5. ALAN ETKİLİ TRANSİSTORLAR

5.1 Giriş

Npn veya pnp olarak yapılan iki kutuplu bir jonksiyon transistorü (BJT) hem elektron akımı hem de delik akımının kullanıldığı bir akım kontrollü transistordur. Alan etkili transistor (FET) ise tek kutuplu bir elemandır. N-kanallı bir FET de elektron akımıyla veya p-kanallı bir FET de delik akımıyla çalışan gerilim kontrollü bir transistordur. FET ler de, BJT ler gibi, farklı öngerilim varsayımlarıyla bir yükselteç devresinde kullanılabilir.

FET ile BJT nin karşılaştırılması:

- 1. FET in gerilim direnci tipik olarak $100M\Omega$ gibi yüksek bir değer iken, BJT nin gerilim direnci tipik olarak $2k\Omega$ dur.
- 2. FET in anahtar (veya kıyıcı) olarak kullanıldığında sapma gerilimi yoktur.
- 3. FET ler radyasyona duyarsız, BJT ler duyarlıdır. (β radyasyondan çok etkilenir)
- 4. FET ler, BJT lerden daha az gürültülüdür.
- 5. FET ler, BJT lere göre daha yüksek ısı kararlılığı sağlayacak şekilde çalıştırılabilir.
- 6. FET ler BJT lerden daha küçüktür.

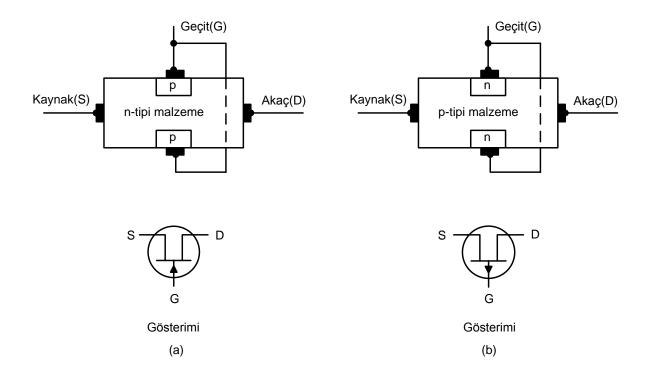
FET ler p-n jonksiyonuna sahip üç uçlu bir eleman olup ya jonksiyon FET (JFET) VEYA metal oksit yarıiletken FET (MOSFET) olarak üretilmektedir.

5.2 JFET in çalışması

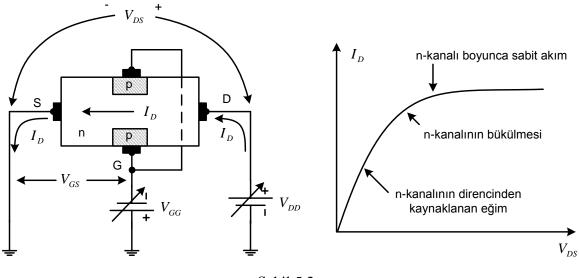
N kanallı JFET, içine bir çift p-tipi bölgenin difüzyon yoluyla yerleştirilmiş olan n-tipi bir çubuk kullanılarak yapılmaktadır. p kanallı JFET ise bunun tam tersidir.

Şekil 5.1(a) daki n-tipi eleman için kapı üzerindeki ok işareti, kapının(geçit) p-tipi, kanalın ise n-tipi, şekil 5.1(b) deki p-tipi eleman içinse, kapının n-tipi, kanalın p-tipi olduğunu gösteren bir ok işareti vardır. N-kanallı bir JFET de V_{DD} besleme gerilimi akaçtan kaynağa bir I_D akımının akmasını sağlar. Bu akaç akımı p-tipi kapı ile çevrili kanaldan geçer. Kapı ile kaynak arasında bir V_{GG} besleme kaynağı ile bir V_{GS} gerilimi oluşturulmuştur. Bu kapı

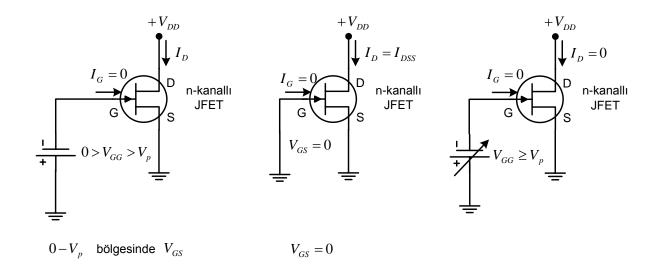
kaynak geriliminin polaritesi, kapı-kaynak jonksiyonunu ters öngerilimleyeceğinden, kapıdan akım akmayacaktır. Kapı-kaynak geriliminin yaratacağı etki, kanalda bir boşaltma etkisi yaratmak ve kanal genişliğini azaltarak akaç-kaynak direncini artırıp daha az akaç akımı geçirmektir(şekil 5.2).



Şekil 5.1



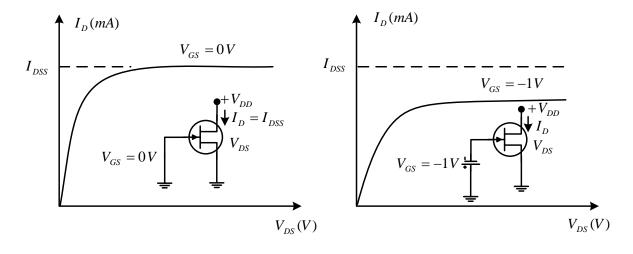
Şekil 5.2



Şekil 5.3

Şekil 5.3 deki $I_{\rm \scriptscriptstyle DSS}$ akımı akaç-kaynak doyma akımı olup, $V_{\scriptscriptstyle p}$ ise kısılma gerilimidir.

