VIETNAM NATIONAL UNIVERSITY – HCM CITY UNIVERSITY OF SCIENCE

ĐIỆN TỬ CƠ BẢN

CHƯƠNG III: TRANSISTOR NỐI LƯỚNG CỰC BJT

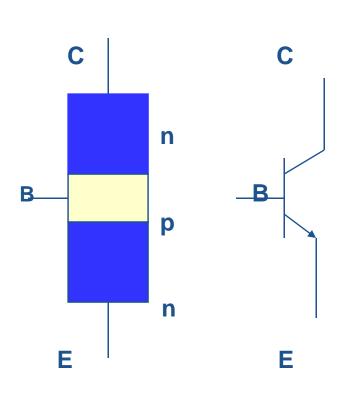
Presenter: Nguyen Thi Thien Trang

CHƯƠNG III: TRANSISTOR NỐI LƯỚNG CƯC BJT

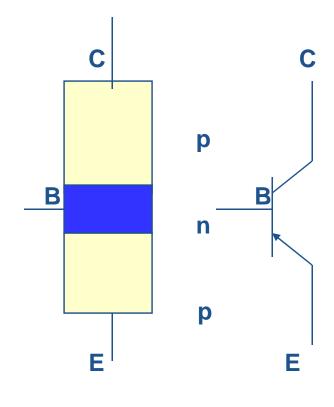
- Cấu tạo, hoạt động
- Mô hình tín hiệu lớn
- > Đặc tính
- Các mạch phân cực
- > Khuếch đại tín hiệu lớn
- Hoạt động chuyển mạch, giao hoán



- Gồm 2 nối tiếp xúc ghép xen kẽ nhau.
- Có 2 loại Transistor nối: npn và pnp (h. 1)



loại npn



loại pnp



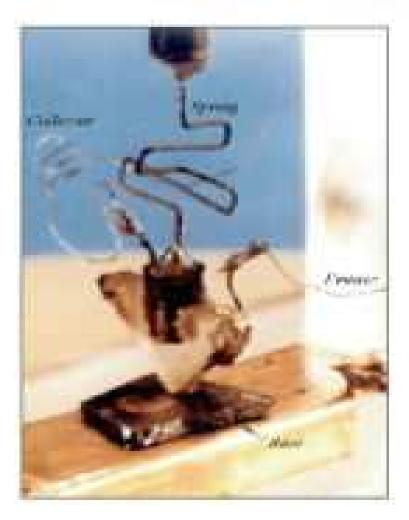
- Vùng phát E pha đậm,
- Vùng nền rất hẹp và pha lợt (nhẹ)
- Vùng thu C lớn nhất và pha trung gian giữa vùng phát pha đậm và vùng nền pha lợt
 - → Tên gọi nhằm ám chỉ:

Cực phát (Emitter) phát các hạt tải đến cực thu (collector) và dòng hạt tải này được điều khiển bởi cực nền (base)



The first point contact transistor

William Shockley: John Bordeen, and Walter Bromain. Bell Laboratories, Murray Hill, New Jersey (1947)

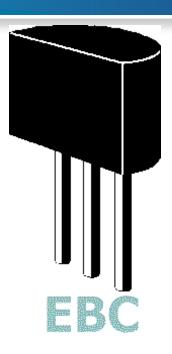




Abookley!







2N3904



MMBT3904

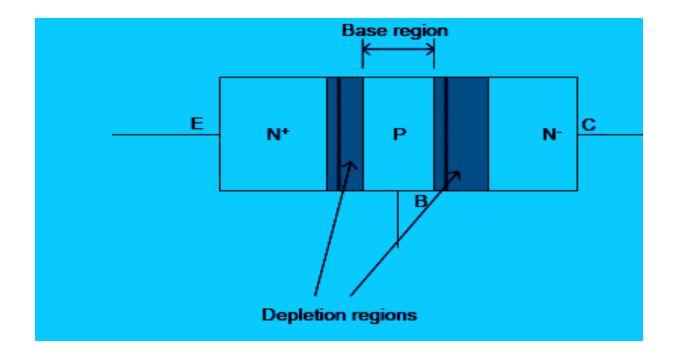


PZT3904



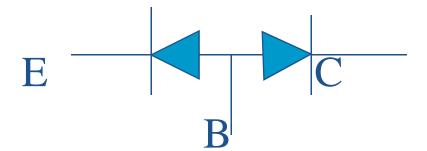


• Khi chưa phân cực (chưa cấp điện DC)



• Do có sự hiện điện 2 vùng hiếm nên transistor chưa dẫn điện (ngưng dẫn)

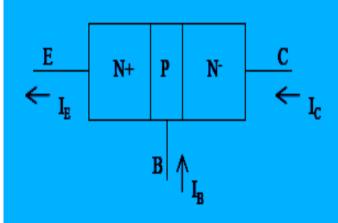
• Khi chưa phân cực, transistor giống như hai diod mắc ngược nhau và có rào thế 0,7V (hay hai vùng hiếm) nên ngưng dẫn.



cách nhìn này còn dùng để đo thử transistor còn tốt hay hư



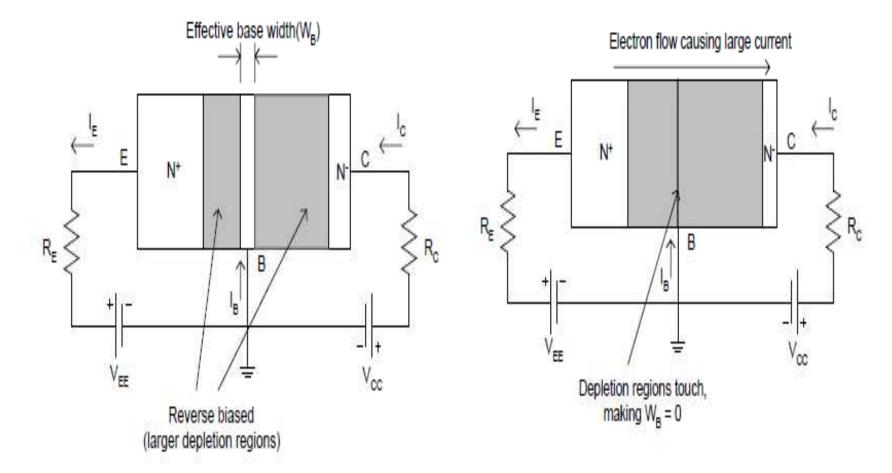
Các cách phân cực và hoạt động của transistor
 npn



CB Junction	BE Junction	Mode of Operation
Reverse	Reverse	Cut-off
Forward	Reverse	Cut-off
Reverse	Forward	Active
Forward	Forward	Saturation

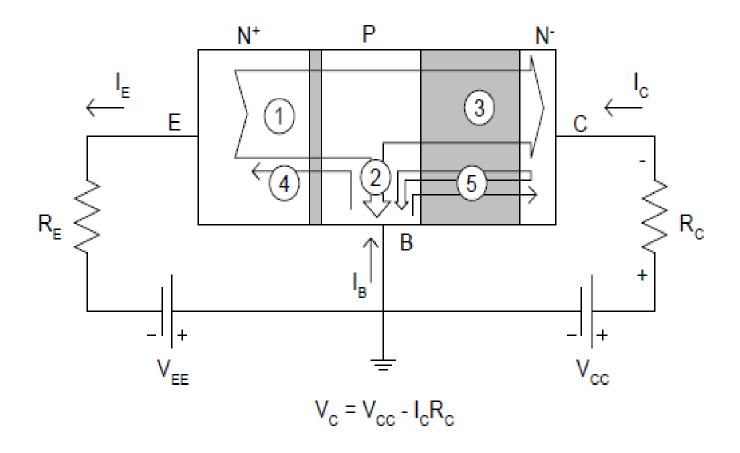


Cut-Off Mode

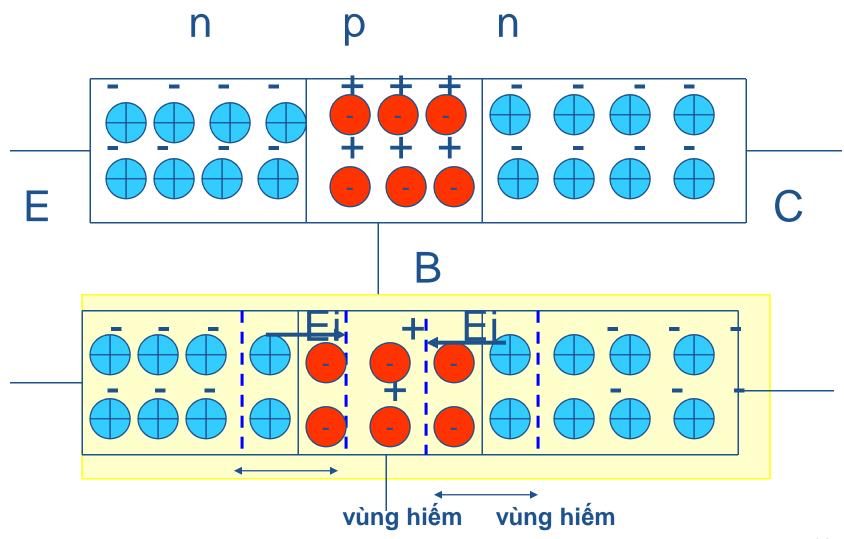




Saturation Mode



SỰ PHÂN BỐ ĐIỆN TÍCH CÂN BẰNG NHIỆT ĐỘNG



 Có 4 kiếu phân cực tùy theo cách cấp điện Nối phát-nền EB phc.nghịch phc. thuận

-Ngưng

-Bão hoà

Nối p

ph.c.ng

-Tác động thuận thu-nện

-Tác động nghịch CB

ph.c.th

Ngưng (Off)

