

# Application Applikation



## Bipolar Transistors

### Nomenclature:

**B** – Silicon Transistor  
**C** – LF Low Power Transistor  
**nnn** – Serial Number  
**X or -nn** –  $h_{FE}$  Group

### Available from Diotec:

## Bipolartransistoren

### Benennung:

**B** – Siliziumtransistor  
**C** – NF Kleinleistungstransistor  
**nnn** – Serien-Nummer  
**X oder -nn** –  $h_{FE}$  Gruppe

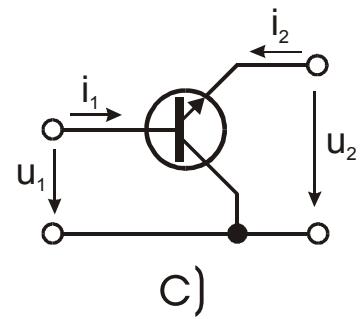
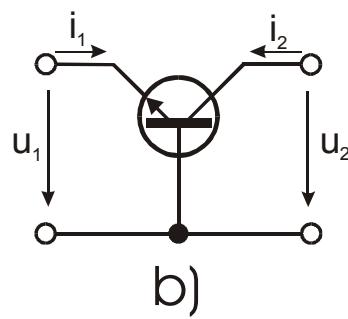
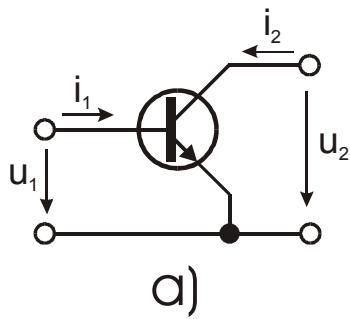
### Von Diotec erhältlich:

Designation Bezeichnung	Parameter $I_c$ [mA]	Case Gehäuse	Type Typ	complementary komplementär
BC807 -16 / -25 / -40	-800	-45	SOT-23	PNP
BC808 -16 / -25 / -40	-800	-25	SOT-23	PNP
BC817 -16 / -25 / -40	800	45	SOT-23	NPN
BC818 -16 / -25 / -40	800	25	SOT-23	NPN
BC846 A / B	100	65	SOT-23	NPN
BC847 A / B / C	100	45	SOT-23	NPN
BC848 A / B / C	100	30	SOT-23	NPN
BC849 A / B / C	100	30	SOT-23	NPN
BC850 A / B / C	100	45	SOT-23	NPN
BC856 A / B	-100	-65	SOT-23	PNP
BC857 A / B / C	-100	-45	SOT-23	PNP
BC858 A / B / C	-100	-30	SOT-23	PNP
BC859 A / B / C	-100	-30	SOT-23	PNP
BC860 A / B / C	-100	-45	SOT-23	PNP
BC327 -16 / -25 / -40	-800	-45	TO-92	PNP
BC328 -16 / -25 / -40	-800	-25	TO-92	PNP
BC337 -16 / -25 / -40	800	45	TO-92	NPN
BC338 -16 / -25 / -40	800	25	TO-92	NPN
BC546 A / B	100	65	TO-92	NPN
BC547 A / B / C	100	45	TO-92	NPN
BC548 A / B / C	100	30	TO-92	NPN
BC549 B / C	100	30	TO-92	NPN
BC556 A / B	-100	65	TO-92	PNP
BC557 A / B / C	-100	45	TO-92	PNP
BC558 A / B / C	-100	30	TO-92	PNP
BC559 B / C	-100	30	TO-92	PNP

# Application Applikation

## Basic Circuits

- a) Common Emitter
- b) Common Base
- c) Common Collector



## Characteristics

	a)	b)	c)
input impedance	medium	small	high
output impedance	medium	high	small
current gain $h_{21}$	high	< 1	high
$h_{21}$ frequency limit	low	high	low

## Eigenschaften

	a)	b)	c)
Eingangs-impedanz	mittel	klein	groß
Ausgangs-impedanz	mittel	groß	klein
Stromverstärkung $h_{21}$	groß	< 1	groß
$h_{21}$ Grenzfrequenz	niedrig	hoch	niedrig

