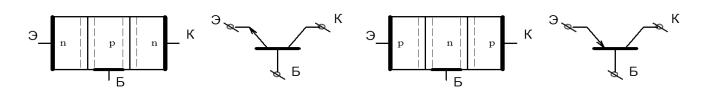
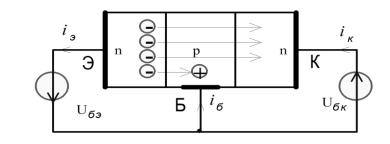
Аналоговая электроника и техника измерений.

Биполярный транзистор.
Полевой транзистор.
Тиристор.

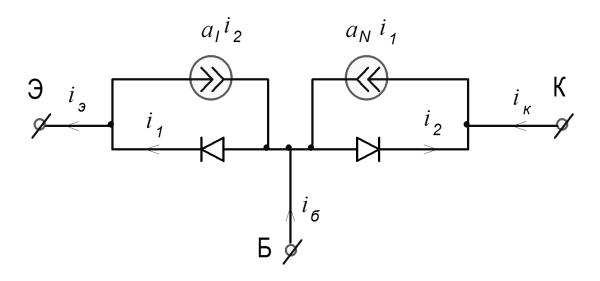
Биполярный транзистор





Сместим Б-Э переход в прямом, а К-Б — в обратном направлении с помощью источников ЭДС. Через база-эмиттерный переход благодаря инжекции электронов из эмиттера будет протекать ток *іэ*. Инжекция «дырок» из базы в эмиттер будет незначительной вследствие того, что база относительно слабо легирована. Из-за малой толщины базы почти все электроны, пройдя базу, через так называемое время пролета достигнут коллектора. Только небольшая доля электронов рекомбинируется в базе с «дырками». Убыль этих «дырок» компенсируется током базы $i \epsilon$. Отсюда понятно, что $i \epsilon$ << iэ. Обратное смещение коллекторного перехода способствует тому, что электроны, подошедшие к нему, захватываются электрическим полем перехода и переносятся в коллектор. В то же самое время, это поле препятствует переходу электронов из коллектора обратно в базу. Ток коллектора $i\kappa$ незначительно меньше тока эмиттера, но при этом сильно превышает ток базы.

Модель Эберса-Молла



 $lpha_N$ — нормальный коэффициент передачи тока (из эмиттера в коллектор), $lpha_I$ — инверсный коэффициент передачи тока (из коллектора в эмиттер); $lpha_N i_1$ — генератор коллекторного тока; $lpha_I i_2$ — генератор эмиттерного тока.

$$i_{\scriptscriptstyle 9} = i_1 - \alpha_I i_2$$
 , $i_{\scriptscriptstyle K} = \alpha_N i_1 - i_2$

Модель Эберса-Молла

 $I_{\mathfrak{I}_0}$ - тепловой ток эмиттерного p-n перехода при замкнутых базе и коллекторе; $I_{\mathfrak{K}_0}$ - тепловой ток коллекторного p-n перехода при замкнутых базе и эмиттере.

$$i_1 = I_{\theta_0} \left(e^{\frac{U_{\theta\theta}}{\varphi_T}} - 1 \right), \qquad i_2 = I_{\kappa_0} \left(e^{\frac{U_{\kappa\theta}}{\varphi_T}} - 1 \right)$$

$$i_{K} = \alpha_{N} I_{\beta_{0}} \left(e^{\frac{U_{B\beta}}{\varphi_{T}}} - 1 \right) - I_{K_{0}} \left(e^{\frac{U_{KB}}{\varphi_{T}}} - 1 \right)$$

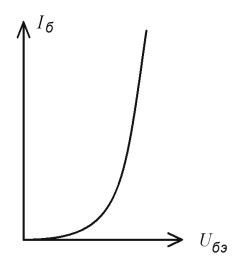
$$i_{3} = I_{3_{0}} \left(e^{\frac{U_{53}}{\varphi_{T}}} - 1 \right) - \alpha_{I} I_{K_{0}} \left(e^{\frac{U_{K5}}{\varphi_{T}}} - 1 \right)$$