Tác động nghịch (Reverse active)

Tác động thuận (Forward active)

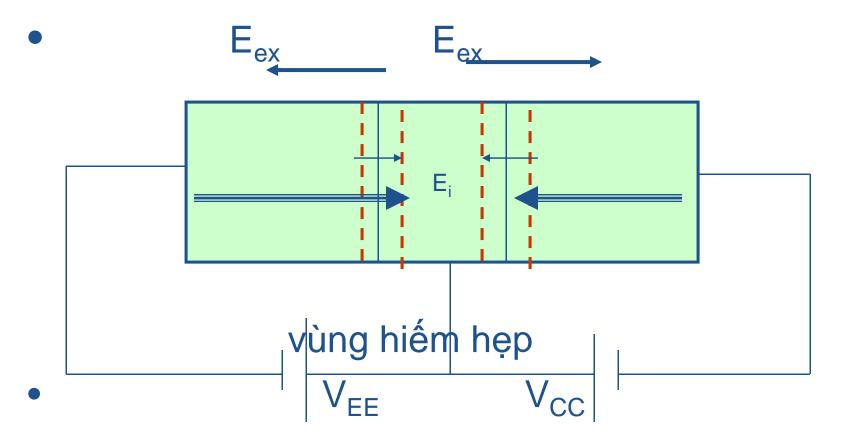
Bão hoà (On Saturation)

1.Cả 2 nối EB và CB đều phân cực nghịch :

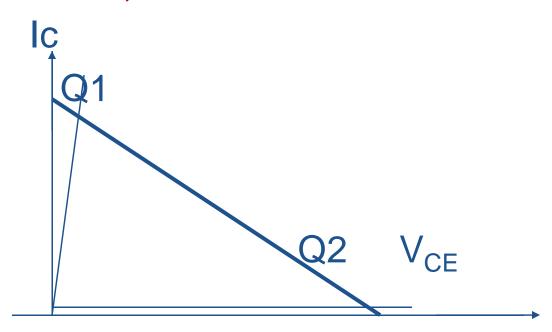
Do 2 nối đều ngưng dẫn → BJT ngưng dẫn Eex Eex (off) vùng hiếm ròng

2.Cả hai nối EB và CB đều phân cực thuận:

Do hai nối đều dẫn các hạt tải cùng chạy vào vùng nền. Mà vùng nền hẹp nên bị tràn ngập các hạt tải -> BJT dẫn bão hòa.

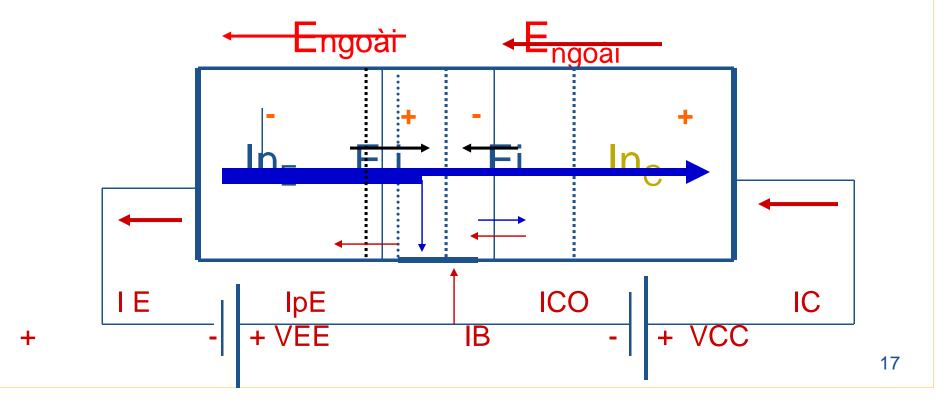


Các kiểu hoạt động trên không sử dụng riêng biệt mà kết hợp nhau trong hoạt động giao hoán (chuyển mạch)



3. Phân cực thuận EB, Phân cực nghịch CB:

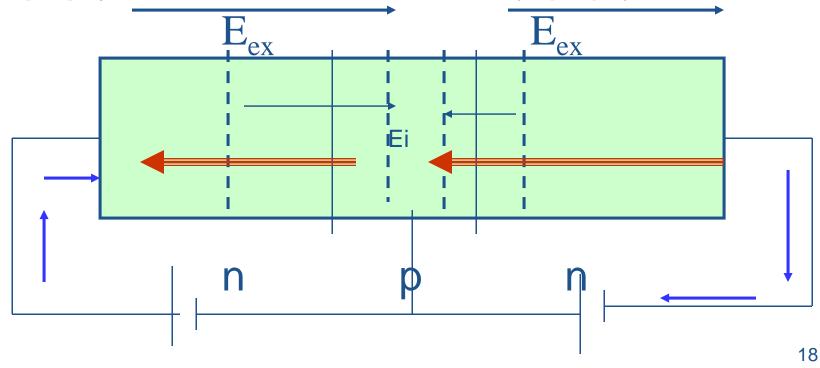
Do tác động của điện trường ngoài, các điện tử tự do bị đẩy vào cực nền. Tại đây do cực nền hẹp nên có chỉ 1 số ít đttd bị tái kết, đa số đttd còn lại đều bị hút về cực thu \rightarrow BJT dẫn mạnh (kiểu tác động thuận rất thông dụng trong mạch khuếch đại).



4. Phân cực nghịch EB, phân cực thuận CB

Cách hoạt động giống như ở kiểu 3 nhưng các hạt tãi di chuyển theo chiều từ cực thu sang cực phát . Do cấu trúc bất đối xứng các dòng thu và dòng phát đều nhỏ hơn ở kiểu tác

động nghịch -> BJT dẫn theo kiểu tác động nghịch.



Cách phân cực tác động nghịch này ít được sử dụng , ngoại trừ trong IC số do cấu trúc đối xứng nên các cực thu C và cực phát E có thể thay thế vị trí cho nhau.

Chú ý:

- 1. Trong phần khảo sát transistor hoạt động khuếch đại ta xét đến kiểu tác động (nối BE phân cực thuận, nối CB phân cực nghịch)
- 2. Phần hoạt động giao hoán sẽ xét đến sau.

BIỂU THỰC DÒNG ĐIỆN TRONG BJT

Theo định luật Kirchhoff ta có:

$$I_{E} = I_{B} + I_{C} \tag{1}$$

Theo cách hoạt động của BJT vừa xét có:

$$I_{E} = I_{nE} + I_{pE} = I_{nE}$$
 (2)
 $I_{C} = I_{nc} + I_{co}$ (3)

Gọi lpha hệ số truyền đạt dòng điện phát – thu :

$$\alpha = \frac{\sin \alpha + \sin \alpha}{\sin \alpha} = \frac{1_{nC}}{\sin \alpha} = \frac{1_{nC}}{\ln \alpha}$$

Thay vào (3) cho:

$$Ic = \alpha I_E + I_{CO} = \alpha I_E + I_{CBO}$$
 (4)

BIỂU THỰC DÒNG ĐIỆN TRONG BJT

• Hệ số truyền dòng điện rất bé

$$\alpha \le 1 \qquad (4) \quad (\alpha \cong 0.95 \div 0.9998)$$

công thức (4) thường chỉ sử dụng trong cách ráp cực nền chung (CB).

• Trong các trường hợp thông dụng khác (như cách ráp CE) ta chuyển đổi thành dạng như sau bằng cách viết lại thành:

$$I_{C} = \frac{\alpha}{1 - \alpha} I_{B} + \frac{1}{1 - \alpha} I_{CO} = \beta I_{B} + (\beta + 1) I_{CO}$$
 (5)

Vói:

$$\beta = \frac{\alpha}{1-\alpha}$$
 ; $\beta + 1 = \frac{1}{1-\alpha}$

BIỂU THỰC DÒNG ĐIỆN TRONG BJT

Nhận xét

- Độ lợi dòng (độ khuếch đại) β rất lớn (20 500)
- Dòng rỉ $I_{EO}=(\beta+1)I_{CO}\approx(\beta+1)I_{CBO}$ rất bé ở nhiệt độ bình thường nhưng lại tăng nhanh theo nhiệt độ .
- Ở nhiệt độ bình thường (nhiệt độ trong phòng),ta còn lại biểu thức đơn giản :

$$\mathbf{I}_{\mathbf{C}} = \beta \mathbf{I}_{\mathbf{B}} \quad (\mathbf{6})$$

• Tổng quát ta có thể sử dụng (1) và (6) trong các phép tính phân giải và thiết kế mạch transistor.

