НИЛ техники эксперимента

КРАТКИЕ МЕТОДИЧЕСКИЕ УКАЗАНИЯ ПО КУРСУ "ОСНОВЫ ЭЛЕКТРОНИКИ И СХЕМОТЕХНИКИ"



e-mail: info@opprib.ru

060301. Резистивный однокаскадный усилитель напряжения класса А

Цель работы — изучить работу схемы и основные характеристики однокаскадного усилителя напряжения низкой частоты на биполярном (n-p-n) транзисторе.

Требуемое оборудование:

Модульный учебный комплекс: МУК-ОЭ1* или МУК-ОЭ2. Приборы:

1. Генератор напряжений ГН3	1 шт.
2. Амперметр-вольтметр АВ1	1 шт.
3. Стенд с объектами исследования С3-ЭМ01	1 шт.
4. Комплект проводников	1 шт.
5. Осциллограф АСК-1021	1 шт.

^{*} Для обеспечения выполнения лабораторной работы требуется дополнительно осциллограф с полосой пропускания не менее 20 М Γ ц

Краткое теоретическое введение

Каскад усилителя (У) собран на транзисторе n-p-n типа, включённого по схеме с общим эмиттером (ОЭ). Сигнал u_{BX} поступает на переменный резистор R1 вход У (базу транзистора VT1) через разделительный конденсатор С1. Разделительный конденсатор С1 служат для исключения постоянной составляющей сигнала. Величину емкости разделительных конденсаторов выбирают такой, чтобы падение напряжения на конденсаторе в рабочем диапазоне частот У, было незначительным: на порядок меньше, чем величина напряжения передаваемого сигнала.

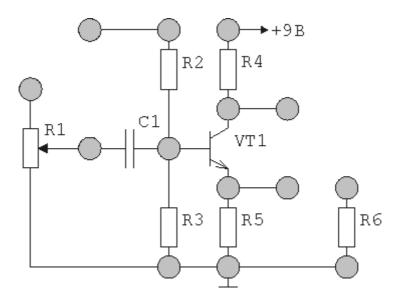


Рис. 1. Резистивный однокаскадный усилитель напряжения

В общем случае, ток эмиттера $i_{\mathcal{I}}$ транзистора VT1, как и другие его токи, состоит из двух составляющих: постоянной $I_{\mathcal{I}\Pi}$ и переменной $i_{\mathcal{I}\sim}$ ($i_{\mathcal{I}}=I_{\mathcal{I}\Pi}+i_{\mathcal{I}\sim}$). Индекс «п» здесь и в дальнейшем указывает на режим покоя (режим работы по постоянному току). Точка покоя каскада задаётся

резисторами R2, R3 и R5. Делитель напряжения R2-R3 создаёт фиксированное напряжение смещения $U_{\rm B\Pi}$ на базе транзистора VT1 относительно общей точки «0» схемы. Величина напряжения на базе относительно эмиттера в режиме покоя получается с учётом падения напряжения в цепи эмиттера:

$$U_{E \ni \Pi} = U_{E \Pi} - U_{R5} = U_{E \Pi} - I_{\ni \Pi} R5$$

где $U_{R5} = I_{ЭП} \cdot R5$ – падение напряжения на резисторе R5.

Резистор R5 включён в цепь эмиттера для создания отрицательной обратной связи (ООС) по току. Благодаря введению ООС обеспечивается стабилизация точки покоя транзистора. Происходит это следующим образом: напряжение на базе $U_{\rm BH}$ относительно общей точки «0» практически постоянно (задаётся делителем напряжения R2-R3). Поэтому изменение напряжения между базой и эмиттером в режиме покоя $U_{\rm BH}$ будет определяться изменением напряжения на резисторе R5. Например, при увеличении тока эмиттера $I_{\rm BH}$ в силу какого-либо дестабилизирующего фактора (например, повышение температуры окружающей среды) напряжение $U_{\rm R5}$ на резисторе R5 также увеличивается, а напряжение $U_{\rm BH}$ — падает. Следовательно, ток базы и вслед за ним ток эмиттера уменьшаются. Таким образом, ток эмиттера возвращается (приближается) к своему первоначальному значению.

