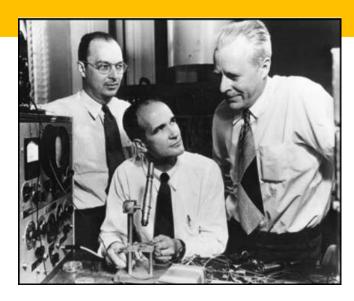
CHƯƠNG 5 TRANSISTOR LƯỚNG CỰC

NỘI DUNG

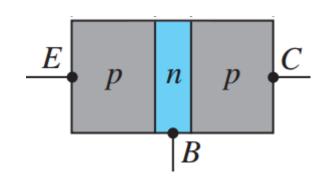
- 5.1 Cấu tạo và ký hiệu mạch
- 5.2 Nguyên lý hoạt động
- 5.3 Mối quan hệ giữa các dòng
- 5.4 Nguyên lý hoạt động của BJT pnp
- 5.5 Đặc tuyến
- 5.6 Các vùng hoạt động
- 5.7 Mô hình mạch tương đương
- 5.8 Hệ số hỗ dẫn
- 5.9 Giới hạn vùng hoạt động
- 5.10 Datasheet

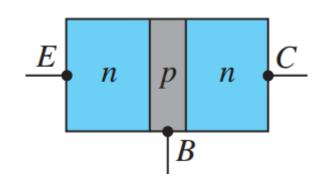




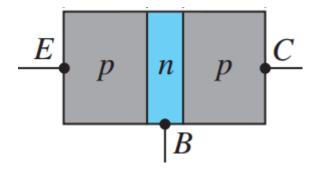
5.1 CẤU TẠO VÀ KÝ HIỆU MẠCH

- Transistor lưỡng cực (bipolar junction transistor), viết tắt là BJT, được cấu từ 3 lớp bán dẫn n và p xếp xen kẻ nhau.
- Có 2 loại BJT là npn và pnp.
- Ba lớp bán dẫn được nối với 3 cực: Emitter (E), Base (B), và Collector (C).
- Hoạt động của BJT được quy định chủ yếu bởi dòng trôi và dòng khuếch tán của các hạt tải điện thiểu số trong lớp bán dẫn nằm ở giữa.
- Do độ linh động và độ khuếch tán của điện tử lớn hơn của lỗ trống nên hiệu năng của BJT loại npn lớn hơn của BJT loại pnp.

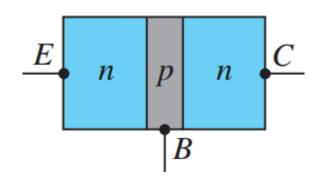




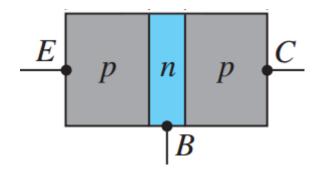
- Cấu tạo của BJT pnp:
 - Cực Base được nối với lớp bán dẫn loại n nằm ở giữa có nồng độ pha tạp thấp và độ rộng rất nhỏ (so với độ dài khuếch tán của hạt tải điện thiểu số).

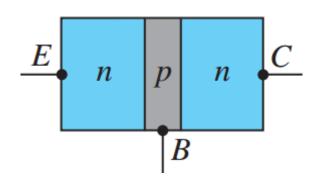


- Cực Emitter được nối với lớp bán dẫn loại p có nồng độ pha tạp cao.
- Cực Collector được nối với lớp bán dẫn loại p còn lại có nồng độ pha tạp trung bình.

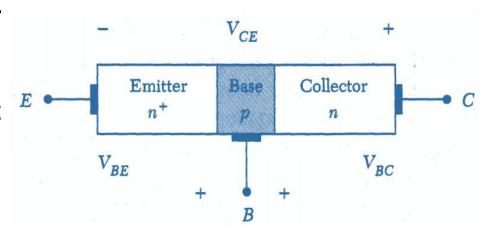


- So với MOSFET, cấu tạo của BJT pnp không đối xứng về điện. Tức là, nếu ta đổi vai trò của 2 cực này cho nhau thì tính chất về điện của BJT sẽ thay đổi.
- Điểm khác biệt cơ bản giữa BJT và MOSFET là có dòng với độ lớn đáng kể chạy qua cực Base, trong khi không có dòng chạy vào cực cửa của MOSFET.



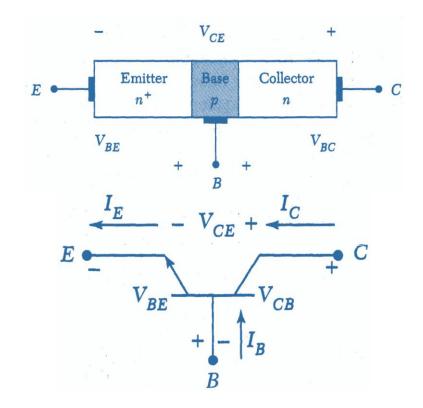


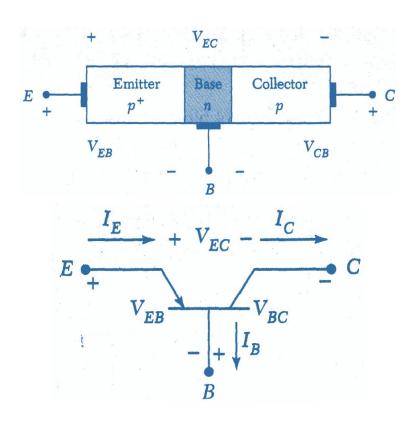
- Trong cấu tạo của BJT, tồn tại 2 tiếp giáp
 pn:
 - Tiếp giáp pn giữa cực Base và cực Emitter được ký hiệu là T_{BE} .
 - Tiếp giáp pn giữa cực Base và cực E Collector được ký hiệu là T_{BC} .
- Nguyên lý hoạt động và các tính chất của tiếp giáp pn được sử dụng để phân tích hoạt động của BJT.



Ký hiệu mạch

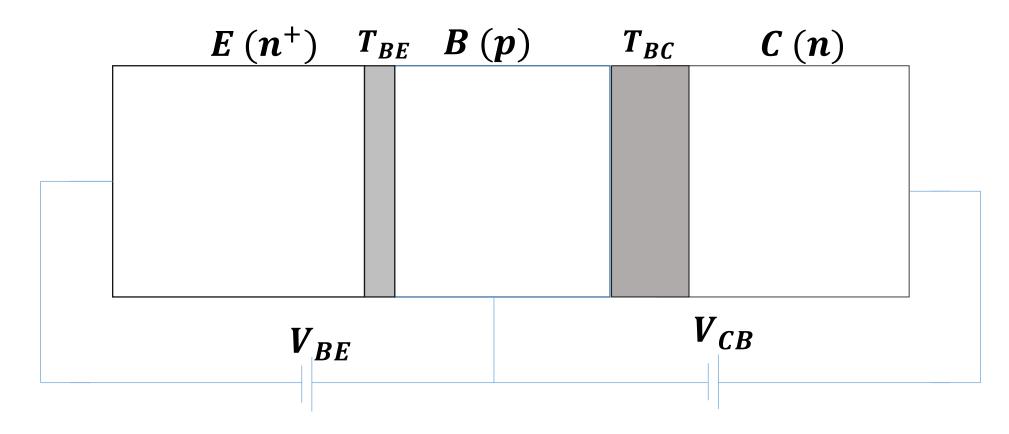
 Ở chế độ hoạt động bình thường (chế độ tích cực/khuếch đại), quy ước chiều dương của dòng điện và điện áp trên các cực được mô tả như ở hình vẽ.



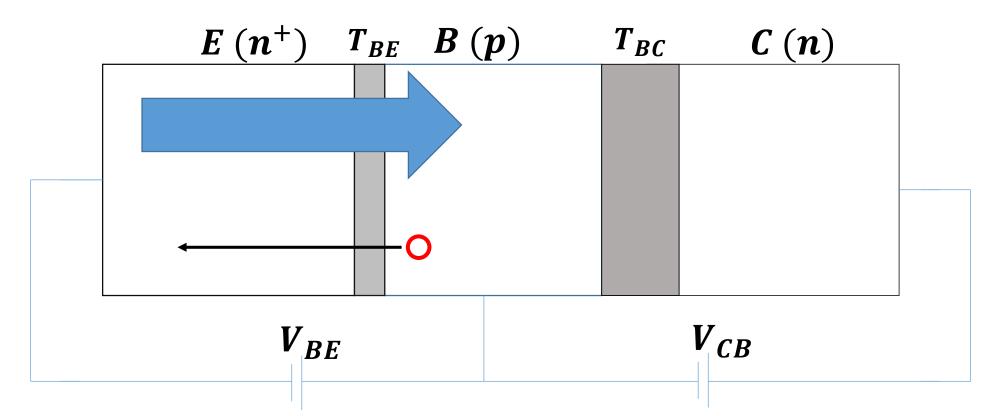


5.2 NGUYÊN LÝ HOẠT ĐỘNG

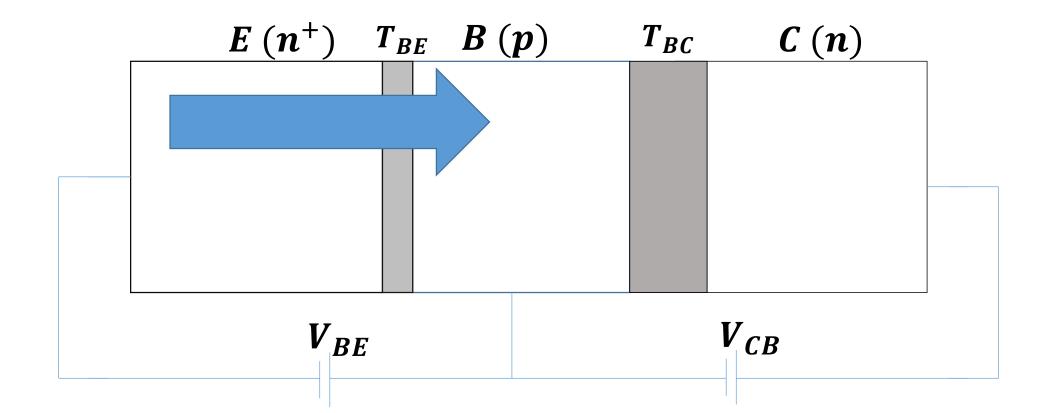
- Xét nguyên lý hoạt động của BJT loại npn ở chế độ tích cực.
- Ở chế độ tích cực (active mode) hay còn gọi là chế độ khuếch đại, tiếp giáp B-E phân cực thuận, còn tiếp giáp B-C phân cực ngược.