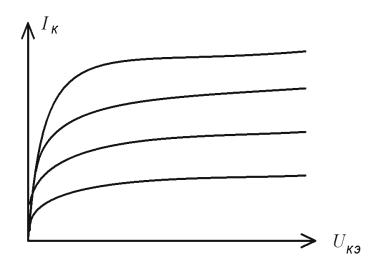
$$i_{\rm f}=i_{\rm e}-i_{\rm K}$$

В общем случае в транзисторах справедливо равенство: $\alpha_N I_{\mathfrak{I}_0} \approx \alpha_I I_{\mathfrak{K}_0}$

Соотношения Эберса-Молла

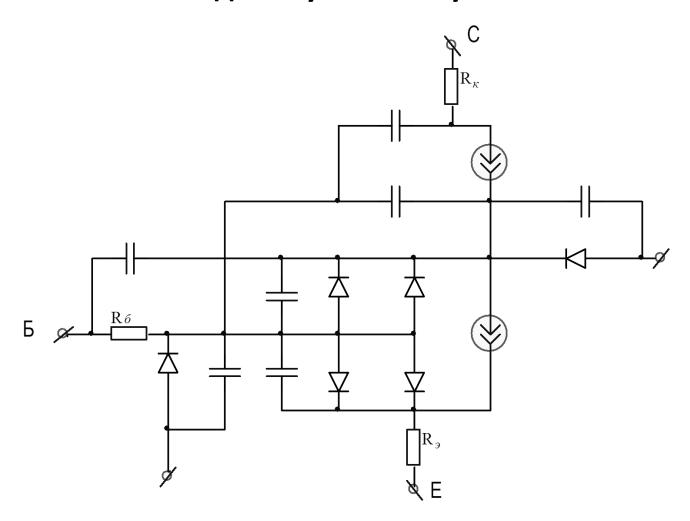
$$i_{\rm K} = \alpha_N i_{\rm 3} - I_{\rm K_0} \left(e^{\frac{U_{\rm KB}}{\varphi_T}} - 1 \right) , \qquad U_{\rm B3} = \varphi_T \ln \left[\frac{i_{\rm 3}}{I_{\rm 3_0}} + 1 + \alpha_N \left(e^{\frac{U_{\rm KB}}{\varphi_T}} - 1 \right) \right]$$



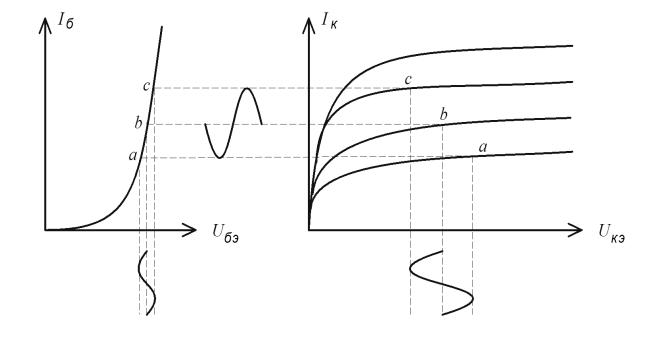


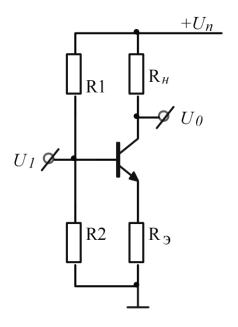
$$\beta = \frac{\alpha_N}{1 - \alpha_N}$$

