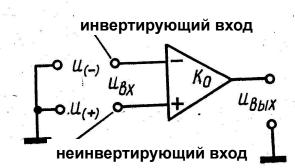


ТЕМА 13 ОПЕРАЦИОННЫЕ УСИЛИТЕЛИ



НАЗНАЧЕНИЕ И СВОЙСТВА ОУ

- Операционный усилитель (ОУ) высококачественный дифференциальный усилитель с большим коэффициентом усиления. Изначально предназначался для совершения операций над аналоговыми сигналами (сложение, логарифмирование и т.д.), отсюда и название.
- Основные свойства ОУ:
- дифференциальный вход. Часто используется как два асимметричных входа: инвертирующий и неинвертирующий.



- большой коэффициент усиления (то -то и оолее)
- большое входное сопротивление
- малое выходное сопротивление
- полоса усиливаемых частот от 0 до некоторой частоты $f_{_{\mathrm{B}}}$
- большой коэффициент ослабления синфазных сигналов и помех.



СВОЙСТВА ОУ

- малый уровень шумов;
- малый дрейф нуля;
- малые измерения характеристик и параместро в зависимости от температуры и времени;
- двуполярное питание;
- размах выходного напряжения почти до уровней напряжения питания.
- Указанные свойства проявляются в разной степени в зависимости от типа ОУ.
- Сигнал на выходе ОУ:

$$u_{\text{BMX}} = u_{\text{BX}} K_0 = (u_{(+)} - u_{(-)}) K_0$$

 K_0 - коэффициент усиления ОУ в режиме холостого хода. Напряжение отсчитывается от общего (нулевого) уровня.

- ОУ имеет 1 асимметричный выход.
- При отсутствии выходных сигналов в случае двуполярного питания напряжение на выходе равно 0.
- ОУ создан для работы с обратными связями.



ИДЕАЛЬНЫЙ ОУ

- Идеальный ОУ обладает следующими характеристиками:
- Полоса усиливаемых частот от постоянного тока до бесконечности;
- Бесконечно большое входное сопротивление;
- Бесконечно малое выходное сопротивление;
- Бесконечно большой коэффициент усиления;
- Важное свойство идеального ОУ: напряжение на дифференциальном входе при любом выходном напряжении в линейном режиме практически равно нулю, так как

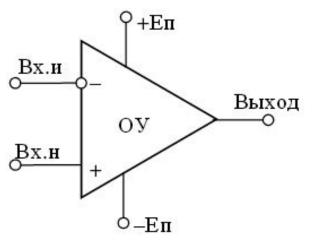
$$u_{(+)} - u_{(-)} = \frac{u_{\text{BMX}}}{K_0}$$

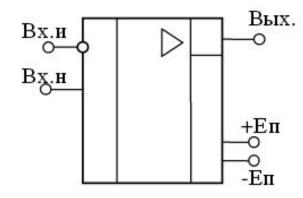
- Это означает режим «виртуального короткого замыкания» по напряжению входов ОУ;
- Для синфазного сигнала $U_{_{\mathit{вых}}} = K_{_{\mathit{0}}}(u_{_{(+)}} u_{_{(-)}}) = 0$



СХЕМОГРАФИЧЕСКОЕ ОБОЗНАЧЕНИЕ ОУ

• Два варианта обозначения:



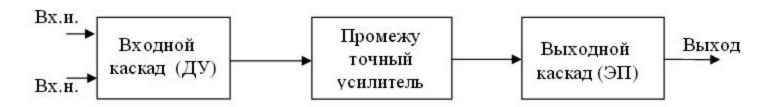


- Кроме входов, выхода, общего вывода и выводов подачи напряжений питания, ОУ может иметь дополнительные выводы для подключения:
 - цепей балансировки;
 - цепей коррекции частотной характеристики.



СТРУКТУРНАЯ СХЕМА ОУ

- Чаще всего ОУ строятся по трехкаскадной схеме.
- Она включает:
 - входной дифференциальный каскад;
 - каскад усиления напряжения (промежуточный). Он обеспечивает основное усиление по напряжению и переход к несимметричному выходу;
 - выходной каскад, или усилитель мощности (на основе эмиттерных повторителей). Обеспечивает усиление по току и низкое выходное сопротивление.

