКИХ ЭЛЕМЕНТОВ

Ю. ВИНОГРАДОВ, г. Москва

Как показывает анализ самодельных цифровых устройств самого различного назначения, радиолюбители в своих конструкциях средней степени сложности весьма охотно используют RS-триггеры, составленные из отдельных логических элементов микросхем, т. к. это зачастую позволяет обойтись наиболее распространенными и дешевыми микросхемами, полнее использовать их.

Странно, однако, но в любительских устройствах чаще можно увидеть RS-триггеры только на логических элементах И-НЕ (функциональная группа ЛА), причем, как правило, эти триггеры — самые простые, с двумя входами.

Автор публикуемой здесь статьи рассказывает и о некоторых других вариантах построения RS-триггеров из логических элементов.

Триггер — простейший автомат* с двумя устойчивыми состояниями — один из основных элементов цифровой техники. В серии микросхем ТТЛ, ТТЛШ, КМОП и другие обязательно включают микросхемы, содержащие те или иные его разновидности. Но если в арсенале радиолюбителя таких микросхем нет, триггер можно составить из других элементов. Покажем, как можно построить одну из его разновидностей — так называемый RS-триггер — из элементов, реализующих логические функции.

На рис. 1,а изображен RS-триггер, составленный из логических элементов ИЛИ-НЕ. В режиме хранения информации — при напряжении низкого уровня на входах S и R — он может, очевидно, находиться в одном из двух возможных состояний: иметь высокий уровень на выходе элемента DD1.1 и низкий — на выходе DD1.2 или, наоборот, низкий на DD1.1 и высокий — на DD1.2.

Устанавливают триггер в состояние 0 (низкий уровень на прямом выходе, высокий — на инверсном) подачей на вход R напряжения высокого уровня. Оно же, поданное на вход S, переведет его в состояние 1. И в том, и в другом случаях это может быть и очень короткий — на пределе физического быстрогодействия микросхемы — импульс напряжения соответствующей амплитуды.

На рис. 1,б этот триггер показан в привычном стандартизованном изображении. По функциям входов и выходов он в точности совпадает с "микросхемными" триггерами.

RS-триггер можно составить и из элементов И-НЕ (рис. 2,а). В радиолюбитель-

ских разработках такая композиция встречается довольно часто. Здесь режим хранения информации иной — ему соответствует напряжение высокого уровня на входах R и S. Напряжение низкого уровня, поданное на вход S, переводит триггер в состояние 1. Оно же, но на входе R, возвращает его в состояние 0.

Триггеры по схемам, показанным на рис. 1,а и 2,а, симметричны, поэтому их входы R и S можно менять местами, при этом соответственно меняются и функции выходов.

Оба этих триггера составлены из логических элементов, каждый из которых сам по себе является функционально полной системой. (Так принято называть

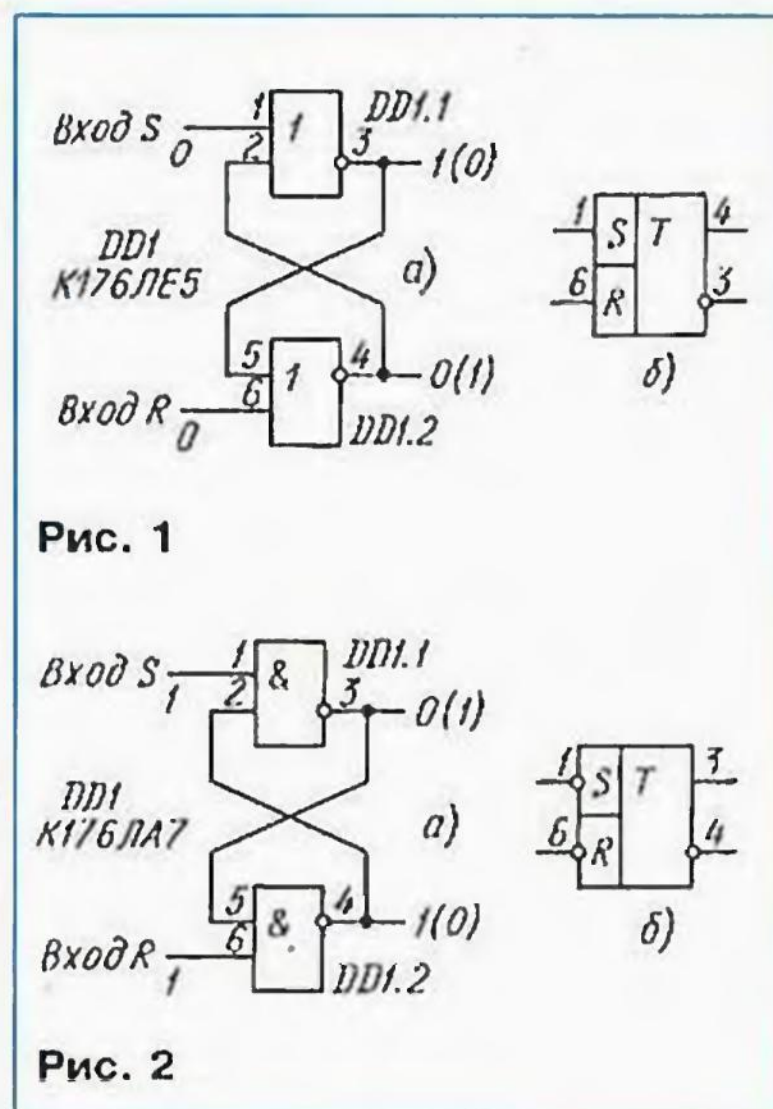


Рис. 1

Рис. 2

*К автоматам относят устройства, имеющие собственную "память".

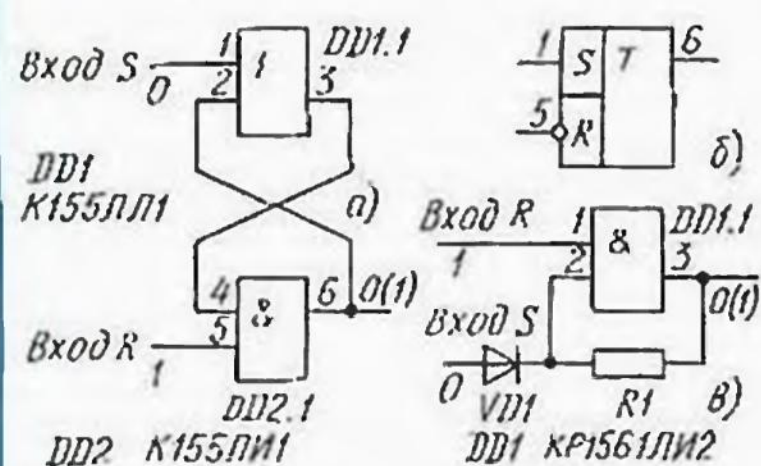


Рис. 3

набор логических элементов, пользуясь которым можно реализовать любую функцию алгебры логики. Элементы, обладающие функциональной полнотой, относят к классу так называемых Шефферовых элементов. ИЛИ-НЕ и И-НЕ — элементы Шеффера, составленные, в свою очередь, из элементов функционально полного набора И, ИЛИ, НЕ.)

Однако RS-триггер может быть построен и из элементов, не составляющих функционально полной системы. Схема такого триггера изображена на рис. 3,а. Режиму хранения соответствует напряжение низкого уровня на входе S и высокого — на входе R. Триггер устанавливает в состояние 0 подачей на вход R напряжения низкого уровня. Напряжение высокого уровня, поданное на вход S, переведет триггер в состояние 1.

Схемное изображение этого триггера в стандартизованном виде представлено на рис. 3,б. Схема функционально аналогичного триггера, но выполненного в другой технике, показана на рис. 3,в. Здесь элемент И — КМОП-конъюнктор, а ИЛИ составлен из диода VD1 и резистора R1. Триггеры такой организации замечательны и тем, что имеют минимальную сложность в базисе И, ИЛИ, НЕ*.

В практике радиолюбителя может возникнуть необходимость управлять триггером по нескольким, никак не связанным между собой входам. RS-триггер с несколькими входами S и R, схема которого показана на рис. 4,а, представляет собой, очевидно, разновидность триггера по схеме на рис. 1. Появление единичного напряжения хотя бы на одном из входов S переведет триггер в состояние 1. Оно же, но приложенное к входу R, вернет его в нулевое состояние. Функционально ту же многоканальность можно получить, разветвив дополнительными дизъюнкторами входы R и S исходного триггера, но этот вариант был бы более громоздким.

Как известно, комбинацию входных сигналов триггера, инверсную по отно-

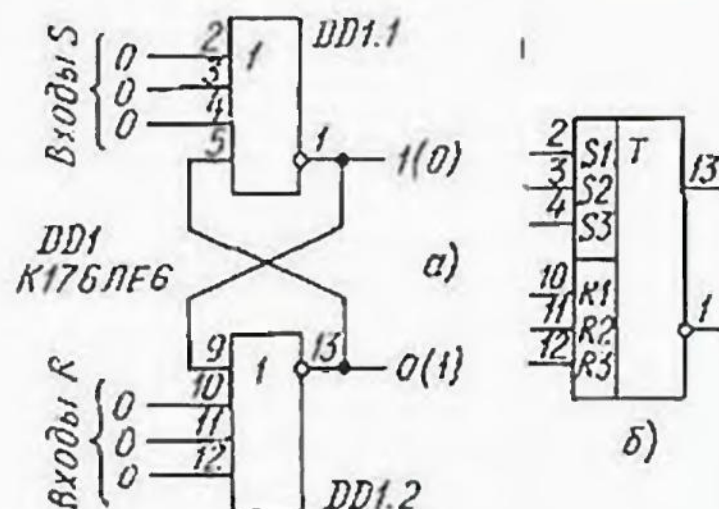


Рис. 4

шению к режиму хранения, принято считать запрещенной. Для триггера по схеме на рис. 1, например, это комбинация 11. Причина запрета состоит не в аварийности такого режима, а в том, что по возвращении обратно в режим хранения триггер может непредсказуемо оказаться как в единичном, так и в нулевом состоянии. Это зависит от того, на каком

входе единичный сигнал будет присутствовать хоть чуть дольше, чем на другом.

Такая неопределенность обычно нетерпима, но, если временные позиции спада входных импульсов заранее известны или, тем более, специально установлены, то накладывать безусловный запрет на входную комбинацию 11 нет необходимости. Такой режим, кстати, нередко используют для определения временного расположения спада двух импульсных последовательностей, что позволяет обходиться без импульсного осциллографа.

Все сказанное относится в равной мере и к триггерам иной организации, и может оказаться полезным при разработке управляющих триггерных узлов.

Заметим в заключение, что применение описанных выше триггеров не только позволяет обойтись без специальных "триггерных" микросхем, но и нередко существенно упрощает трассировку печатного монтажа, так как составной триггер можно собрать из ближайших по месту на печатной плате свободных логических элементов.

ВОЗВРАЩАЯСЬ К НАПЕЧАТАННОМУ ДОРАБОТКА УСТРОЙСТВА АВТОМАТИЧЕСКОГО ОТКЛЮЧЕНИЯ

В конструкции устройства автоматического отключения магнитофона от сети, предложенной в журнале Радио, 1989, № 4, с.43, были выявлены некоторые недостатки. При кратковременном включении устройства конденсатор C2 не успевает зарядиться до уровня переключения логического элемента, в результате устройство отключается. Для фиксации его включения приходится выдерживать определенный интервал между нажатием и отпусканием кнопки

устройства приходится заменять широко распространенный в бытовой звуковоспроизводящей аппаратуре сетевой переключатель ПКн-41 на П2К из-за недостающего в нем замыкающего контакта для элемента кнопки SB1.4.