Модель Гуммеля-Пуна



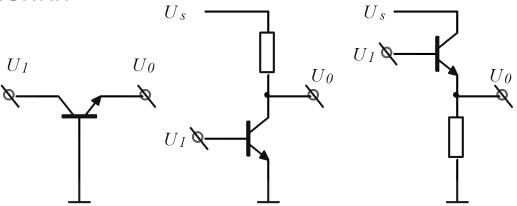
Рабочая точка транзистора



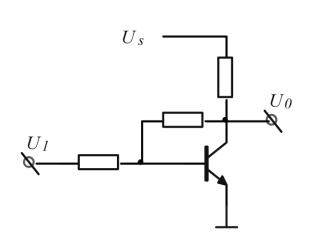


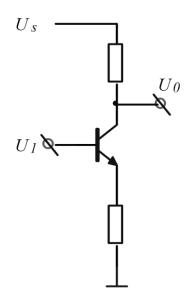
Типовые схемы на транзисторах

Базовые схемы включения



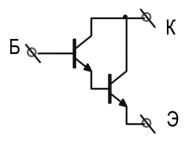
Схемы с обратной связью

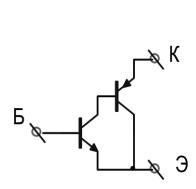


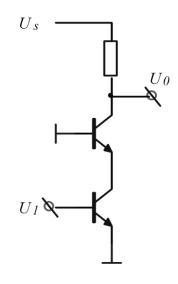


Типовые схемы на транзисторах

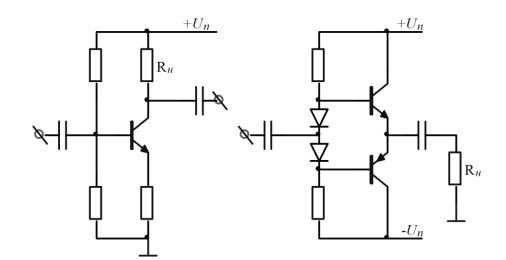
Составные схемы





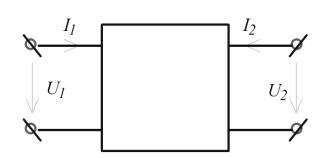


Усилители мощности



Модель в виде четырехполюсника

$$\dot{U}_1 = H_{11}\dot{I}_1 + H_{12}\dot{U}_2$$
$$\dot{I}_2 = H_{21}\dot{I}_1 + H_{22}\dot{U}_2$$

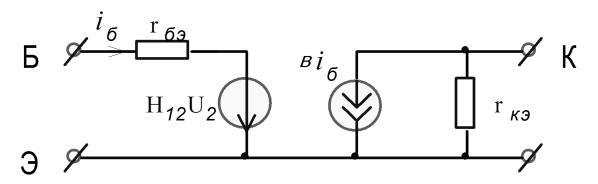


 H_{11} - это сопротивление, через которое течет входной ток;

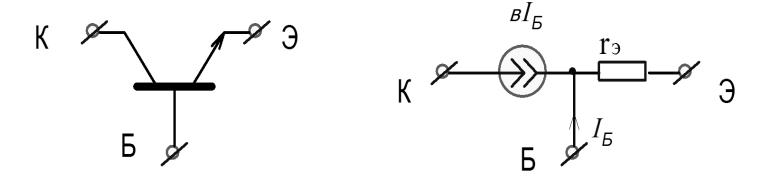
 H_{12} - это параметр обратной передачи по напряжению;

 $\mathit{H21}$ - это параметр прямой передачи тока (β);

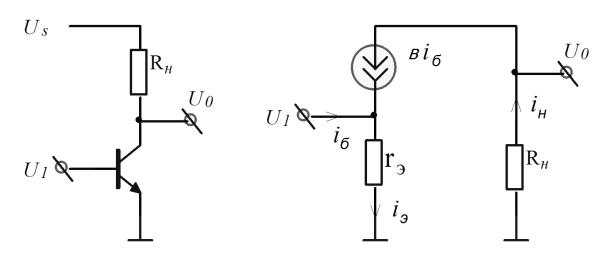
 H_{22} - это проводимость, через которую течет выходной ток (полная нагрузка).



Упрощенная модель биполярного транзистора



Пример. Расчет схемы с ОЭ.