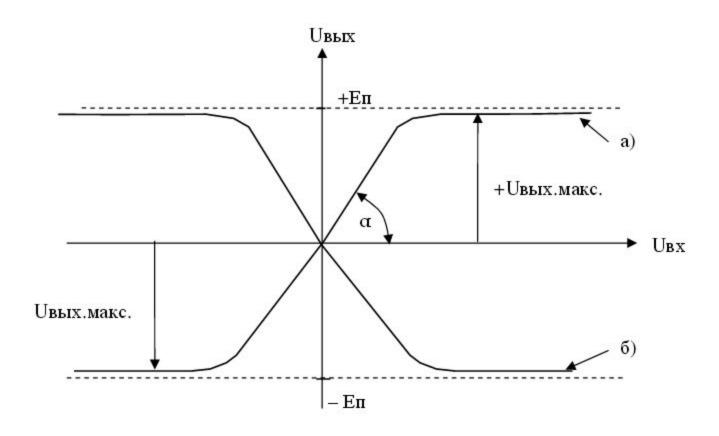


• Возможно также построение ОУ по двухкаскадной схеме.



АМПЛИТУДНАЯ ХАРАКТЕРИСТИКА ОУ

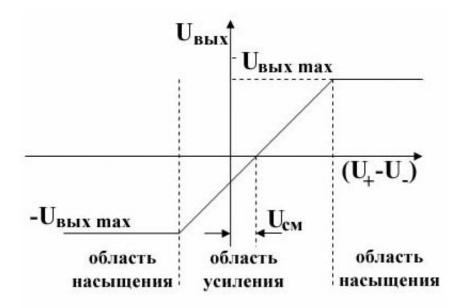
- Амплитудная (передаточная) характеристика ОУ функция F=U_{вых} (U_{вх}).
- Ее вид для инвертирующего и неинвертирующего входов:





АМПЛИТУДНАЯ ХАРАКТЕРИСТИКА ОУ

Амплитудная характеристика имеет 2 вида областей: область усиления (где она линейна) и области насыщения. Из-за высокого коэффициента усиления у ОУ без ООС область усиления мала:
 При К=100000 и выходном напряжении 10 В - порядка 100 мВ

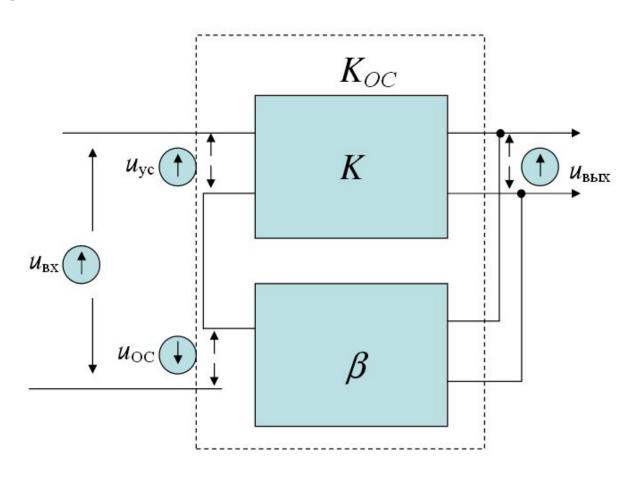


B nearbhux OV AX Mower не проходить через начало координат



ОУ с цепью ОС

- ОС может быть положительной (сигнал с выхода подается на неинвертирующий вход) и отрицательной (сигнал с выхода на инвертирующий вход).
- Схема усилителя, охваченного ООС:





ОУ с цепью ОС

Напряжение с выхода усилителя $u_{\text{вых}}$ прикладывается ко входу цепи обратной связи, которая делит его в β раз.

Коэффициент усиления без ОС:

$$K = \frac{u_{\text{sbix}}}{u_{yc}}$$

Коэффициент усиления с ОС:

$$K_{OC} = \frac{u_{exx}}{u_{ex}}$$

 $u_{\rm yc} = u_{\rm BX} + u_{\rm OC}, u_{\rm BX} = u_{\rm yc} - u_{\rm OC}, u_{\rm OC} = \beta \cdot u_{\rm BMX}$. Тогда:

$$K_{\mathcal{OC}} = \frac{u_{\text{вых}}}{u_{\text{ex}}} = \frac{u_{\text{вых}}}{u_{\text{yc}} - u_{\mathcal{OC}}} = \frac{u_{\text{вых}}}{u_{\text{yc}} - \beta u_{\text{вых}}},$$
 или
$$K_{\mathcal{OC}} = \frac{K}{1 - \beta K}.$$
 Если $\beta K >> 1$, то $K_{\mathcal{OC}} \approx \frac{1}{\beta}$.



