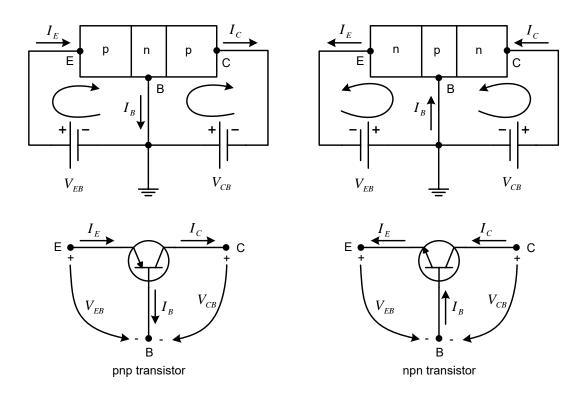
# 3. İKİ KUTUPLU JONKSİYON TRANSİSTORLARI (BJT)

Transistor ya iki n- ve bir p- tipi malzeme tabakasından veya iki p- ve bir n- tipi malzeme tabakasından oluşan üç katmanlı yarı iletken bir elemandır. İlkine npn, ikincisine pnp transistorü denir. Üç uçlu bir eleman olup, bu uçlar, kollektör, emetör ve baz olarak adlandırılır.

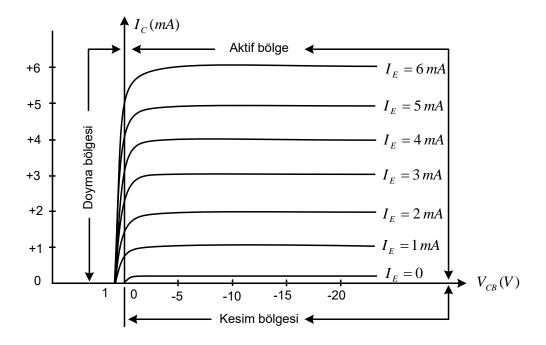
#### 3.1 Ortak bazlı devre

Bu tip devrelerde baz ucu, devrenin giriş ve çıkışı için ortaktır. Ortak bazlı devrelerde uygulanan potansiyeller, baz potansiyeline göre  $V_{EB}$  ve  $V_{CB}$  şeklinde yazılırlar. Yani indisin ikinci harfi daima transistorun devre tipini belirtir. Her durumda indisin ilk harfi daima yüksek potansiyeli tanımladığı için, pnp transistoru için  $V_{EB}$  pozitif,  $V_{CB}$  negatif, npn transistoru için ise  $V_{EB}$  negatif,  $V_{CB}$  pozitif olduğu şekil 3.1 de gösterilmiştir. Ortak bazlı pnp transistorun davranışını temsil etmek için iki grup karakteristik gereklidir. Bunlar, "Sürme noktası"(giriş) ve "kolektör"(çıkış) grubudur. Şekil 3.2 deki çıkış veya kollektör karakteristiği, kollektör (çıkış) akımını, kollektör-baz gerilimine ve emetör (giriş) akımına ilişkilendirir.



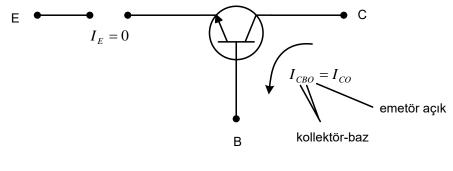
Şekil 3.1

Kollektör karakteristiğinin üç temel bölgesi vardır; iletim, kesim, doyum. İletim bölgesinde kollektör jonksiyonu ters yönde, emetör jonksiyonu ise ileri yönde öngerilimlenmiştir.



Şekil 3.2 Ortak bazlı devrenin kollektör(çıkış) karakteristiği

Emetör akımı  $(I_E)$  sıfır düzeyindeyken, kollektör akımı ters doyma akımı  $I_{CO}$  dan oluşmaktadır.  $I_{CO}$  akımı, şekil 3.2 den de görüldüğü üzere,  $I_C$  nin düşey eksen ölçeğine (miliamper) göre o kadar çok küçüktür ki (mikroamper),  $I_C = 0$  ile aynı yatay eksende görülmektedir. Ortak bazlı devrelerde  $I_E = 0$  durumundaki  $I_{CO}$  akımı çoğunlukla  $I_C$  olarak gösterilir(şekil 3.3).



Şekil 3.3

Sabit  $V_{CB}$  değerleri için,  $I_C$  deki küçük bir değişmenin  $I_E$  deki küçük bir değişime oranı, ortak bazlı kısa devre yükseltme faktörü adıyla anılır ve aşağıdaki gibi  $\alpha$  ile gösterilir.

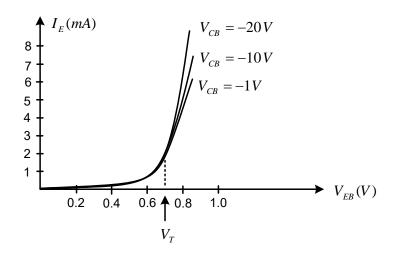
$$\alpha = \frac{\Delta I_C}{\Delta I_E}\bigg|_{V_{CB} = sabit}$$

Kısa devre terimi  $\alpha$  belirlendiği anda yükün kısa devre yapıldığını gösterir. Tipik  $\alpha$  değerleri 0,90 ve 0,998 arasındadır. Pratik uygulamaların çoğunda aşağıdaki formülle yaklaşık olarak elde edilir.

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

Emetör akımı sıfırın üzerinde çıkınca kollektör akımı yaklaşık olarak emetör akımını izler. Ayrıca  $V_{CB}$  nin, iletim bölgesinde kollektör akım üzerinde neredeyse ihmal edilebilir bir etkisi vardır. Eğrilerden de görüleceği üzere iletim bölgesinde  $I_C$  ve  $I_E$  arasındaki ilişki  $I_C \cong I_E$  olarak ifade edilebilir.

Şekil 3.4 deki  $I_E - V_{EB}$  giriş karakteristiğinde, kollektörün sabit  $V_{CB}$  geriliminde bulunması durumunda, emetör-baz potansiyeli arttıkça emetör akımı da artmaktadır. DC çalışmada ileri öngerilimli baz-emetör jonksiyonu için  $V_{EB}$  yaklaşık olarak 0,7 V ele alınacaktır.