Чтобы исключить действие ООС по переменному току, снижающей коэффициент усиления каскада по напряжению, резистор R5 шунтируют конденсатором Cx (блокировочный конденсатор). Ёмкость конденсатора Cx выбирают такой, чтобы падение напряжения в цепи эмиттера от переменной составляющей тока эмиттера $i_{3\sim}$ стало незначительным, и им при анализе работы У можно было пренебречь. В нашем случае данный конденсатор не устанавливается.

При прохождении сигнала через усилитель его форма изменяется: появляются линейные и нелинейные искажения. Основной причиной линейных искажений является зависимость коэффициента усиления У от частоты входного сигнала, что обусловлено наличием в схеме реактивных элементов, а также зависимостью параметров транзистора от частоты. Для отражения зависимости модуля коэффициента усиления У по напряжению от частоты входного гармонического сигнала служит амплитудно-частотная характеристика (АЧХ) усилителя. На нижней f_H и верхней f_B граничных частотах коэффициент усиления усилителя $K_U(f)$ снижается по сравнению с областью средних частот в 1,41 раза.

Появление нелинейных искажений обусловлено нелинейностью передаточной характеристики У. При входном напряжении синусоидальной формы сигнал на выходе У, строго говоря, нельзя считать чисто синусоидальным: ввиду неизбежной нелинейности входных и выходных вольт-амперных характеристик (BAX) транзисторов возникают искажения формы входного сигнала. Для отражения зависимости амплитуды выходного напряжения от изменения амплитуды напряжения на входе $U_{\rm BbIX} = f(U_{\rm BX})$ при воздействии на вход усилителя гармонического сигнала заданной частоты служит амплитудная характеристика (AX) усилителя.

Рекомендуемое задание к работе

1. Измерить напряжения и токи на транзисторе VT1 в режиме покоя.

Измерения проводить вольтметром. Задать рабочую точку усилителя. С этой целью подключить в верхнюю точку делителя R3-R4 источник питания +9B. Для работы усилителя в режиме «А» необходимо получить $U_{K\Im}=3.8B$. В режиме покоя можно измерить напряжения на резисторах в цепях коллектора и эмиттера. Затем, зная сопротивления, найти токи коллектора и эмиттера. Проверьте по выходной характеристике транзистора KT3102, почему выбрано такое напряжение $U_{K\Im}$.

2. Определить величину максимального напряжения сигнала на входе усилителя $U_{BX,M}$, при котором на его выходе появляются заметные нелинейные искажения.

Подайте напряжение с генератора переменного напряжения (ГПН) на переменный резистор R1 (в положении минимума). Подключите к выходу усилителя осциллограф. Увеличивая напряжение на входе усилителя, определите напряжение $U_{\rm BX,M}$, при котором на экране

осциллографа появляются заметные искажения формы выходного сигнала.

3. Определить коэффициент усиления по напряжению $K_U = U_{BbIX}./U_{BX}$, где U_{BX} . и U_{BbIX} . – входное и выходное напряжение (действующее или амплитудное) каскада.

Подайте напряжение с генератора переменного напряжения (ГПН) на переменный резистор R1. Сравнить KU с отношением R4 к R5.

4. Снимите амплитудно-частотную характеристику (АЧХ) усилителя.

Подключите к входу усилителя ГПН, а к выходу – осциллограф;

Изменяя частоту входного сигнала усилителя в диапазоне от 1 кГц до 1 МГц, измеряйте напряжение на его выходе. При этом не должно наблюдаться нелинейных искажений.

5. Измерить напряжения и токи на транзисторе VT1 в режиме покоя (аналогично пункту1).

Подключить резистор R6 к R5. Задать рабочую точку усилителя. С этой целью подключить в верхнюю точку делителя R3-R4 регулируемое напряжение от генератора постоянного напряжения 0..15 В. В режиме покоя можно измерить напряжения на резисторах в цепях коллектора и эмиттера. Затем, зная сопротивления, найти токи коллектора и эмиттера.

- 6. Определить величину максимального напряжения сигнала на входе усилителя $U_{BX,M}$, при котором на его выходе появляются заметные нелинейные искажения (аналогично пункту 2). Сравните полученные результаты.
- 7. Определить коэффициент усиления по напряжению $K_U = U_{BbIX}/U_{BX}$, где U_{BX} . и U_{BbIX} . входное и выходное напряжение (действующее или амплитудное) каскада.

Подайте напряжение с генератора переменного напряжения (ГПН) на переменный резистор R1. Сравнить Ku с отношением R4 к R5 \mid R6.