ОУ с цепью ООС

Тогда, при достаточно больших коэффициентах усиления разомкнутого усилителя K, коэффициент усиления охваченного обратной связью усилителя K_{oc} определяется только параметрами цепи обратной связи.

$$Ku.ooc = K/(1 + K \cdot Koc)$$

где: К – коэффициент усиления без обратной связи,

Koc = Uoc / Uвых - коэффициент обратной связи, равный отношению напряжения обратной связи Uoc к выходному напряжению Uвыx. Величина коэффициента ООС находится в области значений $Koc = 0 \div 1$.

Произведение $K \cdot Koc = g$ называют коэффициентом петлевого усиления, а $(1 + K \cdot Koc)$ – глубиной обратной связи.

При отсутствии ООС (Koc = 0)

$$Ku.ooc = K \gg 1 (K = 10^3 \div 10^6).$$

Если Koc = 1 (имеет место стопроцентная ООС), то $Ku.ooc = K/(1+K) \approx 1$.

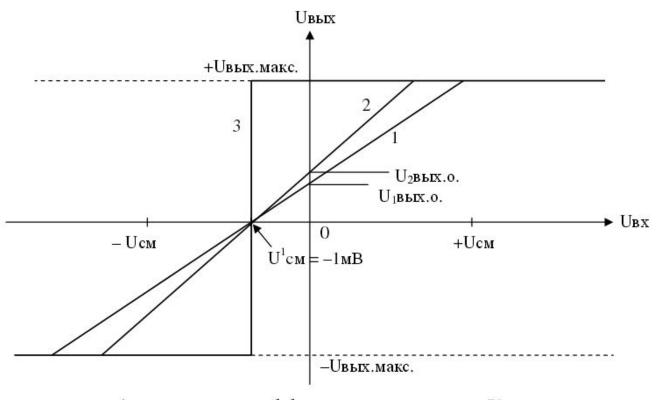
При построения устройств на ОУ с ООС, обычно $g = K \cdot Koc \ *l$, тогда коэффициент усиления устройства

Ku.ooc = 1/Koc.



Напряжение смещения и **АХ** ОУ с **ООС**

В реальных ОУ АХ не проходит через начало координат.

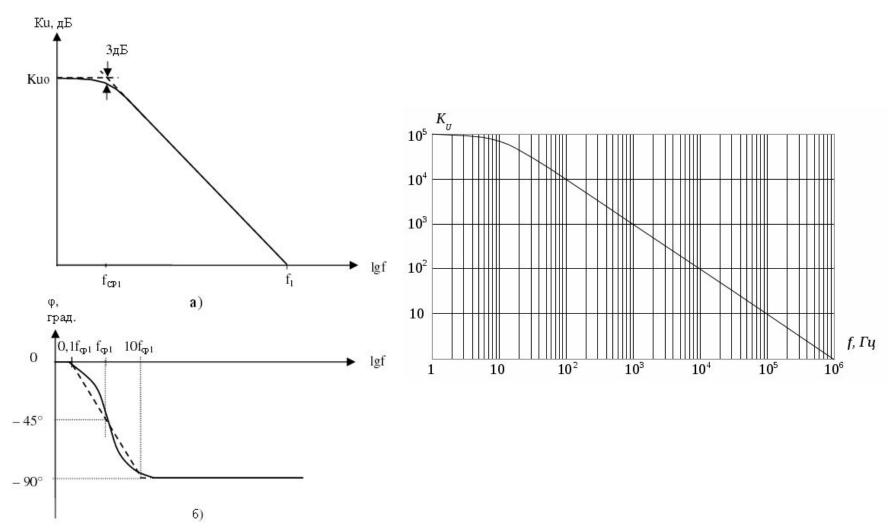


- характеристика 1 снята при коэффициенте усиления Ки.оос.,
- характеристика 2 при $Ku.ooc._2 > Ku.ooc._1$,
- характеристика 3 без обратной связи, при К » Ки.оос.2,
- Ucм справочное значение напряжения смещения ОУ указанного типа,
 - $-U^{l}c_{\mathcal{M}}$ напряжение смещения данного экземпляра ОУ.