Şekil 3.4 Ortak bazlı devrenin sürme noktası (giriş) karakteristiği

Örnek: Yukarıdaki karakteristikleri kullanmak suretiyle;

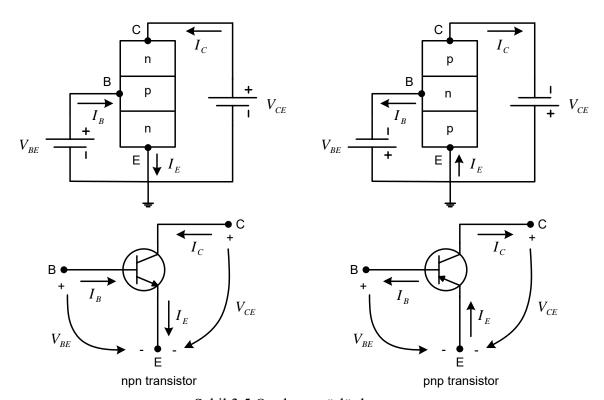
- a)  $I_E = 3\,\text{mA}$  ve  $V_{CB} = -10\,\text{V}$  olursa akacak olan  $I_C$  kollektör akımını bulunuz.
- b)  $V_{EB} = 750\,mV$  ve  $V_{CB} = -10\,V$  olursa akacak olan  $I_C$  kollektör akımını bulunuz.
- c)  $I_C = 5 \, mA$  ve  $V_{CB} = -1 \, V$  için  $V_{EB}$  gerilimini bulunuz.

#### Çözüm:

- a)  $I_C = I_E = 3 \, mA$
- b) İkinci (giriş) karakteristiklerinde  $V_{EB}=750~mV$  ve  $V_{CB}=-10~V$  un kesişme noktası  $I_E=3.5~mA$ , böylece  $I_C=I_E=3.5~mA$  bulunur.
- c)  $I_C=I_E=5\,mA$ . Giriş karakteristiğinde  $I_E=5\,mA$  ve  $V_{CB}=-1V$  un kesişme noktası da  $V_{EB}=800\,mV=0.8\,V$  bulunur.

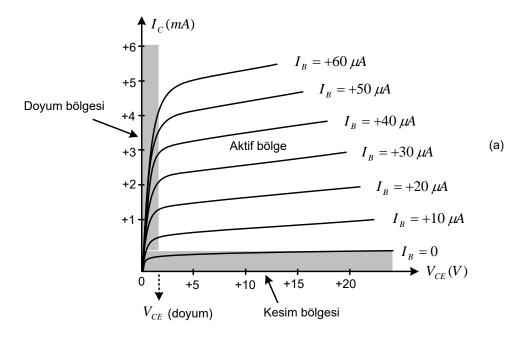
#### 3.2 Ortak emetörlü devre

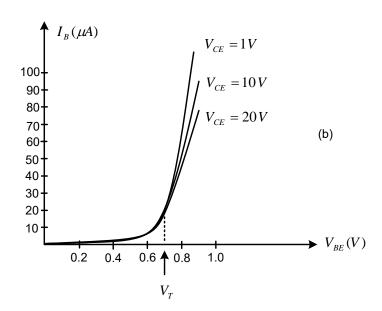
Şekil 3.5 de gösterildiği gibi, emetörün hem giriş hem de çıkış uçlarında ortak olması nedeniyle bu tip devreye ortak emetörlü devre denir.



Şekil 3.5 Ortak emetörlü devre

Ortak emetörlü devrenin çıkış karakteristiği, şekil 3.6(a) da gösterildiği gibi,  $(I_B)$  giriş akımının değer aralığı için,  $(I_C)$  çıkış akımının,  $(V_{CE})$  çıkış gerilimine göre grafiği olacaktır. Giriş karakteristikleri ise, yine şekil 3.6(b) de gösterildiği gibi,  $(V_{CE})$  çıkış geriliminin değer aralığı için,  $(I_B)$  giriş akımının  $(V_{BE})$  giriş gerilimine göre grafiği olacaktır.

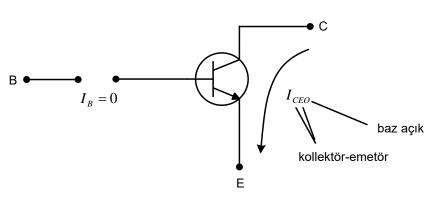




Şekil 3.6 Ortak emetörlü devrenin (a)çıkış ve (b)giriş karakteristikleri

Ortak emetörlü devrenin yükseltme faktörü  $\beta$  ile gösterilir ve aşağıdaki şekilde ifade edilebilir.

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



Şekil 3.7

Transistor maksimum anma değerleri olarak en az üç maksimum anma değerinden bahsedilir. Bunlar;

- $\triangleright$  Kollektör kaybı  $P_{C \max}(mW)$
- $\triangleright$  Kollektör gerilimi  $V_{CE \max}(V)$  (Ortak emetörlü devre için)
- $\triangleright$  Kollektör akımı  $I_{C \max}(mA)$

Güç veya kayıp anma değeri, kollektör gerilimi ve kollektör akımının çarpımından oluşur. Kollektör kaybı, ortak emetörlü ve ortak bazlı devre için devre için aşağıdaki gibi verilir.

$$P_{C \max} = V_{CE}.I_C$$

$$P_{C \max} = V_{CB}.I_C$$

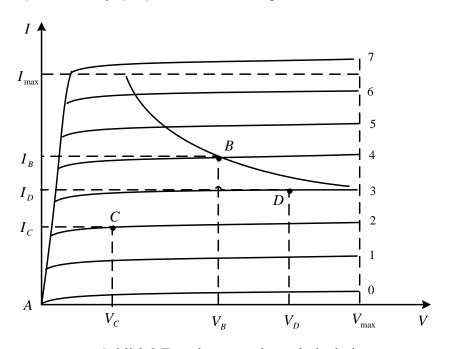
### 3.3 DC öngerilimlemede BJT ler

BJT lerin gerilim ve akım yükseltme veya kontrol(açma-kapama) elemanı olarak kullanabilmek için önce transistorun öngerilimlenmesi gerekir. Öngerilimlemenin nedeni genelde transistoru açık duruma getirmek ve özelde transistoru karakteristiğin en doğrusal çalıştığı bir bölgesinde çalıştırmaktır.

DC öngerilimleme, transistordan sabit bir akım geçirmek ve transistor üzerinde istenilen bir sabit gerilim düşümü sağlamakla ilgili olduğundan, bu statik bir işlemdir.

Öngerilimlemenin amacı, çalışma noktası(sükûnet veya Q) denen belli bir düzeyde akım ve gerilim sağlamak olduğundan, bu noktanın, transistor karakteristiği üzerinden nasıl seçildiği önemlidir.

Öngerilimleme devresi, transistorun şekil 3.8 de verilen çalışma noktalarından herhangi birinde veya çalışma bölgesinin herhangi bir noktasında çalışmasını sağlayacak şekilde tasarlanmış olmalıdır. Çalışma bölgesi, söz konusu transistorün akım veya gerilim yönünden maksimum sınırlar içindeki alanıdır. Bu sınırlar şekilde  $V_{\rm max}$  ve  $I_{\rm max}$  ile belirlenmiştir. Bu çalışma noktalarından B noktası doğrusal kazanç veya mümkün olan en büyük gerilim ve akım salınımı açısından en iyi çalışma noktası olarak görünür.