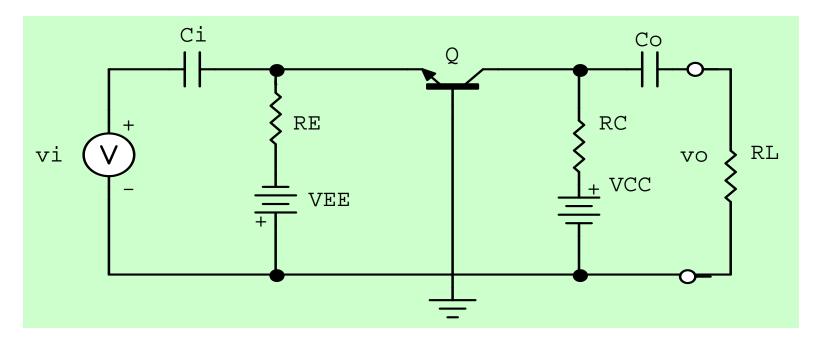


Chú ý: Transistor còn được gọi là:

- 1. Linh kiện điều khiển bằng dòng điện.
- 2. Linh kiện điều khiển bằng hạt tải thiểu số.
- 3. TRANSISTOR là chữ viết tắt của nhóm từ <u>TRAN</u>SFER RE<u>SISTOR</u> (Điện trở chuyển).
- 4. Đối với transistor loại pnp, cách lý luận về hoạt động cũng giống như ở tran-sistor npn nhưng thay điện tử tự do bằng lỗ trống, nên có chiều dòng điện ngược lại.

CÁC CÁCH RÁP VÀ ĐẶC TUYẾN VI

- Có ba cách ráp (xác định từ ngõ vào và ngõ ra của mạch transistor): CB, CE, CC (EF)
- 1. Cách ráp cực nền chung (CB)



CÁC CÁCH RÁP VÀ ĐẶC TUYẾN VI

2.Cách ráp cực phát chung (CE)

vi V

RB

VBB

RC

VO

RC

RC

VO

RL

Do:

Tín hiệu vào nền – phát BE

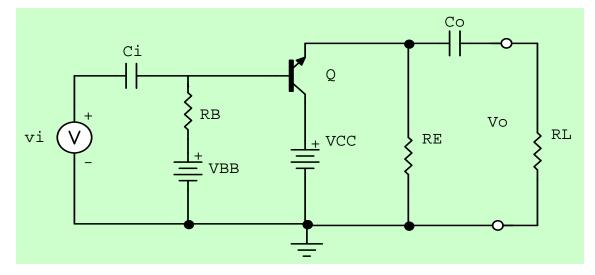
Tín hiệu ra thu – phát CE

Cả 2 ngõ vào và ra có cực phát chung

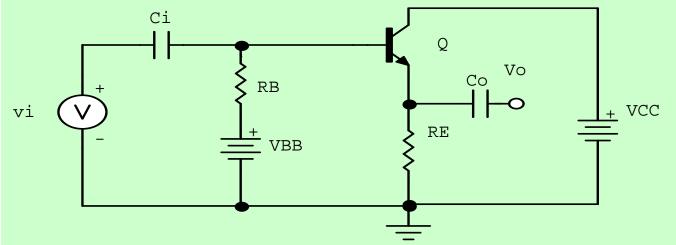
CÁC CÁCH RÁP VÀ ĐẶC TUYẾN VI

3. Cách ráp thu chung (CC hay EF)

• Mạch điện

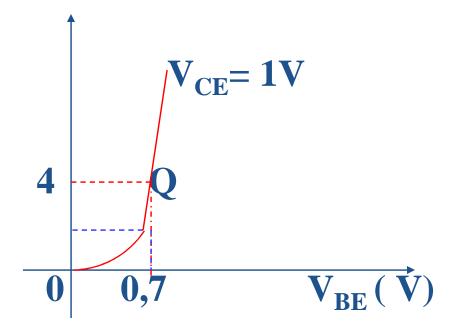


Hoặc:

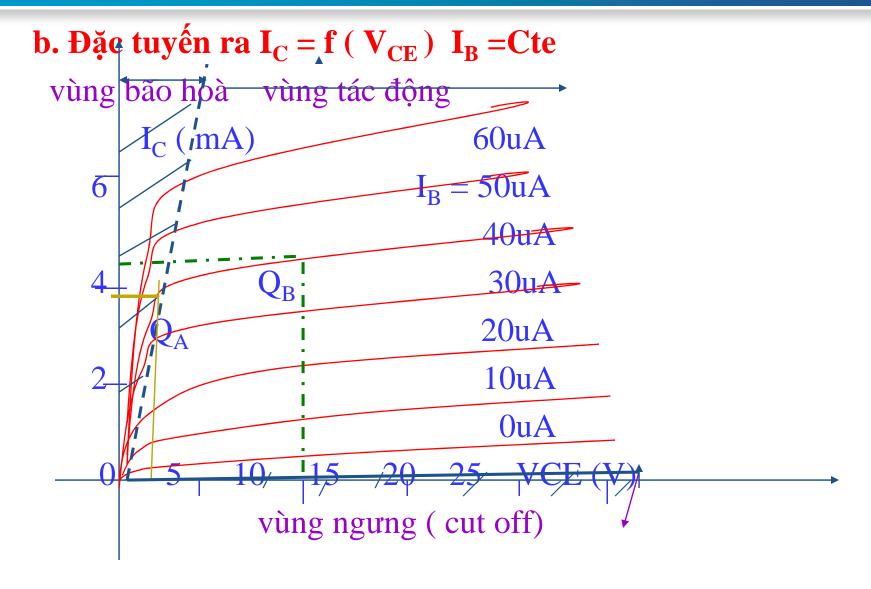


ĐẶC TUYẾN CÁCH RÁP CE

- Gồm có 3 đặc tuyến thông dụng sau:
- a. Đặc tuyến vào $I_B = f(V_{BE}) \Big|_{VCE = Cte}$ $I_B(mA)$



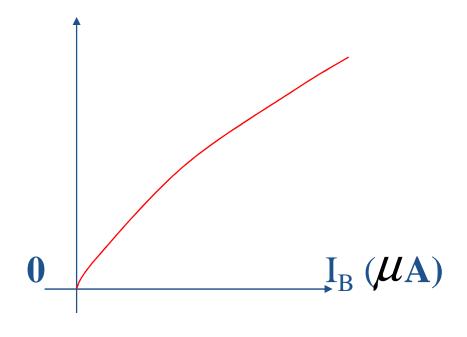
ĐẶC TUYẾN CÁCH RÁP CE



ĐẶC TUYẾN CÁCH RÁP CE

c. Đặc tuyến truyền IC = f (IB) V_{CE} = Cte Ic (mA)

- Trong dải thay đổi nhỏ của I_B,I_C thay đổi tuyến tính.
- Khi dòng I_B lớn , I_C
 không còn tuyến tính
 (sẽ xét trong chương mạch khuếch đại)





Độ lợi (độ khuếch đại) dòng

Tại điểm tĩnh điều hành Q_Δ ta có:

$$\beta = \frac{I_C}{I_B} \Big|_{Q_A} = \frac{3,8mA}{40\mu A} = \frac{3,810^{-3}}{4010^{-6}} = 95$$

• Tại điểm tĩnh điều hành Q_B, ta có:

$$\beta = \frac{I_C}{I_B} \Big|_{QB} = \frac{4,2mA}{40\mu A} = \frac{4,210^{-3}}{4010^{-6}} = 105$$

Phương trình đường thẳng tải tĩnh :

Từ (5) viết lại:

$$I_{C} = (V_{CC} - V_{CE})/R_{C} = -V_{CE}/R_{C} + V_{CC}/R_{C}$$
 (7)

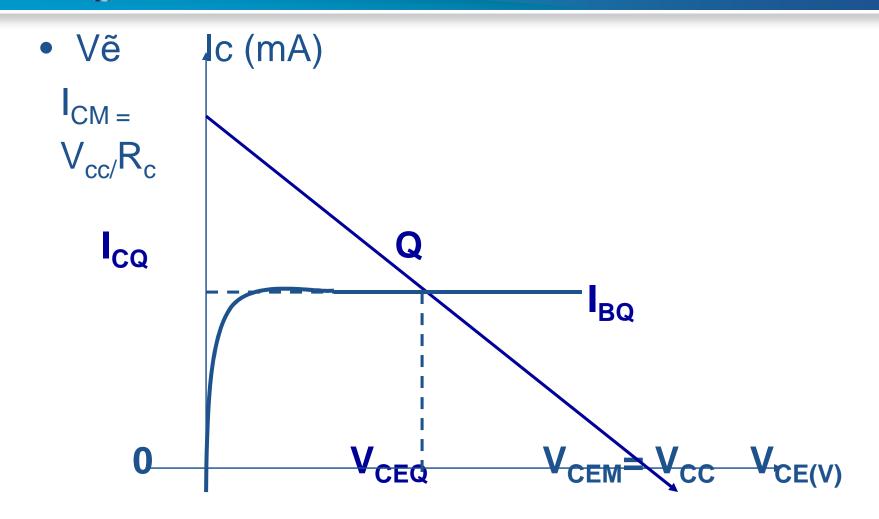
Đường tải tĩnh được vẽ trên đặc tuyến ra qua 2 điểm xác định sau:

Cho
$$I_C = 0$$
 $\rightarrow V_{CEM} = V_{CC}$ (Điểm M)

Cho
$$V_{CE} = 0 \rightarrow I_{CM} = V_{CC} / R_C$$
 (Điểm N)

nối 2 điểm M và N lại ta có được đường tải tĩnh

• Giao điểm đường tải tĩnh và đường phân cực I_B chọn trước cho ta trị số điểm tĩnh Q.