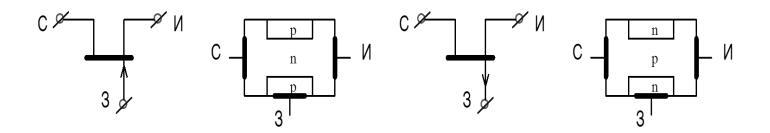


$$U_1 = i_9 r_9 = (i_6 + \beta i_6) r_9 = (\beta + 1) i_6 r_9$$

$$U_0 = i_{\rm H} R_{\rm H} = \beta i_{\rm G} R_{\rm H}$$

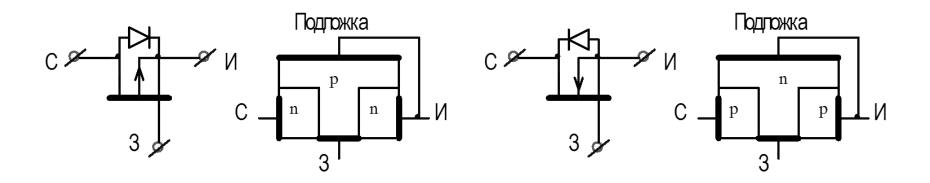
$$K_U = \frac{U_0}{U_1} = \frac{\beta R_H}{(\beta + 1)r_9}$$
, $K_I = \frac{i_H}{i_6} = \beta$, $R_{BX} = \frac{U_1}{i_6} = (\beta + 1)r_9$

Полевой транзистор с управляющим переходом (JFET)



Рабочим элементом полевого транзистора с управляющим переходом является полупроводник p-, либо n-типа. К противоположным концам такого полупроводника подводится внешнее напряжение, что приводит к протеканию через полупроводник некоторого тока. Чтобы сделать возможным управление в полупроводниковую структуру, вводится небольшая область с противоположным основному типом проводимости. Однако здесь эта область не разделяет исходную структуру на две, части как в биполярном транзисторе, а лишь создает в ней на пути протекания потока зарядов некоторое достаточно узкое место - канал. С помощью электрического поля, создаваемого потенциалом затвора, воздействующего на созданный в полупроводниковой структуре канал мы можем управлять током через него. Фактически полевой транзистор представляет собой резистор управляемый напряжением. Соответственно полевой транзистор может быть с n —каналом или p — каналом.

Полевой транзистор с МДП-структурой (MOSFET)



В **МДП-транзисторах** нет четкой монолитной полупроводниковой структуры с одним типом проводимости, которая играла бы роль канала. Здесь канал «спрятан» внутри особой области полупроводника (подложки) с типом проводимости, противоположным тому, который необходим для протекания потока соответствующих данному транзистору зарядов. Протекание тока попрежнему обусловлено наличием некоторого внешнего потенциала, прикладываемого к областям стока и истока, но дополнительным условием возникновения тока является наличие в структуре самого канала — пути, по которому возможно протекание тока. Канал возникает при приложении напряжения затвора выше порогового значения (транзисторы с индуцированным каналом), либо канал присутствует в подложке изначально (транзистор со встроенным каналом) и для запирания требуется подача на затвор напряжения противоположной полярности.

ВАХ полевого транзистора

Удельная крутизна

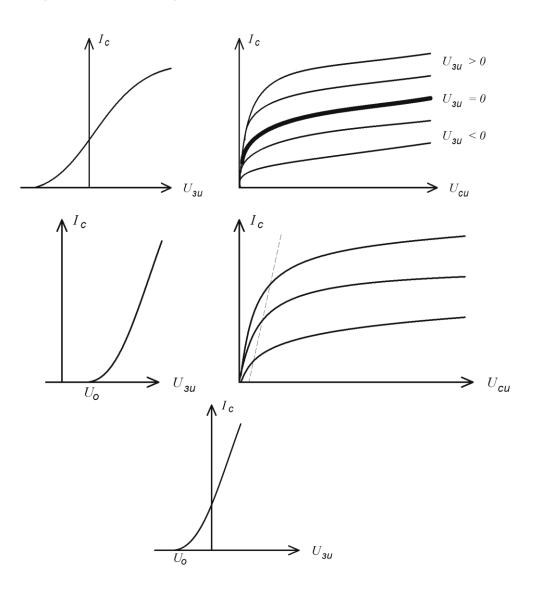
$$b = \mu C_0 \frac{W}{L}$$

Здесь μ — приповерхностная подвижность носителей, C_0 - удельная емкость затвор-канал, W — ширина, L — длина канала.