Şekil 3.8 Transistorun çalışma bölgeleri

Sıcaklık, transistor akım kazancı ve transistor kaçak akımı gibi transistor karakteristiklerinin değişmesine yol açar. Bu nedenle öngerilim devresinin, devreye belli bir oranda "sıcaklık kararlılığı" sağlayarak transistordeki sıcaklık değişimlerinin çalışma noktasında yarattığı değişmeyi en aza indirmelidir. Çalışma noktasının bu şekilde korunması "kararlılık faktörü(S)" gibi bir parametre ile belirtilebilir. Bu, çalışma noktası akımında sıcaklığa bağlı değişmeyi gösterir.

➤ BJT nin doğrusal veya aktif çalışma bölgesinde; Baz-emetör ileri öngerilimlenir, baz-kollektör ters öngerilimlenir.

➤ BJT nin kesim bölgesinde;

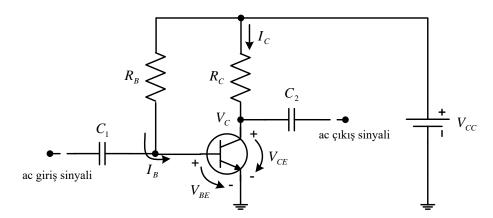
Baz-emetör ters öngerilimlenir.

BJT nin doyum bölgesinde;

Baz-emetör ileri öngerilimlenir, baz-kollektör ileri öngerilimlenir.

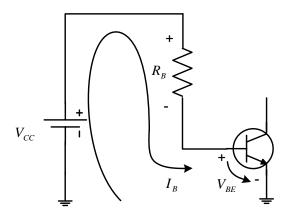
## 3.4 Sabit öngerilimli devre

BJT nin öngerilimlenmesi baz-emetör ve baz-kollektör dc öngerilimleme çevre denklemleri ayrı ayrı ele alınarak analiz edilir. Aşağıdaki devrede transistorün baz ve kollektörünün dc öngerilim akım ve gerilimlerinin nasıl bulunduğunu inceleyelim.



Şekil 3.9 Ortak emetörlü sabit öngerilimli transistor devresi

Baz-emetör ileri öngerilimlenmesinde, baz-emetör devresine ait çevre denklemi, şekil 3.10 dan da görüleceği üzere aşağıdaki denklem yazılabilir.



Şekil 3.10 Baz-emetör devresi çevresi

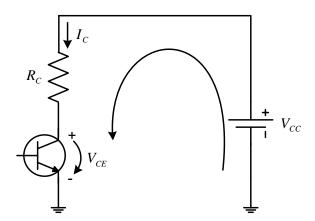
$$-V_{CC} + R_B I_B + V_{BE} = 0$$

Bu denklemden  $I_{\scriptscriptstyle B}$  baz akımı çekilerek aşağıdaki gibi ifade edilebilir.

$$I_B = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_B}$$

Kaynak gerilimi  $V_{CC}$  ve baz-emetör gerilimi  $V_{BE}$  sabit gerilim değerleri olduğundan, bir baz öngerilim direncinin seçilmesi, baz akımının değerini sabit tutar. Çoğu durumda  $V_{CC}>>V_{BE}$  olduğundan,  $I_B\cong \frac{V_{CC}}{R_B}$  yazılabilir.

Baz-kollektör ileri öngerilimlenmesinde, kollektör-emetör devresi çevre denklemi şekil 3.11 den de görüleceği üzere aşağıdaki gibi yazılabilir.



Şekil 3.11 Kollektör-emetör devresi çevresi

$$-V_{cc} + R_c.I_c + V_{ce} = 0$$

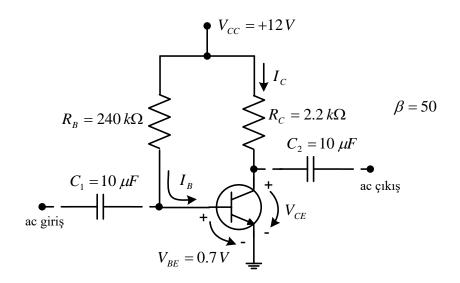
Bu denklemden  $V_{\it CE}$  kollektör-emetör gerilimini çekilerek aşağıdaki gibi ifade edilebilir.

$$V_{CE} = V_{CC} - R_C.I_C$$

 $I_E=I_C+I_B$  olup,  $I_B$  akımı da ,  $I_C$  ve  $I_E$  ye göre çok küçük olduğundan,  $I_E\cong I_C$  yazılabilir. Transistor akım kazancı  $\beta$  veya  $h_{FE}$ , daha önce ifade edildiği gibi,  $\beta=\frac{I_C}{I_B}=h_{FE}$  olarak verilmişti.

**Devrenin analiz yöntemi:** Baz akımı biraz önce yazılan  $I_B = V_{CC}/R_B$  denkleminden elde edilir. Daha sonra  $\beta = I_C/I_B$  bağıntısı ile  $I_C$  akımı ve daha sonrada  $V_{CE} = V_{CC} - R_C.I_C$  denklemi ile  $V_{CE}$  kollektör-emetör gerilimi elde edilir.

Örnek: Şekil 3.12 deki devrede dc öngerilimleme gerilim ve akımını bulunuz.



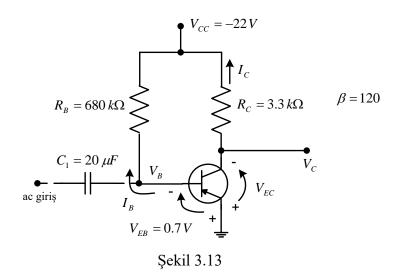
Şekil 3.12

$$I_{\scriptscriptstyle B} = \frac{V_{\scriptscriptstyle CC} - V_{\scriptscriptstyle BE}}{R_{\scriptscriptstyle R}} = \frac{(12 - 0.7)V}{240\,k\Omega} = 47.08\,\mu\text{A}$$

$$I_C = \beta . I_B = 50 \times 47.08 \ \mu A = 2.35 \ mA$$

$$V_{CE} = V_{CC} - R_C I_C = 12 V - 2.2 k\Omega \times 2.35 mA = 6.83 V$$

Örnek: Şekil 3.13 deki devrede  $V_c$  kollektör gerilimi ve  $I_c$  kollektör akımını bulunuz.