## LF Four Pole Equivalent Circuit

Low frequency transistors can be described by an active four pole network. Following equations are valid for small signal (AC) parameters:

$$u_1 = h_{11} \cdot i_1 + h_{12} \cdot u_2$$

$$i_2 = h_{21} \cdot i_1 + h_{22} \cdot u_2$$

Parameter:

Input impedance, output shorted ( $u_2=0$ )

$$h_{11} = \frac{u_1}{i_1}$$

Parameter:

Eingangsimpedanz, Ausgang kurzgeschlossen ( $u_2=0$ )

Reverse voltage transfer ratio open input ( $i_1=0$ )

$$h_{12} = \frac{u_1}{u_2}$$

Spannungsrückwirkung bei offenem Eingang ( $i_1=0$ )

Small signal current gain, output shorted ( $u_2=0$ )

$$h_{21} = \frac{i_2}{i_1}$$

Kleinsignalstromverstärkung, Ausgang kurzgeschl. ( $u_2=0$ )

Output admittance, open input ( $i_1=0$ )

$$h_{22} = \frac{i_2}{u_2}$$

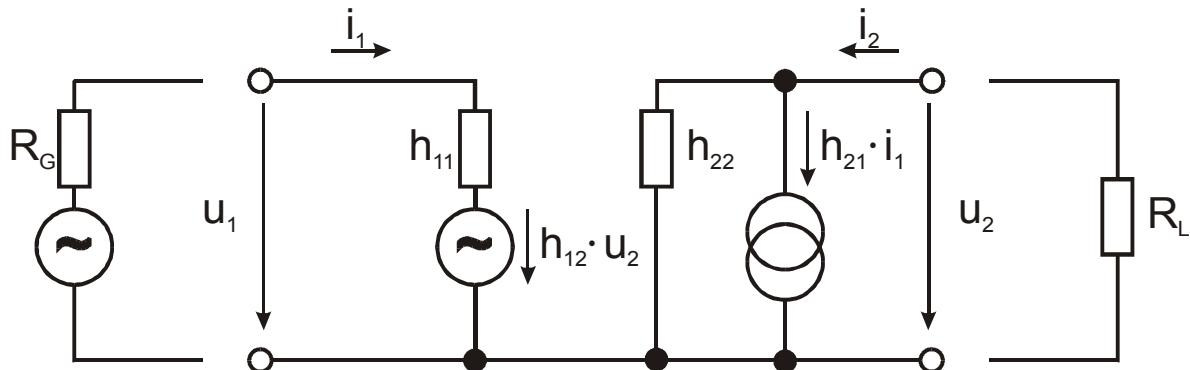
Ausgangsleitwert bei offenem Eingang ( $i_1=0$ )

## NF Vierpol-Ersatzschaltbild

Niederfrequenz-Tranistoren können durch ein aktives Vierpol-Netzwerk beschrieben werden. Die folgenden Gleichungen gelten für Wechselstrom- (=Kleinsignal-) Größen:

# Application Applikation

Equivalent Circuit:



Ersatzschaltbild:

**Calculation of a real transistor stage**

**Berechnung der realen Transistorstufe**

Input impedance

$$r_i = \frac{u_1}{i_1} = \frac{h_{11} + R_L \cdot \Delta h}{1 + h_{22} \cdot R_L}$$

Eingangsimpedanz

Output impedance

$$r_o = \frac{u_2}{i_2} = \frac{h_{11} + R_G}{\Delta h + h_{22} \cdot R_G}$$

Ausgangsimpedanz

Current gain

$$g_c = \frac{i_2}{i_1} = \frac{h_{21}}{1 + h_{22} \cdot R_L}$$

Stromverstärkung

Voltage gain

$$g_v = \frac{u_2}{u_1} = \frac{-h_{21} \cdot R_L}{h_{11} + R_L \cdot \Delta h}$$

Spannungsverstärkung

Power gain

$$g_p = \frac{p_2}{p_1} = \frac{h_{21}^2 \cdot R_L}{(1 + h_{22} \cdot R_L) \cdot (h_{11} + R_L \cdot \Delta h)}$$