АЧХ и ФЧХ ОУ

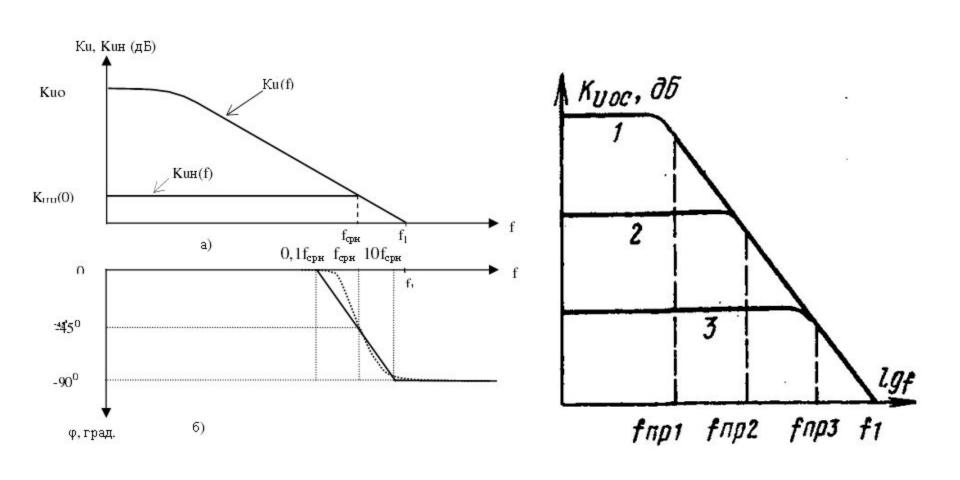
- АЧХ и ФЧХ ОУ удобно строить в логарифмическом по оси f масштабе (ЛАЧХ и ЛФЧХ).
- Типичный вид ЛАЧХ (а) и ЛФЧХ (б) ОУ:





АЧХ и ФЧХ ОУ с ООС

Результат введения ООС - влияние на ЛАЧХ иЛФЧХ:



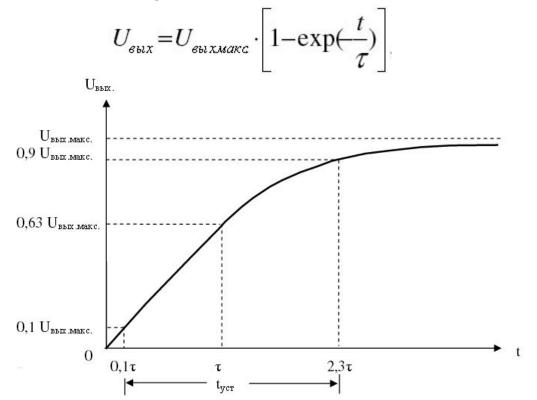


Скорость нарастания и время установления напряжения

- ОУ довольно медленное устройство. Причина наличие в его схеме интегрирующих звеньев, а также корректирующей емкости.
- Скорость изменения напряжения на выходе:

$$V_{\text{ehix,max.}}^{OV} = \frac{d(U_{\text{ehix}})}{dt} = \pm \frac{I_{\text{ehix,1.}}}{C_{\nu}}$$

 Реакция ОУ на единичный скачок (переходная характеристика) определяется временем установления:





Типовые включения ОУ

• Схемы типовых включений ОУ

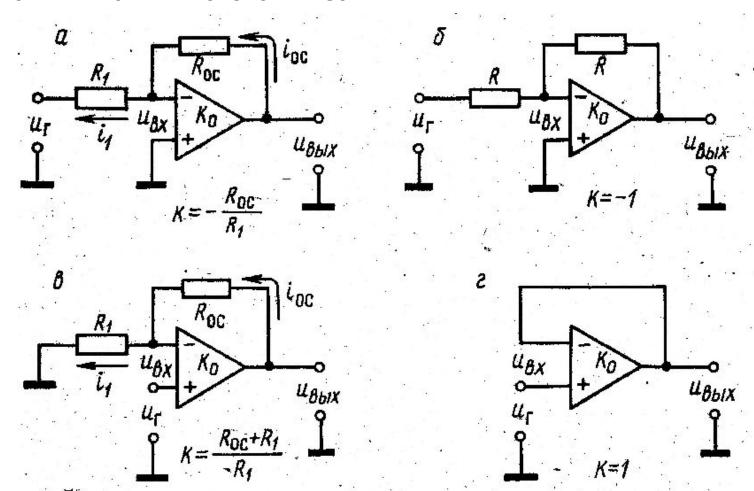


Рис. 5.18. Инвертирующее (а, б) и неинвертирующее (в, г) включения операционных усилителей



Типовые включения ОУ

• Схемы типовых включений ОУ

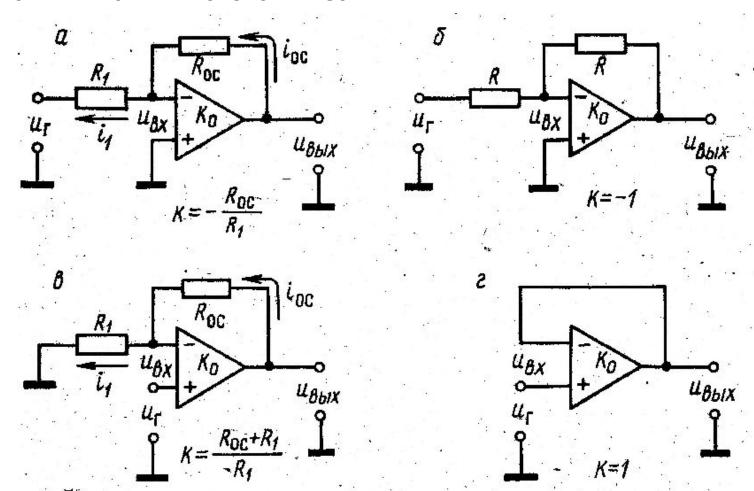


Рис. 5.18. Инвертирующее (а, б) и неинвертирующее (в, г) включения операционных усилителей



Инвертирующий усилитель

• Через сопротивление обратной связи R_{ос} протекает ток:

$$l_{\text{oc}} = \frac{u_{\text{Bis}X} - u_{(-)}}{R_{\text{oc}}};$$

Через R1 протекает ток і₁:

$$i_1 = \frac{u_{(-)} - u_{\Gamma}}{R_1}.$$

Для идеального ОУ эти токи равны, и тогда

$$\frac{u_{\text{Bix}} - u_{(-)}}{R_{\text{oc}}} = \frac{u_{(-)} - u_{\Gamma}}{R_{1}}.$$

- Напряжение на неинвертирующем входе равно 0, с учетом свойств идеального ОУ:
- Тогда:

$$u_{(-)}=u_{\mathrm{BX}}=0$$

$$u_{\text{BMX}} = -\frac{R_{\text{oc}}}{R_1} u_{\text{r}}.$$



Неинвертирующий усилитель

• Через сопротивление обратной связи R_{ос} протекает по-прежнему ток:

$$l_{\text{oc}} = \frac{u_{\text{Bbix}} - u_{(-)}}{R_{\text{oc}}};$$

Через R1 протекает ток і₁:

$$i_1=\frac{u_{(-)}}{R_1}.$$

• Так как для идеального ОУ эти токи равны, то получим

$$u_{\text{вых}} = \frac{R_{\text{oc}} + R_1}{R_1} u_{\text{(-)}} |_{u_{\text{вх}} = 0} = \frac{R_{\text{oc}} + R_1}{R_1} u_{\text{г}}.$$

• Из этих выражений следует, что на основе ОУ можно простым способом реализовать инвертирующий или неинвертирующий усилитель напряжения с требуемым коэффициентом усиления, в том числе инвертор (К=-1) и повторитель напряжения (К=1).



Дифференциальные усилители

 Коэффициенты усиления обеих схем по инвертирующему и неинвертирующему входу составляют соответственно -К и +К.