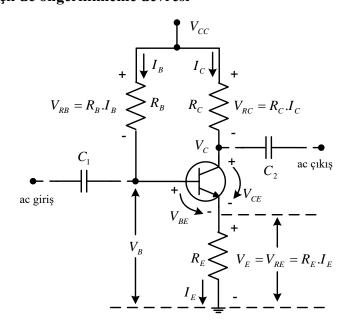


$$I_B = \frac{V_{CC} - V_{EB}}{R_B} = \frac{(22 - 0.7)V}{680 \, k\Omega} = 31.32 \, \mu A$$

$$I_C = \beta . I_B = 120 \times 31.32 \ \mu A = 3.76 \ mA$$

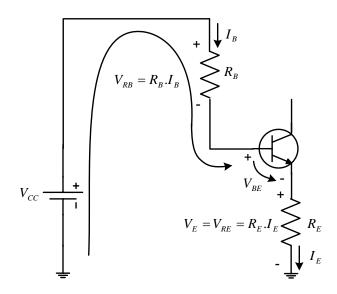
$$V_C = V_{CE} = -(V_{CC} - R_C.I_C) = -[22V - 3.3 \, k\Omega \times 3.76 \, mA] = -9.6 \, V$$

### 3.5 Emetörü dirençli dc öngerilimleme devresi



Şekil 3.14 Emetörü dirençli dc öngerilimleme devresi

Bu devreye ait baz-emetör çevre denklemini şekil 3.15 deki devreden yazacak olursak,



Şekil 3.15 Baz-emetör çevresi

$$-V_{cc}+R_{\scriptscriptstyle B}.I_{\scriptscriptstyle B}+V_{\scriptscriptstyle BE}+R_{\scriptscriptstyle E}.I_{\scriptscriptstyle E}=0$$

Aynı zamanda  $I_E = I_C + I_B$  ve  $I_C = \beta . I_B$  idi. Bu durumda  $I_E = \beta . I_B + I_B = (\beta + 1) . I_B$  olur. Bu ifadeyi yukarıdaki denklemde yerine koyacak olursak,

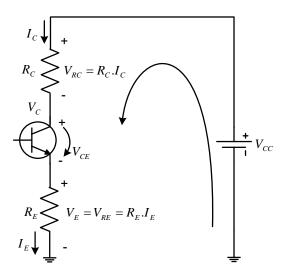
$$-V_{CC} + R_B I_B + V_{BE} + R_E (\beta + 1) I_B = 0$$

ifadesini elde ederiz. Buradan  $I_{\scriptscriptstyle B}$  baz akımını çekecek olursak,

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

ifadesini elde ederiz.  $I_C = \beta I_B$  bağıntısını kullanmak suretiyle de  $I_C$  kollektör akımını bulabiliriz.

Bu devreye ait kollektör-emetör çevre denklemini şekil 3.16 daki devreden yazacak olursak,



Şekil 3.16 Kollektör-emetör çevresi

$$-V_{CC} + R_C I_C + V_{CE} + R_E I_E = 0$$

 $I_{\scriptscriptstyle E} \cong I_{\scriptscriptstyle C}$ idi. Bu bağıntıyı yukarıdaki denklemde kullanırsak aşağıdaki sonuca geliriz.

$$V_{CE} \cong V_{CC} - (R_C + R_E).I_C$$

Son ifadeyi başka yoldan giderek hesaplayacak olursak emetörden toprağa ölçülen gerilim,

$$V_E = R_E . I_E \cong R_E . I_C$$

olarak yazılabilir. Aynı zamanda kollektörden toprağa ölçülen gerilim için de,

$$-V_{CC} + R_C I_C + V_C = 0$$

ifadesini yazabiliriz. Bu ifadeden  $V_{\mathcal{C}}$  kollektör gerilimini çekecek olursak,

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

İki nokta arasındaki potansiyel farkına ait ifadeden de aşağıdaki sonucunu elde edebiliriz.

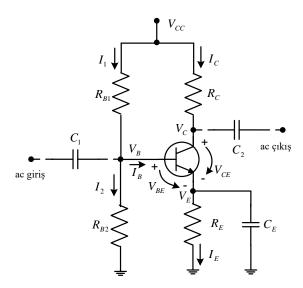
$$V_{CE} = V_C - V_E = V_{CC} - R_C I_C - R_E I_C = V_{CC} - (R_C + R_E) I_C$$

Doçent Doktor Kürşat Ayan

**Açıklama:** BJT nin de öngerilimlenmesine bir emetör direncinin ilave edilmesi kararlılığı artırır. Yani, sıcaklık, kaynak gerilimi ve  $\beta$  değişse bile, de öngerilim akım ve gerilimleri devre tarafından belirlenen değerlere yakın kalır.

## 3.6 Beta( $\beta$ ) dan bağımsız dc öngerilimleme devresi (Yaklaşık Analiz)

Daha önce incelediğimiz öngerilim değerlerinde kollektörün öngerilim akım ve gerilim değerleri, transistorün akım kazancına( $\beta$ ) bağlıydı. Ancak  $\beta$  değeri, özellikle silisyum transistorlerde sıcaklığa karşı duyarlıdır. Ayrıca  $\beta$  nın anma değeri de iyi tanımlanmış olmadığından, bu ve başka nedenlerden dolayı(transistorün bir başka transistorle değiştirilmesi), transistorün  $\beta$  değerinden bağımsız bir de öngerilim devresi tasarımı gerekir. Şekil 3.17 deki devre, bu gereksinimleri karşılayan bir devredir.

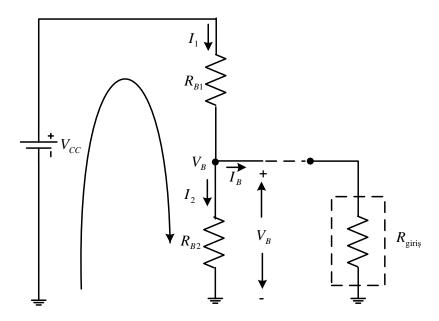


Şekil 3.17 Beta( $\beta$ ) dan bağımsız dc öngerilimleme devresi

Bazı gören  $R_{giris}$  direnci,  $R_{B2}$  direncinden çok büyükse, baz gerilimi  $R_{B1}$  ve  $R_{B2}$  gerilim bölücü dirençler tarafından belirlenir.

$$I = \frac{V_{CC}}{R_{B1} + R_{B2}}$$
 ve  $I = \frac{V_B}{R_{B2}}$ 

 $V_B=rac{R_{B2}}{R_{B1}+R_{B2}}\cdot V_{CC}$  (Baz toprak gerilimi olup, gerilim bölücü devresi ve kaynak tarafından belirlenir)



 $R_{
m giris}\cong eta.R_{\scriptscriptstyle E}>>R_{\scriptscriptstyle B2}$  olduğundan ( $I_{\scriptscriptstyle 1}\cong I_{\scriptscriptstyle 2}$ ) yazılabilir. Yani  $I_{\scriptscriptstyle B}\cong 0$ 

Şekil 3.18 Beta( $\beta$ ) dan bağımsız de öngerilimleme devresinin baz-emetör çevresi

$$V_{\scriptscriptstyle E} = V_{\scriptscriptstyle B} - V_{\scriptscriptstyle BE}$$
 (Emetörün toprağa göre gerilimidir)

$$I_E = \frac{V_E}{R_E}$$
 olup, aynı zamanda  $I_C \cong I_E$  bağıntısı yazılabilir.