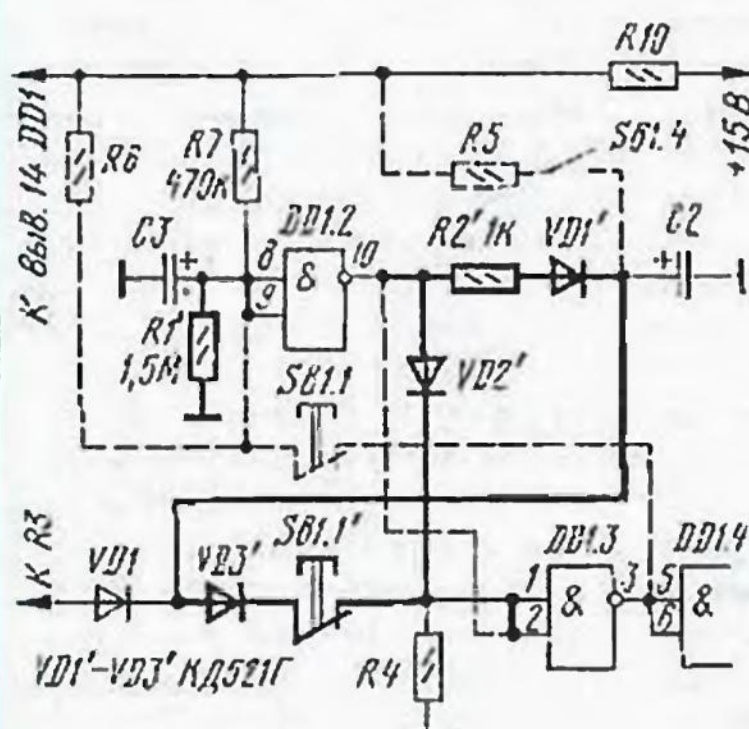
Предлагаемая несложная доработка устройства автоматического отключения устраняет эти недостатки. Необходимые изменения в схеме устройства показаны на рисунке. Утолщенной линией выделены вновь вводимые цепи и элементы, штриховой — цепи, которые следует исключить.

При включении устройства в начальный момент времени на выходе 10 элемента микросхемы DD1.2 сформирован высокий уровень, он удерживается при зарядке конденсатора C2, во время которой высокий уровень на входах 1 и 2 элемента DD1.3 поддерживается с помощью диодов VD2 и VD3. После окончания зарядки конденсатора C3 на выходе элемента DD1.2 возникнет низкий уровень и устройство перейдет в рабочий режим. Теперь время зарядки конденсатора C2 не зависит от продолжительности нажатия кнопки переключателя SB1, а определяется временем зарядки конденсатора C3.

В доработанном устройстве применен переключатель ПКн-41, у которого удален фиксатор. Микросхему K176ЛА7 можно заменить на K176ЛЕ5.

Е. МУКСУНОВ

г. Тольятти



переключателя SB1. Если этот интервал слишком большой, то успевает зарядиться конденсатор C3 и устройство не включается, если же малый — оно выключится через несколько секунд.

К недостаткам этой конструкции можно отнести и то, что при изготовлении

* Принятое в работах по синтезу схем выражение "в базисе ..." означает, что при создании того или иного устройства разработчик имеет право пользоваться лишь элементами, указанными в базисном наборе. Достижение требуемого результата возможно меньшим числом разрешенных элементов — одна из основных задач конструктора.

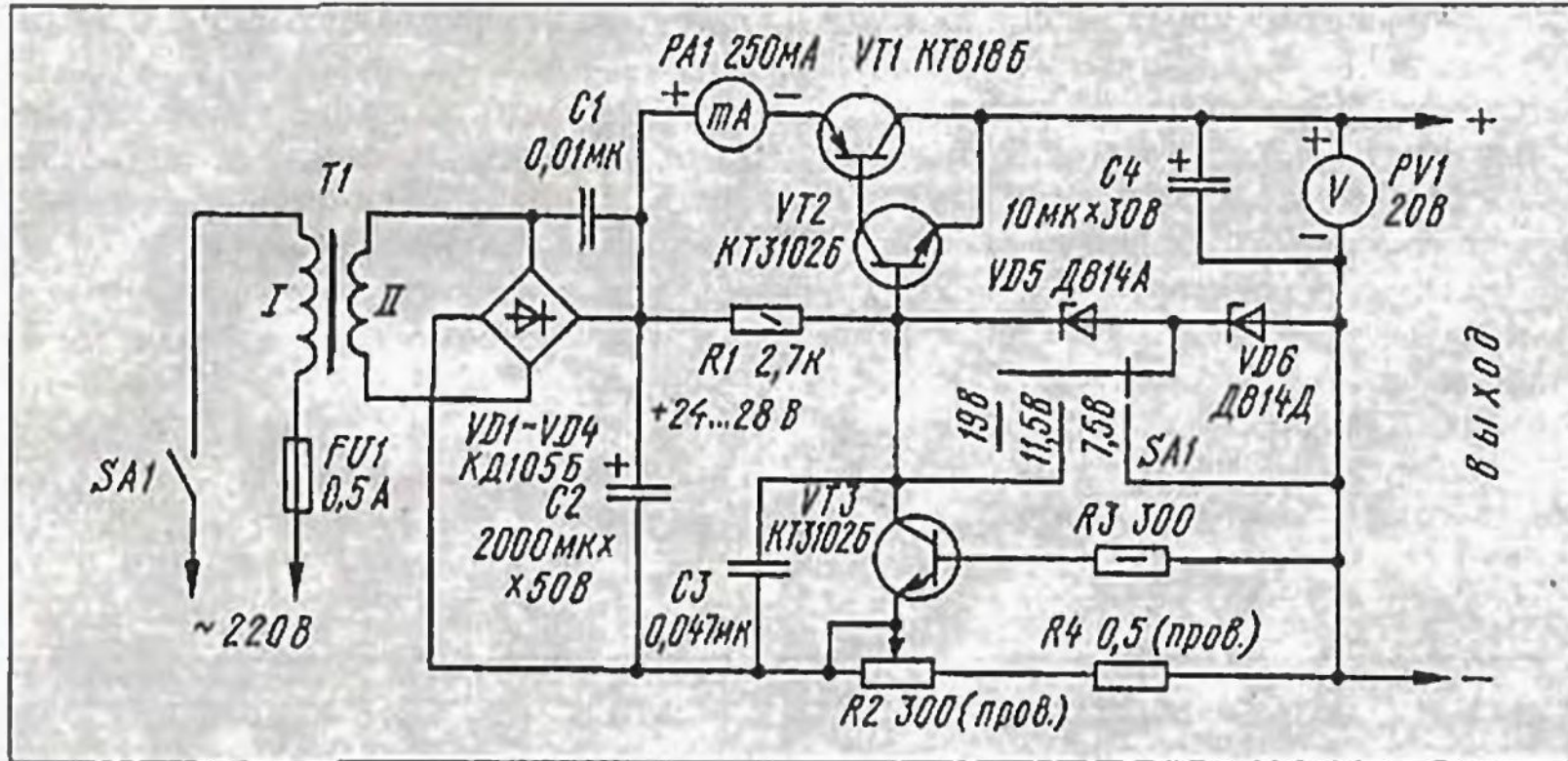
ТРЕХРЕЖИМНЫЙ ИСТОЧНИК ПИТАНИЯ

Некритичное отношение радиолюбителей-конструкторов к выбору источника сетевого питания нередко оплачивается ценой дорогостоящих транзисторов и микросхем. Известны также трудности, с которыми сталкиваются ремонтники радиоаппаратуры в распознавании повреждений батарейных приемников и магнитофонов, возникающих при переводе их на питание от сети переменного тока. В связи с этим появилась необходимость иметь в наборе контрольно-измерительных приборов еще источник сетевого питания с широкими возможностями.

Один из вариантов — источник пита-

ния устанавливают переключателем SA1. При показанном на схеме положении его движка выходное напряжение соответствует $U_{с1}$ стабилитрона VD5 (7,5 В), при среднем — $U_{с2}$ стабилитрона VD6 (11,5 В), при крайнем левом положении — суммарному напряжению $U_{с1}$ обоих стабилитронов (19 В).

Максимальный ток, потребляемый нагрузкой, устанавливают переменным резистором R2 в пределах 5...250 мА. В случае токовой перегрузки или КЗ в нагрузке транзистор VT3, открываясь, шунтирует стабилитроны и тем самым огра-



ния, построенный по приведенной здесь схеме. Он состоит из трансформатора T1, понижающего напряжение сети до 18...20 В, двухполупериодного выпрямителя VD1—VD4 с фильтрующим конденсатором C2, стабилизатора выпрямленного напряжения R1VD5VD6, регулирующего транзистора VT1VT2 и транзистора VT3, защищающего источник от токовых перегрузок. Выходное напряжение источника контролируют по вольтметру PV1, а потребляемый нагрузкой ток — по миллиамперметру PA1.

ничивает ток через регулирующий транзистор до безопасного значения.

Такие функциональные возможности источника питания позволяют не только приспособить его к особым условиям испытания различной аппаратуры, но и обезопасить аппаратуру при поиске в ней дефектов.

И. АКУЛИНИЧЕВ,

с. Архангельское
Московской обл.

ПЛОСКИЕ ЭКРАНЫ — РЕАЛЬНОСТЬ И ПРОГНОЗ

О плоских экранах и телевизионных приемниках, которые можно будет повесить на стену, как картину, говорят уже много лет. Цель всех разработок — экран большого размера — не менее одного метра по диагонали. Сравнительно большие плазменные дисплеи уже существуют. Экраны размерами 53 см стоят около 15 000 DM, и еще в 1990 г. японская компания NHK демонстрировала свою разработку — 80-сантиметровый плазменный дисплей с качеством ТВВЧ. Однако этот образец соединялся кабелем толщиной в руку с целой стойкой электрических блоков.

Время жидкокристаллических (ЖК) дисплеев больших размеров также еще не наступило. Японская фирма SHARP предлагает экраны размером 21,7 см стоимостью 6000 DM. Их основное достоинство по сравнению с ЖК-дисплеями других фирм — большой угол зрения, под которым можно наблюдать изображение. Он составляет 80° (против 35° у обычных дисплеев). Однако, не говоря уже о небольших размерах экрана, сама технология производства ЖК-дисплеев еще не отработана и процент выхода годных изделий в промышленных масштабах пока нельзя считать удовлетворительным. Тем не менее, компания NEC объединила подобный дисплей с компьютером и получила превосходный результат — поворачивая экран, можно рассматривать отображаемый на нем предмет с разных сторон. Простым нажатием на кнопку удается изменять масштаб изображения и легко отображаются различные сечения, позволяющие заглянуть внутрь объекта.

Изображения больших размеров можно получить пока только с помощью проекторов. Это либо ЖК-проекторы, в которых световой поток проходит через несколько жидкокристаллических слоев, либо аппарат на проекционной электроннолучевой трубке. Основная проблема первых — недостаточная четкость изображения, а вторых — малый срок службы трубок. Реальные телевизоры с плоским экраном появятся, в лучшем случае, к началу следующего века.

По материалам журнала "Техника кино и телевидения"

НА КНИЖНОЙ ПОЛКЕ



АЛЕКСЕЕВ Ю. П.

БЫТОВАЯ РАДИОПРИЕМНАЯ И ЗВУКОВОСПРОИЗВОДЯЩАЯ АППАРАТУРА

В этом справочнике, вышедшем в серии "Массовая радиобиблиотека", содержатся основные технические характеристики и кратко описаны модели переносных радиоприемников выпуска 1989—1992 гг. "Ленинград-015-стерео" и "Меркурий-210", переносные кассетные магнитолы "Арго-004-стерео" и "Вега-331", тюнеры "Радиотехника Т-7111-стерео" и "Эстония-010-стерео", электрофоны и электропроигрыватели "Ария-102-стерео", "Вега-ЭП-110-стерео", "Вега-ЭП-120-стерео" и "Ноктюрн-314-стерео". Описаны также стереофонические усилители "Эстония-УП-010-стерео" и "Эстония УМ-010-стерео".

Эта книга является по существу продолжением изданий бытовой радиоприемной и звуковоспроизводящей аппаратуры выпуска 1982—1988 гг.

В справочнике приводятся принципиальные электрические и электро-монтажные схемы аппаратуры, даны режимы работы транзисторов и микросхем, даны также сведения, необходимые для ремонта радиоаппаратуры — намоточные данные катушек индуктивности, дросселей и трансформаторов, расположение узлов и блоков в корпусах и радиоэлементов на печатных платах и др. Рассмотрены возможные неисправности аппаратуры и способы их устранения, включая порядок разборки аппаратуры при ее ремонте.

Безусловный интерес представляют сведения об отдельных блоках радиоаппаратуры, на которых могут быть собраны бытовые стереофонические комплексы.

Материалы справочника сгруппированы по видам радиоаппаратуры различной степени сложности. Книга предназначена для работников, занимающихся ремонтом бытовой радиоаппаратуры, и подготовленных радиолюбителей.

