

# Терменвокс

Л. КОРОЛЕВ, г. Москва

О терменвоксе журнал "Радио" писал неоднократно. Наиболее значимыми из публикаций на эту тему были статьи московского радиолюбителя Л. Королева "Современный терменвокс" (1985, № 2, с. 43–46 и 3-я с. обл.; № 3, с. 38–40) и "Визуализация пространственного грифа терменвокса" (1982, № 5, с. 44–46).

В последние годы автор этих статей многое сделал для усовершенствования инструмента, расширения его исполнительских возможностей, приспособления к практике обучения игры на нем. С итогами этой работы читателей знакомит помещенная здесь статья.

Нынешний год в жизни Льва Дмитриевича Королева стал заметной вехой — исполняется пятьдесят лет его радиолюбительской деятельности. От имени наших читателей мы поздравляем Л. Королева с этим юбилеем и желаем ему дальнейших творческих успехов.

Световой индикатор длины пространственного звуковысотного грифа, подключенный к выходу детектора биений генератора—манипулятора, позволяет устанавливать или подстраивать требуемую длину грифа без воспроизведения звука через громкоговорители. Узел запуска формирует запускающие импульсы для визуализатора грифа. Управляющее напряжение на генератор—манипулятор поступает с переключателя исполнительских школ игры (ПШ), куда он приходит либо — при игре сидя — с отдельного пульта управления, либо — при игре стоя — с выхода канала управления громкостью.

Пульт управления в зависимости от выбранного режима работы инструмента формирует все амплитудные характеристики звука — атаку, затухание, длительное (струнное) затухание, стаккато.

в генераторно-манипуляторный блок, во многом идентичны и собраны по схеме индуктивной трехточки. Идентичность схемного построения, а также однотипных элементов необходима для обеспечения высокой стабильности музыкального строя.

Делители напряжения R1R2 и R4R5 уменьшают глубину внутренней ОС генераторов, что устраниет возможные скачкообразные изменения частоты. Конденсатор C1 постоянного генератора — эквивалент суммарной емкости штыря, его зажима и соединительного провода. Подстроечный конденсатор C3 — элемент взаимной связи генераторов, играющей исключительно важную и принципиальную роль в выравнивании мензуры грифа; значения частоты генераторов сближаются тем быстрее, чем меньше их расстройка (чем ни-

тенки. Фильтр С10R19C12 подавляет остаточные составляющие с частотой генераторов.

Манипулятор собран на резисторном оптроне ЗОР124A (U1), обладающем хорошим быстродействием, широким интервалом изменения сопротивления фоторезистора и слабо выраженной "усталостью", которая проявляется в непостоянстве модуляционной характеристики из-за гистерезисных явлений [2]. Применение оптрана позволило схемотехнически просто избавиться от щелчков при манипуляции и обрабатывать сигналы с большими уровнями. Регулируемым делителем напряжения служат сопротивление фоторезистора оптрана и входное сопротивление эмиттерного повторителя на транзисторе VT8.

Излучатель оптрана включен в нагрузочную цепь другого эмиттерного повторителя, собранного на транзисторе VT6. На базу транзистора поступает управляющее напряжение с переключателя школ игры SA2. В верхнем положении переключателя (игра стоя) оно приходит с выхода канала управления громкостью, в нижнем (игра сидя) — с пульта управления. Нелинейная цепь R24VD3 в выходной цепи эмиттерного повторителя VT6 служит для улучшения акустических качеств при имитации струнного звучания.

Резистор R31 — токоограничивающий. Контакты тумблера SA1 при игре сидя должны быть разомкнутыми. При игре стоя их замыкают после окончания пьесы (или когда исполнитель отходит от инструмента), блокируя прохождение сигнала ЗЧ в усиленный тракт.

Транзистор VT5 индикатора длины пространственного грифа высоты тона открывает положительные полуволны напряжения биений. Длину грифа оценивают по факту появления биений — началу миганий светодиода HL1.

Узел запуска визуализатора грифа представляет собой усилитель—ограничитель биений, собранный на транзисторе VT7. Напряжение на его выходе по форме близко к "меандру", положительные фронты которого запускают визуализатор грифа. Конденсаторы C14, C15 дополнительно подавляют высокочастотные составляющие сигнала, улучшая стабильность запуска.