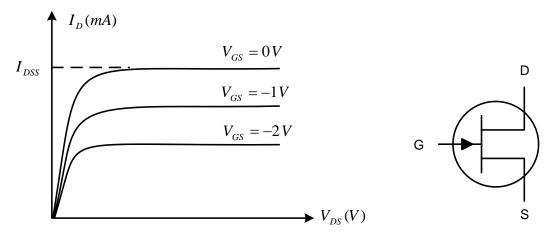
5.3 JFET in akaç-kaynak karakteristiği



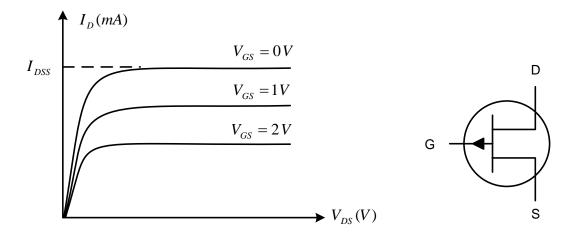
(a) n-kanallı JFET için $\;V_{\rm GS}=0\,V\;\;$ karakteristiği

(b) n-kanallı JFET için $\;V_{\rm GS}=-1\,V\;\;$ karakteristiği

Şekil 5.4 n-kanallı JFET için $V_{\rm GS}=0\,V\,$ ve $V_{\rm GS}=-1\,V\,$ akaç-kaynak karakteristikleri

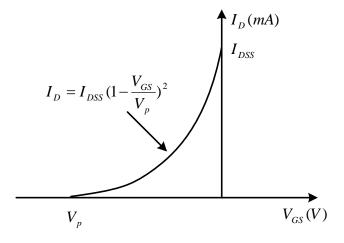


Şekil 5.5 n-kanallı JFET in tüm karakteristiği



Şekil 5.6 p-kanallı JFET in tüm karakteristiği

5.4 JFET in transfer karakteristiği



Şekil 5.7 n-kanallı JFET in transfer karakteristiği

Örnek: V_p (kısılma gerilimi) = -4 volt, I_{DSS} (akaç-kaynak doyma akımı) = 12 miliamper olan n-kanallı JFET'in akaç akımını, (a) $V_{GS} = 0V$, (b) $V_{GS} = -1.2V$ ve (c) $V_{GS} = -2V$ kapı-kaynak gerilimleri için bulunuz.

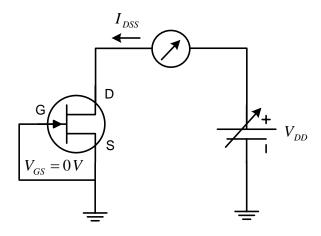
(a)
$$I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_D})^2 = 12 \, mA \times (1 - \frac{0 \, V}{-4 \, V})^2 = 12 \, mA$$

(b)
$$I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_D})^2 = 12 \, mA \times (1 - \frac{-1.2 \, V}{-4 \, V})^2 = 5.88 \, mA$$

(c)
$$I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2 = 12 \, mA \times (1 - \frac{-2V}{-4V})^2 = 3 \, mA$$

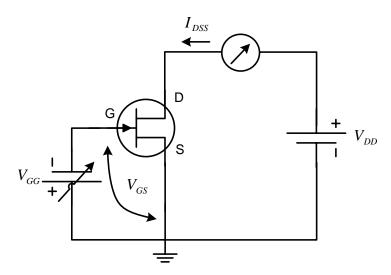
JFET elemanının çalışmasını tanımlamak için kullanılan parametreler I_{DSS} (akaç-kaynak doyma akımı) ve V_p (kısılma gerilimi) değerleridir. Bu değerler için üretici karakteristik özellik sayfalarındaki tipik değerler kullanılabilir veya söz konusu JFET üzerinden ölçülebilir.

 I_{DSS} yi ölçmek için $V_{GS}=0$ yapılır ve I_D akımı doymaya erişene kadar V_{DD} artırılır ve I_{DSS} akımı bir ampermetre ile ölçülür. Buna ait devre şeması şekil 5.8 de gösterilmiştir.



Şekil 5.8 I_{DSS} nin ölçülerek elde edilmesine ait devre

Kapı-kaynak gerilimi, akaç akımı sıfıra çok yakın olana kadar 0 volttan daha büyük negatif değerlere doğru ayarlanır. Akaç akımının 0 olmasını sağlayan minimum V_{GS} gerilimi $V_{GS(OFF)}$ veya V_p nin ölçülen değeridir. Buna ait devre şeması şekil 5.9 da gösterilmiştir.