Vai trò của đường thẳng tải tĩnh:

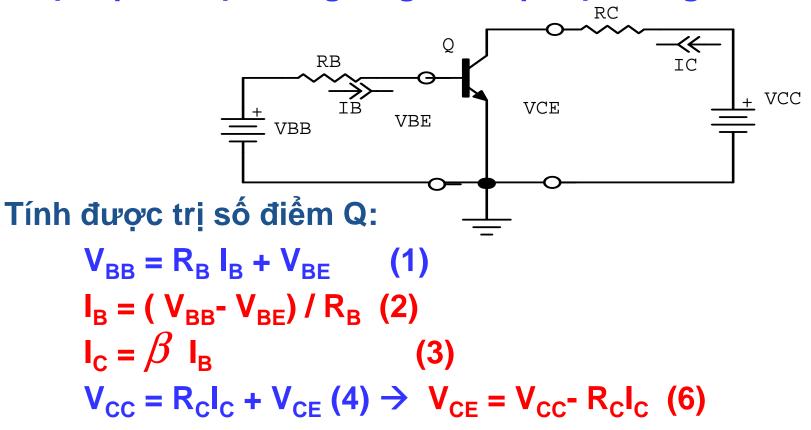
- Phân giải mạch Transistor.
- Xác định điểm tĩnh điều hành Q.
- Cho biết trạng thái hoạt động của transistor (tác động, bão hoà, ngưng).
- Mạch khuếch đại có tuyến tính hay không.
- Thiết kế mạch khuếch theo ý định (chọn trước điểm tĩnh Q, tính các trị số linh kiện)

CHÚ Ý

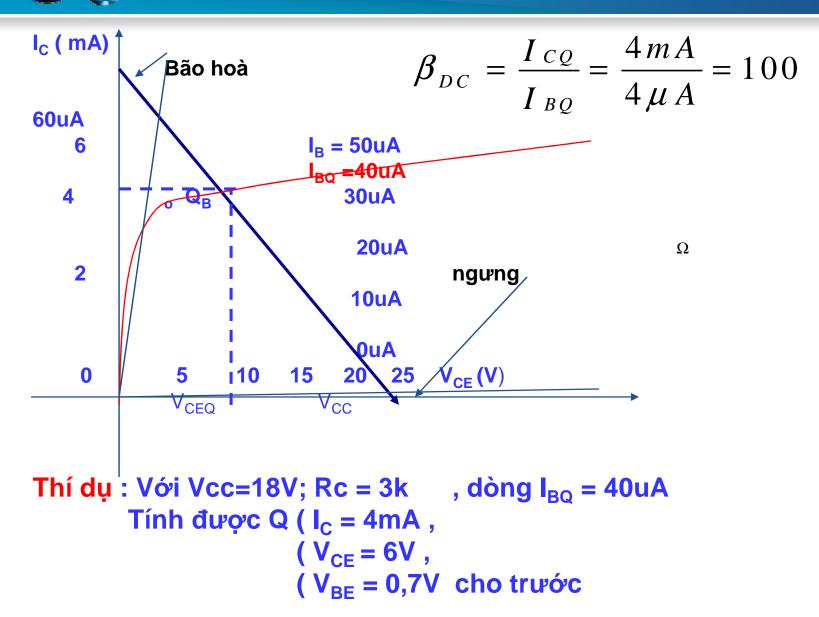
- Độ lợi dòng điện thay đổi theo vị trí điểm tĩnh điều hành Q.
- Điểm tĩnh điều hành Q thay đổi vị trí theo điện thế phân cực transistor và còn thay đổi theo tín hiệu xoay chiều (AC) tác động vào mạch.
- Ta sẽ xét các dạng mạch phân cực (DC) khác ở chương 4 và sự khuếch đại trong chế độ động (AC) ở chương 5.

MẠCH PHÂN CỰC CƠ BẢN

Mạch phân cực bằng 2 nguồn cấp điện riêng:



MẠCH PHÂN CỰC CƠ BẢN





Độ lợi dòng

• Theo hình trên ta có:

$$I_C = 4 \text{ mA} \text{ và } I_B = 40 \mu \text{A}$$

• Tính được độ lợi dòng DC:

$$\beta_{DC} = \frac{I_{CQ}}{I_{BQ}} = \frac{4mA}{4\mu A} = 100$$

- o Transistor có tính khuếch đại dòng
- o Độ lợi dòng có thể tính nhanh từ đồ thị.

Độ lợi dòng và độ lợi thế ở chế độ động

- Xét đồ thị
- Ta có:
- Độ lợi dòng

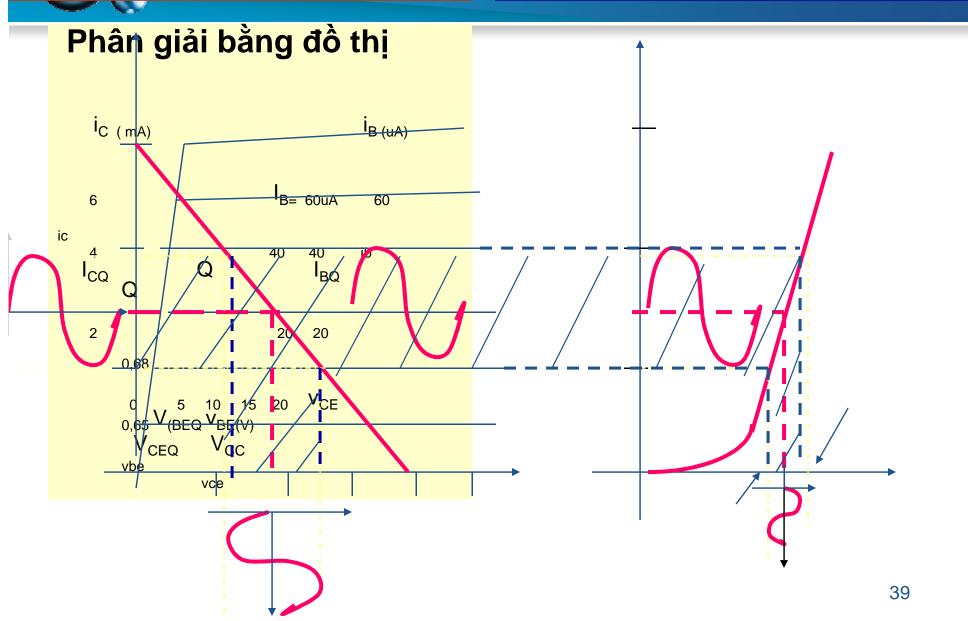
$$A_{i} = \beta_{ac} = \frac{\Delta I_{C}}{\Delta I_{B}} \bigg|_{Q} = \frac{I_{C2} - I_{C1}}{I_{B2} - I_{B1}} \bigg|_{Q} = \frac{(4 - 2)mA}{(40 - 20)\mu A} = 100$$

- Độ lợi thế

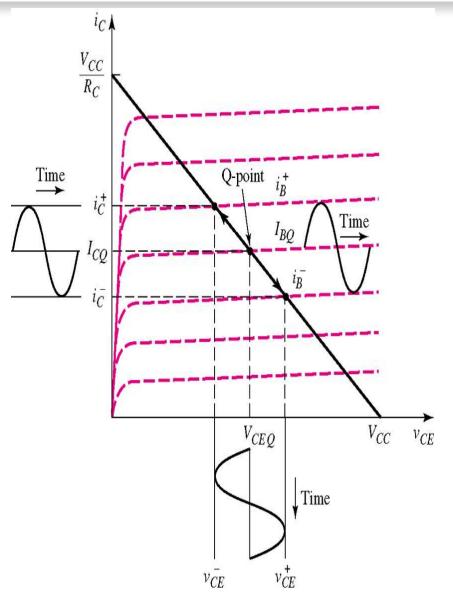
$$A_{v} = \frac{\Delta V_{CE}}{\Delta V_{BE}} \bigg|_{Q} = \frac{V_{CE2} - V_{CE1}}{V_{BE2} - V_{BE1}} \bigg|_{Q} = \frac{6 - 12}{0,68 - 0,65} = -200$$

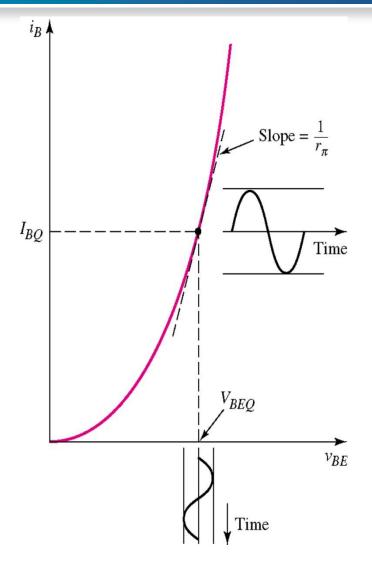
$$A_{i} = \beta_{ac} = \frac{\Delta I_{C}}{\Delta I_{B}} \Big|_{Q} = \frac{I_{C2} - I_{C1}}{I_{B2} - I_{B1}} \Big|_{Q} = \frac{(4 - 2)mA}{(40 - 20)\mu A} = 100$$

$$A_{i} = \beta_{ac} = \frac{\Delta V_{CE}}{\Delta V_{BE}} \Big|_{Q} = \frac{V_{CE2} - V_{CE1}}{V_{BE2} - V_{BE1}} \Big|_{Q} = \frac{6 - 12}{0,68 - 0,65} = -200$$









MẠCH PHÂN CỰC TRANSISTOR NỐI

Để Transistor hoạt động ta phải cấp điện DC cho các cực B,C,E (phân cực) để xác định điểm tĩnh điều hành Q (I_B, I_C, V_{CE}).