Kollektör direnci üzerindeki gerilim düşümü ise aşağıdaki gibi ifade edilebilir.

$$V_{RC} = I_C.R_C$$

Toprağa göre kollektör gerilimi ise aşağıdaki gibi yazılabilir.

$$-V_{CC} + V_{RC} + V_C = 0 \qquad \Rightarrow \qquad V_C = V_{CC} - R_C I_C$$

İki nokta arasındaki potansiyel farkına ait ifadeden aşağıdaki sonuca gelinir.

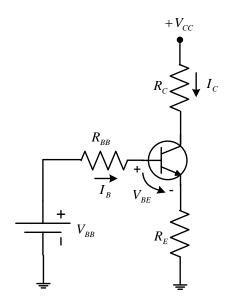
$$V_{CE} = V_C - V_E = V_{CC} - R_C . I_C - R_E . I_E = V_{CC} - (R_C + R_E) . I_C$$

Doçent Doktor Kürşat Ayan

### Tam Analiz

Gerilim bölücünün Thevenin eşdeğeri kullanılarak tam analiz yapılabilir. Buna göre  $R_{B1}$  ve  $R_{B2}$  dirençlerinin Thevenin  $R_{BB}$  eşdeğer direnci ve  $V_{BB}$  eşdeğer gerilimi aşağıdaki gibi verilebilir.

$$R_{BB} = \frac{R_{B1}R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}}$$
 ve  $V_{BB} = \frac{R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}} \cdot V_{CC}$ 



Böylece analiz edilecek devre yukarıdaki gibi yeniden çizilebilir. Bu devre üzerinde bazemetör çevre denklemi yazılmak suretiyle  $I_B$  baz akımı, ardından da bu değer akım kazancı ile çarpılmak suretiyle  $I_C = \beta I_B$  kollektör akımı elde edilir.

$$I_B = \frac{V_{BB} - V_{BE}}{R_{BB} + (1+\beta)R_E}$$
 ve  $I_C = \beta I_B$ 

Ardından da kolektör-emetör çevre denklemini yazmak suretiyle  $V_{\it CE}$  kolektör emetör gerilimi elde edilir.

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

Örnek: Şekil 3.17 deki devrede  $V_{CC}=22V$ ,  $V_{BE}=0.7V$ ,  $\beta=140$ ,  $R_{B1}=39\,k\Omega$ ,  $R_{B2}=3.9\,k\Omega$ ,  $R_{C}=10\,k\Omega$ ,  $R_{E}=1.5\,k\Omega$ ,  $C_{1}=C_{2}=C_{E}=50\,\mu\text{F}$  olduğuna göre  $I_{C}$  akımı ile  $V_{CE}$  gerilimini önce yaklaşık analiz ardından tam analiz ile hesaplayınız.

#### Çözüm:

a.) Yaklaşık analiz ile devre aşağıdaki gibi çözülür.

$$\begin{split} V_B &= \frac{R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}} \cdot V_{CC} = \frac{3.9}{39 + 3.9} \cdot (22) = 2 \, Volt \\ V_E &= V_B - V_{BE} = 2 \, V - 0.7 \, V = 1.3 \, Volt \\ I_C &= I_E = \frac{V_E}{R_E} = \frac{1.3 \, V}{1.5 \, k\Omega} = 0.867 \, mA \\ V_C &= V_{CC} - R_C \cdot I_C = 22 - (0.867 \, mA)(10 \, k\Omega) = 13.33 \, Volt \\ V_{CE} &= V_C - V_E = 13.33 \, V - 1.3 \, V = 12.03 \, Volt \end{split}$$

Tam analiz ile devre aşağıdaki gibi çözülür.

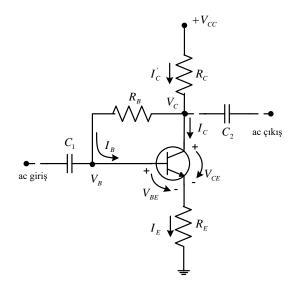
$$\begin{split} R_{BB} &= \frac{R_{B1}R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}} = \frac{39 \times 3.9}{39 + 3.9} = 3.55 \, k\Omega \\ V_{BB} &= \frac{R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}} \cdot V_{CC} = \frac{3.9}{39 + 3.9} \cdot 22 = 2 \, Volt \\ I_{B} &= \frac{V_{BB} - V_{BE}}{R_{BB} + (1 + \beta)R_{E}} = \frac{2V - 0.7 \, V}{3.55 \, k\Omega + 141 \times (1.5 \, k\Omega)} = 6.05 \, \mu A \\ I_{C} &= \beta I_{B} = 140 \times 6.05 \, \mu A = 0.85 \, mA \cong I_{E} \\ V_{CE} &= V_{CC} - (R_{C} + R_{E}).I_{C} = 22 \, V - 0.85 \, mA \times (10 \, k\Omega + 1.5 \, k\Omega) = 22 \, V - 9.8 \, V = 12.2 \, V \end{split}$$

Tam ve yaklaşık analiz sonuçlarını kıyaslayacak olursak aşağıdaki sonuçları elde ederiz.

	$I_{C}(mA)$	$V_{CE}(V)$
Yaklaşık analiz	0.867	12.03
Tam analiz	0.85	12.2

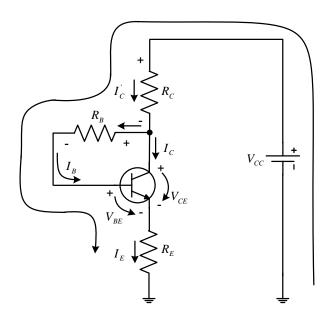
### 3.7 Geri beslemeli dc öngerilimleme devresi

Emetöre direnç bağlanmasının yanısıra, geribesleme yapmak suretiyle de öngerilimleme kararlılığı artırılabilir. Şimdi ise, şekil 3.19 da verilen bu tarz bir geri beslemeli de öngerilim devresi incelenip, de akım ve geriliminin nasıl hesaplanacağı gösterilecektir.