Şekil 5.9 V_p nin ölçülerek elde edilmesine ait devre

5.5 JFET Parametreleri

- 1. I_{DSS} : akaç-kaynak doyma akımı
- 2. $V_p = V_{GS}$: kısılma veya kapı-kaynak kapama gerilimi
- 3. BV_{GSS} : akaç kaynak kısa devreyken elemanın kırılma gerilimi
- 4. $g_m = g_{fs}$: elemanın geçiş iletkenliği (transkondüktansı)
- 5. r_{ds} : eleman açıldığı zaman görülen akaç-kaynak direnci

Bir ve ikinci maddeler yukarıda yeteri kadar açıklandı. Üçüncü madde için ise BV_{GSS} belirli bir akımda akaç-kaynak kısa devre iken $(V_{DS}=0\,V)$ ölçülür. Dördüncü madde için ise $\left.g_{fs}=\frac{\Delta I_D}{\Delta V_{GS}}\right|_{V_{DS}=0}=g_m \text{ ölçülür ve bu değer JFET ac yükseltme durumunu gösterir.}$

$$I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2$$
 idi.

$$g_m = \frac{\partial I_D}{\partial V_{GS}} = -\frac{2I_{DSS}}{V_p} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p}) = \frac{2I_{DSS}}{|V_p|} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})$$

 g_m nin birimi [mho] veya [Siemens] dir. Aldığı tipik değerler ise 1mS ila 10 mS veya 1000 μ S ila 10000 μ S arasındadır.

$$g_{mo} = \left(\frac{2I_{DSS}}{\left|V_{p}\right|}\right)$$
 olmak üzere $g_{m} = g_{mo}\left(1 - \frac{V_{GS}}{V_{p}}\right)$

Örnek: $I_{DSS} = 12 \text{ mA}$ ve $V_p = -4 V$ luk değerlere sahip bir JFET in geçiş iletkenliğini $V_{GS} = 0 V$ ve $V_{GS} = -1.5 V$ öngerilim noktalarında hesaplayınız.

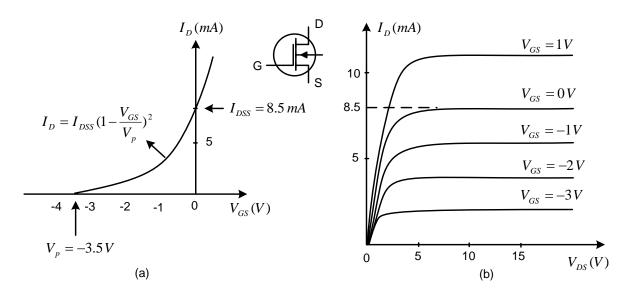
$$g_{mo} = (\frac{2I_{DSS}}{|V_p|}) = \frac{2 \times (12 \, mA)}{|-4|} = 6.10^{-3} \, Siemens = 6000 \, \mu S$$

(a)
$$g_m = g_{mo}(1 - \frac{V_{GS}}{V_n}) = 6 \, mS \times (1 - \frac{0}{-4}) = 6 \, mS = 6000 \, \mu S$$

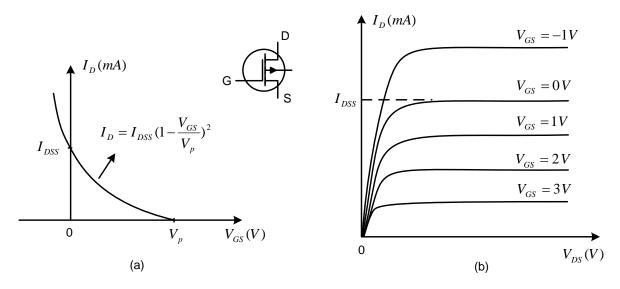
(b)
$$g_m = g_{mo}(1 - \frac{V_{GS}}{V_p}) = 6 \, mS \times (1 - \frac{-1.5}{-4}) = 3.75 \, mS = 3750 \, \mu S$$

5.6 Kanal ayarlamalı MOSFET

Doçent Doktor Kürşat Ayan



Şekil 5.10 n-kanallı kanal ayarlamalı MOSFET in (a) Transfer (b) Akaç karakteristiği

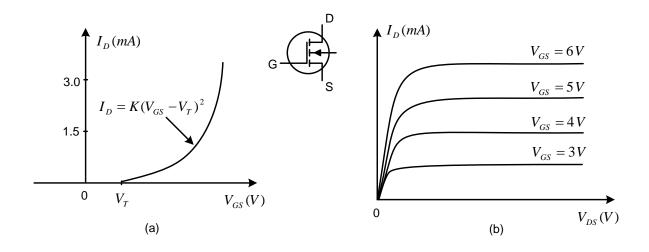


Şekil 5.11 p-kanallı kanal ayarlamalı MOSFET in (a) Transfer (b) Akaç karakteristiği

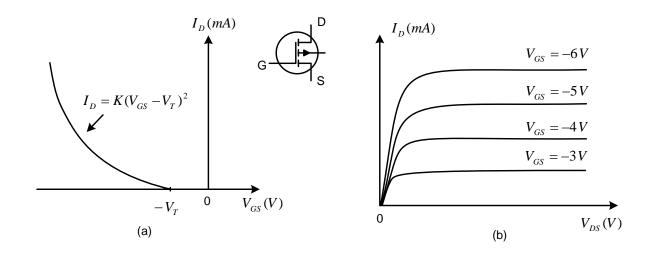
5.7 Kanal oluşturmalı MOSFET

$$I_D = K(V_{GS} - V_T)^2$$

Burada K katsayısı elemanın yapısına ilişkin bir değer olup, V_T ise eşik gerilimidir. $V_{GS}=0$ iken $I_D=0$ dir.