Схема пульта управления изображена на рис. 3. Пульт обеспечивает три режима работы инструмента: готовые атака—затухание звука, регулируемые атака—затухание и имитация струнного (щипкового) звучания. Манипуляцию (включение—выключение звука) выполняют тремя кнопками SB1—SB3 с самовозвратом. Положение контактов переключателей на схеме соответствует режиму готовые атака—затухание.

При нажатии на одну из кнопок SB1—SB3 происходит зарядка конденсатора C1 пульта до напряжения, близкого к напряжению питания. Постоянная времени зарядки задана резистором R6 (сопротивлением резисторов R4, R8 и диода VD1 можно пренебречь) — она определяет атаку звука.

При отпускании манипуляционной кнопки конденсатор C1 разряжается че-

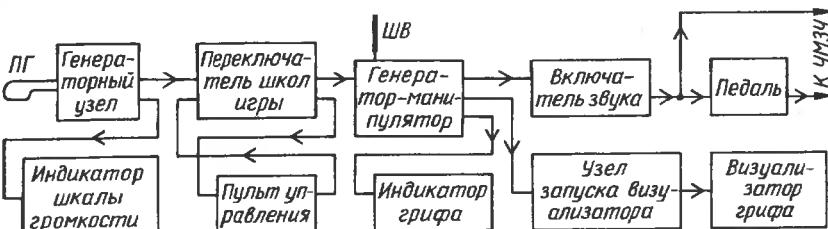


Рис. 1

В канал управления громкостью входит генераторный узел с петлевым электродом управления громкостью (ПГ) и световой индикатор длины пространственной шкалы регулирования громкости. Управляющее напряжение на выходе канала изменяется при изменении расстояния между рукой исполнителя и петлевым электродом, зависит от конфигурации кисти руки и определяет громкость звука и ряд его амплитудных характеристик.

Принципиальная схема инструмента показана на рис. 2. Формирователь звукового сигнала построен традиционно, с использованием двух генераторов, один (на транзисторе VT2) с постоянной частотой, а второй (VT1) управляемый — с переменной; в дальнейшем для краткости будем называть их постоянным и управляемым. Оба генератора — управляемый и постоянный, — входящие

же высота тона). Это компенсирует естественный разбег звуковысотных интервалов инструмента, или, говоря иначе, гриф на определенном участке становится равномерным [1].

Установку или подгонку требуемой длины пространственного грифа выполняют небольшим смещением частоты управляемого генератора посредством варикапов VD1, VD2. Суммирующая цепь выполнена на конденсаторах C5—C7. Для уменьшения собственного шума и внешних наводок входное сопротивление усиительной ступени на транзисторе VT3 выбрано сравнительно небольшим. Детектирование биений происходит на нелинейном эмиттерном переходе транзистора VT4, куда с цепи R13—R16 поступает регулируемое напряжение смещения. Это приводит к вариации формы кривой биений, позволяя получать различные тембровые от-