Москва, издательство
"Радио и связь", 1994

ИСТОЧНИК РЕЗЕРВНОГО ПИТАНИЯ ДЛЯ АОН

О. ГОЛУБЕВ, г. Москва

Один из серьезных недостатков некоторых конструкций телефонов с автоматическим определителем номера (АОН) — сбой программы при резком понижении или пропадании сетевого напряжения. Самый неблагоприятный вариант такого ЧП может привести к блокировке линии, которая устраняется лишь вмешательством владельца АОН. При длительном его отсутствии блокировка в спаренных линиях приведет к невозможности вести разговоры с аппарата другого абонента, что вызовет вполне законное недовольство.

Кроме того, из-за возможности сбоя программы нельзя использовать телефон в системе охранной сигнализации.

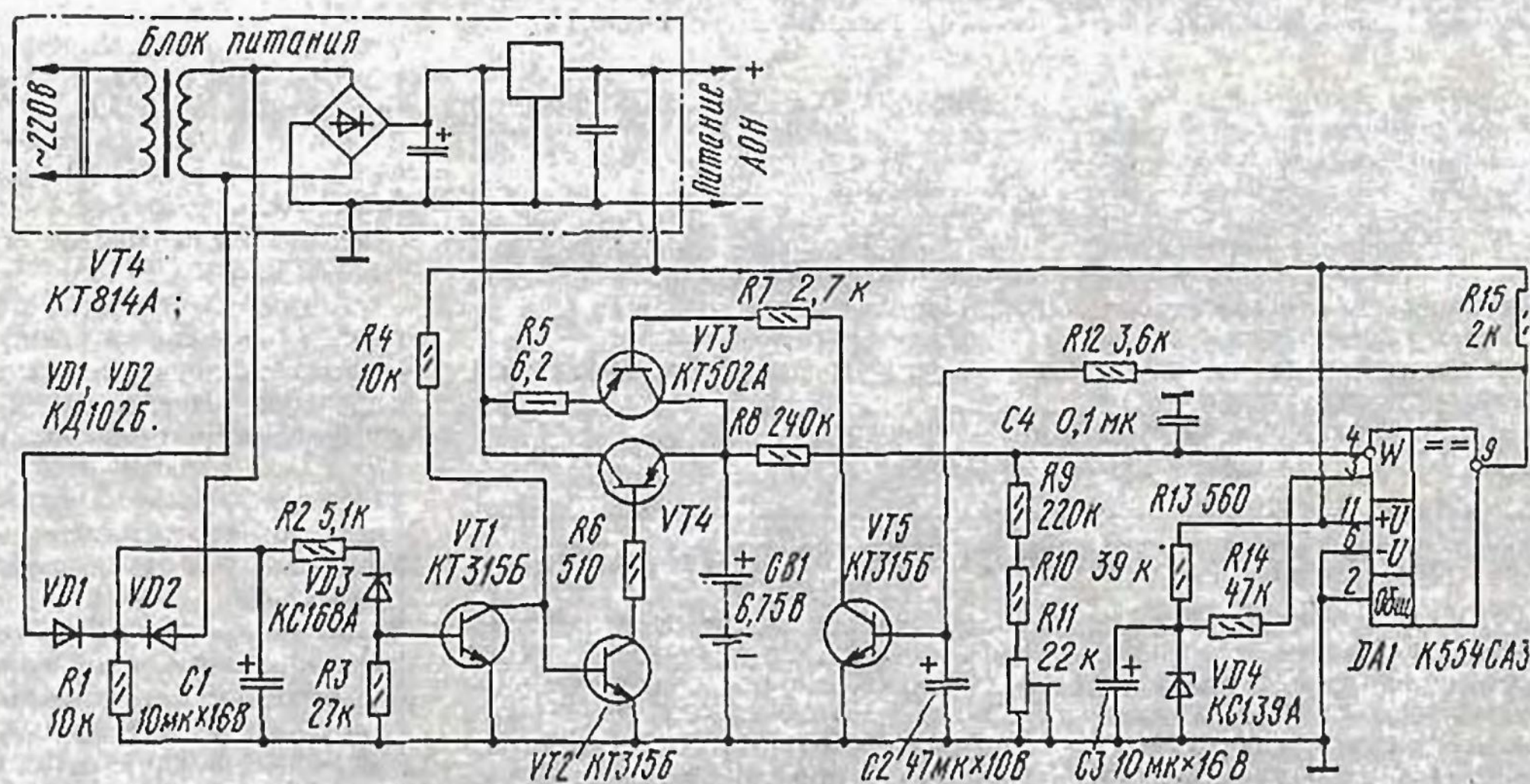
ем в течение часа полностью поддерживать работу АОНа при потребляемом им токе до 300 мА.

Приставка состоит из аккумуляторной батареи GB1 (пять аккумуляторов Д-0,55, соединенных последовательно), разрядного ключа на транзисторе VT4 и зарядного — на VT3, системы контроля за напряжением аккумуляторной батареи (компаратор DA1) и узла, определяющего наличие сетевого напряжения (диоды VD1, VD2 и транзисторы VT1, VT2).

При наличии сетевого напряжения переменное напряжение со вторичной обмотки трансформатора блока питания АОН поступает на выпрямитель приставки, выполненный на диодах VD1 и VD2.

напряжение на стабилитроне VD4 с напряжением аккумуляторной батареи. По мере разрядки батареи увеличивается рассогласование опорного напряжения с напряжением батареи, в результате чего на выводе 9 компаратора появляется высокий уровень, который открывает транзистор VT5 — он, в свою очередь, открывает зарядный ключ на транзисторе VT3. Как только снова появится сетевое напряжение, ключ на транзисторе VT4 закроется, а через ключ на транзисторе VT3 потечет зарядный ток аккумуляторной батареи — он определяется резистором R7 и в течение первых 2,5 часов должен составлять 80 мА. За это время батарея значительно заряжается и напряжение на ней без нагрузки составляет 6,5 В. Напряжение на выходе компаратора падает, что приводит к значительному уменьшению зарядного тока. В дальнейшем, при приближении напряжения батареи к номинальному 6,75 В зарядный ток составляет примерно 0,8 мА, а указанное напряжение поддерживается с точностью до 0,01 В.

Номинальное напряжение 6,75 В устанавливают при полностью заряженной батарее подстроечным резистором R11,



Вот почему большинство владельцев ранее выпущенных аппаратов, особенно первых версий, где происходит не только сбой программы, но и пропадание информации из памяти, смогут по достоинству оценить предлагаемое устройство (см. рис.).

Это устройство представляет собой своеобразную аккумуляторную приставку с автоматической подзарядкой, подключаемую к стандартному блоку питания (например, Д2-34-2). Она позволяет в случае перебоя с сетевым напряжением

Выпрямленное напряжение открывает транзистор VT1, который, в свою очередь, закрывает транзистор VT2. Разрядный ключ на транзисторе VT4 закрыт.

Если сетевое напряжение пропадает, конденсатор C1 быстро разряжается через резистор R1. Транзистор VT1 закрывается, а VT2 и VT4 открываются. Напряжение с аккумуляторной батареи GB1 поступает на вход стабилизатора блока питания. Падение напряжения на разрядном ключе не превышает 160 мВ.

Компаратор DA1 сравнивает опорное

который должен быть многооборотным.

Стабилитрон VD3 необходим для того, чтобы при плавном снижении сетевого напряжения ниже 150 В разрядный ключ на транзисторе VT4 срабатывал более четко.

От редакции. Подаваемое от аккумуляторной батареи приставки напряжение на стабилизатор блока питания АОН не обеспечивает заданного напряжения на выходе стабилизатора, и оно занижено. Тем не менее, по утверждению автора, такого напряжения практически достаточно для поддержания работоспособности телефона в экстремальной ситуации.

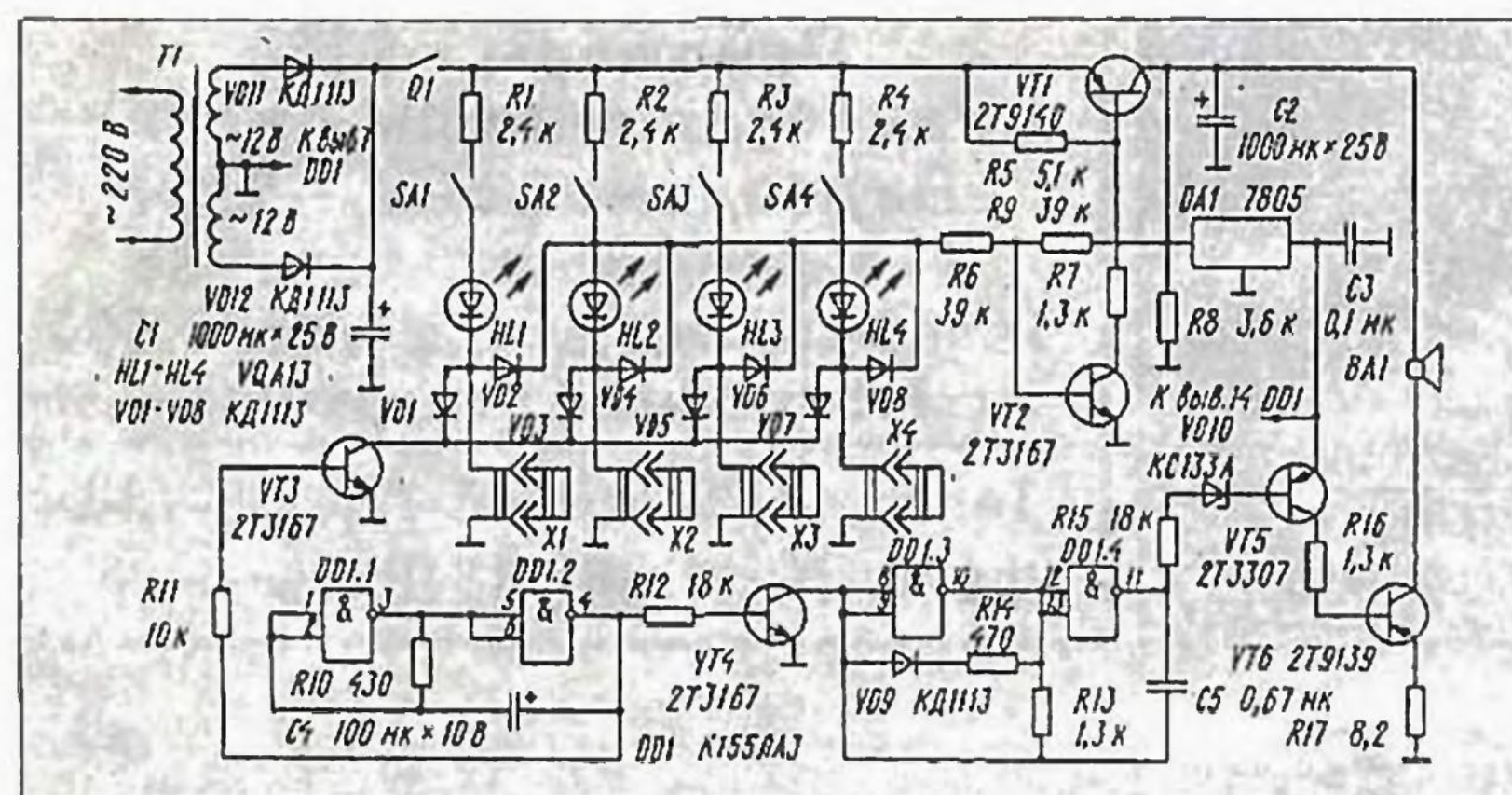
ОХРАННАЯ СИСТЕМА НЕСКОЛЬКИХ ОБЪЕКТОВ

Число объектов, которые можно охранять с помощью этой системы, не ограничено. Индикация состояния системы производится светодиодами на общем пульте управления. Когда линии не включены на охрану объектов, светодиоды обесточены. При постановке объектов под контроль охранного устройства светодиоды включены, а оповещение о нарушении сигнализации на объекте сигнализируется звуковой сиреной и миганием светового индикатора, соответствующего данному объекту линии.

Принципиальная схема устройства для четырех охраняемых объектов показана на рисунке. Его питание производится от

с частотой 1000 Гц и довольно небольшими для такого варианта исполнения нелинейными искажениями (около 0,5%). Это достигается применением цепочки VD9 R13 R14 в цепи отрицательной обратной связи элемента DD1.3. Вход элемента DD1.3 через переход коллектор-эмиттер транзистора VT4 может закорачиваться на общую шину питания, обеспечивая прерывание звуковой сигнализации. Управление состоянием транзистора VT4 и сигнальными светодиодами выполняет генератор на элементах DD1.1 и DD1.2 с частотой примерно 0,5 Гц.