Şekil 5.12 n-kanallı kanal oluşturmalı MOSFET in (a) Transfer karakteristiği (b) Akaç karakteristiği



Şekil 5.13 p-kanallı kanal oluşturmalı MOSFET in (a) Transfer karakteristiği (b) Akaç karakteristiği

Örnek: n-kanallı kanal oluşturmalı eşik değeri $V_T=2.5V$ ve $K=0.3\,mA/V^2$ olan bir MOSFET için (a) $V_{GS}=2.5\,V$, (b) $V_{GS}=4\,V$, (c) $V_{GS}=6\,V$ kapı-kaynak gerilimlerinde akan I_D akaç akım değerlerini bulunuz.

(a)
$$I_D = K(V_{GS} - V_T)^2 = 0.3 \times (2.5 - 2.5)^2 = 0 \, mA$$

(b)
$$I_D = K(V_{GS} - V_T)^2 = 0.3 \times (4 - 2.5)^2 = 0.675 \text{ mA}$$

(c)
$$I_D = K(V_{GS} - V_T)^2 = 0.3 \times (6 - 2.5)^2 = 3.675 \text{ mA}$$

Bunun için bir aktarma iletkenliği değeri ifade edilebilir.

$$g_m = 2K(V_{GS} - V_T)$$

 $V_T=3\,V\,$ olduğunda (a) $V_{GS}=6\,V\,$ ve (b) $V_{GS}=8\,V\,$ için $\,g_{\,m}\,$ değerlerini bulunuz.

(a)
$$g_m = 2 \times (0.3) \times (6-3) = 1.8 \, mS$$

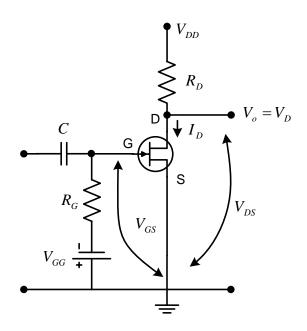
(b)
$$g_m = 2 \times (0.3) \times (8-3) = 3 \, mS$$

5.8 FET öngerilimleme

Bir FET elemanının de öngerilimlenmesi, istenilen bir akaç akımının akmasına yol açan bir kapı-kaynak geriliminin uygulanmasını gerektirir. Bir JFET için akaç akımı, doyma akımı I_{DSS} ile sınırlıdır. Kanal ayarlamalı bir MOSFET, I_{DSS} nin altında, üstünde veya ona eşit bir değerde öngerilimlenebilir. Kanal oluşturmalı bir MOSFET elemanının açılması için, eşik değerini aşan bir kapı-kaynak gerilimiyle öngerilimlenmelidir. V_{GG} kaynağı, V_{GS} geriliminin R_G den ya da kapı ucundan hiç akım akmayacak şekilde ters öngerilim düzeyine çekmek için kullanılır. Bu durum şekil 5.14 de verilmiştir

Kapı-kaynak ters öngerilimli olduğu için, bu jonksiyondan akım akmaz. C kondansatöründen de dc akım geçmediğinden R_G direncinden de akım geçmeyecektir. Kaynak (V_{GG}) n-kanallı JFET i öngerilimleyecek V_{GS} gerilimi sağlar, fakat V_{GG} kaynağından akım geçmez.

 R_G direnci, C kondansatörü üzerinden uygulanacak herhangi bir ac sinyalinin R_G üzerinde artırılmasını sağlamak için eklenmiştir. AC sinyalinin R_G üzerinde artmasıyla birlikte R_G üzerindeki gerilim düşümü aşağıdaki gibi verilir. $I_{RG}=0$ olduğundan $V_{RG}=R_G.I_{RG}=0V$ olur.



Şekil 5.14 FET in öngerilimlenmesi

$$V_{GS} + V_{GG} - R_G I_{RG} = 0$$

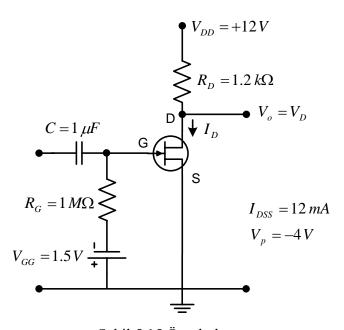
olduğunu bilinmektedir. $I_{RG}=0$ olduğundan, $V_{GS}=-V_{GG}$ olur.

$$I_{D} = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_{p}})^{2}$$

$$V_{RD} = I_D R_D$$

$$V_D = V_{DD} - I_D R_D$$

Örnek: Şekil 5.15 deki sabit öngerilim devresinin akaç akımını (I_D) ve akaç-kaynak (V_{DS}) gerilimini bulunuz.



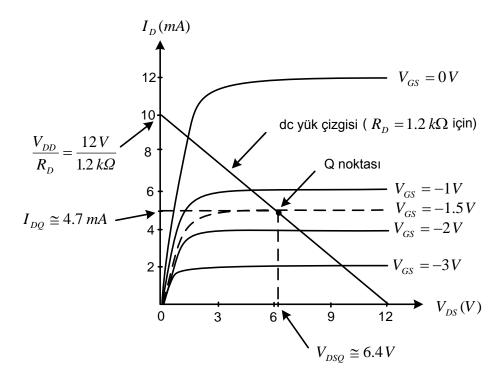
Şekil 5.15 Örnek devre

$$\begin{split} V_{GS} &= -V_{GG} = -1.5 \, V \\ I_D &= I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2 = 12 \, mA \times (1 - \frac{-1.5 \, V}{-4 \, V})^2 = 4.69 \, mA \\ V_D &= V_{DD} - I_D R_D = 12 \, V - 1.2 \, k\Omega \times 4.69 \, mA = 6.4 \, V \\ V_{DS} &= V_D - V_S = 6.4 \, V - 0 \, V = 6.4 \, V \end{split}$$

Doçent Doktor Kürşat Ayan

5.9 JFET Akaç-kaynak karakteristiğine dayalı grafik analizi

Grafik analiz, dc öngerilimlemeye neden ihtiyaç duyulduğunu anlamamıza yardımcı olmaktadır. Bir JFET akaç-kaynak karakteristiği şekil 5.16 daki gibi olsun. ($I_{DSS}=12\ mA$, $V_p=-4\ V$). Bu durumda $V_{GS}=-1.5\ V$ olarak tespit edilir(yaklaşık olarak).