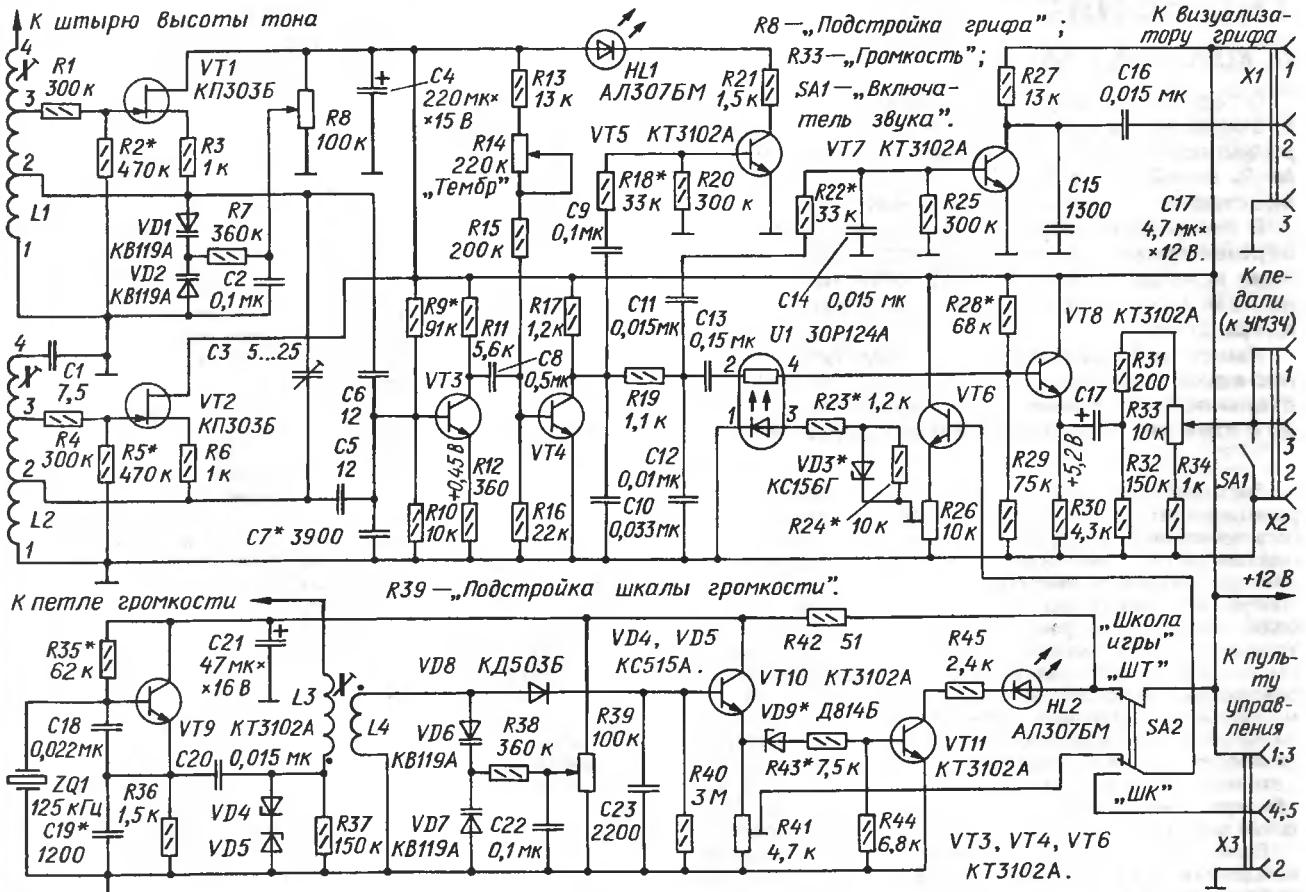


Рис. 2

рез резистор R1. Постоянная времени разрядки определяет затухание звука.

Практика применения терменвоксов показала, что фиксированных значений атаки и затухания звука явно недостаточно. Для их ручной регулировки тумблер SA1 переводят в другое положение, а требуемые атаку и затухание устанавливают резисторами R7 и R3 соответственно.

Звучание струнных инструментов имитируют короткими и легкими ударами пальцем по одной из кнопок SB1—SB3 при нажатой другой пальцем и удерживаемой во время исполнения кнопке SB4. Для длительной игры в этом режиме может быть введен тумблер, дублирующий контакты кнопки SB4.

Жесткая атака соответствует малой постоянной времени зарядки конденсатора C1 через резистор R4 и диод VD1, а также очень малой постоянной времени включения оптрана U1. Длительное затухание определено большой постоянной времени разрядки конденсатора C1 через резистор R8 (входным сопротивлением транзистора VT6 пренебрегаем, а диод VD1 оказывается закрытым, поскольку кнопку SB4 удерживают нажатой). Такой прием, как глушение звучащей струны пальцем, выполняют кратковременным нажатием на кнопку SB5.

В основу узла регулирования громкости звука положен эффект изменения

исполнителя и петлей громкости (ПГ). Изменяя расстояние между ладонью и петлей, управляют громкостью звучания инструмента. Меньшему расстоянию соответствует меньшая громкость.