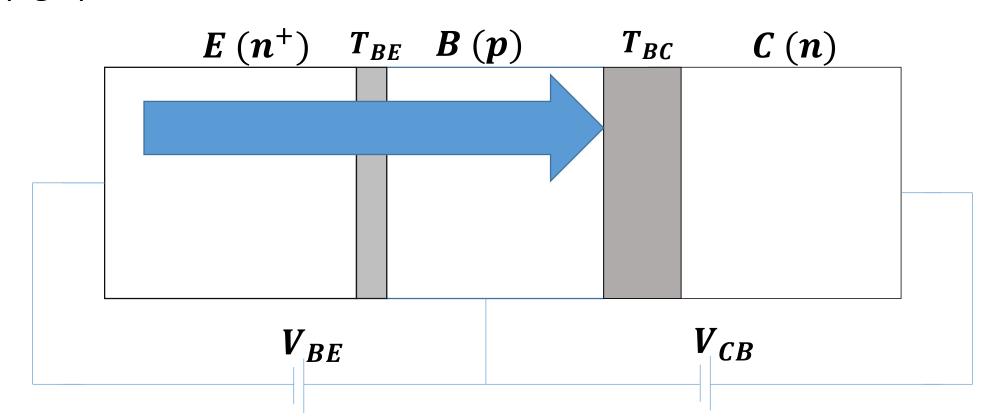
- Tiếp giáp B-E phân cực thuận nên vùng nghèo thu nhỏ lại, tạo điều kiện cho dòng khuếch tán của các hạt tải điện đa số qua tiếp giáp:
 - điện tử (→) khuếch tán từ vùng E sang vùng B,
 - lỗ trống (O) khuếch tán từ vùng B sang vùng E.



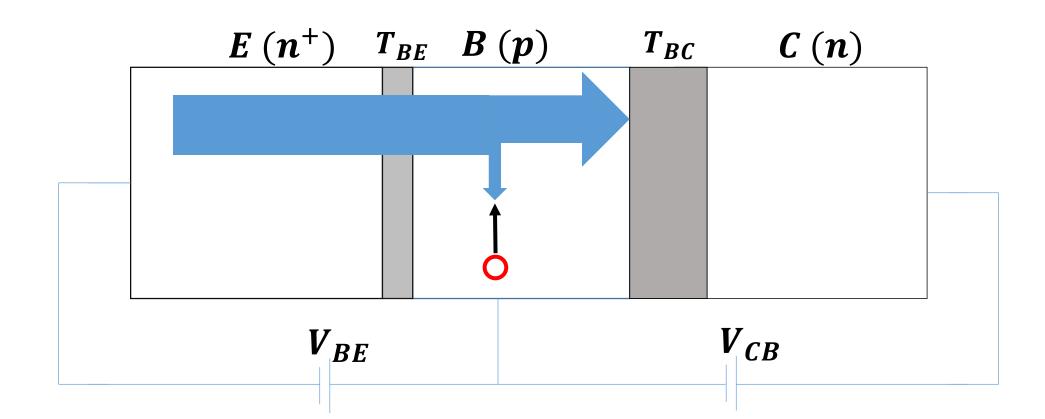
 Đối với BJT npn, điện tử là thành phần chính tạo ra dòng chạy trong BJT nên để đơn giản ta chỉ xét đến dòng khuếch tán của điện tử:



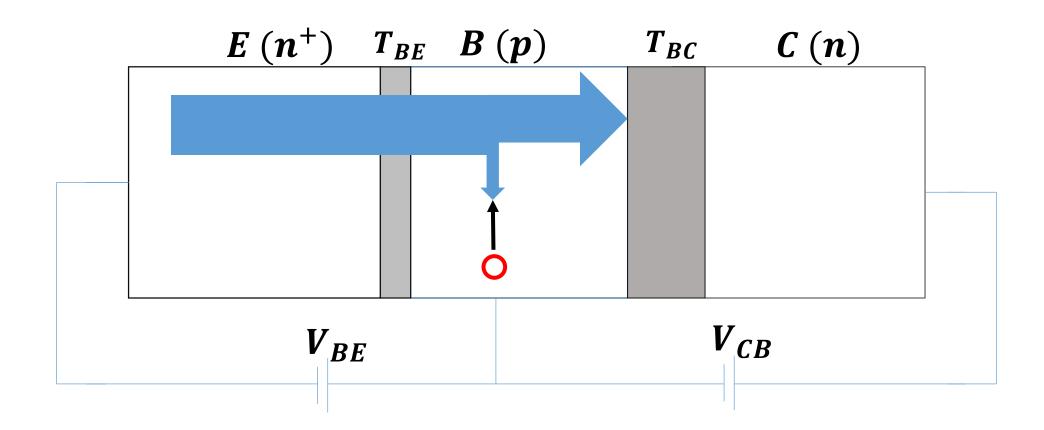
 Do vùng B là bán dẫn loại p với điện tử là hạt tải điện thiểu số có nồng độ thấp nên khi các điện tử khuếch tán qua tiếp giáp B-E, do sự chênh lệch nồng độ, chúng sẽ tiếp tục khuếch tán sâu vào vùng B và tiến tới tiếp giáp B-C.



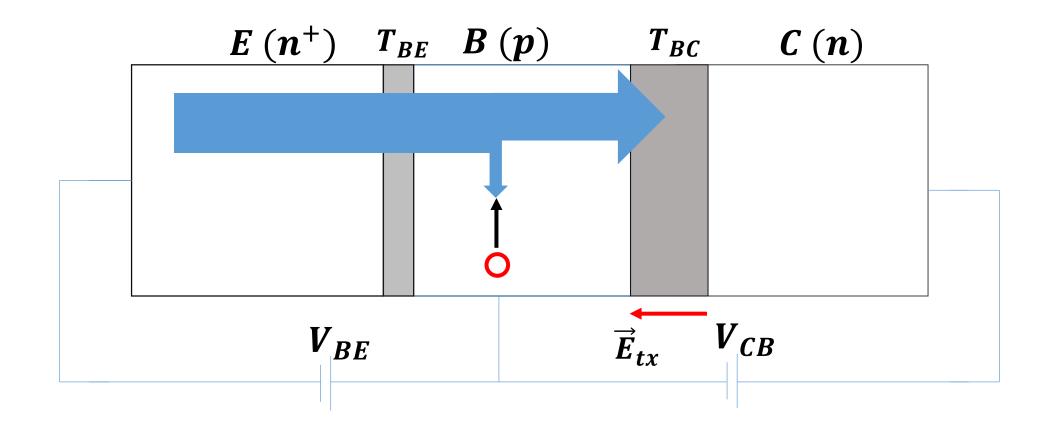
• Trên đường dịch chuyển trong vùng B, một số điện tử sẽ tái hợp với các lỗ trống có trong vùng B.



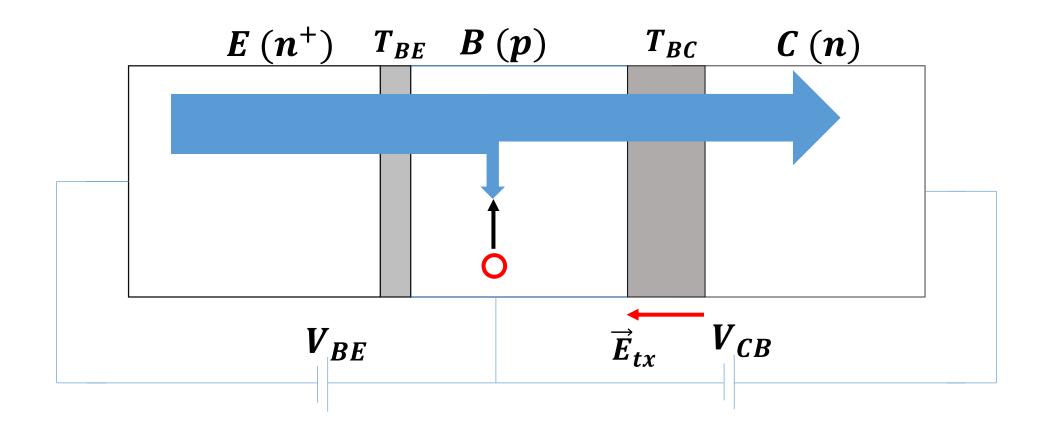
 Do độ rộng của vùng B rất nhỏ so với độ dài khuếch tán nên đa số các điện tử đều khuếch tán đến tiếp giáp B-C mà không bị tái hợp.



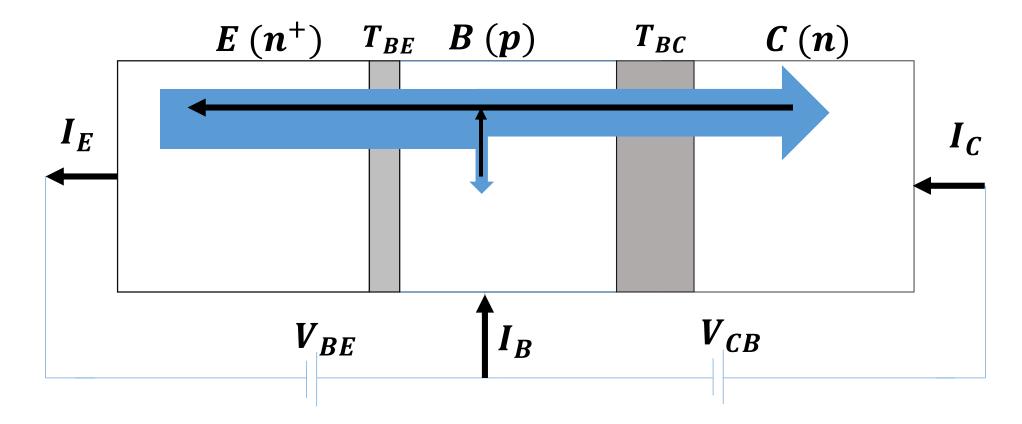
• Các điện tử không bị tái hợp trong vùng B sẽ khuếch tán đến tiếp giáp B-C. Được biết, trong vùng nghèo của tiếp giáp B-C có điện trường trong E_{tx} hướng từ C sang B.