Hai mạch transistor cơ bản:

- Khuếch đại
- Giao hoán

tùy theo dạng mạch ta có cách phân cực tương ứng theo một trong các dạng sau.



MẠCH PHÂN CỰC CỐ ĐỊNH

1.Phân cực cố định

Áp dụng định luật Kirchhoff về thế ta có :

Mạch nền - phát:

$$V_{CC} = R_B I_B + V_{BE} \qquad (1)$$

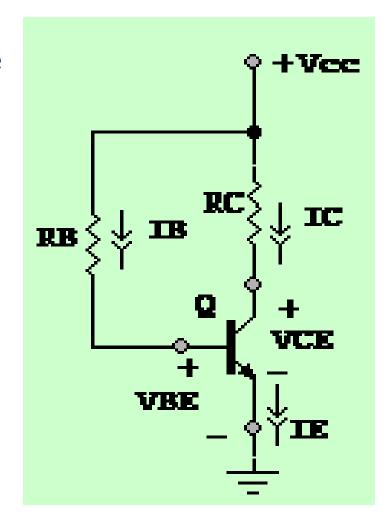
$$I_{B} = (V_{CC} - V_{BE}) / R_{B} (2)$$

Mạch thu - phát:

$$I_C = I_R \qquad (3)$$

$$\mathbf{V_{CC}} = \mathbf{V_{CE}} + \mathbf{R_C} \mathbf{I_C} \quad (4)$$

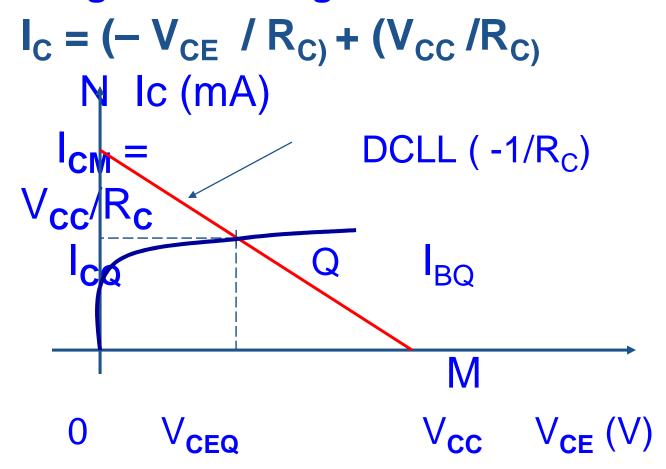
$$\mathbf{V_{CE}} = \mathbf{V_{CC}} - \mathbf{R_C} \mathbf{I_C} \quad (5)$$





MẠCH PHÂN CỰC CỐ ĐỊNH

Phương trình đường tải tĩnh:





MẠCH PHÂN CỰC CỐ ĐỊNH

Thí dụ 1

• Cho mạch ở h.4.1.1 với Vcc = +5V, $R_B = 430 \, k$, $R_C = 1 \, k$, = 200, $V_{BE} = 0.7 \, V$. Tính trị số điểm tĩnh điều hành Q.

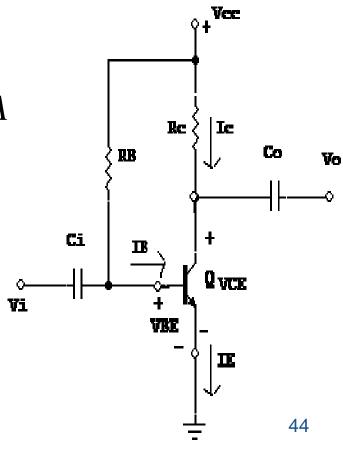
• Giải:

$$I_B = \frac{(5-0,7)V}{430k\Omega} = \frac{(5-0,7)V}{430.10^3} = 10\mu A$$

$$I_C = 200(10\mu A) = 2mA$$

$$V_{CE} = 5 - (1.10^3)(2.10^{-3}) = 3V$$

• $P_D = V_{CEQ} I_{CQ} \rightarrow$ $P_D = 3V(2mA) = 6 mW$



MẠCH PHẦN CỰC CỔ ĐỊNH CÓ ĐIỆN TRỞ ỔN ĐỊNH R_E

Ta có:

$$V_{CC} = R_B I_B + V_{BE} + R_E I_E = V_{BE} + I_B \left[R_B + (\beta + 1) R_E \right] \Rightarrow V_{CC} - V_{BE}$$

$$I_C = \beta I_B$$

$$I_C = \beta \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_B + (\beta + 1) R_E} \cong \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_B}$$

$$V_{CE} = V_{CC} - I_C \left(R_C + R_E \right)$$

$$V_{CE} = V_{CC} - I_C \left(R_C + R_E \right)$$

$$V_{CE} = V_{CC} - I_C \left(R_C + R_E \right)$$

$$V_{CE} = V_{CC} - I_C \left(R_C + R_E \right)$$

Khi T tăng, I_C tăng \rightarrow $V_E = R_E I_E$ tăng \rightarrow V_{BE} giảm \rightarrow I_B giảm \rightarrow I_C giảm lại, cân bằng lại.

MẠCH PHẦN CỰC CỐ ĐỊNH CÓ ĐIỆN TRỞ ÔN ĐỊNH R_E

Thí dụ 4:

Cho mạch như h.4.2.1 với $Vcc = +12 \text{ V}, R_B = 470 \text{ k}, R_C = 2 \text{ k}, R_E = 1 \text{ k}, h_{FE} = 100$. Tính trị số điểm tĩnh Q và P_D .

• Giải:

$$I_{BQ} = \frac{(12 - 0,7)V}{470k\Omega + (100 + 1)1k\Omega} =$$

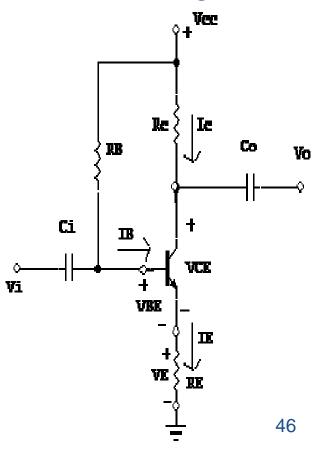
$$= 19,79 \mu A \approx 20 \mu A$$

$$I_{CQ} = 100 (20 \mu A) = 2mA$$

$$V_{CEQ} = 12V - (2 + 1)k\Omega (2mA)$$

$$= 12 - 6 = 6V$$

$$P_D = 6V (2mA) = 12mW$$



MẠCH PHẦN CỰC BẰNG CẦU PHẦN THẾ VÀ ĐIỆN TRỞ ỐN ĐỊNH R_E

Mạch điện:

 R_1 , R_2 điện trở phân cực. R_C điện trở cấp điện R_F điện trở ổn định nhiệt.

Re Rl R2 RE

Là mạch rất thông dụng.

MẠCH PHẦN CỰC BĂNG CÂU PHẦN THẾ VÀ ĐIỆN TRỞ ỐN ĐỊNH R_E

Mạch điện tương đương DC

• Theo định lý Thevenin:

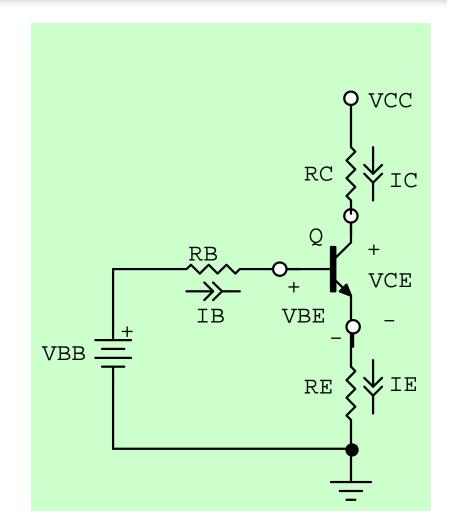
$$V_{BB} = [R_2 / (R_1 + R_2)] V_{CC} (1)$$

$$R_{B} = R_{1}R_{2} / (R_{1} + R_{2})$$
 (2)