Şekil 5.16 Bir JFET in akaç-kaynak karakteristiği

 $I_D = 0 \, mA$ için,

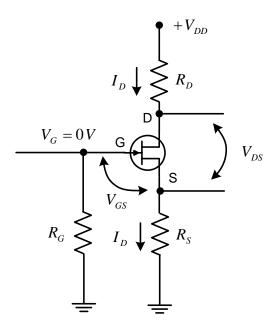
$$V_D = V_{DD} - R_D I_D = V_{DD} = 12 V$$
 olur.

$$V_{DS} = V_D = 0V$$
 için,

$$I_D = \frac{V_{DD}}{R_D} = \frac{12V}{1.2k\Omega} = 10 \, mA$$

Bu dc yük çizgisi ile JFET in akaç-kaynak karakteristiğinin kesişme noktalarını ölçeklemek suretiyle bu JFET in çalışma noktalarını $I_{DQ}\cong 4.7~mA~{
m ve}~V_{DSQ}\cong 6.4~V~{
m olarak}$ bulabiliriz.

5.10 Kendinden öngerilimli JFET yükselticisi



Şekil 5.17 Kendinden öngerilimli JFET yükseltici devresi

Ters gerilimli kapı-kaynak üzerinden hiç kapı akımı akmayacağından $I_G = 0\,$ dır. Bu nedenle

$$V_G = I_G R_G = 0$$
 olur. Ayrıca,

$$V_S = I_D R_S$$

$$V_{GS} = V_G - V_S = 0 - I_D R_S = -I_D R_S$$

$$I_D = 0$$
 için $V_{GS} = 0$

ve

$$V_{GS} = V_p \text{ için } -I_D R_S = V_p$$

$$I_D = -\frac{V_p}{R_s}$$

Örnek: Şekil 5.17 deki devrede, $V_{DD}=24\,V$, $R_D=6.2\,k\Omega$, $R_G=1\,M\Omega$, $R_S=1.5\,k\Omega$, $I_{DSS}=10\,mA\,\,{\rm ve}\,\,V_p=-4\,V\,\,{\rm için};$

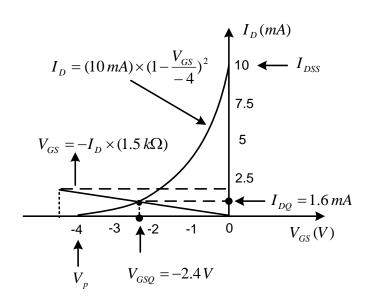
- a) Transfer karakteristiği yardımıyla V_{GS} ve I_D yi bulunuz.
- b) V_{DS} yi bulunuz.
- c) I_{DSS} / 2 ile I_{DSS} / 4 arasında de öngerilimlemeyi sağlayacak R_S direncinin değer aralığını bulunuz.

Doçent Doktor Kürşat Ayan

(a) JFET transfer karakteristiğini çizmek için $I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2$ ve yük eğrisini çizmek için $V_{GS} = -R_S.I_D$ denklemlerinden faydalanmak suretiyle aşağıdaki tablolar oluşturulur.

| $V_{GS}(V)$ | $I_D(mA)$ |
|----------------------|--|
| 0 | 10 _{DSS} _ |
| .3V _p 1.2 | $5\left[\frac{I_{DSS}}{2}\right]$ |
| .5V _p 2.0 | $2.5 \left[\frac{I_{DSS}}{4} \right]$ |
| r_p 4.0 | 0 |

| $I_D(mA)$ | $V_{GS}(V)$ |
|-------------------------------------|-------------|
| 0 | 0 |
| $\left[\frac{V_p}{R_S}\right] 2.67$ | -4 |



Şekil 5.18 Kendinden öngerilimli JFET yükselticinin transfer karakteristiği

(b)
$$I_D = 1.6 \, mA$$

$$V_D = V_{DD} - R_D I_D = 24 \, V - (1.6 \, mA) \times (6.2 \, k\Omega) = 14.08 \, V$$