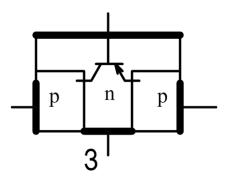
$$I_{c} = b((U_{3\mu} - U_{0})U_{c\mu} + \frac{{U_{c\mu}}^{2}}{2})$$

$$I_{c} = b(U_{3\mu} - U_{0})U_{c\mu}$$

$$I_{c} = \frac{1}{2}b(U_{3\mu} - U_{0})^{2}$$

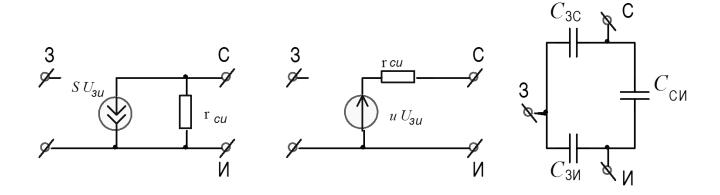


Полевой транзистор с МДП-структурой (MOSFET)



Из-за расположения областей внутри МДП-транзистора возникает паразитный биполярный транзистор. Если вывод от области подложки выполнить отдельно, то это позволит управлять некоторыми характеристиками прибора через этот транзистор, но гораздо чаще подложка соединяется с истоком внутри корпуса транзистора. Это приводит к тому, что между выводами истока и стока возникает диод, образованный р-п-переходом между подложкой и стоком.

Модель полевого транзистора

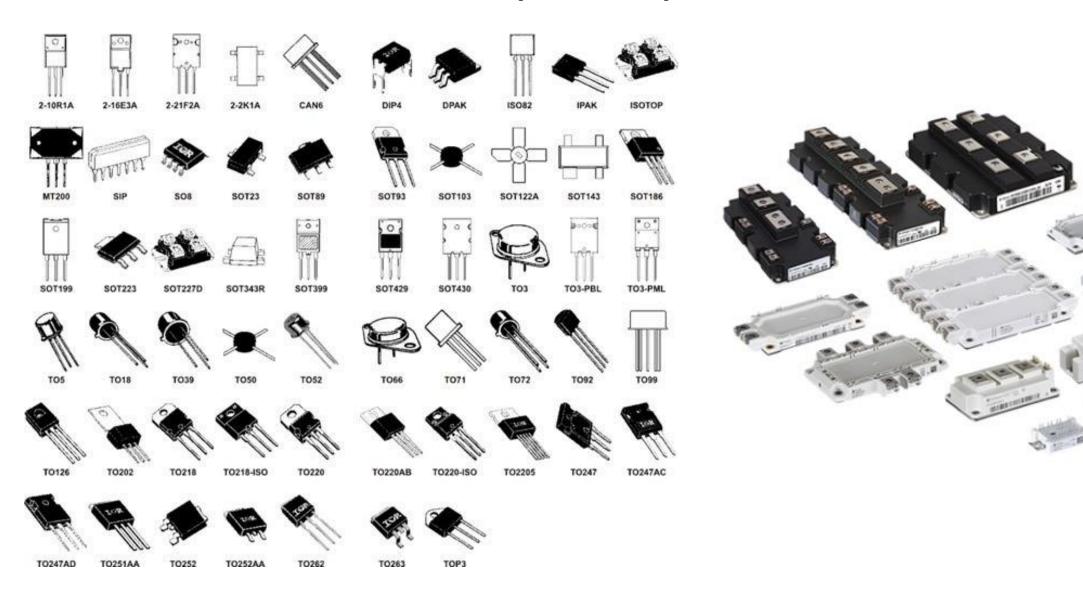


Модели полевого транзистора для линейного и ключевого режимов работы.

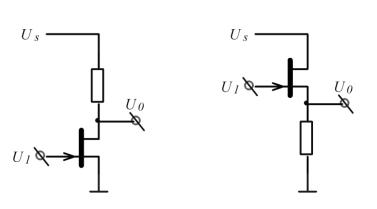
$$S = \frac{dI_{\rm C}}{dU_{\rm CM}} \qquad (U_{\rm CM} = const)$$