Для повышения стабильности работы устройства питание микросхемы и тран-



сети переменного тока через трансформатор T1 с мощностью около 15 Вт (этой мощности достаточно для выполнения конструкции на 10 линий). На случай перебоев напряжения в сети питания можно предусмотреть вариант питания и от автономного источника — батарей аккумуляторов, которые будут подзаряжаться одновременно при работе от сети.

В устройстве есть два генератора, которые выполнены на одной цифровой микросхеме. Генератор на элементах DD1.3 и DD1.4 вырабатывает колебания

транзистора VT5 каскада усилителя звуковой частоты производится от стабилизатора DA1. Усилитель тока звуковой частоты выполнен на транзисторе VT6 большой мощности. В коллекторную цепь этого транзистора включена звуковая головка. Для защиты элементов усилителя звуковой частоты во время пауз сигнала предусмотрена цепочка R15 VD10 в базе транзистора VT5.

Электронный ключ, выполненный на транзисторах VT1 и VT2, служит для подачи напряжения к микросхемному ста-

билизатору DA1 только при возникновении нарушений на объектах.

Устройство включается с пульта кнопкой Q1, а линии охраняемых объектов — переключателями SA1 — SA4. Соответствующие им замыкатели X1 — X4 установлены на воротах, окнах, дверях объектов. Замыкатели выполнены из тонких проводников диаметром 0,1—0,14 мм, но могут быть применены различные датчики, реагирующие на звук, вибрацию, свет и пр. Необходимо только иметь в виду, что сопротивление линии замыкателя или цепи датчика на объекте не должно превышать 120...130 Ом. Если это условие невозможно выполнить, тогда последовательно с диодами VD2, VD4, VD6, VD8 необходимо будет подключить дополнительные диоды (один или более).

Устройство работает следующим образом. При отсутствии аварийных ситуаций цепи светодиодов HL1 — HL4 замкнуты через включатели линий и датчики объектов — все светодиоды светятся и переход эмиттер-база транзистора VT2 шунтирован малым входным сопротивлением датчиков объектов.

При срабатывании датчика (обрыв тонкого провода) цепь соединителя, например X1, размыкается: это, в свою очередь, приводит к открыванию транзисторов VT1 и VT2 (резистор R9 поддерживает базовый ток VT2) и подаче напряжения питания к микросхеме DA1 и усилителю звуковой частоты. Включаются генераторы через резистор R11; сигнал с частотой 0,5 Гц открывает и закрывает ключ на транзисторе VT3, который заставляет светодиод HL1 мигать, звуковая сирена издает прерывистый сигнал. Для возвращения устройства в дежурный режим необходимо на пульте разомкнуть кнопку линии аварийного объекта и отключить питание кнопкой Q1. Через 20...30 с (время разрядки конденсатора C2) устройство снова можно включить на охрану остальных объектов, а после устранения последствий (восстановления замыкателя) на аварийном объекте можно соответствующей кнопкой включить линию и этого объекта.

И.Телавичаров. Охранительная система.
— "Радио, телевизия, електроника",
5/1994 г.

Примечание редакции. В конструкции предлагаемого устройства можно применить отечественные микросхемы K155ЛА3, K531ЛА3, K561ЛА7, в качестве транзисторов VT1 и VT6 — KT814A, VT2-VT4 — KT315B, VT5 — KT361B. Диоды КД1113 можно заменить на диоды Д220А или Д223А, вместо указанных светодиодов применить отечественные АЛ307А и АЛ307Б.

БУДЕТ ЛИ НОВЫЙ ФОРМАТ CD?

Может так случиться, что система CD-DA найдет своих почитателей гораздо раньше, чем это произошло с MD или с DCC. Возможно, это прозвучит как первоапрельская шутка, но речь идет о том, что, якобы, после долгих конфиденциальных переговоров, касающихся новых мировых стандартов, фирмы Philips, Sony и Matsushita сообщают о совместном выпуске существенно улучшенного формата компакт-диска, получившего название HDCD, т.е. High Density CD (компакт-диск с повышенной плотностью записи). Новый компакт-диск полностью отличается от американской системы Pacific Micronic HDCD (High Definition Compatible Digital).

В конструкции нового компакт-диска применено много технических новинок.

С целью сохранения совместимости размер компакт-диска остается прежним, т.е. 125 мм, однако его объем увеличится почти в четыре раза. Увеличение объе-

ма удалось достигнуть при помощи усовершенствования конструкции лазера, а также совершенствования технологического процесса изготовления дисков, при котором уменьшается расстояние между отдельными записями, что позволяет записать на диск большее количество дорожек. Используется также более эффективная система цифрового кодирования. Новая система HDCD существенно улучшит качество компакт-дисков во всех аспектах. В новой модификации рабочая полоса частот увеличена с 21 кГц до 30 и более, а 16-битовое "разделение на слоги" повысится до 18 бит. Указывается, что звучание HDCD будет более мягким и менее стерильным, чем у современных компакт-дисков. Вероятно, его звучание будет напоминать звучание аналоговой записи.

Несколько менее приятной новостью является то, что HDCD невозможно вос-

производить на уже существующих типах проигрывателей компакт-дисков. Но с другой стороны проигрыватели для воспроизведения новых компакт-дисков, которые должны появиться уже в этом году, смогут воспроизводить также и диски нынешнего формата.

Открытым остается вопрос, связанный с ценой. Если стремление изготовителей заработать на новинке останется столь же сильным, как это имело место с DAT, MD и DCC, то новая система быстро прекратит свое существование.

По материалам журнала "Stereo & Video", 3-4/II, март-апрель 1995 г.

Примечание редакции: CD — компакт диск, CD-DA — цифроаналоговая система с использованием компакт-диска, DAT — цифроаналоговая система магнитной записи, DCC — цифровая компакт-кассета, MD — цифроаналоговая система с использованием минидиска.

**1816BE31 1816BE48
80C196 8051 87C750
8048 Z80 Microchip PIC**

- ♦ **Внутрисхемные эмуляторы** реального времени с поддержкой символьной отладки на ASM, PL/M, Си.
- ♦ **Отладчики-симуляторы** ОЭВМ.
- ♦ **Дисассемблеры** для 8048, 8051, 8080/85, 8088/86, Z-80.
- ♦ **Кросс-системы** для языков C-51, PL/M-51, ASM-51, ASM-48, ASM-96, ASM-Z80, ASM-PIC 16CXX, 17CXX.
- ♦ **Контроллеры-конструкторы** на базе 1816BE31 и 80C196 с системами отладки на ассемблере и PL/M.
- ♦ **Программаторы** РПЗУ серии 573РФ (2716...27040), FLASH-памяти, 8751, 87C51FX, 8748, PIC16/17CXX.
- ♦ **Заказные контроллеры.**
- ♦ **Поставка** микросхем фирмы Microchip.
- ♦ **Philips 87C750:** отладочный комплекс (эмулятор, симулятор и программатор), поставка ИС.



Фирма Фитон	Телефон, факс: (095) 481-0583, 481-1383
127474, Москва, Дмитровское шоссе, д.62 кор.2	E-Mail: PHYTON@ phyton.mmtel.msk.su



ТОО ПКФ

"БЛИЦ"

МИНИ-АТС: КТ20804 - \$145
PX15.3 - \$400 АК 3/1 - \$50
PANASONIC 6/16 - \$685
PANASONIC 12/32 - \$1580
INTEGRA 8/24-32/128 - \$3600-19800

Блоки бесперебойного питания 2x500 VA - \$250
Пейджеры - \$280
Радиоудлинители - \$1750
Видеодомофоны - \$290
Телефонные аппараты - \$8
Телефонный кабель ТПП 10-600
Монтажный инструмент

Тел. : (095) 366-96-77, 367-10-01,
факс: (095) 367-1818 оптом и в розницу

АОЗТ "ОКНО-ТВ"



*предлагает
все необходимое для развития
местного телерадиовещания*

Видеотехнику S-VHS, Betacam
Телевизионные и радиопередатчики
Компьютерные станции MULTIMEDIA
Синхронизаторы, транскодеры
Системы шифрации, кабельные сети
Системы спутникового телевидения
Звуковое и световое оборудование
Контрольно-измерительную технику

ГАРАНТИРУЕМ:

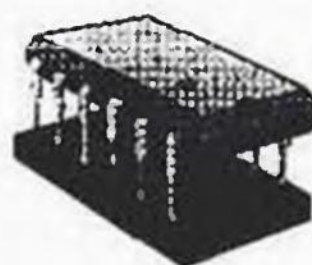
**ПРЕДЕЛЬНО НИЗКИЕ ЦЕНЫ В РОССИИ
БЕЗУПРЕЧНОЕ КАЧЕСТВО ТЕХНИКИ
ОТЛИЧНОЕ ОБСЛУЖИВАНИЕ**

Гибкая система цен и скидок
Консультации, обучение, доставка.
Высылаем описание оборудования и цены

Адрес: 125124, Москва, ул. М Расковой, 12
Тел.: (095) 212-05-91

ПОРАД-СЕРВИС

ПРЕДЛАГАЕТ



**ИМПОРТНЫЕ
КОМПЛЕКТУЮЩИЕ**

Всегда в наличии !

**Интегральные Схемы
Микропроцессоры
Транзисторы
Диоды
Видеоголовки
и многое другое...**

Широкий выбор
от
зарубежных
производителей

Приглашаем розничных
и оптовых покупателей

☎ 388-13-00

Факс: 388-13-09

Здесь можно сделать любой заказ!

Ремонт любой импортной
аудио-видео техники

☎ 388-13-11

Компьютерные решения
и сервис

☎ 388-15-36

Москва, ул. Чертановская 45а кор.1

MERX

представитель фирм

REXON

Iemm

YOSAN

Wilson

ONWA

Dragon

Республика Польша
33-300 г. Новый Сонч
ул. Навойовска 88Б
Телефон/факс (48)
(18) 438660, 438661,
438662, 438663,
438664
Факс (48) (18) 438665

Предлагает для продажи:
СВ-радио, УКВ трансиверы, антенны автомобильные базовые, аксессуары, пятидесятиомный кабель, а также системы видеонаблюдения и охранные сигнализации.

Реализуем оптовые и мелкооптовые поставки на условиях СИФ Москва.

400 позиций в ассортименте.

Каталог и прайс-лист высылаем по первому требованию.

Полное обслуживание на русском языке.

Ищем представителей по регионам России и СНГ

АО завод "ЭКРАН" предлагает: радиорелейные станции, передатчики радиовещательные, приемники спутникового ТВ, ультразвуковые счетчики расхода жидкостей (см. "Радио" N 4/95).

Адрес: 443022, г. Самара, пр. Кирова, 24.

Телефоны: (8462) 27-18-54, 27-18-34.

Центр АЦП

платы сбора данных для IBM PC

Минимальная цена при максимальной точности и эффективности
достаточном разнообразии устройств
позволяет выполнить Ваш НИР и ОКР
по стоимости серийной продукции
в кратчайшие сроки

Наш адрес: 103907, Москва, Центр, ГСП-3,
ул. Моховая д.11 ИРЭ РАН (м. "Охотный ряд")
тел. (095) 203-4967 факс (095) 203-8414

Техническая книга - почтой.

634045, г. Томск, аб. ящ. 2553. Тел. (3822) 21-55-57

СИСТЕМЫ РАДИОСВЯЗИ "МАШИНА-ОФИС-ДОМ"

Сертификат
Минсвязи

Связь без проблем!

ПЕЙДЖЕРЫ,
мини-АТС
и другое
телефонное и
радиооборудование



Гарантия 1 год
Все виды систем

Комплексное
решение
проблемы
радио и
телефонной
связи.
Выход на АТС



РАДИОСТАНЦИИ

базовые
автомобильные
портативные

Диапазон
СВ(27МГц)
и УКВ

Москва, ул. Ткацкая, 1



Москва: (095) 962-9200, 962-9201
С-Пб.: (812) 535-3875, 535-2946

МОСКОВСКИЙ ТЕХНИЧЕСКИЙ
УНИВЕРСИТЕТ СВЯЗИ И ИНФОРМАТИКИ
предлагает
ОБОРУДОВАНИЕ МЕСТНЫХ ТЕЛЕЦЕНТРОВ
ДЛЯ СИСТЕМ КАБЕЛЬНОГО И ЭФИРНОГО
ТЕЛЕВИДЕНИЯ:

- Телевизионные передатчики метрового и дециметрового диапазонов мощностью 1, 3, 25, 50 и 100 Вт в составе: транскодер PAL/SECAM, модулятор, регенератор синхросмеси, усилитель мощности.
- Микростудии для систем кабельного телевидения в составе: транскодер PAL/SECAM, модулятор, регенератор синхросмеси, выходной усилитель (до 120 дБ).
- Шестиканальные коммутационно-микшерские пульта (пульт видео и звукорежиссера) с возможностью замещения титров и двухступенчатым микшером по звуку.
- Системы кодирования для закрытия коммерческих каналов.
- Генераторы фирменных знаков, телевизионные измерительные генераторы, телевизионные сервисные осциллографы с генератором тестсигналов и др. телевизионное оборудование.