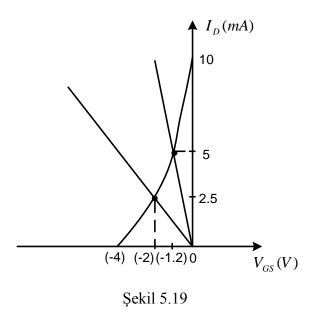
$$V_S = I_D R_S = (1.6 \, mA) \times (1.5 \, k\Omega) = 2.4 \, V$$

$$V_{DS} = V_D - V_S = 14.08 \, V - 2.4 \, V = 11.68 \, V$$

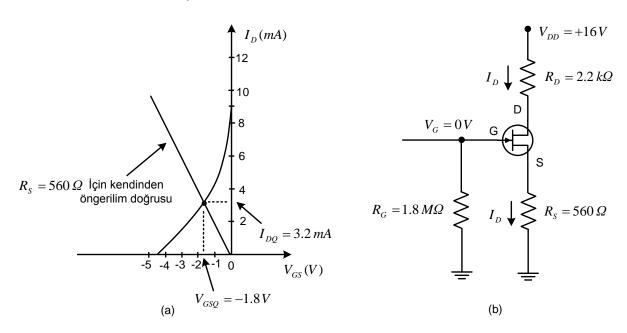
(c) Bu durum, ölçekli bir şekilde şekil 5.19 da gösterilmiştir.

$$I_D = \frac{I_{DSS}}{2} = \frac{10}{2} = 5 \, mA$$
 \rightarrow $R_S (\frac{I_{DSS}}{2} \, \text{için}) = \frac{|V_{GS}|}{I_D} = \frac{1.2 \, V}{5 \, mA} = 240 \, \Omega$

$$I_D = \frac{I_{DSS}}{4} = \frac{10}{4} = 2.5 \, mA \qquad \rightarrow \qquad R_S (\frac{I_{DSS}}{4} \, \text{için}) = \frac{|V_{GS}|}{I_D} = \frac{2 \, V}{2.5 \, mA} = 800 \, \Omega$$



Örnek: Şekil 5.20(a) da verilen transfer karakteristiğinden yararlanarak, şekil 5.20(b) de verilen devrenin I_{DSS} ve V_p değerlerini belirleyin ve I_D ve V_{DS} değerlerini bulunuz.



Şekil 5.20(a) Transfer karakteristiği, (b) Örnek devre

Transfer karakteristiğinden $I_{DSS} = 9 \, mA$ ve $V_p = -4.5 \, V$ ölçülür.

$$V_{GS} = -I_D R_S$$
 den R_S doğrusu çizilir.

$$I_D = 0$$
 iken $V_{GS} = 0$

ve

$$V_{GS} = V_p = -4.5 V$$
 iken $I_D = \frac{-V_p}{R_s} = \frac{-(-4.5 V)}{0.56 k\Omega} = 8.04 \, mA$ olur.

| $I_D(mA)$ | $V_{GS}(V)$ |
|---------------------------------------|-------------|
| 0 | 0 |
| $\left[-\frac{-V_p}{R_S}\right] 8.04$ | -4.5 |

Buradan akaç gerilimi,

$$\begin{split} V_D &= V_{DD} - R_D I_D = 16 \, V - (3.2 \, \text{mA}) \times (2.2 \, \text{k}\Omega) = 8.96 \, V \\ V_S &= I_D R_S = (3.2 \, \text{mA}) \times (0.56 \, \text{k}\Omega) = 1.79 \, V \\ V_{DS} &= V_D - V_S = 8.96 \, V - 1.79 \, V = 7.17 \, V \end{split}$$

5.11 Gerilim bölücü ile öngerilimleme

Bu devre bize, de öngerilimleme noktasının daha büyük bir aralıkta ayarlanmasını ve daha büyük R_s değerlerinin kullanılmasını mümkün kılar. Devrenin analizi daha önce anlatılanla aynı olup, burada tek fark, kendinden öngerilim doğrusunun (0,0) noktasından kaydırılmış olmasıdır.

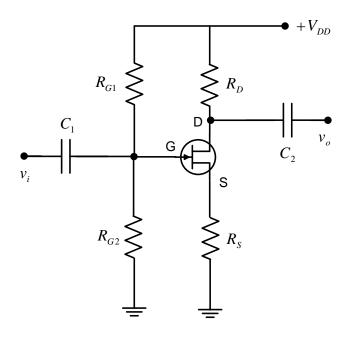
Burada da kapı ters öngerilimlidir. Dolayısıyla $\,I_{\scriptscriptstyle G}=0\,$ dır ve kapı gerilimi $\,V_{\scriptscriptstyle G}\,,$

$$V_{G} = \frac{R_{G2}}{R_{G1} + R_{G2}} \cdot V_{DD}$$

olarak bulunur ve JFET öngerilimi $V_{\rm GS}$ ise,

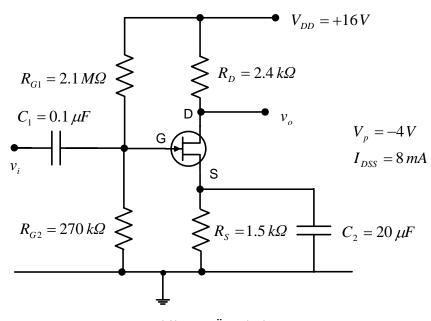
$$V_{GS} = V_G - V_S = V_G - I_D R_S$$

olarak elde edilir.



Şekil 5.21 Gerilim bölücü ile öngerilimleme devresi

Örnek: Şekil 5.22 deki devrenin çalışma noktalarını belirleyiniz.