• Theo định lý Kirchhoff:

$$V_{BB} = R_B I_B + V_{BE} + R_E I_E \quad (3)$$

$$I_B = \frac{V_{BB} - V_{BE}}{R_B + (\beta + 1)R_E} \tag{4}$$



MẠCH PHẦN CỰC BẮNG CẦU PHẦN THẾ VÀ ĐIỆN TRỞ ỐN ĐỊNH R_E

Mạch thu – phát :

$$I_{C} = \beta I_{B} = \beta \frac{V_{BB} - V_{BE}}{R_{B} + (\beta + 1)R_{E}} \cong \frac{V_{BB} - V_{BE}}{\frac{R_{B}}{\beta} + R_{E}}$$
 (5)

và:

$$V_{CC} = R_C I_C + V_{CE} + R_E I_E \tag{6}$$

$$V_{CE} = V_{CC} - \left(R_C I_C + R_E I_E\right) = V_{CC} - \left|R_C + \left(\frac{\beta + 1}{\beta}\right)R_E\right|I_C \quad (7)$$

$$V_{CE} \square V_{CC} - (R_C + R_E) I_C \qquad (8)$$

Điểm tĩnh điều hành cho bởi (4), (5), (8)

MẠCH PHẦN CỰC BẰNG CẦU PHẦN THẾ VÀ ĐIỆN TRỞ ỔN ĐỊNH R_E

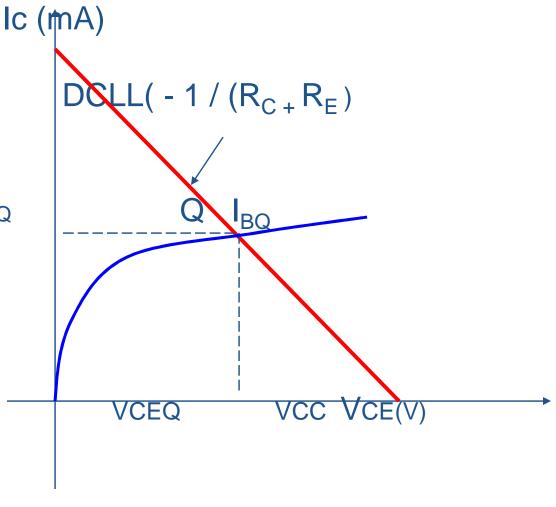
 Phương trình đường tải tĩnh:

 $I_C = \frac{V_{CE}}{R_C + R_E} + \frac{V_{CC}}{R_C + R_E} |_{\text{ICQ}}$

I_{CM}

với:

$$I_{CM} = \frac{V_{CC}}{R_C + R_E}$$



MẠCH PHẦN CỰC BẰNG CẦU PHẦN THẾ VÀ ĐIỆN TRỞ ỐN ĐỊNH R_E

VAI TRÒ CỦA ĐIỆN TRỞ ỔN ĐỊNH NHIỆT R_E

• Khi nhiệt độ T tăng, I_{CBO} tăng, $\rightarrow I_{C}$ tăng $\rightarrow V_{E}$ tăng \rightarrow $V_{BE} = (V_{BB} - V_{E})$ giảm $\rightarrow I_{B}$ giảm $\rightarrow I_{C}$ giảm lại để chống lại sự gia tăng nói trên, giử Transistor không hư.

• Cách mắc R_E được gọi là mạch hồi tiếp âm để làm mạch ổn định và cải tiến các đại lượng khác tốt hơn(dãi thông, tổng trở,nhiễu, biến dạng).

MẠCH PHẦN CỰC BĂNG CÂU PHÂN THẾ VÀ ĐIỆN TRỞ ỔN ĐỊNH R_E

Thí du 5

• Cho mạch hình H.4.1.4a có : Vcc = 12 V, $R_1 =$ 56 k, R_2 = 10 k, R_C = 2,5 k, R_F = 500Ω. Tính trị số điểm tĩnh Q và nhận xét.

Giải:

$$V_{BB} = \frac{56(10)}{56+10} 12V = 1,8V$$

$$R_B = \frac{56(10)}{56+10} = 8,48k\Omega \cong 8,5k\Omega$$

$$I_{BQ} = \frac{(1,8-0,7)V}{[8,5+101(0,5)]k\Omega} = 18,65\mu A$$

$$I_{CQ} = 100(18,65\mu A) = 1,865mA$$

Giải:

$$V_{BB} = \frac{56(10)}{56+10} 12V = 1.8V$$

$$R_B = \frac{56(10)}{56+10} = 8,48k\Omega \cong 8,5k\Omega$$

$$I_{BQ} = \frac{(1,8-0,7)V}{\left[8,5+101(0,5)\right]k\Omega} = 18,65\mu A$$

$$I_{CQ} = 100(18,65\mu A) = 1,865mA$$

$$V_{CEO} = 12V - (2,5+0,5)k\Omega(1,865mA) = 6,4V$$
52

Mạch điện thu-nền:

$$V_{CE} = R_B I_B + V_{BE}$$
 (1)
 $I_B = (V_{CE} - V_{BE}) / R_B$ (2)
và :

$$I_C = \beta I_B$$
 (3)

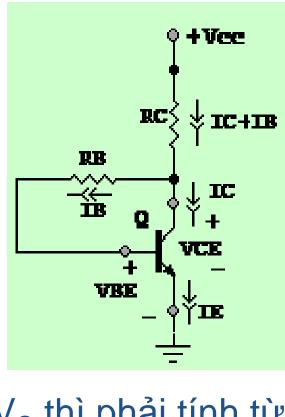
Mạch thu - phát:

$$V_{CC} = R_C(I_C + I_B) + V_{CE}$$
 (4)

$$V_{CE} = V_{C} = V_{CC} - R_{C}(I_{C} + I_{B})$$
 (5)

Chú ý : Trong (1) nếu chưa biết V_C thì phải tính từ

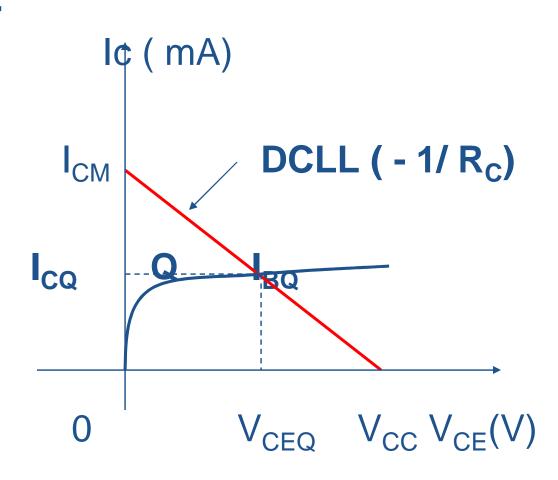
$$V_{CC} = R_{C} (I_{C} + I_{B}) + R_{B}I_{B} + V_{BE}$$
(1')
$$I_{B} = (V_{CC} - V_{CE}) / [R_{B} + (\beta + 1)R_{C}]$$
(2')



Phương trình DCLL:

$$I_C = -\frac{V_{CE}}{R_C} + \frac{V_{CC}}{R_C}$$

- $I_{CM} = V_{CC} / R_C$
- V_{CEM =} V_{CC}



Vai trò của điện trở hồi tiếp $R_{\rm B}$

- Để có được sự ổn định nhiệt độ tốt hơn, cần kết hợp cả 2 điện trở $R_{\rm B}$ và $R_{\rm E}$ (xét ở đoạn sau).
- Khi nhiệt độ T tăng \rightarrow I_C tăng \rightarrow V_{CE} giảm \rightarrow V_B giảm \rightarrow I_B giảm \rightarrow I_C giảm chống lại sự gia tăng trên, làm mạch ổn định nhiệt độ.
- Đây là loại mạch thường sử dụng ở các mạch tiền khuếch đại Micro(máy vi âm)

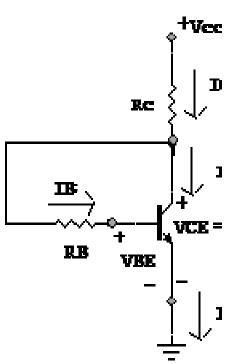
Thí dụ 7:

- Cho mạch theo H.4.1.6 với Vcc = 9V, Rc = $1k\Omega$, R_B = $39k\Omega$. Tính Q.
- Giải:

$$I_B = \frac{(9-0,7)V}{(39+51)k\Omega} = 92,23\mu A$$

$$I_C = 50(92,23\mu A) = 4,61mA$$

$$V_{CE} = 9V - 1k\Omega(4,61mA) = 4,4V$$



PHẨN CỰC BẰNG ĐIỆN TRỞ HÔI TIẾP R_B VÀ R_E

Mạch thu - nền :

$$V_{CC} = R_{C}(I_{C} + I_{B}) + R_{B}I_{B} + V_{BE} + R_{E}I_{E}$$

$$= R_{C}(\beta + 1) + R_{B}I_{B} + V_{BE} + R_{E}I_{E}$$

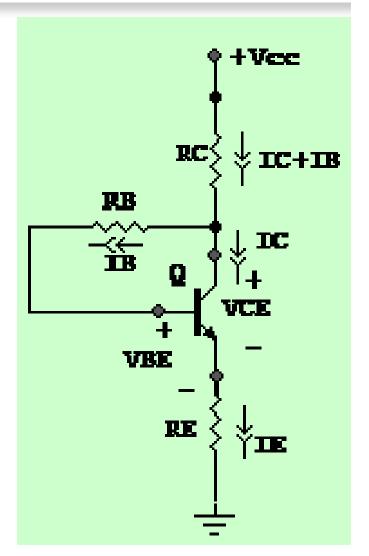
$$I_{B} = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_{B} + (\beta + 1)(R_{C} + R_{E})}$$

$$I_{C} = \beta I_{B}$$
(3)