Все оборудование производится совместно с Московским заводом измерительной аппаратуры, удовлетворяет требованиям ГОСТов, имеет сертификат или находится на сертификации. Оборудование обеспечено гарантийным обслуживанием в течении 1 года и послегарантийным обслуживанием в течении всего срока эксплуатации.

Телефоны: (095) 273-75-41, 273-88-09.

Факс (095) 362-22-25.

Телефон отдела рекламы 208-99-45, телефон/факс 208-77-13

ДОСКА ОБЪЯВЛЕНИЙ



Прежде чем покупать технику связи сосчитайте до десяти...

1. Качество ведущих мировых производителей техники связи
2. Новейшие, а также отлично зарекомендовавшие себя модели
3. Гарантия от 1 года до 5 лет на все виды оборудования
4. Оптимальное соотношение цена/качество для всех моделей
5. Разработка, монтаж и наладка систем связи
6. Сертификаты Минсвязи РФ на все виды оборудования
7. Отсутствие проблем с дополнительными аксессуарами
8. Инструкции по эксплуатации на русском и английском языках
9. Гибкая система скидок
10. Бесплатные консультации.

DAIWA

JRC

HELIAX™

WACOM

EE

OPTOELECTRONICS

Kantronics

ANDREW

COMET

ICOM

ALINCO

ZETRON

MX-COM, INC.

YAESU

FA

WAVETEK

ASTRON CORPORATION

KENWOOD

MFJ

FA

Cushcraft

SMC ELECTRO-MOUNT

HUSTLER

BUTTERNUT

rfconcepts

KPolyPhaser CORPORATION

RAMSEY

AOB

г. Москва (095) 938-8994

г. Самара (8462) 592-706;

г. Воронеж, м-н "Экран" (0732) 56-0072

г. Владимир, НПП "Экомс" (09222) 9-1859

г. Липецк, АО "Юником-Дельта" (0742) 435-030

г. Ставрополь, НПО "Радиокommunikационные системы" (8652) 24-8452

...и обратитесь к нам



Научно-исследовательский центр

"**РАДИОКОМ**"

профессионализм, качество, надежность



ЭЛЕМЕНТЫ РАДИОЭЛЕКТРОНИКИ

Судя по редакционной почте, для многих наших читателей, особенно в "глубинке", "Справочный листок" журнала "Радио" — чуть ли не единственный источник оперативной информации о новых элементах радиоэлектроники. Учитывая это, редакция регулярно публикует справочные сведения о современных конденсаторах, резисторах, полупроводниковых приборах, интегральных микросхемах и т. п. — за год читатель узнает о десятках новых изделий. Нетрудно подсчитать, что за каких-нибудь 10 лет (а среди наших подписчиков немало таких, кто выписывает журнал и 20, и 30 лет) число описанных в "Справочных листках" элементов достигает нескольких сотен. Найти нужную информацию в таком справочнике, даже пользуясь годовым содержанием, — дело, отнимающее порой довольно много времени. Видимо, это побудило нашего давнего читателя В. Тарасова из г. Перми обратиться в редакцию с просьбой поместить в журнале обзор материалов, опубликованных в "Справочном листке".

Выполняя просьбу читателя, мы публикуем указатель справочных материалов, помещенных в журнале за последние двадцать с небольшим лет. В этом номере речь идет о диодах и транзисторах, в следующих мы намеряем дать подобные указатели по цифровым и аналоговым интегральным микросхемам, оптоэлектронным приборам, коммутационным изделиям и другим элементам. Для экономии места конкретные номера журналов, где опубликованы материалы по тому или иному элементу, указаны в виде цифрового кода, в котором первые две цифры обозначают год, вторые — номер, а третьи — страницу (начало статьи).

ДИОДЫ

Выпрямительные диоды, блоки, матрицы, столбы: КД226А—КД226Д — 87-10-62; КД257А—КД257Д, КД258А—КД258Д — 92-11-50; сводная таблица параметров выпрямительных диодов малой и средней мощности — 77-5-57; 7ГЕ1А-С, 7ГЕ2А-С — 70-8-58; селеновые выпрямители АВС, ТВС, ФВС — 70-12-53; ВС-5кв, КЦ402А—КЦ402И, КЦ403А—КЦ403И, КЦ404А—КЦ404И, КЦ405А—КЦ405И — 72-10-57; 2Ц103А, 2Ц106В, 2Ц106Г, 2Ц202А—2Ц202Е, Д1004, Д1005А, Д1005Б, Д1006—Д1011, 5ГЕ200АФ, 5ГЕ600АФМ1 — 82-3-60.

Высокочастотные и импульсные диоды: Д219С — 72-6-57; Д310 — 70-4-63; КД503А—КД503В — 72-6-57; КД407А, КД409А — 73-9-58; КД512А, КД513А — 71-

7-54; КД904А—КД904Е — 71-10-58. Зарубежные аналоги выпрямительных и импульсных диодов — 72-5-57.

Варикапы, варикапные матрицы: КВ102А—КВ102Д, КВ104А—КВ104Е, КВ105А, КВ105Б, Д901А—Д901Е — 71-8-57; КВС111А, КВС111Б — 75-2-59.

Стабилитроны, стабисторы: КС196А—КС196Г — 71-11-57; Д220С, Д223С — 74-7-59.

Магнитодиоды: КД301А—КД301Ж — 77-7-57.

Тиристоры: КН102А—КН102И — 72-1-54; КУ101А, КУ101Б, КУ101Г, КУ101Е — 72-9-57; КУ106А—КУ106Г, 2У106А—2У106Г — 86-8-59; КУ201А—КУ201Л — 72-1-54; КУ202А—КУ202Н — 70-2-57; КУ204А—КУ204В — 72-1-54; КУ208А—КУ208Г — 72-9-57; ТС106-10, ТС112-10, ТС112-16, ТС122-20, ТС122-25, ТС132-40, ТС132-50, ТС142-63, ТС142-80 — 89-7-91, 89-8-71; Цветовая мнемоническая маркировка: выпрямительных диодов — 88-7-59; стабилитронов — 89-9-92; варикапов — 88-8-60.

ТРАНЗИСТОРЫ

Биполярные транзисторы: КТ104А—КТ104Г — 73-2-55; ГТ115А—ГТ115Д — 73-10-56; КТ117А—КТ117Г — 73-12-54; КТ118А—КТ118Б — 73-2-55; КТ201А—КТ201Д — 73-2-55; КТ203А—КТ203В — 76-7-57; ГТ305А—ГТ305В — 73-10-56; КТ306А—КТ306Д, КТ307А—КТ307Г, КТ316А—КТ316Д — 71-5-57; КТ319А—КТ319В, ГТ323А—ГТ323В, КТ324А—КТ324Е — 72-8-55; КТ325А—КТ325В — 75-10-46; КТ326А, КТ326Б — 76-8-55; ГТ328А—ГТ328В — 74-11-56; ГТ329А—ГТ329Г, ГТ330Д—ГТ330И — 75-3-57; КТ331А—КТ331Г, КТ332А—КТ332Д — 73-6-54; КТ337А—КТ337В — 76-8-55; КТ339А—КТ339Д — 73-6-54; КТ340А—КТ340В, КТ340Д — 75-1-56; ГТ341А—ГТ341В — 75-3-57; КТ342А—КТ342Г — 74-6-58; КТ343А—КТ343Г — 72-2-56; КТ345А—КТ345В — 74-6-58; ГТ346А, ГТ346Б — 75-1-56; КТ347А—КТ347В — 76-8-55; КТ349А—КТ349В, КТ350А, КТ351А, КТ351Б, КТ352А, КТ352Б — 72-2-56; КТ355А — 76-8-55; КТ357А—КТ357Г, КТ358А—КТ358В — 76-7-57; КТ361А—КТ361Е — 76-7-57; ГТ362А, ГТ362Б, КТ363А, КТ363Б, КТ372А—КТ372В — 76-8-55; КТ373А—КТ373Г — 76-7-57; КТ3102А—КТ3102Е — 81-1-61; КТ3107А—КТ3107Л — 80-8-59; КТ3117А, КТ3117Б — 83-10-60; КТ3123А—КТ3123В — 82-6-59; КТ3126А, КТ3126Б — 83-6-60; КТ3127А, КТ3128А — 88-11-60, 89-6-77;

ГТ404А—ГТ404Г — 73-10-57; ГТ405А—ГТ405Г — 76-8-56; КТ502А—КТ502Е, КТ503А—КТ503Е — 77-9-58; КТ608А, КТ608Б, КТ610А, КТ610Б — 75-6-59; КТ611А—КТ611Г — 75-9-59; ГТ612А, КТ616А, КТ616Б, КТ617А, КТ618А — 76-8-56; КТ635Б — 84-7-59; КТ639А—КТ639И, КТ639А1—КТ639И1 — 87-8-59; КТ644А—КТ644Г — 79-2-60; КТ645А, КТ645Б — 84-6-60; КТ646А, КТ646Б — 84-7-60; ГТ703А—ГТ703Д, КТ704А—КТ704В — 76-8-57; КТ802А, КТ803А — 74-4-58; ГТ806А—ГТ806Д — 76-8-57; КТ807А, КТ807Б, КТ808А — 74-4-58; КТ808АМ—КТ808ГМ — 85-10-61; КТ809А — 74-4-58; ГТ810А — 76-8-57; КТ814А—КТ814Г, КТ815А—КТ815Г, КТ816А—КТ816Г, КТ817А—КТ817Г — 77-3-58; КТ818А—КТ818Г, КТ818АМ—КТ818ГМ, КТ819А—КТ819Г, КТ819АМ—КТ819ГМ — 77-7-58; КТ835А, КТ835Б — 87-8-60; КТ837А—КТ837Ф — 88-5-60, 88-6-59; КТ838А — 94-3-42, 94-4-45; КТ850А—КТ850В — 92-11-59; КТ8101А, КТ8101Б, КТ8102А, КТ8102Б — 91-12-69; КТ904А, КТ904Б, ГТ905А, ГТ905Б — 71-12-53; КТ907А, КТ907Б, КТ908А, КТ908Б — 72-7-53; КТ909А—КТ909Г, КТ911А—КТ911Г — 75-12-55; КТ913А—КТ913В — 79-4-60; КТ919А—КТ919В — 76-8-58; КТ940А—КТ940В — 78-8-58; КТ961А—КТ961В — 82-9-60; КТ969А — 82-8-60; КТ972А, КТ972Б — 85-1-61; КТ973А, КТ973Б — 86-6-61;

Транзисторные матрицы ГТС609А—ГТС609В — 75-8-58;

Полевые транзисторы: КП102Е—КП102Л — 70-6-51; КП103Е—КП103М — 71-4-58; КП301Б — 73-11-55; КП302А—КП302В — 74-3-58; КП303А—КП303И — 74-5-58; КП304А — 77-1-58; КП305Д—КП305И — 73-11-55; КП306А—КП306В — 76-8-58; КП307А—КП307Ж — 80-10-60; КП350А—КП350В — 73-11-55; КП901А, КП901Б, КП902Б, КП902В — 79-12-56; КП912А, КП912Б — 90-12-82, 91-1-73; КП922А, КП922Б — 91-1-73;

Матрицы из полевых транзисторов: КПС104А—КПС104Д — 79-6-60, 82-5-60; 2ПС202А-2—2ПС202Г-2, КПС202А—КПС202Г — 82-5-60;

Цоколевка транзисторов — 87-7, 88-2 (2 и 3-я с. вкл.), 89-3-40, 89-5-90. О взаимозаменяемости транзисторов — 75-2-57. Зарубежные транзисторы и их отечественные аналоги — 71-6-56, 72-11-57 (аналоги венгерских транзисторов), 73-8-58 (аналоги чехословацких транзисторов), 77-4-58, 77-7-58, 77-9-59, 78-2-58, 78-3-62, 78-4-60, 78-5-60, 78-7-60. Взаимозаменяемые зарубежные и отечественные транзисторы — 85-10-62, 86-1-60, 86-4-62, 86-5-60, 86-6-62, 86-7-58, 86-8-60, 86-9-59, 86-10-64. Цветовая мнемоническая маркировка транзисторов серий КТ502, КТ503, КТ3102, КТ3107 — 88-4-60.