• Dưới tác dụng của điện trường E_{tx} , các điện tử sẽ bị cuốn sang vùng C.



- Dòng dịch chuyển của các điện tử tạo nên dòng điện chạy qua các cực theo chiều ngược lại.
- Các dòng I_B và I_C chạy vào các cực, còn dòng I_E chạy ra.



5.3 MỐI QUAN HỆ GIỮA CÁC DÒNG

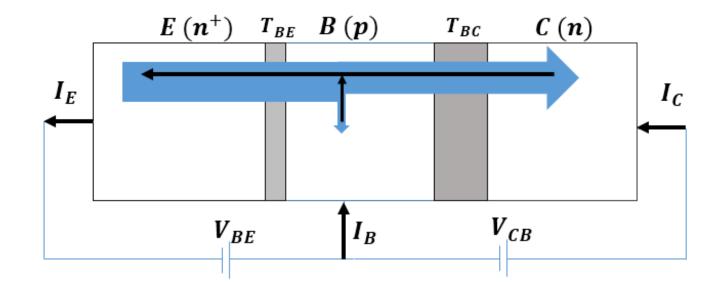
Mối quan hệ giữa các dòng

 Theo nguyên lý hoạt động của BJT, ta có mối quan hệ giữa các dòng như sau:

$$I_E = I_C + I_B$$

• Do số lượng điện tử tái hợp trong vùng Base là rất nhỏ nên:

$$I_C \cong I_E$$
 $I_B \ll I_C \text{ và } I_B \ll I_E$



Các hệ số khuếch đại dòng

• Hệ số khuếch đại dòng mắc Base chung (common-base current gain):

$$\alpha = \frac{I_C}{I_E}$$

• Hệ số khuếch đại dòng mắc Emitter chung (common-emitter current gain):

$$\beta = \frac{I_C}{I_B}$$

• Ta có, dòng $I_B \ll I_C$ nên hệ số β có giá trị rất lớn. Hệ số β thường có giá trị trong khoảng $10 \div 500$. Giá trị lớn của hệ số β cho thấy khả năng khuếch đại của BJT. Đối với dòng I_B nhỏ (có giá trị thông thường vào khoảng vài chục μA) có thể cho ra dòng I_C vào khoảng vài mA.

Các hệ số khuếch đại dòng

- Do $I_C\cong I_E$ nên hệ số lpha có giá trị gần bằng 1, và thường nằm trong khoảng $0.98\div 0.99$.
- Ta có thể biểu diễn hệ số lpha theo eta và ngược lại:

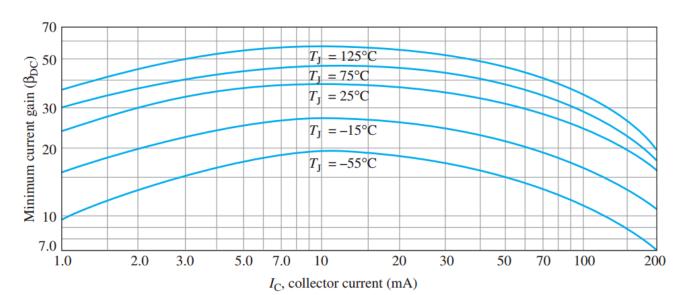
$$\beta = \frac{\alpha}{1 - \frac{\alpha}{\beta}}$$

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

• Trong một số trường hợp, để thuận tiện cho tính toán, ta cho $I_C \approx I_E$. Tuy nhiên, chúng ta không bỏ qua dòng I_B trong các công thức khác.

Các hệ số khuếch đại dòng

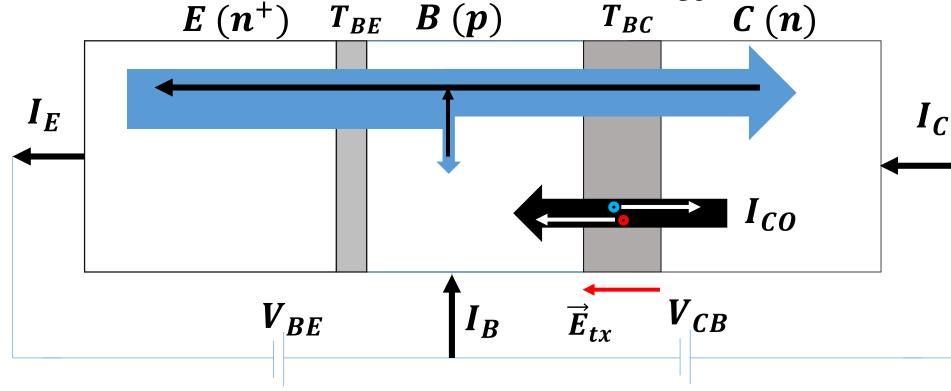
- Hệ số β được sử dụng phổ biến trong phân tích và thiết kế mạch sử dụng BJT.
- ullet Hệ số eta phụ thuộc phức tạp vào nhiều yếu tố như nhiệt độ, dòng I_C .
- Đối với dòng I_C không đổi, hệ số eta tăng cùng với nhiệt độ.
- Đối với nhiệt độ không đổi, khi I_C tăng thì hệ số β tăng và đạt đến giá trị cực đại, sau đó sẽ giảm.



Dòng rò

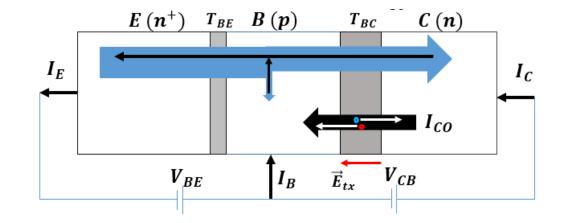
• Trong vùng nghèo của T_{BC} , dưới tác dụng nhiệt, các cặp điện tử và lỗ trống được tạo thành và điện trường E_{tx} kéo đi, tạo thành **dòng rò** I_{CO} .

• Như vậy, dòng qua cực C phải tính thêm dòng I_{CO} .



Dòng rò

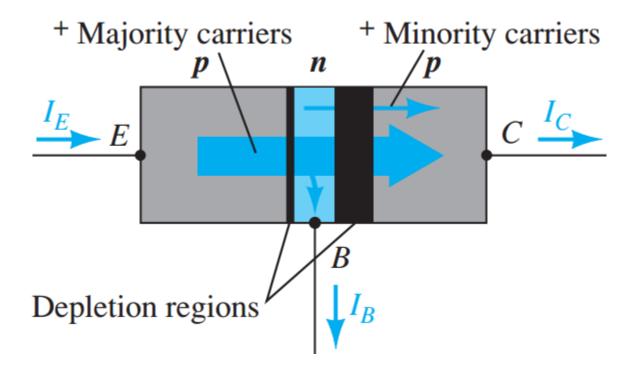
- Do được hình thành dưới tác dụng nhiệt nên dòng I_{CO} có giá trị rất nhỏ.
- Giá trị của I_{CO} nằm trong khoảng μA hoặc nA, trong khi dòng I_C thường có giá trị trong khoảng mA, nên thông thường ta bỏ qua I_{CO} .
- I_{CO} cũng giống như dòng ngược I_S của diode, phụ thuộc vào nhiệt độ nên cần được xem xét trong các mạch hoạt động ở dải nhiệt rộng.



5.4 NGUYÊN LÝ HOẠT ĐỘNG CỦA BJT pnp

Nguyên lý hoạt động của BJT loại *pnp*

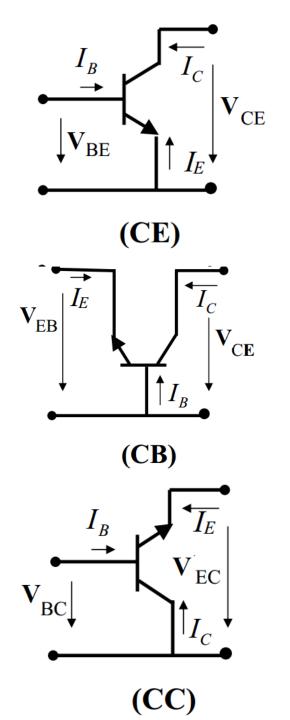
• Sinh viên tự giải thích nguyên lý hoạt động của BJT loại pnp.



5.5 ĐẶC TUYẾN

Đặc tuyến

- Để có được dạng đặc tuyến của BJT, ta cần mắc các nguồn điện áp vào các 3 cực của BJT, và tiến hành thay đổi các giá trị nguồn điện áp để khảo sát sự thay đổi của dòng/điện áp tại các cực quan tâm.
- Khi mắc BJT vào mạch, ta có thể lấy 1 cực làm cực chung, còn 2 cực còn lại sẽ nối tương ứng với ngô vào và ngô ra.
- Theo đó, có 3 cách mắc BJT phổ biến: Emitter chung (CE – common Emitter), Collector chung (CC – common Collector) và Base chung (CB – common Base).

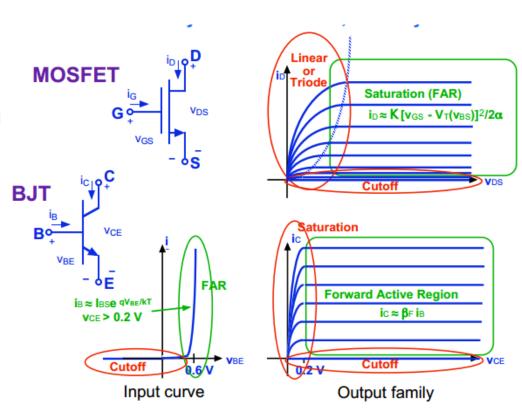


Đặc tuyến

- Đối với mỗi cách mắc, tiến hành khảo sát đặc tuyến ra và vào của BJT.
- Đặc tuyến vào biểu diễn mối quan hệ giữa dòng và điện áp ngô vào đối với các giá trị điện áp ngô ra không đổi.
- Đặc tuyến ra biểu diễn mối quan hệ giữa dòng và điện áp ngô ra đối với các giá trị dòng ngô vào không đổi.