Контур включен в низкоомную эмиттерную цепь транзистора VT9. Во избежание интерференционных искажений частота генератора выбрана намного более высокой, чем у тональных генераторов.

Второй контур образуют катушка L4 и два вариакапа VD6, VD7 — об их роли будет сказано ниже. С выхода эмиттерного повторителя управляющее напряжение поступает через контакты переключателя SA2 школы игры (ПШ) на базу транзистора VT6 манипулятора. Цель VD4VD5R37 непринципиальна для работы устройства. Она уменьшает влияние зарядов статического электричества, возникающих в процессе пользования инструментом.

Общая характеристика канала управления громкостью обеспечивает плавное ее регулирование от полного отсутствия звучания, когда левая ладонь находится на минимальном расстоянии от петли (или даже лежит на ней), до максимальной, когда рука поднята над петлей на расстояние около 50 см. С помощью вариакапов VD6, VD7, управляемых напряжением с резистора R39, можно вносить небольшую дополнительную расстройку в систему контуров в окончательно настроенном инст-

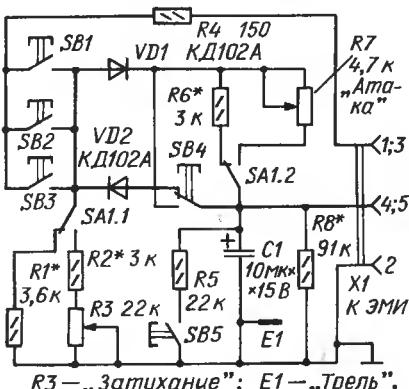


Рис. 3

напряжения на катушке колебательного контура при его расстройке относительно резонансной частоты.

Канал регулирования громкости состоит из кварцеванного генератора, собранного на транзисторе VT9 (см. рис. 2) и питающего два взаимосвязанных колебательных контура, амплитудного детектора VD8C23, эмиттерного повторителя на транзисторе VT10 и индикатора длины шкалы регулирования громкости на транзисторе VT11 и светодиоде HL2.

Первый контур образован катушкой L3 и емкостью между левой ладонью

рументе с целью получить максимальную длину пространственной шкалы громкости. Это констатируют по началу свечения светодиода HL2.

Узел электропитания (его схема представлена на рис. 4) состоит из сетевого трансформатора T1, двух мос-

тому все однофункциональные детали этого узла следует подобрать попарно из одной партии и с возможно близкими (с допуском не хуже 5%) значениями параметров.

Катушки L1 и L2 надо также выполнить идентичными. Их наматывают на

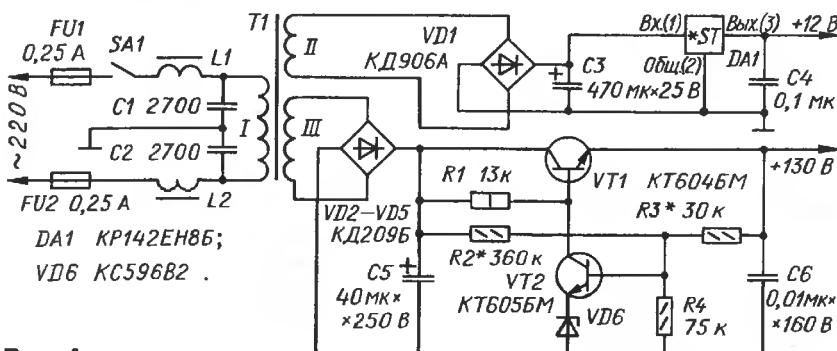


Рис. 4

товых диодных выпрямителей VD1, VD2—VD5 и двух стабилизаторов напряжения, один из которых собран на микросхеме DA1 и питает собственно терменвокс, а второй — на транзисторах VT1, VT2 для питания визуализатора грифа.

В инструменте можно использовать постоянные резисторы С2-23, С2-33, МЛТ; подстроечные — СП3-19а, СП3-38а, РП1-63м; переменные — серий СР-04, СР3-4, СР4-1. Номиналы резисторов R8 и R39 не критичны, их можно выбирать в пределах 10—220 кОм, из них следует предпочесть те, у которых характеристика В.