НАША КОНСУЛЬТАЦИЯ

КАРАСЕВ Г. УСОВЕРШЕНСТВОВАННЫЙ БЛОК ЗАЖИГАНИЯ. — РАДИО, 1994, № 8, с. 36—38.

Повышение помехозащищенности устройства.

Опыт эксплуатации блоков обеих модификаций показал, что на некоторых автомобилях из-за повышенного уровня электрических помех в бортовой сети нормальное искрообразование нарушается даже на низких частотах (в частности, при запуске). Для повышения помехозащищенности усовершенствованного блока рекомендуется в цепь его питания включить два конденсатора: один — оксидный емкостью 50 мкФ с номинальным напряжением не менее 25 В, а другой — любого типа (но не оксидный) емкостью 0,5 мкФ с таким же номинальным напряжением. Конденсаторы следует припаять либо непосредственно к контактам 1 и 2 разъемного соединителя Х1 блока, либо между соответствующими печатными проводниками платы (можно с обратной стороны). Подобную доработку рекомендуется сделать и в блоке первой модификации.

Повышение надежности запуска блока на максимальной частоте искрообразования.

Для повышения надежности запуска устройства на максимальной частоте искрообразования и при больших нагрузках в бортовой сети автомобиля (одновременно включены фары, "дворники", обогрев и т. д.) рекомендуется заменить R6 резистором сопротивлением 18...22 кОм. Уменьшение сопротивления этого резистора не снизит защищенности от помех, обусловленных дребезгом контактов, которая у нового блока на больших частотах искрообразования достаточно высока. Последнее объясняется тем, что накопительный конденсатор в каждом цикле разряжается практически полностью, причем конец разрядки почти совпадает по времени с моментом замыкания контактов прерывателя (дребезг наблюдается в течение примерно 1 мс после замыкания) при работе на самой высокой частоте (200 Гц). На низких частотах влияние дребезга контактов менее заметно.

Аналогичную коррекцию сопротивления резистора R6 (до 22 кОм — в любом случае, до 18 кОм — только при отсутствии сбоев от дребезга контактов прерывателя) можно рекомендовать и для блока первой модификации. Для блоков обеих модификаций такая коррекция полезна и в случае, если есть сомнения в правильности регулировки контактов (т. е. в соответствии времени нахождения контактов в замкнутом и разомкнутом состояниях требуемым значениям).

Как показала практика, в ряде блоков (как первой, так и второй модификации) сбои на высоких частотах искрообразования часто наблюдались из-за неполной зарядки пускового конденсатора С5, обусловленной малым временем нахождения контактов в замкнутом состоянии, хотя первоначально было сделано пред-

положение о недостаточной мощности генератора и других дефектах в устройстве. Широко распространенное мнение о том, что при электронном зажигании регулировка контактов прерывателя не обязательна, — ошибочно. Контакты необходимо отрегулировать в соответствии с инструкцией по эксплуатации автомобиля: в пределах примерно 60° они должны быть замкнуты, в пределах примерно 30° — разомкнуты. Это, кстати, очень полезно и при вынужденном переходе с электронного зажигания на обычное: мощность двигателя в этом случае не теряется.

ВИНОГРАДОВ Ю. ШИФРАТОР И ДЕШИФРАТОР РАДИОКАНАЛА АВТОСТОРОЖА. — РАДИО, 1994, № 3, с. 30—32.

О тактовом генераторе.

Если тактовый генератор на элементах DD5.3, DD5.4, R6, ZQ1 (см. рис. 1 и 4 в статье) не вырабатывает колебаний частотой 32 768 Гц, то причина, скорее всего, в кварцевом резонаторе. При слишком большом резонансном сопротивлении резонатора тактовый генератор самовозбудится как обычный RC-генератор — на частоте, зависящей от его емкостной составляющей. Если же он зашунтирован паразитным сопротивлением (утечка в самом кристалле или между его выводами), генератор может повести себя как триггер: на выводах 10 и 11 микросхемы DD5 установятся напряжения с уровнями соответственно 0 и 1 или 1 и 0. В обоих случаях можно попытаться возбудить устройство на частоте кварцевого резонатора изменением сопротивления резистора R6. Эта процедура позволяет "оживить" генератор практически с любым низкочастотным (до 200...300 кГц) кварцевым резонатором.

ВОЙЦЕХОВСКИЙ Д., ПЕСКИН А. ТЕЛЕВИЗОР-ВИДЕОМОНИТОР. — РАДИО, 1992, № 4, с. 20—25.

Еще об использовании устройства сопряжения с компьютером.

Устройство рассчитано на работу с видеосигналом (ПЦТВ) отрицательной полярности (синхроимпульсами "вниз"). Если это условие не выполнено, блокировка работать не будет, так как конденсатор С4 не сможет зарядиться до напряжения, необходимого для открывания транзистора VT5. Следовательно, при отсутствии блокировки в первую очередь необходимо убедиться, что полярность ПЦТВ соответствует указанной выше, и если это не так, проинвертировать сигнал с помощью, например, транзисторного каскада по схеме с общим эмиттером.

При недостаточной амплитуде входного видеосигнала нужного результата можно добиться, несколько повысив чувствительность устройства сопряжения. Сделать это можно разными способами:

уменьшением сопротивления резистора R12 до 150...300 Ом, заменой KT315B (VT4, VT5) на транзисторы серии KT3102, подачей начального напряжения смещения на базу VT5 (соединив вывод его базы с проводом питания +12 В через резистор сопротивлением 20...22 кОм). Следует, однако учесть, что намного повышать чувствительность устройства нельзя, так как это приведет к значительному снижению надежности его работы — блокировка начнет срабатывать от помех. В любом случае провод, по которому к контакту 1 разъема Х1 поступает видеосигнал, необходимо тщательно экранировать.

НЕЧАЕВ И. БЛОК ПИТАНИЯ С ТАЙМЕРОМ. — РАДИО, 1994, № 9, с. 36, 37.

Замена реле.

Вместо указанного в статье можно применить реле РЭС22 исполнений РФ4.523.023-01 (прежнее обозначение РФ4.500.129), РФ4.523.023-05 и РЭС32 исполнения РФ4.500.335-01 (РФ4.500.341).

РОМАНОВ И. АКТИВНЫЕ RC-ФИЛЬТРЫ: СХЕМЫ И РАСЧЕТ. — РАДИО, 1994, № 1, с. 39, 40.

О конденсаторе С3.

Емкость конденсатора С3 в селективном фильтре по схеме на рис. 6 в статье такая же, как и С1, С2 (иными словами, $C1=C2=C3=C_0$).

ВНИМАНИЮ ЧИТАТЕЛЕЙ!

Редакция консультирует только по статьям, опубликованным в журнале "Радио". Вопросы по каждой статье просим писать разборчиво на отдельных листах. Обязательно укажите название статьи, ее автора, год, номер и страницу в журнале, где она опубликована. Если Вы хотите, чтобы Вам ответили в индивидуальном порядке, вложите, пожалуйста, оплаченный по действующему тарифу конверт с надписанным Вашим адресом. Консультации даются бесплатно.

С вопросами, выходящими за рамки журнальных статей (например, по усовершенствованию и переделке описанных в журнале любительских конструкций, установке их в любительские или промышленные устройства, не рассмотренные в статье, замене примененных в них деталей, влекущей за собой существенные изменения в схеме или конструкции устройств, и т. п.) рекомендуем обращаться в платную радиотехническую консультацию ЦРК РОСТО (123459, Москва, Походный проезд, 23; телефоны 949-52-86, 949-52-70).

Адресов авторов без их согласия редакция не сообщает. Если возникли вопросы, на которые, по Вашему мнению, может ответить только автор статьи, пришлите письмо нам, а мы перешлем его автору. Не забудьте в этом случае вложить два оплаченных по действующему тарифу конверта: один чистый, другой — с надписанным Вашим адресом.

МИНИАТЮРНЫЕ КАТУШКИ ДЛЯ ПОВЕРХНОСТНОГО МОНТАЖА

Стремление разработчиков к снижению массогабаритных показателей электронной аппаратуры привело к миниатюризации многих радиокомпонентов. В конце 80-х годов ведущие фирмы, такие, например, как TDK, Coilcraft, Murata, Components Inc, начали производить компактные катушки, рассчитанные на поверхностный монтаж на плату.

В настоящее время, по сведениям из зарубежных источников, более 30% всех намоточных изделий на мировом рынке представляют катушки для поверхностного монтажа. И доля этих изделий постоянно увеличивается.

С 1992 г. предприятие ОКБ "Феррокерам" (г. Белая Церковь Киевской обл.) разработало и выпускает миниатюрные герметизированные катушки серии КГП

для поверхностного монтажа. Эти катушки могут быть применены в качестве дросселей в резонансных и нерезонансных цепях различной аппаратуры: радиоприемников, стереоусилителей, телевизоров, видеокамер, а также в связной, телефонной и вычислительной технике.

Катушки имеют проволочную конструкцию. В фирменных каталогах преобладают катушки именно такого типа, как наиболее дешевые.

При изготовлении миниатюрных катушек используют широко известную ленточную технологию. Сначала на медный ленточный носитель, в котором выштампованы отверстия специальной формы, приклеивают с определенным шагом ферритовые магнитопроводы (рис. 1), имеющие форму цилиндрического каркаса со щеками. Затем следует поочередная намотка катушек очень тонким проводом — до 0,02 мм. Выводы обмоток припаивают к специально предусмотренным контактным выступам на ленте.

Далее катушки проходят герметизацию пластмассой, после чего их вырезают из носителя. Остается только придать выводам требуемую форму и нанести на корпус маркировку номинала индуктивности в микрогенри.

Использованная технология позволяет автоматизировать ряд основных технологических операций — приклеивание ферритовых магнитопроводов, намотку провода, пайку выводов катушки к кон-

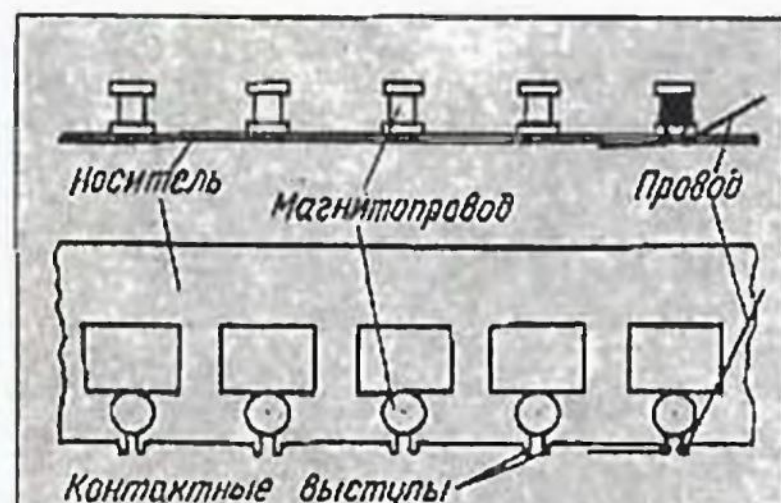


Рис. 1

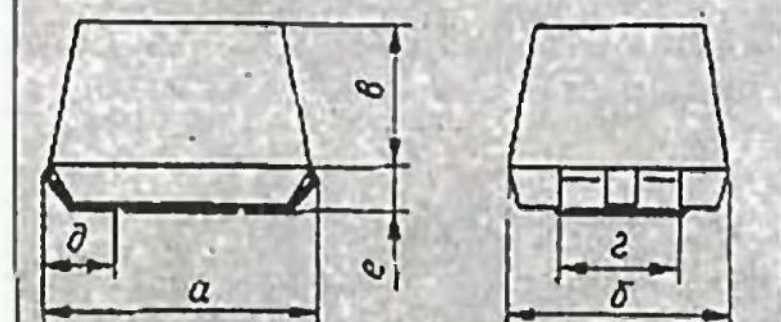


Рис. 2

Таблица 1						
Типоразмер катушки	Размеры, мм					
	а	б	в	г	д	е
КГП1	3,2	2,5	2,2	1	0,8	0,6
КГП2	4,5	3,2	3,2	2	1	0,85

Таблица 2				
Индуктивность, мкГн	Добротность	Частота измерения добротности, МГц	Активное сопротивление, Ом, не более	Типоразмер катушки
1,2	25	7,96	0,85	КГП1
1,5			0,9	
1,8			1	
3,3			1,3	
3,9			1,45	
4,7			1,6	
5,6	40	2,52	1,75	КГП2
6,8			1,95	
2,7			0,8	
6,8			1,35	
10			1,75	
15			2,75	
22	35	0,796	3,5	КГП2
33			4,4	
100			8,3	
150	30		9,5	КГП2
470			27	
560			35	

тактным выступам, прессование корпусов, вырубку из носителя.