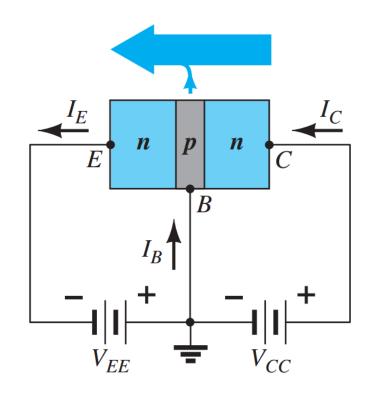
Đặc tuyến

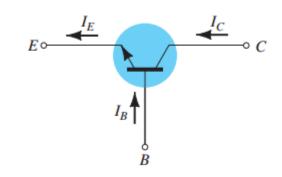
- Biết trước rằng, đặc tuyến vào và ra của MOSFET và BJT tương tự nhau.
- Tương tự như đối với đặc tuyến ra của MOSFET, đặc tuyến của BJT được chia thành 4 vùng hoạt động:
 - Vùng bão hòa
 - Vùng tích cực/khuếch đại
 - Vùng ngắt
 - Vùng đánh thủng



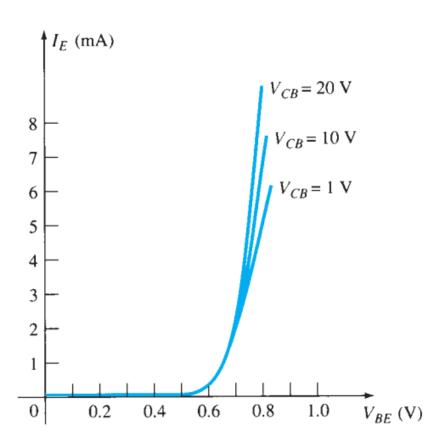
5.5.1 ĐẶC TUYỂN CỦA MẠCH MẮC BASE CHUNG

- Mạch mắc kiểu Base chung:
 - cực B được dùng chung cho cả đầu vào và đầu ra.
 - tín hiệu vào đặt giữa hai cực E và cực B.
 - tín hiệu ra được lấy từ cực C và cực B.
- Tiến hành khảo sát:
- đặc tuyến vào $i_E(v_{BE})|_{v_{CB}=const}$: sự phụ thuộc của dòng i_E vào v_{BE} đối với các giá trị v_{CB} không đổi.
- đặc tuyến ra $i_C(v_{CB})|_{i_E=const}$: sự phụ thuộc của dòng i_E vào v_{BE} đối với các giá trị v_{CB} không đổi.

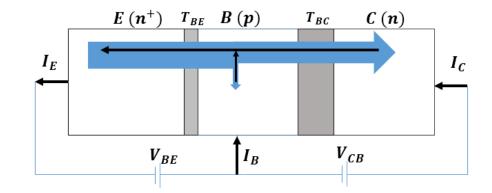


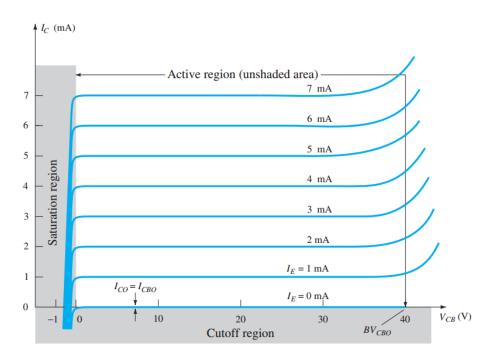


- Đặc tuyến vào $i_E(v_{BE})|_{v_{CB}=const}$:
- có dạng của đặc tuyến diode vì dòng i_E tạo ra bởi tiếp giáp B-E phân cực thuận.
- khi điện áp v_{BE} lớn hơn điện áp ngưỡng của tiếp giáp B-E (vào khoảng $0.7\ V$ đối với Si), dòng i_E có giá trị đáng kể và BJT xem như dẫn.
- Lưu ý: khi tiếp giáp B-E dẫn, sụt áp V_{BE} giữa cực B và cực E gần như không đổi và vào khoảng $0.7\ V$ đối với BJT loại Si. Tương tự như diode, khi nhiệt độ tăng, giá trị V_{BE} sẽ giảm.
- khi $v_{\it CB}$ tăng, dòng $i_{\it E}$ tăng.

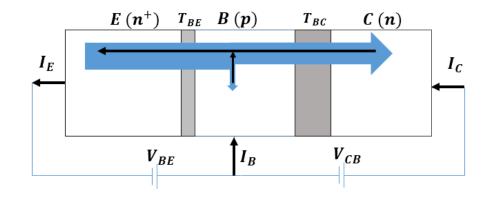


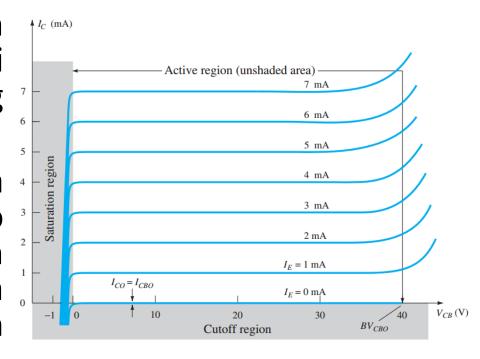
- Đặc tuyến ra $i_{\mathcal{C}}(v_{\mathit{CB}})|_{i_{\mathit{E}}=\mathit{const}}$:
- Vùng bão hòa:
 - + tương ứng với điện áp $v_{\it CB} < 0$, tức $T_{\it BC}$ phân cực thuận.
 - + khi v_{CB} tăng, điện áp phân cực thuận giảm, dẫn đến độ rộng vùng nghèo của tiếp giáp B-C tăng, khiến cho độ rộng hiệu dụng của vùng B nhỏ lại nên số lượng điện tử đến được vùng C tăng, tương ứng với dòng i_C tăng, còn dòng i_B giảm.



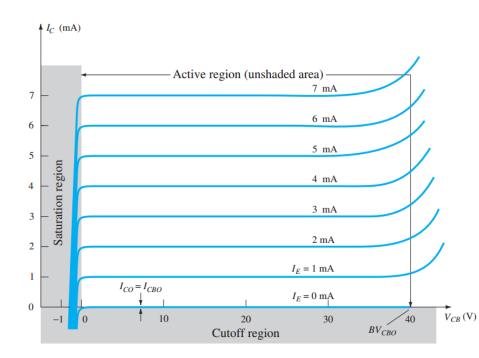


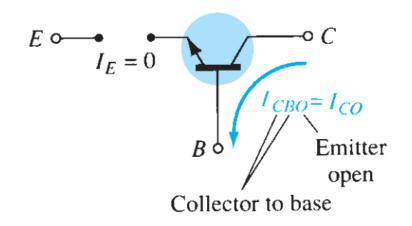
- Đặc tuyến ra $i_{\mathcal{C}}(v_{\mathit{CB}})|_{i_{\mathit{E}}=\mathit{const}}$:
- Vùng tích cực:
- + tương ứng với điện áp $v_{CB} \geq 0$.
- + khi $v_{CB}=0$, tức T_{BC} không phân cực nên vẫn tồn tại vùng nghèo, do đó các điện tử khi khuếch tán vào vùng Base sẽ bị kéo sang vùng Collector.
- + khi $v_{CB} > 0$, tức là T_{BC} phân cực ngược và vùng nghèo tăng, nếu tăng v_{CB} , vùng nghèo sẽ đủ rộng để đa số các điện tử đều đến được vùng C nên dòng i_C và i_B bão hòa (không đổi). Trong vùng tích cực, dòng i_C gần như bằng dòng i_E .





- Đặc tuyến ra $i_C(v_{CB})|_{i_E=const}$:
- Vùng ngắt:
- + tương ứng với dòng $i_E=0$, tức là mạch nối với cực Emitter hở mạch hay tiếp giáp T_{BE} phân cực ngược $(v_{BE}<0)$.
- + tồn tại dòng rò I_{CBO} rất nhỏ chạy từ vùng C sang vùng B. Bản chất của dòng rò I_{CBO} tương tự như đối với I_{CO} .

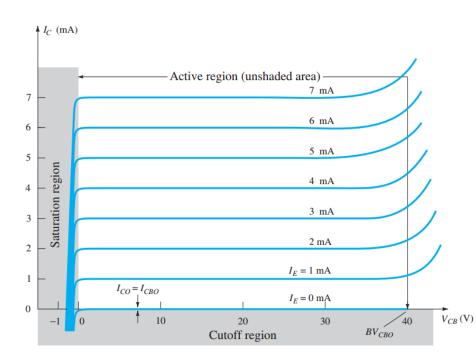


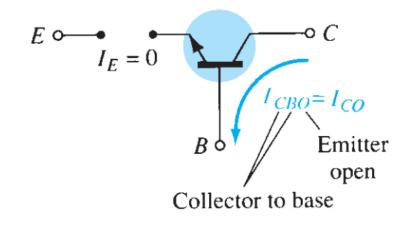


- Đặc tuyến ra $i_{\mathcal{C}}(v_{\mathit{CB}})|_{i_{\mathit{E}}=\mathit{const}}$:
- Vùng ngắt:
- + Dòng rò I_{CBO} có giá trị rất nhỏ và thường được cho bằng 0. Tuy nhiên, trong một số trường hợp, khi cần xét đến ảnh hưởng của nhiệt độ, dòng rò I_{CBO} được tính vào. Khi đó, dòng I_{C} được xác định như sau:

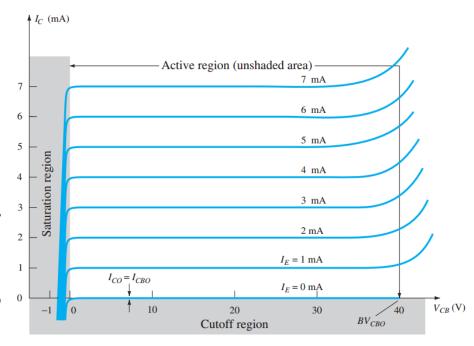
$$I_C = \alpha I_E + I_{CBO}$$

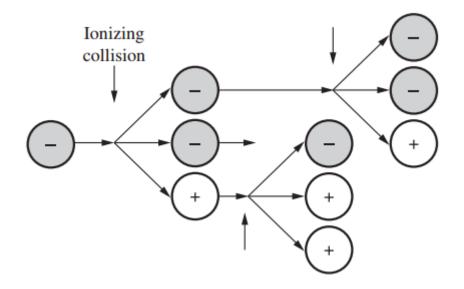
+ Dòng rò I_{CBO} phụ thuộc vào nhiệt độ và tăng khi nhiệt độ tăng. Dòng rò I_{CBO} tăng gấp đôi khi nhiệt độ tăng thêm $10^{0}\,C$.