Şekil 5.22 Örnek devre

$$I_D = I_{DSS}(1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2 = 8 \, mA \times (1 - \frac{V_{GS}}{-4 \, V})^2 \quad \text{ifades inden aşağıdaki tablo oluşturulur. Ardından}$$

bu tablo değerleri göz önüne alınmak suretiyle transfer karakteristiği çizilir.

| $V_{GS}(V)$ | $I_D(mA)$ |
|----------------------|-----------------------------------|
| 0 | 8 |
| .3V _p 1.2 | $4\left[\frac{I_{DSS}}{2}\right]$ |
| .5V _p 2.0 | $2\left[\frac{I_{DSS}}{4}\right]$ |
| Y_p 4.0 | 0 |

Kapı gerilimi V_G , gerilim bölücü şeklinde düşünülmek suretiyle aşağıdaki gibi hesaplanır.

$$V_G = \frac{270 \, k\Omega}{2.1 \, M\Omega + 270 \, k\Omega} \times (16 \, V) = 1.82 \, V$$

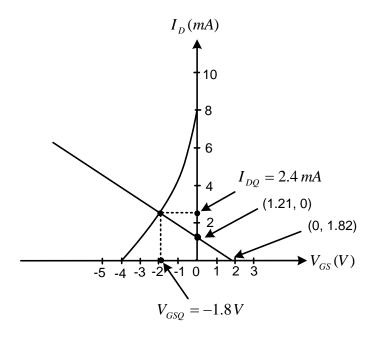
Kendinden öngerilim doğrusu $V_{GS} = V_G - V_S$ den,

$$V_{GS} = V_G - I_D R_S = 1.82 V - I_D \times (1.5 k\Omega)$$

$$I_D = 0$$
 iken, $V_{GS} = 1.82 V$

$$V_{GS} = 0$$
 iken, $I_D = \frac{1.82 V}{1.5 k \Omega} = 1.21 mA$

| $I_{D}(mA)$ | $V_{GS}(V)$ |
|-------------|-------------|
| 0 | 1.82 |
| 1.21 | 0 |



Şekil 5.23 Transfer karakteristiği ve kesişme noktaları

Bu tablo değerleri de kullanılarak kendinden öngerilim doğrusu çizilir. İki karakteristiğin kesişme noktası, şekil 5.23 de görüldüğü gibi bize $V_{GSQ}=-1.8\,V$ ve $I_{DQ}=2.4\,mA$ çalışma noktalarını verir.

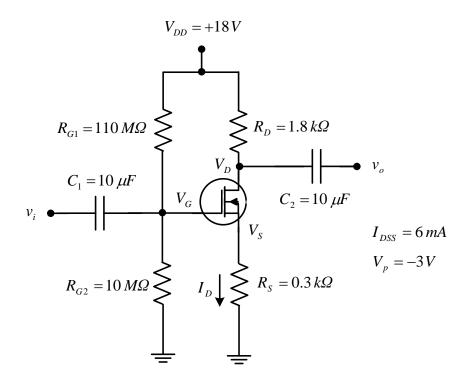
Soru: Aynı devre için, V_D , V_S ve V_{DS} yi belirleyiniz.

$$V_D = V_{DD} - I_D R_D = 16 V - (2.4 \text{ mA}) \times (2.4 \text{ k}\Omega) = 10.24 V$$

$$V_S = I_D R_S = (2.4 \text{ mA}) \times (1.5 \text{ k}\Omega) = 3.6 \text{ V}$$

$$V_{DS} = V_D - V_S = 10.24 V - 3.6 V = 6.64 V$$

Örnek: Şekil 5.24 deki n-kanallı kanal ayarlamalı MOSFET in transfer karakteristiğini çizerek V_{GS} , I_D ve V_{DS} değerlerini bulunuz.



Şekil 5.24 Örnek devre

 $I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2 = 6 \, mA \times (1 - \frac{V_{GS}}{-3 \, V})^2 \quad \text{ifades inden aşağıdaki tablo oluşturulur. Ardından}$ bu tablo değerleri göz önüne alınarak şekil 5.25 de verilen transfer karakteristiği çizilir.

| $V_{GS}(V)$ | $I_{D}(mA)$ |
|------------------------|--|
| 0.4V _p _1.2 | $12 I_{DSS}$ |
| 0 | 6 _{DSS} _ |
| .3V _p 0.9 | $3\left[\frac{I_{DSS}}{2}\right]$ |
| .5V _p 1.5 | $1.5 \left[\frac{I_{DSS}}{4} \right]$ |
| $\frac{7}{2}$ -3.0 | 0 |

$$V_G = \frac{R_{G2}}{R_{G1} + R_{G2}} \cdot V_{DD} = \frac{10 \, M\Omega}{110 \, M\Omega + 10 \, M\Omega} \times (18 \, V)$$

$$V_G=1.5\,V$$

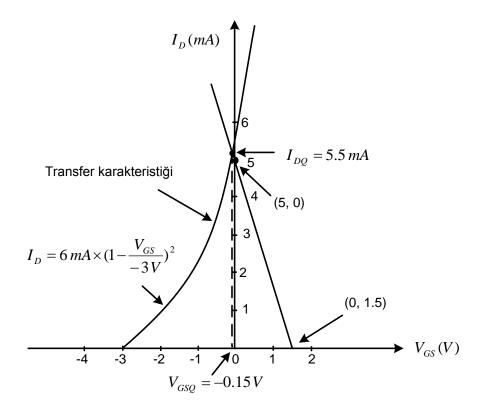
Kendinden öngerilim doğrusu,

$$V_{GS} = V_G - I_D R_S = 1.5 V - I_D \times (0.3 \, k\Omega)$$

öngerilim doğrusunu göz önüne almak suretiyle aşağıdaki tablo oluşturulur.