Mạch thu – phát:

$$V_{CC} = R_C(I_C + I_B) + V_{CE} + R_EI_E$$

 $V_{CE} = V_{CC} - (R_C + R_E)I_C$ (4)

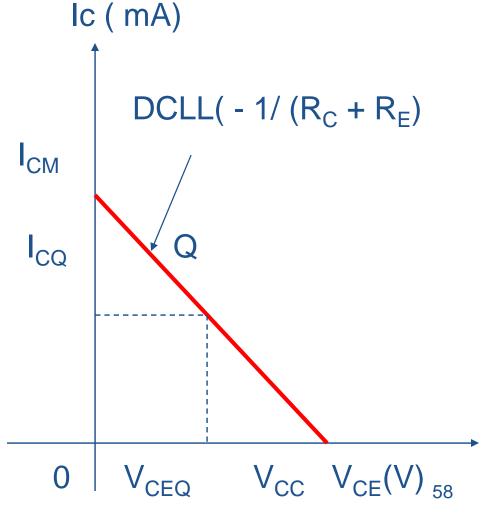


PHẨN CỰC BẰNG ĐIỆN TRỞ HỘI TIẾP R_B VÀ R_E

Phương trình DCLL:

$$I_C = -\frac{V_{CE}}{R_C + R_E} + \frac{V_{CC}}{R_C + R_E} \mid_{CM}$$

- $I_{CM} = V_{CC} / (R_C + R_E)$
- $V_{CEM} = Vcc$



PHẦN CỰC BẰNG ĐIỆN TRỞ HỘI TIẾP R_B VÀ R_E

Thí dụ 8

- Cho mạch phân cực theo H. 4.1.7 với Vcc = 10V, Rc = $4.7k\Omega$, R_B = 250k, R_E = 1.2k. Tính trị số điểm tĩnh Q khi = 90 và = 135 (thay ñoải 50%).
- Giải:

$a.V\acute{o}i = 90 cho:$

$$I_{CQ} = \frac{90(10-0.7)V}{\left[250+91(4.7+1.2)\right]k\Omega} = 90(11.81\mu A) = 1,063mA$$
$$V_{CEQ} = 10V - (4.7+1.2)k\Omega(1.063mA) = 10-6,271 = 3,729V$$

$b.V\acute{o}i = 135 cho:$

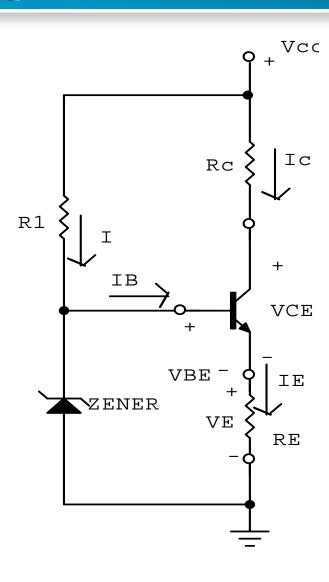
PHẦN CỰC BẮNG ĐIỆN TRỞ HỒI TIẾP R_B VÀ R_E

• $V \circ i \beta = 135$

$$I_{CQ} = \frac{135(10-0.7)V}{\left[250+136(4.7+1.2)\right]k\Omega} = 135(8.9\mu A) = 1,2mA$$
$$V_{CEQ} = 10V - (4.7+1.2)k\Omega(1.2mA) = 10-7.08 = 2.92V$$

β	=90	=135	tăng 50%
I_{CQ}	1,063 mA	1,2 mA	tăng 12,88%
V _{CEQ}	3,729V	2,92V	giảm 21,69%

PHÂN CỰC BẰNG NGUỒN ỐN DÒNG



• Ta có:

$$V_{Z} = V_{BE} + R_{E}I_{E}$$

hay:

$$I_C \cong I_E = \frac{V_Z - V_{BE}}{R_E} = \frac{V_Z}{R_E} = hs$$

PHẬN CỰC BẰNG NGUỒN ỐN DÒNG

Hoặc mạch

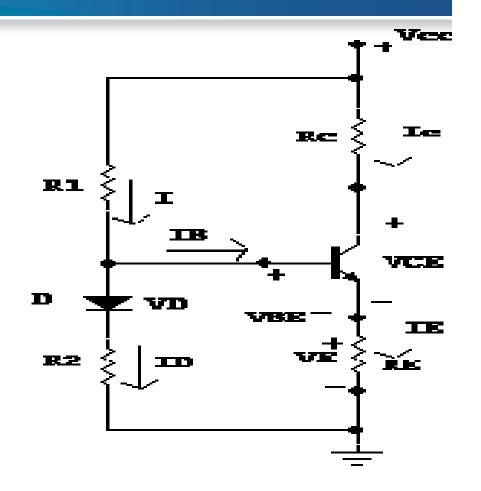
• Ta có:

$$-R_2I_D+V_D+V_{BE}+R_EI_E=0$$

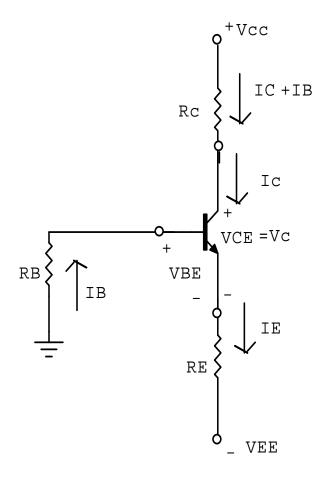
$$I_E = \frac{V_D - V_{BE} + R_2 I_D}{R_E}$$

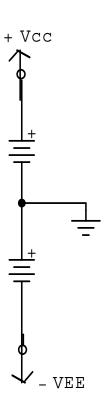
- Do $V_{BE} = V_{D}$
- Cho:

$$I_E = \frac{R_2 I_D}{R_E} = \frac{V_{R2}}{R_E} = h.s.$$



• Ta có mạch:





Xét mạch sau:

1. Mạch nền phát cho (với $I_B = 0$) $R_BI_B+V_{BE}+I_ER_E-V_{EE}=0$

$$I_E = \frac{V_{EE} - V_{BE}}{R_E} = h.s.$$

2. Mạch thu phát cho:

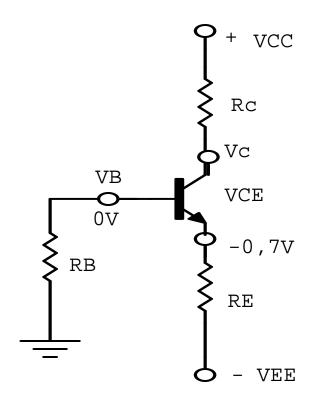
$$V_{CC}$$
- $(-V_{EE}) = R_C I_C + V_{CE} + R_E I_E$

$$V_{CE} = (V_{CC} + V_{EE}) - (R_C + R_E)I_C$$



$$V_C = V_{CC} - R_C I_C$$

 $V_{CE} = V_c + 0.7V$



Ta có:

$$R_B I_B + V_{BE} + R_E I_E - V_{EE} = 0$$

Dòng I_B <<I_C:

$$V_{BE} + R_E I_E - V_{EE} = 0$$

Cho dòng diện:

$$I_E = \frac{V_{EE} - V_{BE}}{R_E} = I_o = h s$$

• Và:

$$-V_{CC}+R_{C}I_{C}+V_{CE}+R_{C}I_{C}-V_{EE}=0$$

$$V_{CE} = (V_{CC} + V_{EE}) - (R_C + R_E)I_C$$

- Thí dụ: Cho mạch có:Vcc = 10 V, V_{EE} = 10 V.
 Rc = 1, 2 k, R_E = 1,5 k với 50 <β< 200. Tính trị số diểm tĩnh Q.
- Giải: $I_E = \frac{(10-0.7)V}{1.5k\Omega} = 6.2mA$ $V_{CE} = [10+10]V - (1.2+1.5)k\Omega(6.2mA) = 3.26V$

• Hoặc tinh từ:

$$V_C = 10V - 1, 2k\Omega(6, 2mA) = 2,56V$$

 $V_E = -V_{BE} = -0,7V$
 $V_{CE} = V_C - V_E = 2,56 - (0,7) = 3,26V$

Hệ số ổn định nhiệt trong mạch phân cực bằng cầu phân thế và $R_{\rm F}$

Ta có:

$$V_{BB} = R_{B}I_{B} + V_{BE} + R_{E}I_{E} = R_{B}I_{B} + V_{BE} + R_{E}(I_{B+}I_{C}) =$$

$$= V_{BE} + R_{B}I_{B} + R_{E}I_{C} + R_{E}I_{B} = V_{BE} + (R_{B} + R_{E})I_{B} + R_{E}I_{C}$$
(1)
$$I_{C} = \beta I_{B} + (\beta + 1) I_{CBO}$$
(2).