Leistungsverstärkung

Definition  $\Delta h$

$$\Delta h = h_{11} \cdot h_{22} - h_{12} \cdot h_{21}$$

Definition  $\Delta h$

Optimum power gain,  
input and output matched  
with  $R_{Gopt}$  and  $R_{Lopt}$

$$g_{p\_opt} = \left( \frac{h_{21}}{\sqrt{\Delta h} + \sqrt{h_{11} \cdot h_{22}}} \right)^2$$

Optimale Leistungs-  
verstärkung, Eingang  
und Ausgang angepasst  
mit  $R_{Gopt}$  und  $R_{Lopt}$

$$R_{Gopt} = \sqrt{\frac{h_{11} \cdot \Delta h}{h_{22}}} \quad R_{Lopt} = \sqrt{\frac{h_{11}}{h_{22} \cdot \Delta h}}$$

# Application Applikation

## Datasheet Parameters

In the datasheet the parameters are specified for the common emitter configuration at a given operating point (bias). The conversion for other configurations is shown below.

## Datenblattparameter

Im Datenblatt werden die Parameter für die Emitterschaltung in einem bestimmten Arbeitspunkt angegeben. Die Umrechnung für andere Schaltungen ist unten angegeben.

	Common	Emitter Emitter-	Base Basis-	Collector Kollektor-	Schaltung
Input impedance	$h_{11}$	$h_{ie}$	$h_{ib} = \frac{h_{ie}}{1 + h_{fe}}$	$h_{ic} = h_{ie}$	Eingangs-impedanz
Reverse voltage transfer ratio	$h_{12}$	$h_{re}$	$h_{rb} = \frac{h_{ie} \cdot h_{oe}}{1 + h_{fe}} - h_{re}$	$h_{rc} = 1 - h_{re}$	Spannungs-rückwirkung
Small signal current gain	$h_{21}$	$h_{fe}$	$h_{fb} = -\frac{h_{fe}}{1 + h_{fe}}$	$-h_{fc} = 1 + h_{fe}$	Kleinsignal-stromverstärkung
Output admittance	$h_{22}$	$h_{oe}$	$h_{ob} = \frac{h_{oe}}{1 + h_{fe}}$	$h_{oc} = h_{oe}$	Ausgangs-leitwert

DC current gain in common emitter configuration

$h_{FE}$

Kollektor-Basis-Gleichstromverhältnis in Emitterschaltung (Großsignalwert)

Meaning of Subscripts:

voltage between X and Y

$V_{XYZ}$

Bedeutung der Indizes:

current from X to Y

$I_{XYZ}$

Spannung zwischen X und Y

at third connector -open

X, Y = B, C, E

Strom von X nach Y

-short

Z = O

bei drittem Anschluss -offen

at specified saturation conditions

Z = S

-kurzgeschlossen

Z = sat

bei gegebenen Bedingungen im Übersteuerungsbereich

Gain bandwidth product

$f_T$

Transitfrequenz

Product of  $h_{fe}$  and frequency where  $h_{fe}$  has been measured

Produkt aus  $h_{fe}$  und der Frequenz, bei der  $h_{fe}$  bestimmt wurde

Collector-Base capacitance (between C and B, E open)

$C_{CBO}$

Kollektor-Basis Kapazität (zwischen C und B, E offen)

Noise figure

Rauschzahl

Given for a specified operating point, specified source resistance, specified frequency and frequency range, where:

$$\frac{F}{dB} = 10 \cdot \lg \frac{p_2}{g_p \cdot p_1}$$

Angegeben für einen bestimmten Arbeitspunkt, einen bestimmten Generatorwiderstand, eine bestimmte Frequenz sowie einen Frequenzbereich. Mit:

Total noise power at the output termination

$p_2$

Rauschleistung am Lastwiderstand

Noise power at the signal source

$p_1$

Eingangsrauschleistung des Signalgenerators

Equivalent Noise voltage

$U_F$

Äquivalente Rauschspannung