- Đặc tuyến ra $i_C(v_{CB})|_{i_E=const}$:
- Vùng đánh thủng:
- + Khi v_{CB} lớn hơn giá trị điện áp BV_{CBO} , BJT sẽ bị đánh thủng, tức là dòng qua BJT tăng đột biến. Cơ chế đánh thủng chủ yếu là cơ chế thác lũ.
- + Giá trị điện áp đánh thủng BV_{CBO} tăng khi nhiệt độ tăng.





Tổng kết về mạch mắc Base chung:

- Để BJT dẫn, điều kiện cần là phân cực thuận cho tiếp giáp T_{BE} , tức là điện áp v_{BE} phải lớn hơn điện áp ngưỡng ($\sim 0.7~V$).
- BJT có 4 vùng hoạt động, trong đó ta quan tâm đến 3 vùng (trừ vùng đánh thủng): vùng bão hòa, vùng tích cực và vùng ngắt.
- Trong vùng bão hòa và vùng tích cực, BJT dẫn; còn trong vùng ngắt không dẫn.
- Vùng ngắt tương ứng với cả 2 tiếp giáp đều phân cực ngược.

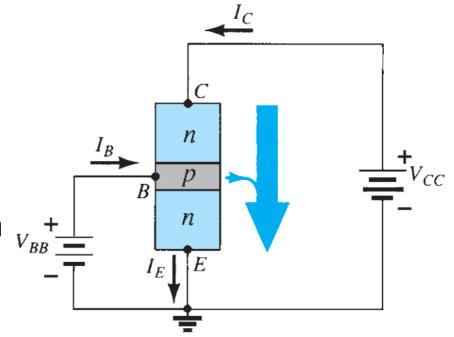
Tổng kết về mạch mắc Base chung:

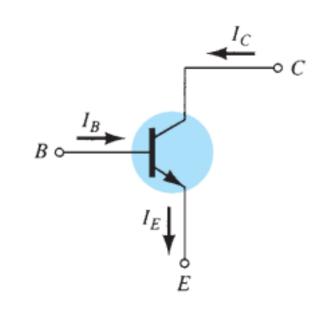
• Phân biệt vùng bão hòa và vùng tích cực:

	Vùng bão hòa		Vùng tích cực
T_{BE}	Phân cực thuận		Phân cực thuận
T_{BC}	Phân cực thuận		Phân cực ngược
V_{CB}	Nhỏ	<	Lớn
I_B	Lớn	>	Nhỏ
I_{C}	Nhỏ	<	Lớn
β	Nhỏ	<	Lớn

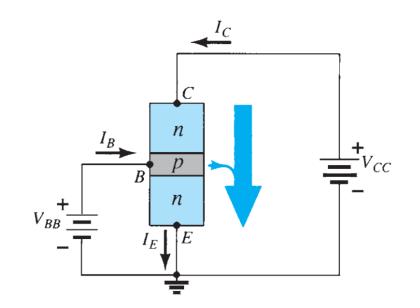
5.5.2 ĐẶC TUYẾN CỦA MẠCH MẮC EMITTER CHUNG

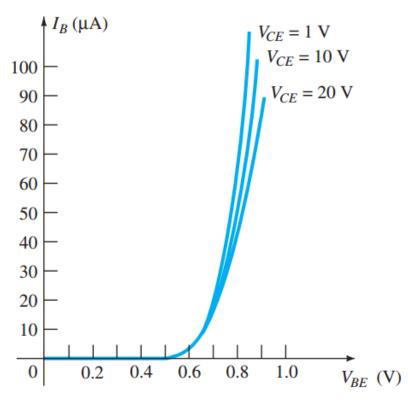
- Mạch mắc kiểu Emitter chung:
 - cực E được dùng chung cho cả đầu vào và đầu ra.
 - tín hiệu vào đặt giữa hai cực B và cực E.
 - tín hiệu ra được lấy từ cực C và cực E.
- Tiến hành khảo sát:
- đặc tuyến vào $i_B(v_{BE})|_{v_{CE}=const}$: sự phụ thuộc của dòng i_E vào v_{BE} đối với các giá trị v_{CB} không đổi.
- đặc tuyến ra $i_C(v_{CE})|_{i_B=const}$: sự phụ thuộc của dòng i_E vào v_{BE} đối với các giá trị v_{CB} không đổi.



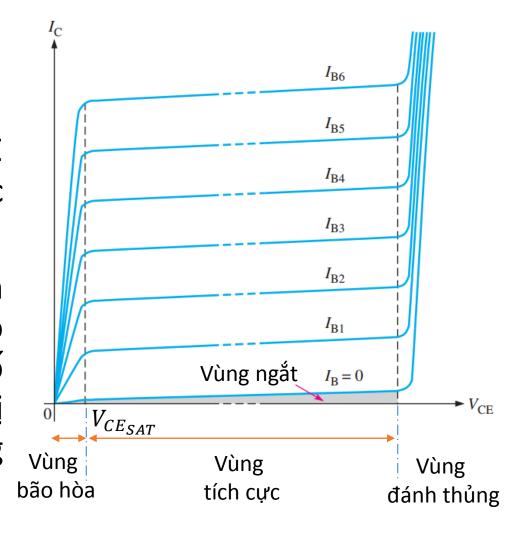


- Đặc tuyến vào $i_B(v_{BE})|_{v_{CE}=const}$:
- có dạng của đặc tuyến diode.
- khi điện áp v_{BE} lớn hơn điện áp ngưỡng của tiếp giáp B-E (vào khoảng $0.7\ V$ đối với Si), dòng i_B có giá trị đáng kể và BJT xem như dẫn.
- khi v_{CE} tăng, dòng i_B giảm. Giải thích: do $v_{CE} = v_{CB} + V_{BE}$ nên đối với V_{BE} không đổi thì khi v_{CE} tăng thì v_{CB} tăng, tương ứng với điện áp phân cực ngược cho T_{BC} tăng, dẫn đến dòng i_C tăng và dòng i_B giảm.

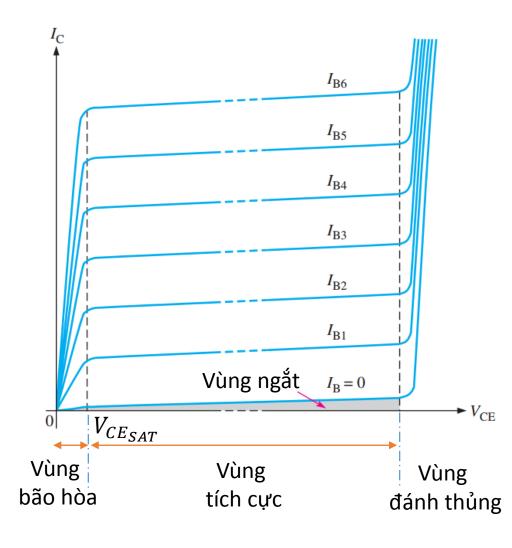




- Đặc tuyến ra $i_C(v_{CE})|_{i_B=const}$:
- Vùng bão hòa:
- + tương ứng với điện áp $0 < v_{CE} < V_{CE_{SAT}} \sim 0.7~V$, tương ứng với $v_{CB} < 0$, tức T_{BC} phân cực thuận.
- + khi v_{CE} tăng thì v_{CB} tăng theo dẫn đến vùng nghèo của T_{BC} mở rộng ra, khiến cho độ rộng hiệu dụng của vùng B giảm nên số lượng điện tử đến được vùng C mà không bị tái hợp tại vùng B tăng, tương ứng với dòng i_C tăng, còn dòng i_B giảm.
- + Tại điểm uốn, điện áp $v_{\it CB}$ xấp xỉ bằng 0.

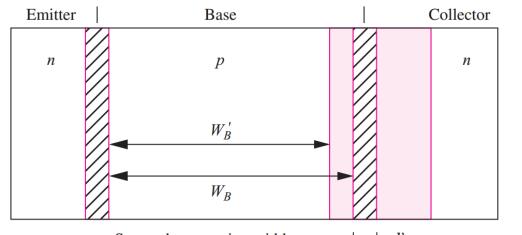


- Đặc tuyến ra $i_{\mathcal{C}}(v_{\mathcal{C}E})|_{i_{\mathcal{B}}=const}$:
- Vùng tích cực:
- + tương ứng với điện áp $v_{CE} \geq V_{CE_{SAT}}$.
- + nếu tăng v_{CE} , tương ứng với v_{CB} tăng, vùng nghèo sẽ đủ rộng để đa số các điện tử đều đến được vùng C nên dòng i_C và i_B bão hòa (không đổi). Trong vùng tích cực, dòng i_C gần như bằng dòng i_E .
- + Tuy nhiên, thực tế dòng i_c không bão hòa mà tăng nhẹ do **hiệu ứng Early**.