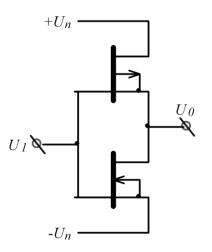
$$u = S \cdot r_{\text{CM}}$$

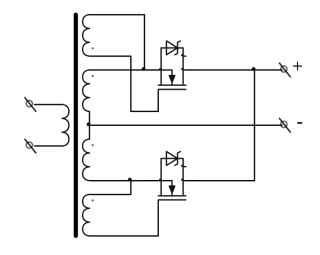
Транзисторы

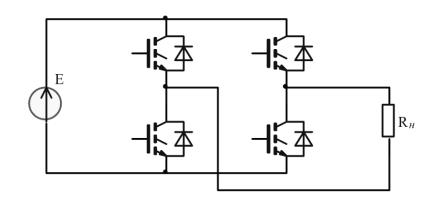


Схемы включения полевых транзисторов и IGBT





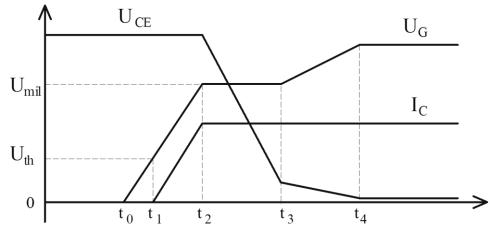


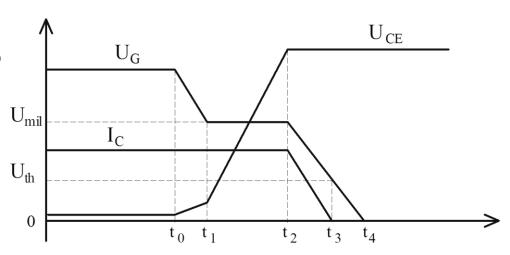


Ключевой режим работы транзистора (IGBT, MOSFET)

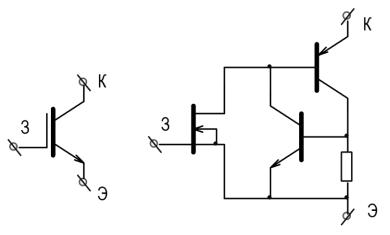
На интервале t_0 - t_1 напряжение затвора (U_G), плавно нарастая, достигает величины отсечки (U_{th}) . С момента отсечки через транзистор начинает протекать ток, величина которого определяется напряжением затвора – это линейная область работы. К моменту t₂ ток транзистора достигает максимальной величины, определяемой нагрузкой. До этого момента происходила зарядка входной емкости транзистора C_{GF} . В этот момент напряжение на затворе практически перестает расти до момента t₃, это явление называется эффектом Миллера. Во время «плато Миллера» происходит перезарядка емкостей C_{GC} и C_{CF} , при этом напряжение на коллекторе уменьшается до значений, близких к напряжению насыщения. Эффективная величина емкости Миллера примерно в 3-5 раз больше входной. По завершении плато Миллера напряжение на затворе еще немного растет – снова заряжается входная емкость и напряжение коллектора достигает минимальных значений, определяемых величиной тока коллектора.

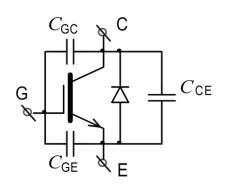
Энергетические потери определяются площадью под кривыми тока коллектора и напряжения коллектор-эмиттер.