Şekil 3.19 Geri beslemeli de öngerilimleme devresi

Şekil 3.20 den, baz-emetör çevresini inceleyecek olursak;



Şekil 3.20 Geri beslemeli dc öngerilimleme devresine ait baz-emetör çevresi

$$-V_{CC} + R_C J_C + R_B J_B + V_{BE} + R_E J_E = 0$$

$$I_C = I_C + I_B = I_E = \beta I_B + I_B = (\beta + 1) I_B$$

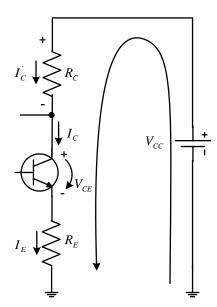
 $I_{C}$  ve  $I_{E}$  ifadelerini yukarıdaki denklemde yerine koyacak olursak, aşağıdaki bağıntıyı elde ederiz.

$$-V_{CC} + R_C \cdot (\beta + 1) \cdot I_B + R_B \cdot I_B + V_{BE} + R_E \cdot (\beta + 1) \cdot I_B = 0$$

Yukarıdaki denklemden  $I_{\scriptscriptstyle B}$  baz akımını çekecek olursak aşağıdaki sonuçları elde ederiz.

$$I_B = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_B + (\beta + 1).(R_C + R_E)}$$
 ve  $I_C = \beta . I_B$ 

Şekil 3.21 den, kollektör-emetör çevresine ait denklemi yazacak olursak;



Şekil 3.21 Geri beslemeli de öngerilimleme devresine ait kollektör-emetör çevresi

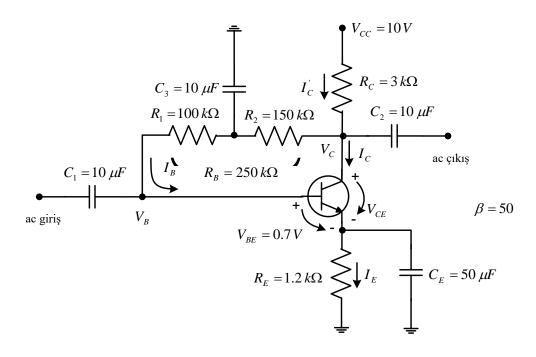
$$-V_{CC} + R_{C}.I_{C}^{'} + V_{CE} + R_{E}.I_{E} = 0$$

 $I_{C}^{'}=I_{E}^{}$  olduğunu hatırlayacak olursak, ifade aşağıdaki hale gelir.

$$V_{CE} = V_{CC} - I_E \cdot (R_C + R_E)$$

Doçent Doktor Kürşat Ayan

Örnek: Şekil 3.22 deki devrede,  $I_C$  ve  $I_E$  akımları ile  $V_{CE}$  ve  $V_C$  gerilimlerini hesaplayınız.



Şekil 3.22

**Açıklama:**  $C_3$  kondansatörü, geribesleme sinyalinin durdurulmasını veya zayıflatılmasını temin etmekte olup, dc öngerilim hesabı üzerine etkisini yoktur.

Daha önce çıkardığımız formülden aşağıdaki ifadeyi yazabiliriz.

$$I_{B} = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_{B} + (\beta + 1).(R_{C} + R_{E})} = \frac{(10 - 0.7)V}{250 k\Omega + (51) \times (3 k\Omega + 1.2 k\Omega)} = 20.03 \mu A$$

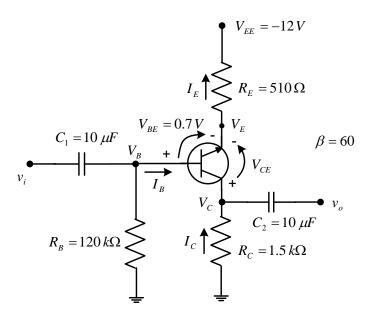
$$I_C = \beta . I_B = 50 \times 20.03 \ \mu A = 1.0015 \ mA$$

$$I_E = (\beta + 1).I_B = 51 \times 20.03 \,\mu A = 1.02 \,mA$$

$$V_{CE} = V_{CC} - I_E.(R_C + R_E) = 10V - 1.02 \, mA \times (3 \, k\Omega + 1.2 \, k\Omega) = 10V - 4.28V = 5.72 \, V$$

$$V_C = V_{CC} - R_C . I_C = 10 V - 3 k\Omega \times 1.02 mA = 10 V - 3.06 V = 6.94 V$$

Örnek: Şekil 3.23 deki devrede  $I_C$  akımını ve  $V_{CE}$  gerilimini hesaplayınız.



Şekil 3.23

Baz-emetör çevre denklemini yazacak olursak;

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

$$I_E = I_C + I_B = \beta I_B + I_B = (\beta + 1) I_B$$

$$I_{B} = \frac{V_{EE} - V_{BE}}{(\beta + 1)R_{E} + R_{B}} = \frac{(12 - 0.7)V}{(61)x(0.510 k\Omega) + 120 k\Omega} = 74.78 \mu A$$

$$I_C = \beta . I_B = 60 \times 74.78 \,\mu A = 4.48 \,mA$$

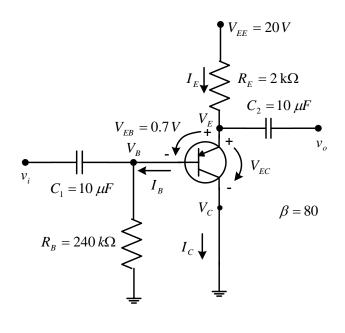
Kollektör-emetör çevre denklemini yazacak olursak;

$$-V_{\it EE} + R_{\it C}.I_{\it C} + V_{\it CE} + R_{\it E}.I_{\it E} = 0 \quad (I_{\it E} \cong I_{\it C}) \ \, {\rm olduğundan;} \label{eq:controlled}$$

$$V_{CE} = V_{EE} - (R_C + R_E).I_C = 12V - (1.5 \,k\Omega + 0.51 \,k\Omega) \times 4.48 \,mA = 2.9952 \,V$$

Doçent Doktor Kürşat Ayan

Örnek: Şekil 3.24 deki devrede  $I_C$  akımını ve  $V_E$  gerilimini bulunuz.