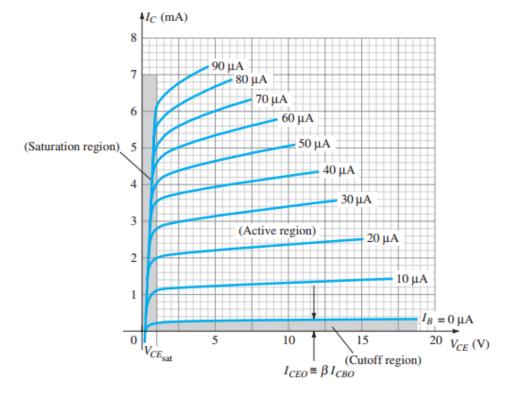


HIỆU ỨNG EARLY

- Hiệu ứng Early được phát hiện đầu tiên bởi James M. Early vào năm 1952.
- Trong vùng tích cực, khi v_{CE} tăng thì v_{CB} tăng theo khiến cho vùng nghèo của tiếp giáp B-C mở rộng ra, dẫn đến độ rộng hiệu dụng của vùng B giảm nên số lượng điện tử đến được vùng C mà không bị tái hợp tại vùng B tăng, tương ứng với dòng i_C tăng thay vì không đổi.



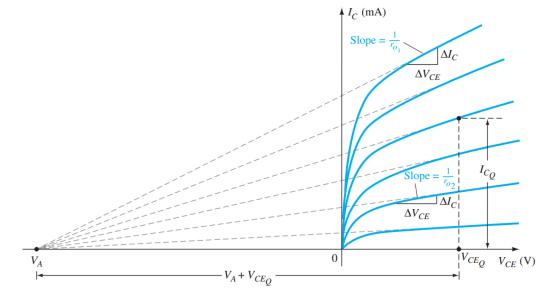




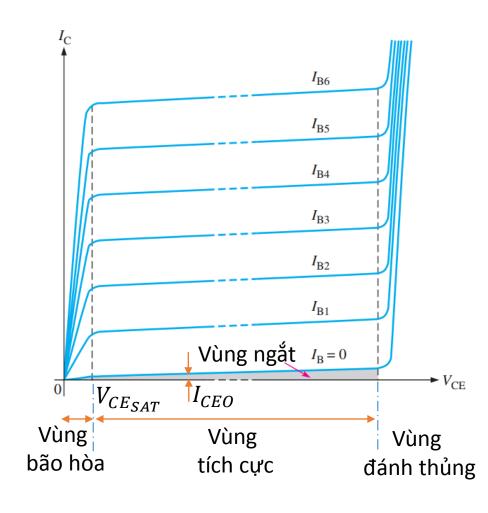
HIỆU ỨNG EARLY

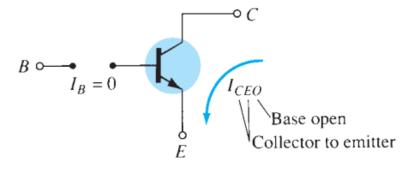
- Do hiệu ứng Early, các đường đặc tuyến kéo dài cắt nhau tại cùng một điểm $v_{CE}=-V_A$ trên trục hoành.
- Giá trị của V_A thường nằm trong khoảng $[10V \div 200V]$.
- Tương tự như hiệu ứng điều chế kênh của MOSFET, hiệu ứng Early khiến cho trở kháng ra của BJT không phải bằng vô cùng mà có giá trị hữu hạn:

$$r_o = \frac{\Delta v_{CE}}{\Delta i_C} = \frac{V_A + V_{CE_Q}}{I_{CO}}$$



- Đặc tuyến ra $i_{\mathcal{C}}(v_{\mathcal{C}E})|_{i_{\mathcal{B}}=const}$:
- Vùng ngắt:
- + tương ứng với dòng $i_B=0$, tức là mạch nối với cực Base hở mạch hay tiếp giáp T_{BE} phân cực ngược $(v_{BE}<0)$.
- + tồn tại dòng rò I_{CEO} rất nhỏ chạy từ vùng C sang vùng E. Bản chất của dòng rò I_{CEO} tương tự như đối với I_{CO} .





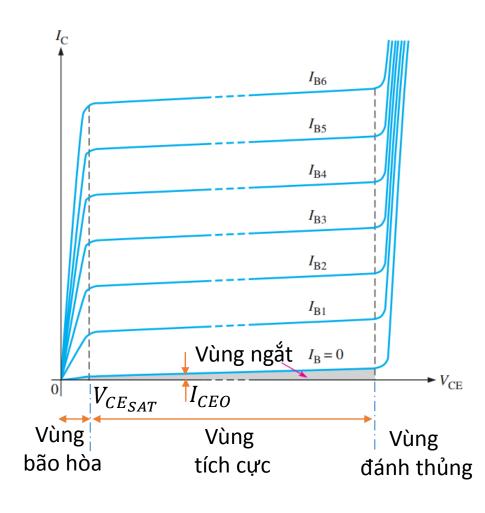
- Đặc tuyến ra $i_C(v_{CE})|_{i_B=const}$:
- Vùng ngắt:
- + Mối quan hệ giữa dòng rò I_{CEO} và I_{CBO} :

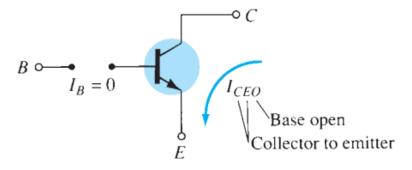
$$I_{CEO} = (\beta + 1)I_{CBO}$$

+ Dòng rò I_{CBO} có giá trị nhỏ và thường được bỏ qua. Tuy nhiên, trong một số trường hợp, khi cần xét đến ảnh hưởng của nhiệt độ, dòng rò I_{CEO} được xét đến. Khi đó, dòng I_{C} được xác định như sau:

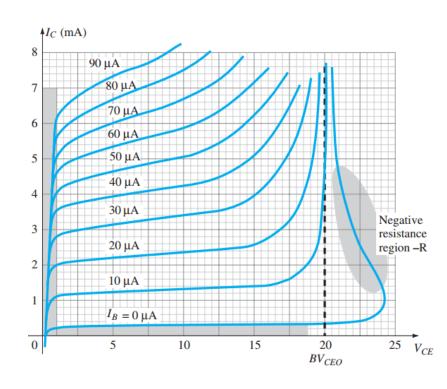
$$I_C = \beta I_B + I_{CEO}$$

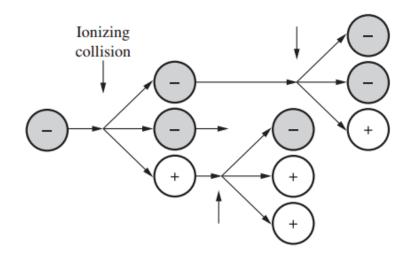
+ Dòng rò I_{CEO} phụ thuộc vào nhiệt độ và tăng khi nhiệt độ tăng





- Đặc tuyến ra $i_{\mathcal{C}}(v_{\mathcal{C}E})|_{i_{\mathcal{B}}=const}$:
- Vùng đánh thủng:
- + Khi v_{CB} lớn hơn giá trị điện áp BV_{CBO} , BJT sẽ bị đánh thủng, tức là dòng qua BJT tăng đột biến.
- + Đối với dòng i_B nhỏ, khi v_{CE} vượt quá điện áp đánh thủng BV_{CEO} , BJT sẽ bị đánh thủng với cơ chế chủ đạo là cơ chế thác lũ. Khi v_{CE} tiếp tục tăng đến một giá trị xác định, BJT bị đánh thủng lần 2. Lần đánh thủng thứ 2 đặc trưng bởi trở kháng âm (negative resistance).
- + Giá trị điện áp đánh thủng BV_{CBO} tăng khi nhiệt độ tăng.





Tổng kết về mạch mắc Emitter chung:

- Để BJT dẫn, điều kiện cần là phân cực thuận cho tiếp giáp T_{BE} , tức là điện áp v_{BE} phải lớn hơn điện áp ngưỡng ($\sim 0.7~V$).
- BJT có 4 vùng hoạt động, trong đó ta quan tâm đến 3 vùng (trừ vùng đánh thủng): vùng bão hòa, vùng tích cực và vùng ngắt.
- Trong vùng bão hòa và vùng tích cực, BJT dẫn; còn trong vùng ngắt không dẫn.
- Vùng ngắt tương ứng với cả 2 tiếp giáp đều phân cực ngược.

Tổng kết về mạch mắc Emitter chung:

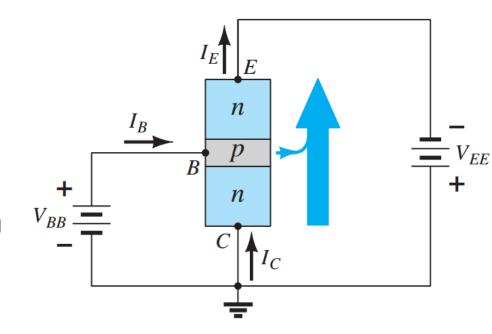
Phân biệt vùng bão hòa và vùng tích cực:

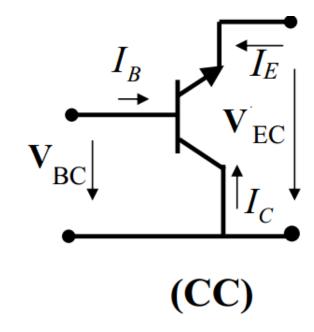
	Vùng bão hòa		Vùng tích cực
T_{BE}	Phân cực thuận		Phân cực thuận
T_{BC}	Phân cực thuận		Phân cực ngược
V_{CE}	Nhỏ	<	Lớn
I_B	Lớn	>	Nhỏ
I_{C}	Nhỏ	<	Lớn
β	Nhỏ	<	Lớn

5.5.3 ĐẶC TUYẾN CỦA MẠCH MẮC COLLECTOR CHUNG

Mạch Collector chung (CC)

- Mạch mắc kiểu Collector chung:
 - cực C được dùng chung cho cả đầu vào và đầu ra.
 - tín hiệu vào đặt giữa hai cực B và cực C.
 - tín hiệu ra được lấy từ cực E và cực C.
- Do vùng C và vùng E có cùng loại bán dẫn (tuy khác nhau về nồng độ pha tạp) nên đặc tuyến của mạch CC tương tự như đối với mạch CE.