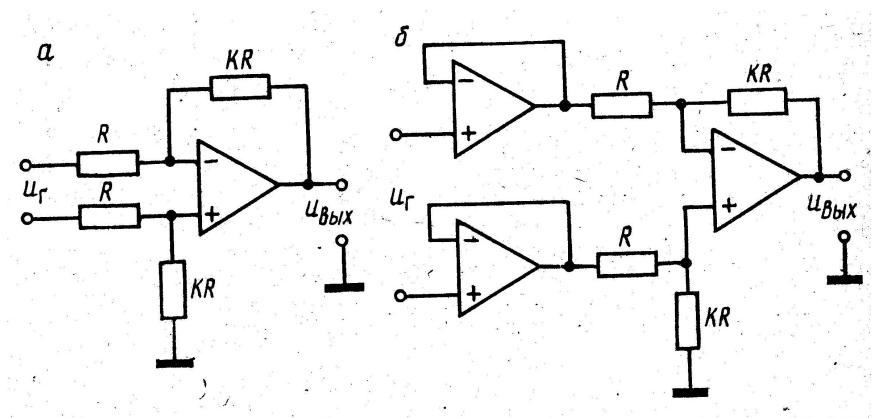
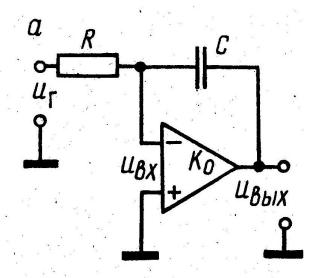


Рис. 5.19. Дифференциальные усилители на базе ОУ: простейший (а), с большим входным сопротивлением (б)



Интегратор на ОУ



Значения токов через емкость и сопротивление можно приравнять:

$$C\frac{d(u_{\text{BMX}}-u_{\text{BX}})}{dt}=\frac{u_{\text{BX}}-u_{\text{\Gamma}}}{R}.$$

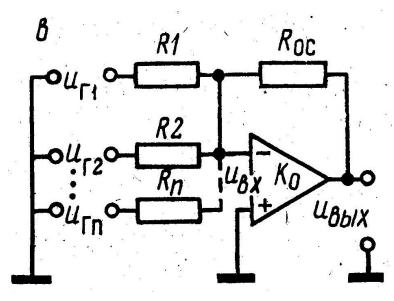
Тогда с учетом свойств идеального ОУ

$$u_{\rm Bx} \approx 0$$
 и поэтому

$$u_{\scriptscriptstyle
m BMX}\!pprox\!-rac{1}{RC}\!\int u_{\scriptscriptstyle
m P}\!dt.$$



Сумматор на ОУ



В этой схеме ток через сопротивление R_{ос} равен сумме токов через резисторы R1-Rn, т.е.

$$rac{u_{
m BMX}-u_{
m BX}}{R_{
m oc}}=rac{u_{
m BX}-u_{
m \Gamma1}}{R_{
m 1}}+rac{u_{
m BX}-u_{
m \Gamma2}}{R_{
m 2}}+...+rac{u_{
m BX}-u_{
m \Gamma}n}{R_{
m n}}$$

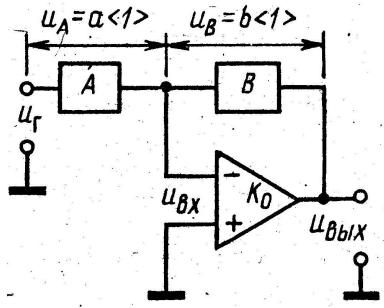
$$u_{\text{BMX}} = -\left(\frac{R_{\text{oc}}}{R_1}u_{\text{r1}} + \frac{R_{\text{oc}}}{R_2}u_{\text{r2}} + \dots + \frac{R_{\text{oc}}}{R_n}u_{\text{rn}}\right).$$

Величины R_{ос}/R^і называются масштабными коэффициентами. При их равенстве получается сумматор (с инверсией).



ОУ как функциональный преобразователь

• Рассмотрим обобщенную схему:



Если A и B - элементы с различными вах, то появляется возможность преобразовывать напряжения практически по любому закону.

Пусть напряжение u_A на элементе A как функция тока определяется оператором a<>: u_A =a<i>; напряжение на элементе в цепи ОС u_B определяется через оператор b<>: u_B =b<i>; Зависимости токов от напряжений определены обратными операторами a^{-1} <u>> и b^{-1} <u>>.