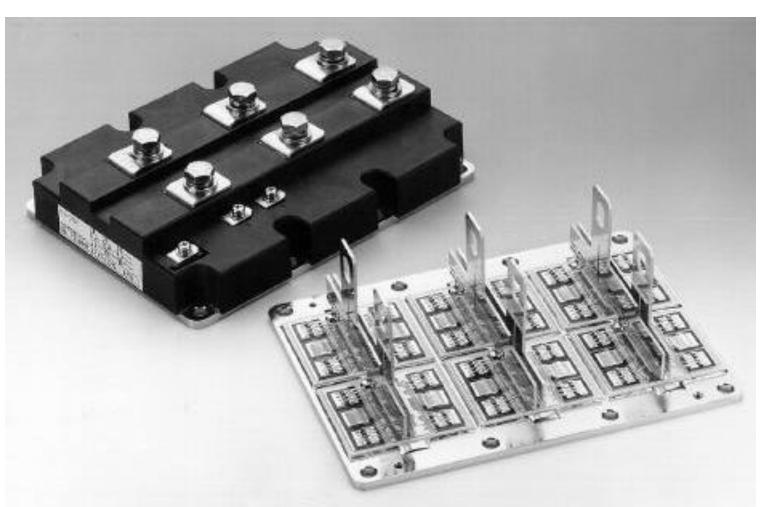




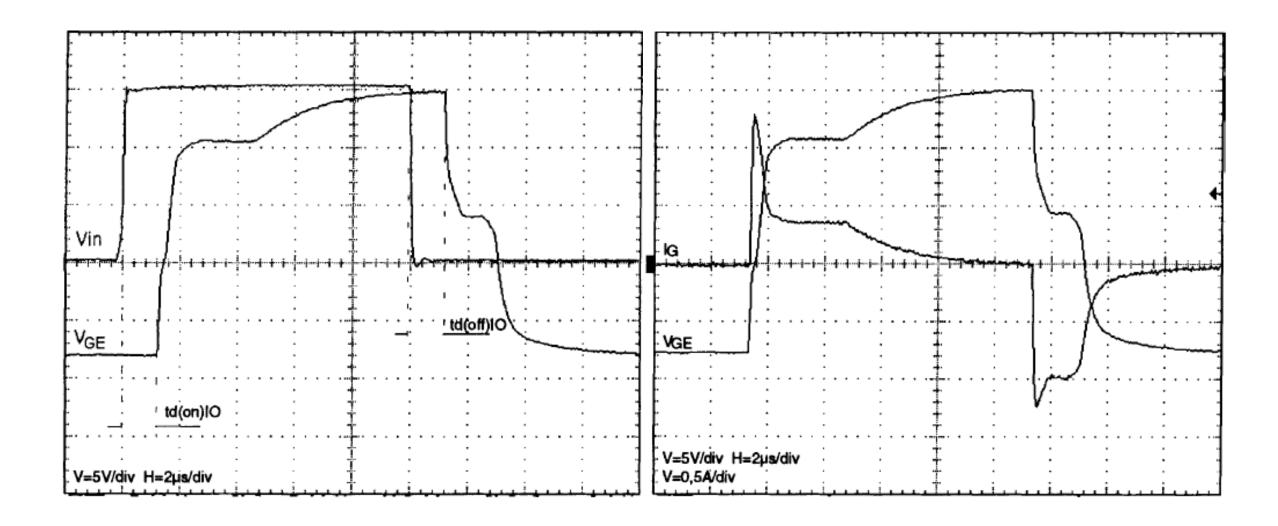
Биполярный транзистор с изолированным затвором (IGBT)