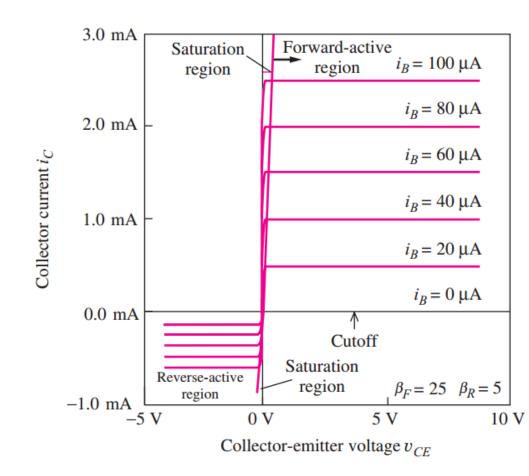




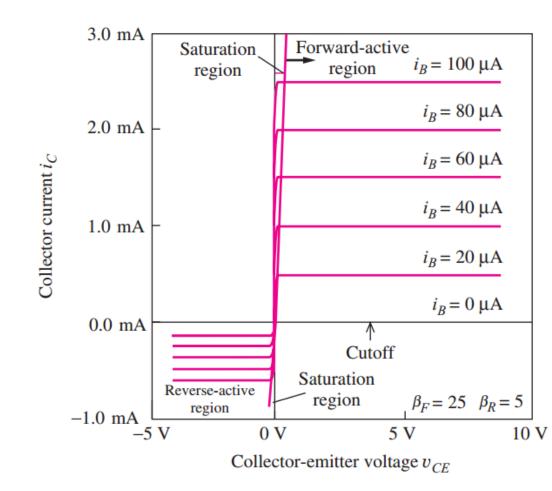
5.6 CÁC VÙNG HOẠT ĐỘNG

- Phụ thuộc vào phân cực cho 2 tiếp giáp, BJT có 4 vùng hoạt động:
 - **Vùng ngắt** (*cutoff region*): cả hai tiếp giáp B-E và B-C phân cực ngược.
 - **Vùng bão hòa** (saturation region): cả hai tiếp giáp B-E và B-C phân cực thuận.
 - **Vùng tích cực thuận** (*forward-active region*): tiếp giáp B-E phân cực thuận, còn tiếp giáp B-C phân cực ngược.
 - **Vùng tích cực đảo** (*reverse-active region*): tiếp giáp B-E phân cực ngược, còn tiếp giáp B-C phân cực thuận.
- Trong đó, vùng tích cực thuận đã được xem xét; còn vùng tích cực ngược ít dùng nên không được nhắc đến trong bài giảng này. Do đó, thuật ngữ "vùng tích cực" được mặc định để chỉ vùng tích cực thuận.

- Đối với vùng ngắt, cả hai tiếp giáp đều phân cực ngược nên gần như không có dòng chạy qua BJT và BJT xem như một khóa mở.
- Đối với vùng bão hòa, cả hai tiếp giáp đều phân cực thuận nên sụt áp giữa cực C và E là rất nhỏ và BJT xem như một khóa đóng.
- Vùng ngắt và vùng bão hòa thường được sử dụng tương ứng với 2 trạng thái trong mạch logic.

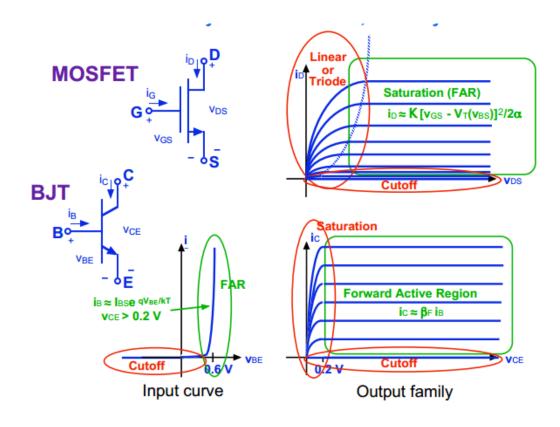


- Vùng tích cực thuận hay còn gọi là vùng khuếch đại thường được sử dụng trong các mạch khuếch đại.
- Đối với vùng tích cực đảo, vai trò của cực E và cực C được đổi cho nhau. Về hình dạng đặc tuyến của hai vùng này tương tự nhau, tuy nhiên có sự khác nhau về độ lớn của các dòng do nồng độ pha tạp của vùng E lớn hơn vùng C nhiều lần.



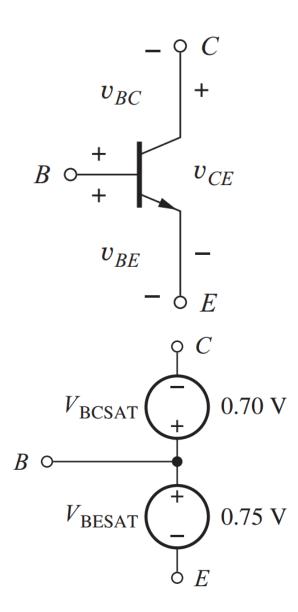
• Lưu ý:

- vùng bão hòa của BJT tương ứng với vùng tuyến tính của FET và đều có đặc trưng chung là mối quan hệ tuyến tính giữa dòng và điện áp ngô ra.
- vùng tích cực thuận của BJT tương ứng với vùng bão hòa của FET và có đặc trưng chung là dòng ngõ ra bão hòa khi điện áp ngõ ra tăng.



Lưu ý đối với vùng bão hòa:

- Mối quan hệ $i_C = \beta i_B$ chỉ được áp dụng trong vùng tích cực; còn trong vùng bão hòa công thức này không được thỏa mãn.
- Trong vùng bão hòa, chỉ áp dụng được mối quan hệ: $i_E=i_B+i_C$.
- Do trong vùng bão hòa cả hai tiếp giáp đều phân cực thuận nên ta có thể xem BJT như 2 diode dẫn và được thay thế bởi 2 nguồn điện áp ngưỡng. Do cấu tạo vùng Emitter và Collector khác nhau nên điện áp ngưỡng của 2 tiếp giáp này khác nhau một khoảng nhỏ. Dễ dàng tính được điện áp v_{CE} trong vùng bão hòa: $V_{CE_{SAT}}\cong 50~mV$.
- Do đó, trong vùng bão hòa, $v_{\it CE}$ rất nhỏ và ta có thể xem $v_{\it CE}\cong 0~V$ để thuận tiện trong tính toán.



- Lưu ý đối với vùng bão hòa:
- Từ phần đặc tuyến, ta đã biết:

$$i_B^{b\tilde{a}o\;h\grave{o}a}>i_B^{t\acute{i}ch\;c\acute{v}c}\;\text{và}\;i_C^{b\tilde{a}o\;h\grave{o}a}< i_C^{t\acute{i}ch\;c\acute{v}c}\;\text{và}\;\beta^{b\tilde{a}o\;h\grave{o}a}<\beta^{t\acute{i}ch\;c\acute{v}c}$$

- Ngoài ra, hệ số β của BJT cho trước tương ứng với tỉ số i_C/i_B trong vùng tích cực. Do đó, tỉ số i_C/β chính là dòng qua cực B cần để duy trì BJT hoạt động trong vùng tích cực.
- Nếu ta tăng i_B sao cho $i_B > i_C/\beta$, BJT sẽ chuyển từ vùng tích cực sang hoạt động trong vùng bão hòa; hoặc nếu ta giữ i_B không đổi và giảm i_C sao cho $i_C < \beta i_B$ thì BJT cũng sẽ chuyển sang vùng bão hòa.
- Khi BJT hoạt động trong vùng bão hòa, tỉ số i_c/i_B được ký hiệu là $\pmb{\beta}_{FOR}$ (forced beta), sẽ khác với giá trị β cho trước, và $\beta_{FOR} \leq \beta$.

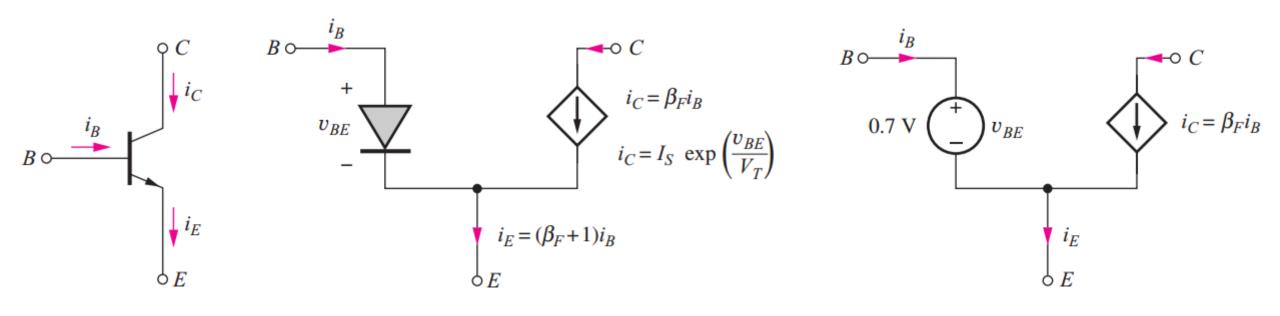
- Như vậy, có thể thấy rằng BJT được điều khiển bằng dòng (cụ thể là i_B), khác với MOSFET được điều khiển bằng điện áp.
- Tổng kết về 4 vùng hoạt động của BJT:

T_{BE}	T_{BC}			
	Phân cực ngược	Phân cực thuận		
Phân cực thuận	Vùng tích cực thuận (vùng hoạt động chính) (chức năng khuếch đại: tốt)	Vùng bão hòa (tương ứng với khóa đóng)		
Phân cực ngược	Vùng ngắt (tương ứng với khóa mở)	Vùng tích cực ngược (vùng hoạt động chính) (chức năng khuếch đại: kém)		

5.7 MÔ HÌNH MẠCH TƯƠNG ĐƯƠNG

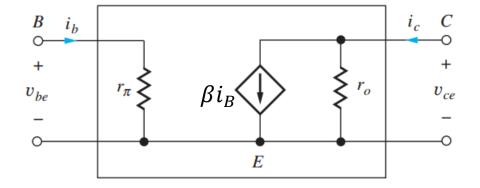
Mô hình mạch tương đương của BJT đối với vùng tích cực

- Trong vùng tích cực, nếu không xét đến hiệu ứng Early thì dòng i_C không phụ thuộc vào v_{CE} và tỉ lệ với dòng i_B thông qua hệ số β .
- Do đó, trong vùng tích cực, BJT được xem như bên dưới, trong đó dòng i_C được biểu diễn như một nguồn dòng được điều khiển bởi dòng i_B và không phụ thuộc vào v_{CE} .