Şekil 3.24

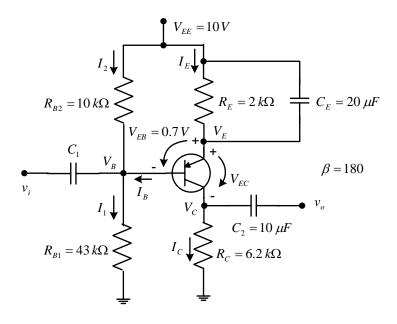
Baz-emetör çevre denklemini ve ayrıca  $I_{\scriptscriptstyle C}$  ,  $I_{\scriptscriptstyle E}$  ve  $I_{\scriptscriptstyle B}$  akımları arasındaki ilişkiyi yazarsak;

$$\begin{split} -V_{EE} + R_E . I_E + V_{EB} + R_B . I_B &= 0 \\ I_E = I_C + I_B = \beta . I_B + I_B &= (\beta + 1) . I_B \\ I_B = \frac{V_{EE} - V_{EB}}{(\beta + 1)R_E + R_B} &= \frac{(20 - 0.7) V}{(81) \times (2 \, k\Omega) + 240 \, k\Omega} = 48.01 \, \mu A \\ I_C = \beta . I_B = 80 \times 48.01 \, \mu A = 3.84 \, mA \cong I_E \end{split}$$

 $(V_{\scriptscriptstyle E}=V_{\scriptscriptstyle EC})$  olduğunu gözönünde bulundurarak, kollektör-emetör çevre denklemini yazarsak;

$$-V_{EE} + R_E J_E + V_E = 0$$
 
$$V_E = V_{EE} - R_E J_E = 20 V - (2 k\Omega) \times (3.84 mA) = 12.32 V \text{ bulunur.}$$

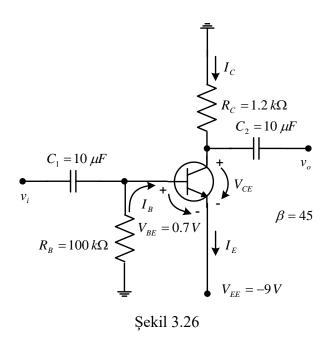
**Örnek:** Şekil 3.25 deki devrede  $V_C$  kolektör gerilimini, yaklaşık gerilim bölücü metodunu kullanarak hesaplayınız.



Şekil 3.25

$$\begin{split} \frac{V_{EE}}{R_{B1} + R_{B2}} &= \frac{V_B}{R_{B1}} \quad \Rightarrow \quad V_B = \frac{R_{B1}}{R_{B1} + R_{B2}} \cdot V_{EE} = \frac{43 \, k\Omega}{43 \, k\Omega + 10 \, k\Omega} \times 10 \, V = 8.11 \, V \\ V_{EB} &= V_E - V_B \Rightarrow V_E = V_{EB} + V_B = 8.11 \, V + 0.7 \, V = 8.81 \, V \; \; \text{(pnp transistor olduğundan } V_{EB} \text{)} \\ I_E &= \frac{V_{EE} - V_E}{R_E} = \frac{10 \, V - 8.81 \, V}{2 \, k\Omega} = 0.595 \, mA \cong I_C \\ V_C &= R_C J_C = 6.2 \, k\Omega \times 0.595 \, mA = 3.69 \, V \end{split}$$

Örnek: Şekil 3.26 daki devrenin  $I_C$  akımını ve  $V_C$  gerilimini bulunuz.



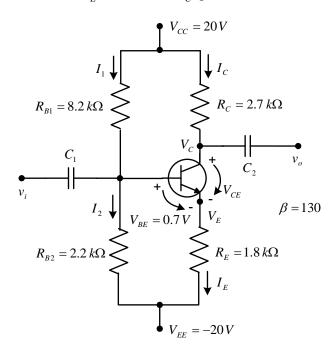
$$-V_{EE} + R_B I_B + V_{BE} = 0$$

$$I_B = \frac{V_{EE} - V_{BE}}{R_B} = \frac{(9 - 0.7) V}{100 k\Omega} = 83 \mu A$$

$$I_C = \beta I_B = 45 \times 83 \mu A = 3.735 mA$$

$$V_C = -R_C I_C = -1.2 k\Omega \times 3.735 mA = -4.48 V$$

Örnek: Şekil 3.27 deki devrenin  $I_E$  akımını ve  $V_C$  gerilimini tam analiz ile hesaplayınız.



Şekil 3.27

$$\begin{split} R_{BB} &= \frac{R_{B1} \times R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}} = \frac{8.2 \, k\Omega \times 2.2 \, k\Omega}{8.2 \, k\Omega + 2.2 \, k\Omega} = 1.735 \, k\Omega \\ V_{BB} &= \frac{2.2 \, k\Omega}{8.2 \, k\Omega + 2.2 \, k\Omega} \times (20 \, V) + \frac{8.2 \, k\Omega}{8.2 \, k\Omega + 2.2 \, k\Omega} \times (-20 \, V) = 4.23 \, V - 15.77 \, V = -11.54 \, V \\ -V_{EE} - V_{BB} + R_{BB} . I_B + V_{BE} + R_E . I_E = 0 \\ I_B &= \frac{V_{EE} + V_{BB} - V_{BE}}{R_{BB} + (\beta + 1) R_E} = \frac{(20 - 11.54 - 0.7) \, V}{1.735 \, k\Omega + (131) \times (1.8 \, k\Omega)} = 32.67 \, \mu A \\ I_E &= I_C + I_B = \beta . I_B + I_B = (\beta + 1) . I_B = 131 \times 32.67 \, \mu A = 4.28 \, mA \cong I_C \\ V_C &= V_{CC} - R_C . I_C = 20 - 2.7 \, k\Omega \times 4.28 \, mA = 8.4 \, V \end{split}$$

#### 3.8 Kararlılık faktörü

Kararlılık faktörü sıcaklıktan ötürü her bir parametrede meydana gelen değişiklik nedeniyle kolektör akımında görülen değişmenin sayısal ölçüsüdür.

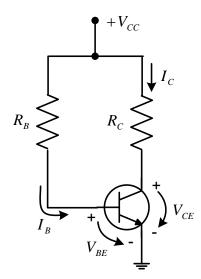
$$I_C \cong I_C(V_{BE}, \beta, I_{CBO})$$

İdealde kolektör akımının en genel ifadesi aşağıdaki gibidir.

$$I_C = \beta . I_B + (\beta + 1) . I_{CBO}$$

Şimdiye kadar  $I_{CBO}$  (ters doyma akımı) terimi yaklaşık sıfır alınmıştı. Kararlılık hesaplamaları hassas analizler olduğu için burada  $I_{CBO} \neq 0$  alınacaktır. O halde şimdiye kadar gördüğümüz devrelerde bunu analiz edelim.