Thay (2) vào (1):

$$V_{BB} = (R_B + R_E) \left[\frac{I_C}{\beta} - \left(\frac{\beta + 1}{\beta} \right) I_{CBO} \right] + V_{BE} + R_E I_C$$

hay:
 $\beta (V_{BB} - V_{BE}) = (R_B + R_E) I_C - (R_B + R_E) (\beta + 1) I_{CBO} + \beta R_E I_C$

Hệ số ổn định nhiệt trong mạch phân cực bằng cầu phân thế và $R_{\rm F}$

• Sắp xếp lại:

$$\beta(V_{BB}-V_{BE}) = (R_B+(\beta+1)R_E)I_C - (R_B+R_E)(\beta+1)I_{CBO}$$
Hay: $I_C = \frac{\beta(V_{BB}-V_{BE})}{R_B+(\beta+1)R_E} + \frac{(\beta+1)(R_B+R_E)}{R_B+(\beta+1)R_E}I_{CBO}$

Tính được: $S_{I} = \frac{\partial I_{C}}{\partial I_{CBO}} = \frac{(\beta + 1)(R_{B} + R_{E})}{R_{B} + (\beta + 1)R_{E}}$

Do: $(\beta + 1)R_E \approx R_B$ nên:

$$S_{I} = \frac{\left(R_{B} + R_{E}\right)}{R_{E}} = 1 + \frac{R_{B}}{R_{E}}$$

 S_{l} càng nhỏ mạch càng ổn định (1-11), S_{l} = 11 là trị số tối uz.

Hệ số ôn định nhiệt trong mạch phân cực băng cầu phân thế và R_E

• Turong ty:
$$S_{V} = \frac{-\beta}{R_{B} + (\beta + 1)R_{E}} \approx -\frac{1}{R_{E}}$$

$$S_{\beta} = \frac{\partial I_{C}}{\partial \beta} = \frac{(R_{B} + R_{E})(V_{BB} - V_{BE}) + \beta R_{B}I_{CBO}}{[R_{B} + (\beta + 1)R_{E}]^{2}}$$

• Vì trong công thức vẫn còn chứa cả I_{CBO} , V_{CE} , và nên ta có thể tính theo cách sau:

$$I_{C}\left[\frac{R_{B}+(\beta+1)R_{E}}{\beta}\right]=(V_{BB}-V_{BE})+(R_{B}+R_{E})(\beta+1)I_{CBO}$$

Suy ra:
$$I c_2 \left(\frac{R_B + (\beta_2 + 1)R_E}{\beta_2} \right) = I c_1 \left(\frac{R_B + (\beta_1 + 1)R_E}{\beta_1} \right)$$

 $\frac{I c_2}{I c_1} = \frac{R_B + (\beta_2 + 1)R_E}{R_B + (\beta_1 + 1)R_E} \left(\frac{\beta_2}{\beta_1} \right)$

Hệ số ổn định nhiệt trong mạch phân cực bằng cầu phân thế và R_E

Do đó:

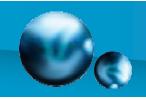
$$I_{C}\left(\frac{R_{B}+(\beta+1)R_{E}}{\beta}\right)=(V_{BB}-V_{BE})+(R_{B}+R_{E})I_{CBO}$$

• Hay:

$$\frac{\Delta I_{C}}{I_{C1}} = \frac{I_{C2} - I_{C1}}{I_{C1}} = \frac{R_{B}(\beta_{2} - \beta_{1}) + (\beta_{2} - \beta_{1})R_{E}}{[R_{B} + (\beta_{2} + 1)R_{E}]\beta_{1}} = \frac{(R_{B} + R_{E})\Delta\beta}{[R_{B} + (\beta_{2} + 1)R_{E}]\beta_{1}}$$

$$S_{\beta} = \frac{I_{C1}}{\beta_{1}} \frac{(R_{B} + R_{E})}{[R_{B} + (\beta_{2} + 1)R_{E}]} = \frac{I_{C1}S_{1}(I_{C02})}{\beta_{1}(\beta_{2} + 1)}$$

• Chú ý: Do cách tính các hệ số ổn định phức tạp ,nên ta chỉ xét hệ số S_I của mạch trên. Khi đã giải quyeát S_I tốt thì các sự ổn định khác tương đối được giải quyết.



Thí dụ 1: Cho mạch ở hình H.4.1.4a có các trị số sau: Vcc = 12V, $R_1 = 56 \text{ k}\Omega$, $R_2 = 10 \text{ k}\Omega$, $R_c = 2.5 \text{ k}\Omega$, $R_E = 500 \Omega$, $\beta = 100$ Tính trị số I_B , I_C , I_E , V_C , V_E , và V_{CE} , V_{CB} .

Giải: Lần lượt tính được

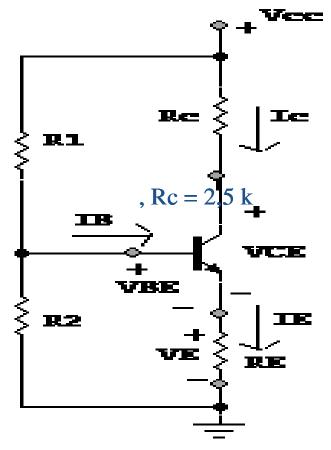
$$V_{BB} = \frac{56(10)}{56+10} 12V = 1,8V$$

$$R_B = \frac{56(10)}{56+10} = 8,48k\Omega \cong 8,5k\Omega$$

$$I_{BQ} = \frac{(1,8-0,7)V}{\left[8,5+101(0,5)\right]k\Omega} = 18,65\mu A$$

$$I_{CQ} = 100(18,65\mu A) = 1,865mA$$

$$V_{CEQ} = 12V - (2,5+0,5)k\Omega(1,865mA) = 6,4V$$





• Ta có thể tính các trị số như sau:

$$\begin{split} I_E &= (\beta + 1)I_B = 101(18,65\mu A) = 1,883mA \\ V_C &= V_{CC} - R_C I_C = 12V - 2,5k\Omega(1,865\mu A) = 12V - 4,663V \\ &= 7.337V \\ V_E &= R_E I_E = 0,5k\Omega(1,883mA) = 0,941V \\ V_{CE} &= V_C - V_E = 7.337V - 0,941V = 6,396V = 6,4V \\ V_{CB} &= V_C - V_B = 7,337V - 1,8V = 5.537 \end{split}$$

- Nhận xét: Mạch hoạt động tốt, vì có:
 - Nối BE phân cực thuận
 - Nối CB phân cực nghịch
 - Điểm điều hành gần trung điểm đường thẳng tải tĩnh



Thí dụ 2: Cho mạch khuếch đại theo h. Transistor có $V_{BE} = 0.7V$,

$$\beta = 90$$
. Tính:

1. Trị số I_B,I_C,I_E,V_C,V_E,V_{CE},V_{CB}
2. Trị số R_i, A_v, A_i, R_o

Giải

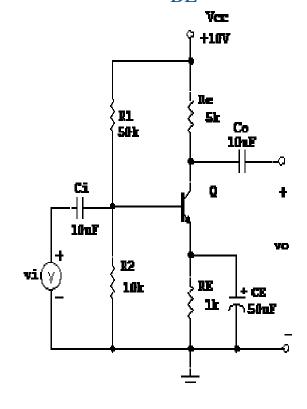
1. Tính trị Q

$$V_{BB} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} V_{CC} = \frac{10}{50 + 10} 10V = 1,67V$$

$$R_{BB} = R_1 \| R_2 = \frac{50(10)}{50 + 10} k\Omega = 8,4k\Omega$$

$$I_{B} = \frac{V_{BB} - V_{BE}}{R_{B} + (\beta + 1)R_{E}} = \frac{1,67 - 0,7}{8,4 + 151(1)}A = \frac{0,93V}{143,65k\Omega}$$
$$= 5,83\mu A =$$

$$I_C = \beta I_B = 150(5,83\mu A) = 0,875mA$$



$$S_1 = 1 + (8,4/1) = 9,4$$



$$\begin{split} I_E &= (\beta + 1)I_B = 151(5,83\mu A) = 0,88mA \\ V_E &= R_E I_E = 1k\Omega \left(0,88mA \right) = 0,88V \\ V_C &= V_{CC} - R_C I_C = 10V - 5k\Omega \left(0,875mA \right) = 10V - 4,375 = 5,625V \\ V_{CE} &= V_C - V_E = 5,625 - 0,88 = 4,745V = 4,75V \\ V_{CB} &= V_C - V_B = 5,625 - 1,67 = 3,956V = 4V \end{split}$$

Ta có thể tính V_{CE} theo cách sau:

$$V_{CE} = V_{CC} - (R_C + R_E)I_C = 10V - (0,875mA)(5+1)k\Omega =$$

$$= 10 - 5, 25 = 4,75V$$

Nhận xét:

- Mạch có $V_{BE}>0\,$ nối nền phát phân cực thuận và $V_{CB}>0\,$ hay $V_{BC}<0\,$ nối thu nền phân cực nghịch, Transistor hoạt động trong vùng tác động:
- Điểm tĩnh điều hành Q gần như trung điểm đường thẳng tải, nên transistor khuếch đại tuyến tính
- $S_I = 9,4$ transistor ổn định nhiệt tốt