Mô hình mạch tương đương của BJT đối với vùng tích cực

- Nếu xét đến hiệu ứng Early đối với vùng tích cực, tức dòng $i_{\mathcal{C}}$ tăng khi $v_{\mathcal{CE}}$ tăng thì cần phải thêm trở kháng ra r_o vào mạch ngõ ra của sơ đồ mạch tương đương.
- Nhắc lại: khi xét đến hiệu ứng Early, do dòng i_C tăng khi v_{CE} tăng thay vì giữ giá trị không đổi, dẫn đến r_o có giá trị hữu hạn thay vì vô cùng lớn.
- Dễ dàng thấy được, dòng i_C gồm 2 thành phần: dòng βi_B (hay $g_m v_{BE}$) được điều khiển bởi dòng i_B , và dòng qua r_o (bằng v_{CE}/r_o) phụ thuộc vào v_{CE} (tăng khi v_{CE} tăng, đúng theo hiệu ứng Early).



5.8 HỆ SỐ HỖ DẪN

Hệ số hỗ dẫn

• Hệ số hỗ dẫn g_m là hệ số quan trọng của BJT. Hệ số g_m được xác định bởi tỉ số giữa sự thay đổi của $i_{\it C}$ đối với sự thay đổi của $v_{\it BE}$.

$$g_m = \frac{di_C}{dv_{BE}} \bigg|_{Q_{point}}$$

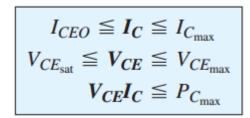
- Tương tự như MOSFET, hệ số g_m phản ánh "sức mạnh" của BJT, tương ứng với khả năng biến đổi điện áp v_{BE} thành dòng i_{C} .
- Đối với điểm làm việc tĩnh Q nằm trong vùng tích cực thuận:

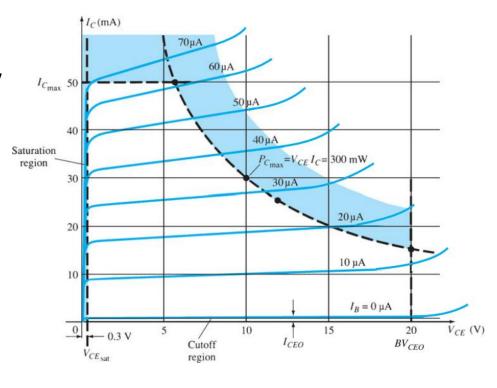
$$g_m = \frac{I_C}{V_T}$$

5.9 GIỚI HẠN VÙNG HOẠT ĐỘNG

Giới hạn vùng hoạt động

- Đối với BJT cho trước, ta có thể xác định giới hạn của BJT sao cho không vượt quá các tham số cực đại của nó.
- Vùng hoạt động của BJT bị giới hạn bởi công suất tiêu tán cực đại $P_{C_{max}}$ (hay $P_{D_{max}}$), dòng collector cực đại $I_{C_{max}}$ và điện áp đánh thủng BV_{CEO} (hay $V_{CE_{max}}$).
- Khi nhiệt độ tăng, $P_{C_{max}}$ giảm.





5.10 DATASHEET

MAXIMUM RATINGS

Rating	Symbol	2N4123	Unit
Collector-Emitter Voltage	V _{CEO}	30	Vdc
Collector-Base Voltage	V _{CBO}	40	Vdc
Emitter-Base Voltage	V _{EBO}	5.0	Vdc
Collector Current - Continuous	I_{C}	200	mAdc
Total Device Dissipation @ T _A = 25°C Derate above 25°C	P _D	625 5.0	mW mW°C
Operating and Storage Junction Temperature Range	T _j ,T _{stg}	-55 to +150	°C

THERMAL CHARACTERISTICS

Characteristic	Symbol	Max	Unit
Thermal Resistance, Junction to Case	$R_{ heta JC}$	83.3	°C W
Thermal Resistance, Junction to Ambient	$R_{\theta JA}$	200	°C W

SEMICONDUCTOR TM 2N4123 TO-92 General Purpose Transistor NPN Silicon

ELECTRICAL CHARACTERISTICS (T_A = 25°C unless otherwise noted)

Characteristic	Symbol	Min	Max	Unit
OFF CHARACTERISTICS				
Collector-Emitter Breakdown Voltage (1) $(I_C = 1.0 \text{ mAdc}, I_E = 0)$	V _{(BR)CEO}	30		Vdc
Collector-Base Breakdown Voltage ($I_C = 10 \mu Adc, I_E = 0$)	$V_{(BR)CBO}$	40		Vdc
Emitter-Base Breakdown Voltage ($I_E = 10 \mu Adc, I_C = 0$)	V _{(BR)EBO}	5.0	-	Vdc
Collector Cutoff Current $(V_{CB} = 20 \text{ Vdc}, I_E = 0)$	I_{CBO}	-	50	nAdc
Emitter Cutoff Current $(V_{RE} = 3.0 \text{ Vdc}, I_C = 0)$	I_{EBO}	-	50	nAdc

ON CHARACTERISTICS

DC Current Gain(1)				
$(I_C = 2.0 \text{ mAdc}, V_{CE} = 1.0 \text{ Vdc})$	h_{FE}	50	150	-
$(I_C = 50 \text{ mAdc}, V_{CE} = 1.0 \text{ Vdc})$		25	-	
Collector-Emitter Saturation Voltage(1)	V _{CE(sat)}	-	0.3	Vdc
$(I_C = 50 \text{ mAdc}, I_B = 5.0 \text{ mAdc})$				
Base-Emitter Saturation Voltage(1)	V _{BE(sat)}	_	0.95	Vdc
$(I_C = 50 \text{ mAdc}, I_B = 5.0 \text{ mAdc})$				

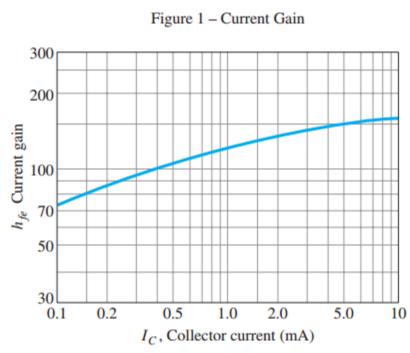
SMALL-SIGNAL CHARACTERISTICS

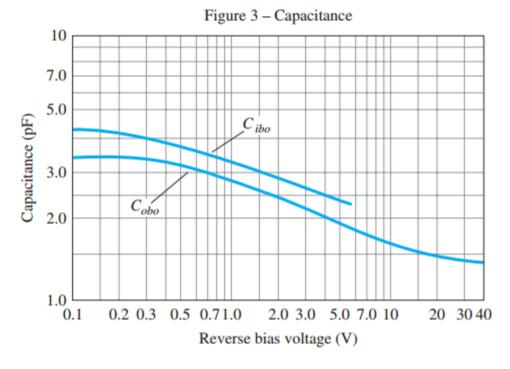
Current-Gain – Bandwidth Product (I _C = 10 mAdc, V _{CE} = 20 Vdc, f = 100 MHz)	f_T	250		MHz
Output Capacitance $(V_{CB} = 5.0 \text{ Vdc}, I_E = 0, f = 100 \text{ MHz})$	C _{obo}	-	4.0	pF
Input Capacitance $(V_{BE} = 0.5 \text{ Vdc}, I_C = 0, f = 100 \text{ kHz})$	C _{ibo}	-	8.0	pF
Collector-Base Capacitance $(I_E = 0, V_{CB} = 5.0 \text{ V}, f = 100 \text{ kHz})$	C _{cb}	-	4.0	pF
Small-Signal Current Gain $(I_C = 2.0 \text{ mAdc}, V_{CE} = 10 \text{ Vdc}, f = 1.0 \text{ kHz})$	h _{fe}	50	200	-
Current Gain – High Frequency ($I_C = 10 \text{ mAdc}$, $V_{CE} = 20 \text{ Vdc}$, $f = 100 \text{ MHz}$) ($I_C = 2.0 \text{ mAdc}$, $V_{CE} = 10 \text{ V}$, $f = 1.0 \text{ kHz}$)	h _{fe}	2.5 50	200	-
Noise Figure $(I_C = 100 \mu Adc, V_{CE} = 5.0 \text{ Vdc}, R_S = 1.0 \text{ k ohm}, f = 1.0 \text{ kHz})$	NF	-	6.0	dB

⁽¹⁾ Pulse Test: Pulse Width = 300 μ s. Duty Cycle = 2.0%

h PARAMETERS

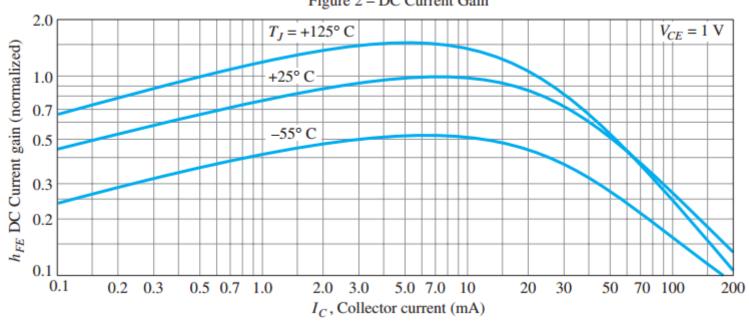
 $V_{CE} = 10 \text{ V}, f = 1 \text{ kHz}, T_A = 25^{\circ}\text{C}$





STATIC CHARACTERISTICS





AUDIO SMALL SIGNAL CHARACTERISTICS

NOISE FIGURE

 $(V_{CE} = 5 \text{ Vdc}, T_A = 25^{\circ}\text{C})$ Bandwidth = 1.0 Hz