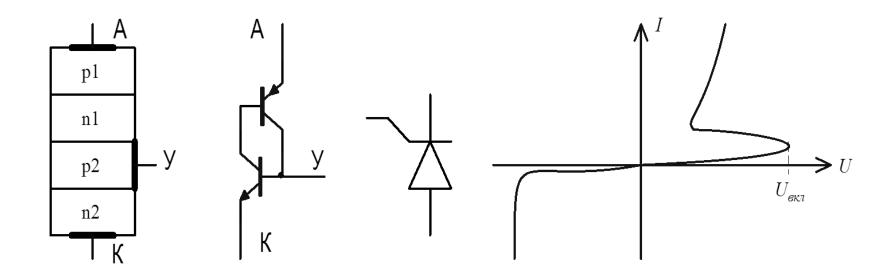


Реальные формы напряжений драйвера, затвора и тока затвора IGBT

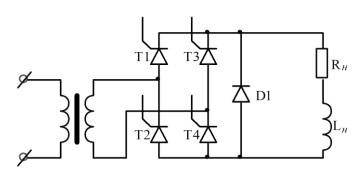


Тиристор

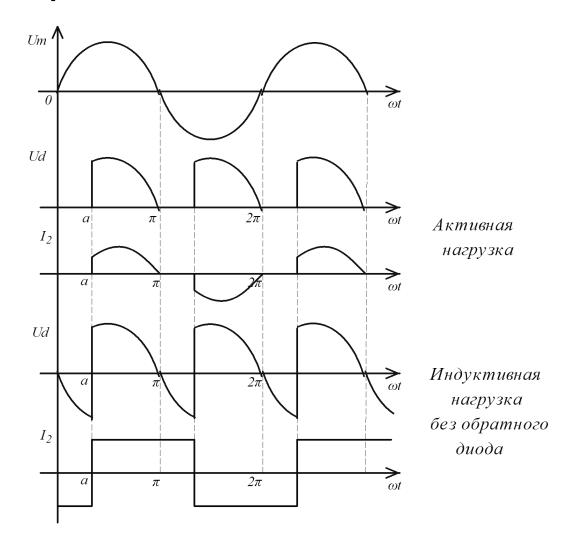
Тиристором называют полупроводниковый прибор с тремя (или более) *p-n-* переходами. Выделяют диодный (двухвыводной) и триодный (трехвыводной) тиристор.



Управляемый выпрямитель



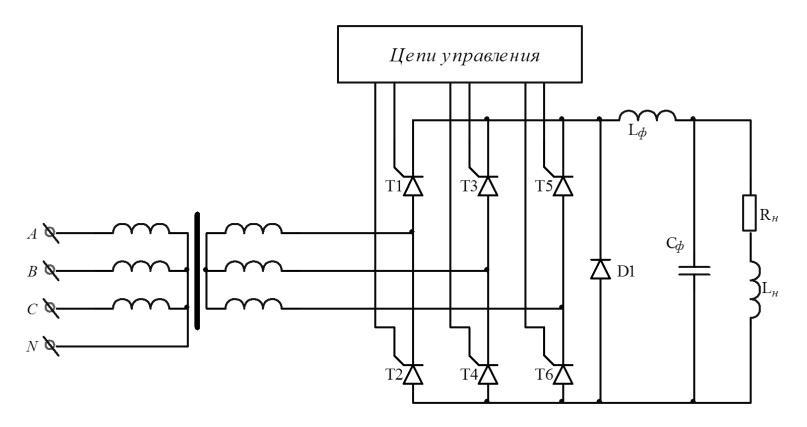
$$U_d = U_{d0} \cdot \frac{1 + \cos\alpha}{2}$$



Трехфазный управляемый выпрямитель

$$U_d = U_{d0} \cdot \cos\alpha \qquad , \qquad \alpha \le \pi/3$$

$$U_d = U_{d0} \cdot [1 + \cos(\pi/3 + \alpha)]$$
 , $\alpha > \pi/3$



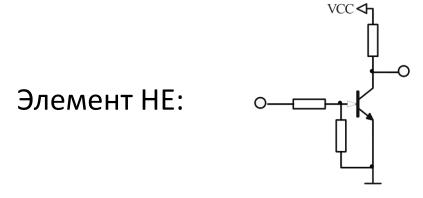
Тиристоры



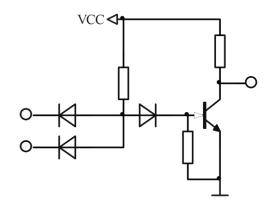




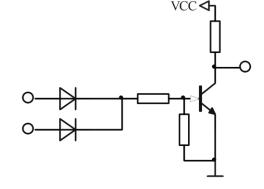
RTL, DTL (резисторно- диодно-транзисторная).



Элемент 2И-НЕ

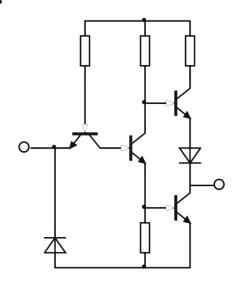


Элемент 2ИЛИ-НЕ

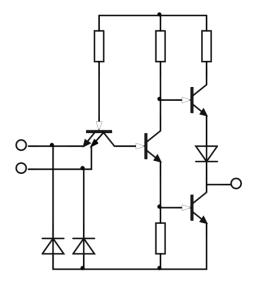


TTL (транзисторно-транзисторная логика).

Элемент НЕ:



Элемент 2И-НЕ



ECL (эмиттерно-связанная логика).

Элемент НЕ:

CMOS (транзисторно-транзисторная логика).