Внешний вид готовой катушки в корпусе показан на рис. 2. В нижней по рисунку части изделия сформированы две контактные площадки, предназначенные для припайки к плате. Катушка в корпусе ориентирована так, что ее ось перпендикулярна основанию корпуса.

Серийно выпускаемые катушки оформлены в корпусе двух типоразмеров, соответствующих рекомендациям Ассоциации электронной промышленности (EIA). Размеры корпуса обоих типов представлены в табл. 1. По климатическому исполнению катушки соответствуют категории УХЛ4.

Основные электрические характеристики миниатюрных катушек сведены в табл. 2.

Рабочий температурный интервал — от -20 до +80 °С. Рабочая частота — 0,06...100 МГц. Номинальные значения

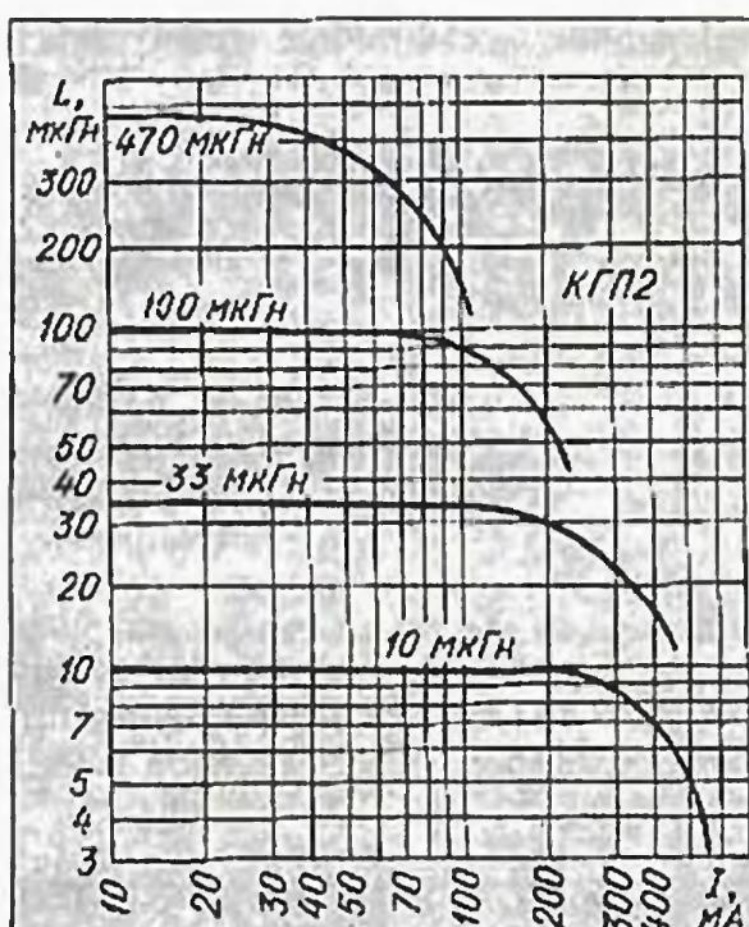


Рис. 3



Рис. 4

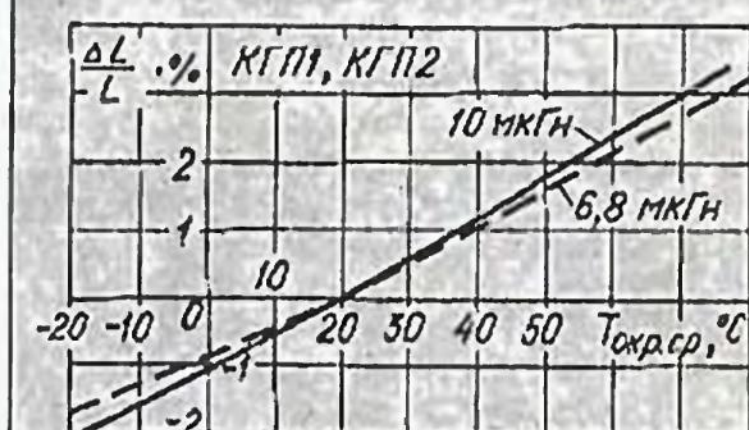


Рис. 5



Рис. 6

Таблица 3

Типоразмер катушки	Размеры площадок, мм		
	a	b	в
КГП1	1	2	3
КГП2	1,5	3	4

индуктивности соответствуют ряду E12.

Расчет показывает, что в корпусе типоразмера 1 принципиально возможно реализовать катушки индуктивностью до 180 мкГн, а в корпусе 2 — до 1 мГн.

Конструкция миниатюрных катушек обеспечивает двухразовую пайку без применения тепловода; температура пайки — $260 \pm 5^\circ\text{C}$, время пайки — не более 3 с. Паять можно без предварительного облуживания контактных площадок катушки.

При разработке аппаратуры с применением описываемых катушек необходимо иметь в виду ряд факторов. Во-первых, поскольку обмотка выполнена на ферритовом магнитопроводе, постоян-

ный ток через катушку должен быть ограничен значением, при котором ее индуктивность из-за насыщения магнитопровода уменьшается незначительно. Характер зависимости индуктивности катушек от тока через обмотку показан на рис. 3.

Во-вторых, параметры катушки имеют выраженную зависимость от частоты. Так, на частоте, превышающей критическую (для того или иного феррита), уменьшается магнитная проницаемость феррита, что ведет к уменьшению индуктивности, и увеличиваются потери в магнитопроводе, из-за чего падает добротность. Зависимость добротности катушек различной номинальной индуктивности от частоты представлена на рис. 4. Как правило, для катушек с большей индуктивностью используют магнитопровод из феррита с более высокой магнитной проницаемостью.

В-третьих, в ряде практических случаев нельзя не учитывать зависимость индуктивности катушки от температуры окружающей среды. Характер изменения

относительной индуктивности катушек (с номинальным значением 6,8 и 10 мкГн) в рабочем температурном интервале показан на рис. 5.

Катушки припаивают к плате со стороны печатных проводников. Для этого предусматривают на ней специальные контактные фольговые площадки. Рекомендуемые форма и размеры контактных площадок представлены на рис. 6 и в табл. 3.

Материал подготовили
Г. АНАНЬЕВ, О. ФУРСА,
В. ПРОКУДОВИЧ

г. Белая Церковь, Украина

По вопросам приобретения катушек обращаться в научно-производственный комплекс (НПК) "Эфир" фирмы "Феррокерам" 256400 Украина, г. Белая Церковь Киевской обл., ул. Фастовская, 23.
Телефон (04463) — 26-52-22.
Факс (04463) — 6-02-34.

ОПЕРАЦИОННЫЕ УСИЛИТЕЛИ СЕРИИ КР544

На рис. 3—12 представлены типовые графические характеристики операционных усилителей серии КР544, снятые, если не указано иное, при питающем напряжении 2х15 В, сопротивлении нагрузки 2 кОм и температуре окружающей среды $25 \pm 10^\circ\text{C}$.

На рис. 3, 4 показаны типовые частотные зависимости коэффициента усиления операционных усилителей в различных режимах. $K_{ос}$ — коэффициент отрицательной обратной связи. На рис. 5 изображена частотная зависимость максимального выходного напряжения ОУ. На рис. 6 представлена типовая зависимость нормированной ЭДС шума от частоты.

Типовые температурные зависимости входного тока, коэффициента усиления и абсолютного значения напряжения смещения "нуля" показаны на рис. 7—9 соответственно. На рис. 10 представлена типовая зависимость коэффициента ослабления входного синфазного напряжения ОУ группы КР544УД2 от этого напряжения.