Подстроечный конденсатор С3 — КПК-МН. Конденсатор С1 — КД-2а или КТ-1 с малым ТКЕ и номинальным напряжением не менее 150 В; С5—С7, С18, С19, С23 с ТКЕ не хуже М750; С5, С7 — с допуском по емкости не хуже 5 %. Конденсаторы С1, С2 в узле питания — любые на напряжение не менее 400 В; оксидный конденсатор С1 в пульте управления — ниобиевый или tantalовый из серий К52, К53, ЭТО, причем нужно обязательно отобрать экземпляр с минимальным током утечки. Остальные — малогабаритные любых типов.

Вместо оптрана ЗОР124А подойдет АОР124А или любой другой резисторный с временем включения не более 10 мс. Хорошие результаты дает и самодельный оптрон, составленный из фоторезистора СФ3-4Б и светодиода АЛ102АМ. Типономиналы деталей, относящихся к манипулятору и отмеченных на схеме звездочкой, ориентировочные. Их при налаживании необходимо подбирать в соответствии с реальной амплитудной характеристикой манипулятора.

Кварцевый резонатор ZQ1 годится с любой частотой, вплоть до 146 кГц. Необходимо лишь, чтобы она превышала частоту постоянного генератора не менее чем на 17 кГц.

В основе высокой стабильности разностной частоты генераторного блока, а следовательно, и музыкального строя ЭМИ, лежит коррелированность частотного "хода" генераторов.

это сделать, поместив перед намоткой очередной секции этот участок в сгиб полоски конденсаторной бумаги и уложив провод с бумагой в прорезь. Для закрепления витков допустимо применение клея БФ-2. Снаружи все катушки обматывают тонкой фторопластовой лентой и фиксируют капроновыми нитками. С помощью клея и винтов M1,5 или M2 катушки устанавливают на платах.

Дроссели L1, L2 узла питания лучше всего применять готовые на ток 0,1 А или более, индуктивностью 1,5...2 мГн, но подойдут и самодельные.

Корпус оптрана следует соединить с общим проводом, например, с помощью обжимки из белой жести.

Трансформатор T1 узла питания должен обеспечивать переменное напряжение на обмотке II 15...16 В при токе нагрузки 50...60 мА, а на обмотке III — 160...170 В при токе около 40 мА.

Манипуляционные кнопки SB1—SB3 пульта управления — самодельные, бесшумные с регулировкой усилия срабатывания (рис. 5). Контактные пластины и прокладки между ними исполь-

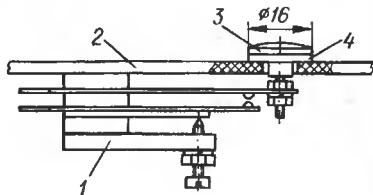


Рис. 5

зованы от старых переключателей или реле (например, РКН). Толкателем 3 вытаскивают из фторопласта и соединяют со шпилькой на резьбе. Прижимную планку 1 выпиливают из жесткого листового дюралиюминия. Прокладка 4 между толкателем и панелью 2 пульта служит демпфером и не должна влиять на усилие срабатывания кнопки. Прокладку вырезают из неплотного ворсистого фетра. Оптимальное усилие срабатывания кнопки — 15...30 г при глубине хода 0,5...0,8 мм.

Кнопки SB4, SB5 изготовлены из готовых микропнопок КМ1-1. У них удалены фиксаторы и уменьшено до 20...40 г усилие срабатывания.

В качестве включателя звука может быть использован любой тумблер с малым усилием переключения и без щелчков. Остальные тумблеры — любые малогабаритные. Разъемы для подключения педали и пульта управления — ГР5—РШ5 или др.

#### ЛИТЕРАТУРА

- Королев Л. Д. Пространственный гриф терменвокса и его выравнивание. "Электроника, музыка, свет". Материалы научно-практической конференции. — Казань, 1996, с. 218—222.

- Носов Ю. Р., Сидоров А. С. Оптроны и их применение. — М.: Радио и связь, 1981.

(Окончание следует)

Редактор — Л. Ломакин, графика — Л. Ломакин