### 3.8.1 Sabit öngerilimli transistor devresi



Şekil 3.28 Sabit öngerilimli transistor devresi

$$I_{B} = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_{R}}$$
 idi. Yukarıda yerine koyarsak.

$$I_C = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_B} \cdot \beta + (\beta + 1).I_{CBO} \text{ elde ederiz.}$$

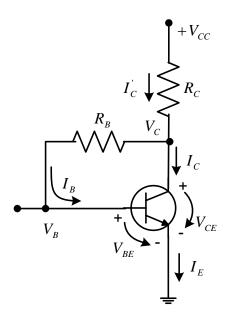
Doçent Doktor Kürşat Ayan

$$S(\beta) = S'' = \frac{\partial I_C}{\partial \beta} = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_B} + I_{CBO}$$

$$S(V_{BE}) = S' = \frac{\partial I_C}{\partial V_{BE}} = -\frac{\beta}{R_B}$$

$$S(I_{CBO}) = S = \frac{\partial I_C}{\partial I_{CBO}} = (\beta + 1)$$

### 3.8.2 Geri beslemeli dc öngerilimleme devresi



Şekil 3.29 Geri beslemeli dc öngerilimleme devresi

$$I_C = I_C + I_B$$

$$V_{CC} = R_C (I_C + I_B) + R_B I_B + V_{BE} \text{ idi.}$$

$$V_{CC} = (R_C + R_B).I_B + R_C.I_C + V_{BE}$$

 $I_C = \beta . I_B + (\beta + 1) . I_{CBO}$  ifadesini yukarıda yerine koyacak olursak aşağıdaki ifadeye geliriz.

$$V_{CC} - V_{BE} = (R_C + R_B).I_B + R_C.[\beta.I_B + (\beta + 1).I_{CBO}]$$

$$I_{B} = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{(\beta + 1).R_{C} + R_{B}} - \frac{(\beta + 1).R_{C}}{(\beta + 1).R_{C} + R_{B}} \cdot I_{CB0}$$

$$I_{C} = \beta \frac{V_{CC} - V_{BE}}{(\beta + 1).R_{C} + R_{B}} - \frac{\beta.(\beta + 1).R_{C}}{(\beta + 1).R_{C} + R_{B}} \cdot I_{CB0} + (\beta + 1).I_{CB0}$$

$$I_{C} = \beta \frac{V_{CC} - V_{BE}}{(\beta + 1).R_{C} + R_{B}} - (\beta + 1) \cdot \frac{R_{C} + R_{B}}{(\beta + 1).R_{C} + R_{B}} \cdot I_{CB0}$$

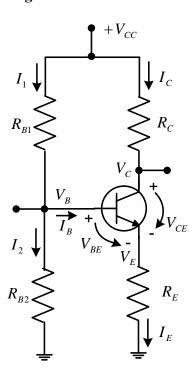
• 
$$S(\beta) = S'' = (R_C + R_B) \cdot \frac{[V_{CC} - V_{BE} + R_B \cdot I_{CB0}]}{[(\beta + 1) \cdot R_C + R_B]^2}$$

$$S(V_{BE}) = S' = -\frac{\beta}{(\beta+1)R_C + R_B}$$

$$S(I_{CBO}) = S = \frac{(\beta + 1).(R_C + R_B)}{(\beta + 1).R_C + R_B}$$

**Açıklama:** Emetöre direnç ilave edildiğinde  $V_{CC}$  terimine olarak  $R_E.I_E$  terimi eklenecektir.

#### 3.8.3 Beta( $\beta$ ) dan bağımsız dc öngerilimleme devresi



Şekil 3.30 Beta( $\beta$ ) dan bağımsız dc öngerilimleme devresi

$$R_{BB} = R_{B1} // R_{B2}$$

$$V_{BB} = \frac{R_{B2}.V_{CC}}{R_{B1} + R_{B2}}$$

Yukarıdaki işlemler şekil 3.30 daki devreye uygulandığında,  $I_C$  için aşağıdaki ifade elde edilir.

$$I_{C} = \frac{V_{BB} - V_{BE}}{(\beta + 1).R_{E} + R_{BB}} + (\beta + 1) \cdot \frac{(R_{BB} + R_{E})}{(\beta + 1).R_{E} + R_{BB}} \cdot I_{CB0}$$

• 
$$S(\beta) = S'' = (R_{BB} + R_E) \cdot \frac{[V_{BB} - V_{BE} + R_{BB}I_{CB0}]}{[(\beta + 1).R_E + R_{BB}]^2}$$

• 
$$S(V_{BE}) = S' = -\frac{\beta}{(\beta + 1).R_E + R_{RR}}$$

• 
$$S(I_{CBO}) = S = \frac{(\beta + 1)(R_{BB} + R_E)}{(\beta + 1)(R_E + R_{BB})}$$

Çalışma noktasında kolektör akımı  $\beta$  ya bağımlıdır.  $\beta$  nın bağıl değişimine karşılık kollektör akımında da bağıl bir değişim vardır. Bu iki değişimin oranı, yeni kolektör akımındaki bağıl değişimin  $\beta$  daki bağıl değişimine oranı,  $I_C$  nin  $\beta$  ya olan normalize (bağıl) duyarlılığı olarak adlandırılır.

$$\int_{\beta}^{I_{cQ}} = S(I_{cQ}, \beta) \cong \frac{\frac{\Delta I_{c}}{I_{cQ}}}{\frac{\Delta \beta}{\beta}} = \frac{d \cdot \ln I_{cQ}}{d \cdot \ln \beta} = \frac{\beta}{I_{cQ}} \cdot \frac{dI_{cQ}}{d\beta}$$

$$I_{CQ} = \beta \cdot \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_R} + (\beta + 1)I_{CB0}$$

1. devre için  $I_{CBO}$  ihmal edildiğinde,

$$I_{CQ} \cong \beta \cdot \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_B}$$

$$\int_{\beta}^{I_{CQ}} = \frac{\beta}{I_{CQ}} \cdot S'' = \frac{\beta}{\beta \cdot \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_{B}}} \cdot \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R_{B}} = 1$$

2. devre için  $I_{CBO}$  terimi ihmal edildiğinde,

$$I_{CQ} \cong \beta \cdot \frac{V_{CC} - V_{BE}}{(\beta + 1).R_C + R_B}$$
  $\beta >> 1$  ve  $R_B >> R_C$  dir.

$$\int_{\beta}^{I_{CQ}} = \frac{\beta}{I_{CQ}} \cdot S'' = \frac{\beta}{\beta \cdot \frac{(V_{CC} - V_{BE})}{(\beta + 1).R_C + R_B}} \cdot \frac{(R_C + R_B).(V_{CC} - V_{BE})}{[(\beta + 1).R_C + R_B]^2} = \frac{R_C + R_B}{(\beta + 1).R_C + R_B}$$

3. devre için  $I_{\it CBO}$  terimi ihmal edildiğinde;

$$I_{CQ} \cong \beta \cdot \frac{V_{BB} - V_{BE}}{(\beta + 1)R_E + R_{BB}}$$

$$\int_{\beta}^{I_{CQ}} = \frac{\beta}{I_{CQ}}.S'' = \frac{R_E + R_{BB}}{(\beta + 1).R_E + R_{BB}}$$