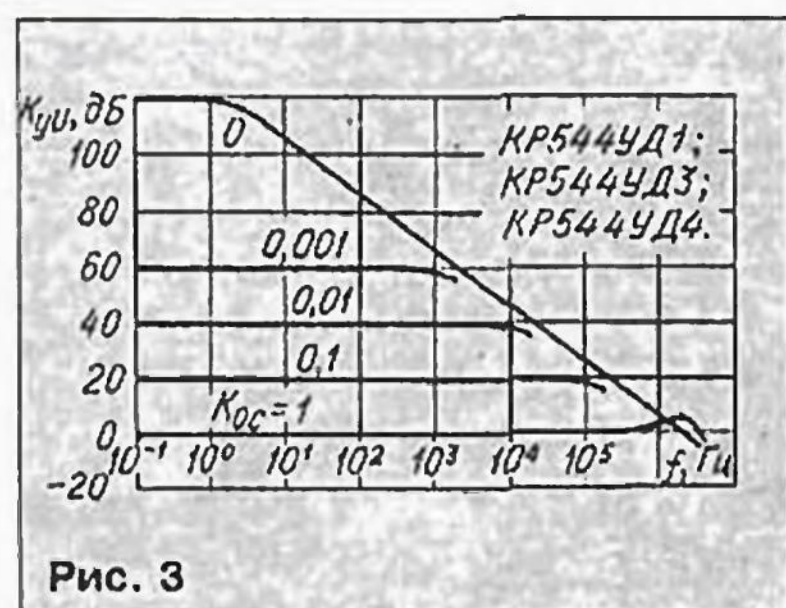


Рис. 3

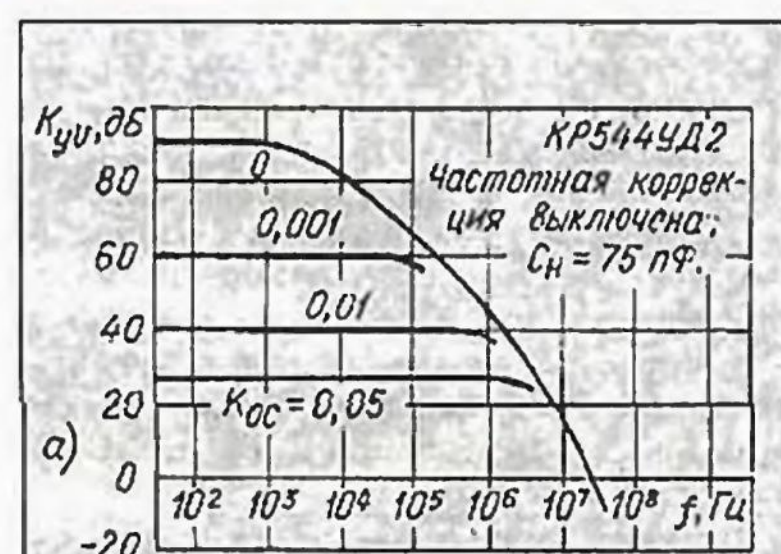


Рис. 4

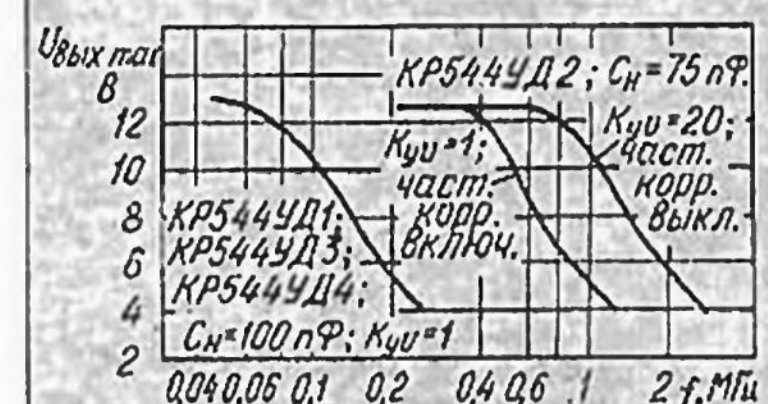


Рис. 5

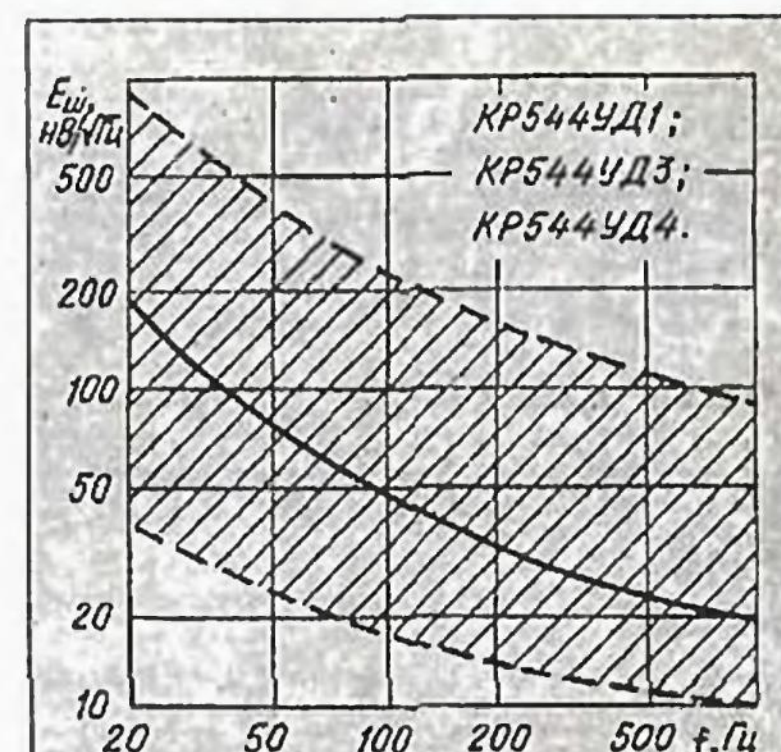


Рис. 6

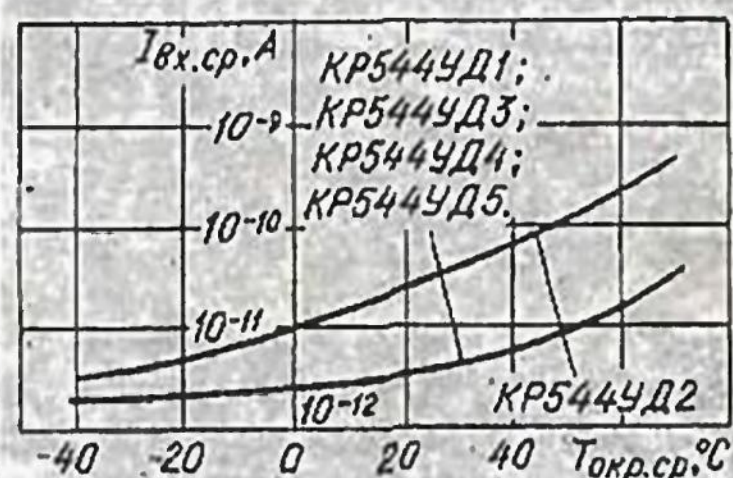


Рис. 7

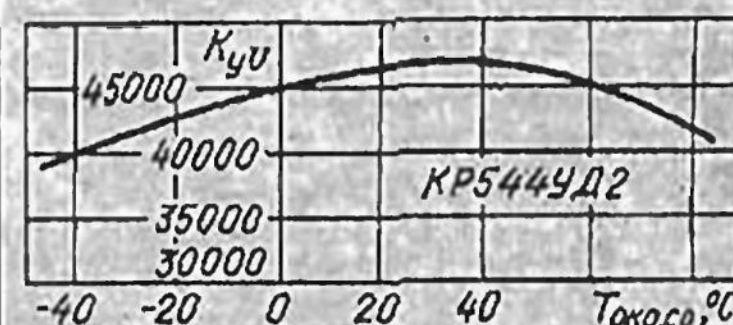


Рис. 8

(Окончание следует)

Материал подготовили
В. ГОЛОВИНОВ, А. РОГАЛЕВ

г. Новосибирск



Какие только технические задачи не приходится решать разработчикам современной бытовой радиоаппаратуры. Одна из последних — как помочь рассеянными людям находить забытые где-то пульты дистанционного управления (ДУ) телевизором. Конструкторы новых телевизоров марки «Магнавокс» предложили для этой цели использовать радиоканал: передатчик-радиомаяк встроить в телевизор, а приемник со звуковым излучателем — в пульт ДУ. Будучи включенным, радиомаяк излучает периодические запросные сигналы, и, если пульт находится не далее 10 м от телевизора, приемник в течение 30 с отвечает звуковым сигналом, напоминающим трель.

Измерять тепловое излучение в ходе химических реакций станет возможным с внедрением микромеханических устройств, изготовленных с использованием интегральной технологии. Такие устройства созданы в исследовательской лаборатории компании IBM в Швейцарии. Элементы таких устройств представляют собой тончайшие кремниевые стерженьки длиной около 400 мкм, покрытые слоем алюминия. При нагревании они изгибаются, так как температурные коэффициенты линейного расширения названных металлов различны. По изменению положения элементов можно судить о количестве поглощенного тепла. Степень деформации измеряется либо с помощью лазера, либо по изменению электрического сопротивления.

Во время сентябрьского полета космического корабля многоразового использования «Дискавери» прошел испытания первый космический робот РОМПС — автоматизированная система для выращивания в условиях невесомости особо чистых полупроводниковых кристаллов. Эксперименты проводились ночью, чтобы исключить возможные вибрации из-за передвижений и других действий экипажа, способных отрицательно повлиять на результаты.

Во Франции разрабатывается печатная технология изготовления полевых транзисторов из органических полимеров. По мнению авторов, она будет лишена многих недостатков, характерных для изготовления кремниевых микросхем, в частности, таких, как потребность в глубоком вакууме и высоких температурах, высокое энергопотребление, низкий полезный выход и т. п.

Новая технология ориентирована на

полное исключение металлических электродов, что не только обеспечит стабильность и надежность электрических параметров полимерных транзисторов, но и сделает их нечувствительными к механическим воздействиям. При испытаниях образцы таких транзисторов подвергались скатыванию, скручиванию, перегибам до 90°, и это не нарушало их работоспособности. Предполагается, что логические микросхемы на полимерных транзисторах найдут применение в пластмассовых кредитных карточках, индикаторах на лобовых стеклах автомобилей и самолетов, в плоских «эластичных» мини-телевизорах и т. п.

Объединение в одном корпусе самых разных радиоэлектронных устройств стало главным направлением усовершенствования недорогой бытовой радиоаппаратуры в Японии. Так, совсем недавно известная своими часами фирма «Касио» предложила покупателям двухкассетные магнитофоны с проигрывателем КД и встроенным цветным телевизором. На «вызов» тут же откликнулась компания «Айва», объединившая в корпусе нового аппарата двухкассетную магнитолу, проигрыватель КД и устройство с плоским ЖК экраном для электронных игр.

Однако настоящей сенсацией прошлого года стала новинка фирмы JVC — «гибрид» телевизора с видеокамерой. Цветной ЖК экран с диагональю около 8 см используется в нем не только для просмотра телепередач, но и в качестве большого и удобного видеоскопика видеокamеры. В телевизор аппарат превращается простым нажатием кнопки, подключающей к источнику питания автоматический тюнер. Прием ведется на небольшую встроенную антенну.

Схожие модели намереваются в ближайшее время выпустить фирмы «Сони» и «Мацусита Дэнки» («Панасоник»). Как считают специалисты Японской ассоциации электронной промышленности, в недалеком будущем доля таких моделей в общем выпуске видеокамер достигнет 50%.

По мнению американских ученых, вошедших в группу под названием «Национальный кластерный проект», можно уже сегодня, пользуясь современными средствами связи, объединить в одну сеть множество обычных персональных компьютеров и получить в результате что-то вроде одного сверхмощного компьютера. Сама по себе эта идея не нова (архитектура такого суперкомпьютера получила название кластерной), однако ее реализация сдерживалась сложностью разработки программ, обеспечивающих синхронность работы включенных в сеть компьютеров.

Исследователи группы провели ряд экспериментов по использованию кластерных вычислений, в частности, для расчета оптимального маршрута перелета самолета из одного города в другой с учетом стоимости горючего, погодных условий и множества других факторов. В основе предложенного метода — создание большой базы данных, состоящей из коротких отрезков траектории, которые можно выбирать в зависимости от условий полета и объединять в одно целое. Такой способ требует значительно меньше времени, чем громоздкие вычисления всего маршрута заново.

Кластерным вычислениям прочат большое будущее. Они найдут применение на производстве, в робототехнике, научных расчетах, медицине, управлении большими библиотеками и т. д.

Летом 1994 г. специалисты фирмы «Интел» обнаружили дефект микропроцессоров типа Pentium: оказалось, что при выполнении некоторых сложных математических расчетов, когда они оперируют очень большими или очень малыми величинами (операции над числами с плавающей запятой), в работе процессора возможны сбои. И хотя средняя вероятность появления ошибки не превышала одной на 27 000 лет работы, фирма незамедлительно провела необходимые для устранения дефекта технологические изменения в производстве, однако изымать дефектные микропроцессоры из уже изготовленных компьютеров (а их, по подсчетам экспертов, — около 2 млн) отказалась. На замену могут надеяться лишь те пользователи, которые докажут специалистам фирмы, что занимаются сложными математическими расчетами, где даже минимальный риск появления ошибки из-за дефекта микропроцессора недопустим.

Одна из труднейших задач при утилизации бытовых отходов — сортировка их по видам перед переработкой. Оборудование по выборке нужного вторсырья из общей свалки настолько дорого, что делает отобранный утиль дорожее первосортного сырья. Выход из положения найден американским изобретателем М. Шантисом. На месте обычного мусоропровода и коллектора бытовых отходов в многоэтажных домах он предлагает устанавливать мусоропровод с самоблокирующимися дверцами и коллектором в виде вращающегося барабана, состоящего из шести секторов. Жители управляют таким мусоропроводом со специального щитка, установленного рядом с приемным отверстием. Для каждого вида отходов — из стекла, пластмасс, бумаги, металла, пищевых продуктов, а также отходов, не подлежащих переработке, — предусмотрена отдельная кнопка, при нажатии которой микропроцессор дает команду на закрытие всех входных отверстий, кроме ближайшего к щитку, и поворот барабана коллектора до установки под мусоропроводом нужного сектора. Этот же микропроцессор управляет весами, определяющими массу принятого груза, и оповещает команду техобслуживания при заполнении сектора отходами.

Таким образом, жители домов, по сути, сами будут сортировать отходы по видам. Изобретатель считает, что широкое применение автоматизированных мусоропроводов значительно удешевит вторсырье и сделает его предпочтительным перед первичным.

Новые видеокамеры японской фирмы «Шарп» оснащены модемом, позволяющим передавать изображение по обычной телефонной линии. Скорость передачи невелика — всего один кадр за 20 с, но и этого в ряде случаев вполне достаточно. При необходимости изображение и звуковые сообщения можно записать.



**ПРОИЗВОДСТВЕННОЕ
ОБЪЕДИНЕНИЕ**

**ВЫБОР НЕОБХОДИМОГО ОБОРУДОВАНИЯ ИЗ ШИРОКОЙ
ГАММЫ ПРЕДЛОЖЕНИЙ - СЕГОДНЯ ЭТО ПРОБЛЕМА...,
ТОЛЬКО ДЛЯ ТЕХ, КТО НИ РАЗУ НЕ ПОЛЬЗОВАЛСЯ
ПРИБОРАМИ ПО «БЕЛВАР».**

**Каждые два из трех выпущенных в СНГ вольтметра
и осциллографа изготовлены под маркой «БЕЛВАР»**

Почему выбирают приборы с маркой «БЕЛВАР»?

- * 50-летний опыт производства измерительной техники;**
- * Современное производство и строгий контроль при изготовлении;**
- * Гарантийное обслуживание от 1 года до 3 лет осуществляется через сеть сервисных центров на всей территории СНГ;**
- * Ежегодно осваивается несколько новых моделей;**
- * Оптимальное соотношение качество - цена;**
- * Экономичное энергопотребление;**
- * Консультации специалистов по всем вопросам, связанным с выбором и использованием любого оборудования.**

220600, г. Минск, пр-т Ф. Скорины, 58

Телефоны: (0172) 399-442, 399-730, 399-482, 334-123

Факс: (0172) 310-689

**Официальные
представительства:**

**г. Москва - АО «Эликс»
(095) 344-84-76**

**г. С.-Петербург - ТОО «Диполь»
(812) 234-09-24**

**г. Самара - ТОО «Глори»
(8462) 66-60-36**

**г. Рязань - НПФ «Интерсет»
(0912) 79-80-89**