| $I_D(mA)$ | $V_{GS}(V)$ |
|-----------|-------------|
| 0 | 1.5 |
| 5 | 0 |

Yukarıdaki tablo değerleri şekil 5.25 deki transfer karakteristiği üzerinde gösterildiğinde,



Şekil 5.25 Transfer karakteristiği

$$V_{GSO} = -0.15 V$$
 ve $I_{DO} = 5.5 \, \text{mA}$ bulunur.

$$V_D = V_{DD} - I_D R_D = 18 V - (5.5 \text{ mA}) \times (1.8 \text{ k}\Omega) = 8.1 V$$

$$V_S = I_D R_S = (5.5 \text{ mA}) \times (0.3 \text{ k}\Omega) = 1.65 \text{ V}$$

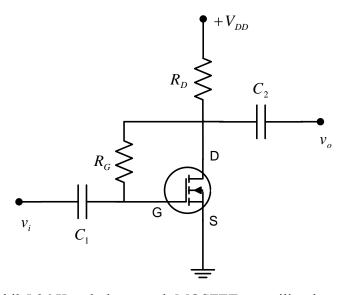
$$V_{DS} = V_D - V_S = 8.1 - 1.65 = 6.45V$$

5.12 Kanal oluşturmalı MOSFET öngerilim devreleri

Kanal oluşturmalı bir MOSFET transistoru açmak için gereken eşik geriliminden daha büyük bir kapı-kaynak gerilimine ihtiyaç duyulur. Aşağıdaki devre en çok kullanılan tip olup, buradaki R_G direnci üzerinden MOSFET i açık duruma getirmek için, kapıya yeterli büyüklükte bir gerilim uygulanmaktadır. Akım daha sonra akaç-kaynak (veya kapı-kaynak) gerilimi ile akaç akımı arasında belli bir denge durumu oluşana kadar artar. MOSFET akaç akımı, kapı-kaynak gerilimiyle oluşturulur ve $I_D = K(V_{GS} - V_T)^2$ ifadesiyle verilir. Burada V_T eşik gerilimidir. I_D akımı da R_D üzerinde bir gerilim düşümüne yol açar ve böylece;

$$V_D = V_{DD} - I_D R_D$$

sonucu elde edilir.



Şekil 5.26 Kanal oluşturmalı MOSFET öngerilim devresi

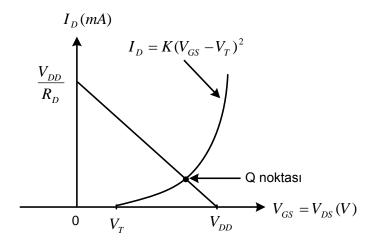
Kapı akımı $I_G = 0$ olduğundan $V_{GS} = V_{DS}$ dir. Buradan hareketle aşağıdaki sonuç elde edilir.

$$I_D = K(V_{GS} - V_T)^2 = K(V_{DS} - V_T)^2$$

Ayrıca $V_s = 0$ olduğundan

$$V_{DS} = V_D - V_S = V_D = V_{DD} - I_D R_D \left[I_D = 0 \text{ iken } V_{DS} = V_{DD} \text{ ve } V_{DS} = 0 \text{ iken } I_D = \frac{V_{DD}}{R_D} \right]$$

yazılabilir. MOSFET akaç karakteristiği $I_D = K(V_{GS} - V_T)^2$ denklemi ve yük doğrusunu da $V_D = V_{DD} - I_D R_D$ denklemi kullanılarak aynı grafik üzerinde şekil 5.27 deki gibi çizilebilir.



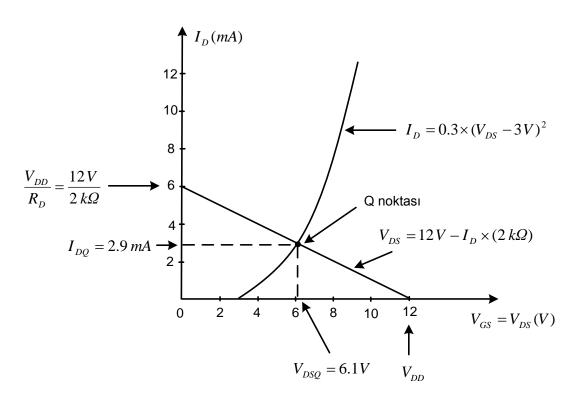
Şekil 5.27 Kanal oluşturmalı MOSFET öngerilim devresinin transfer karakteristiği

Örnek: Şekil 5.26 daki devrede $R_D = 2 \, k \Omega$, $R_G = 10 \, M\Omega$, $C_1 = C_2 = 0.05 \, \mu F$ ve $V_T = 3 \, V$ olmak üzere I_D ve V_{DS} değerlerini bulunuz. $(V_{DD} = 12 \, V$ ve $K = 0.3 m A \, / V^2)$

 $I_D=0.3\times (V_{DS}-3)^2$ denklemi yardımı ile oluşturulan tablo değerlerine sahip n-kanallı MOFSET in akaç karakteristiği ve $V_{DS}=12\,V-I_D\times(2\,k\Omega)$ denklemi yardımı ile oluşturulan tablo değerlerine sahip yük doğrusu aynı grafik üzerinde şekil 5.28 deki gibi çizilebilir.

| $V_{GS}(V)$ | $I_D(mA)$ |
|-------------|-----------|
| 3 | 0 |
| 5 | 1.2 |
| 7 | 4.8 |
| 9 | 10.8 |

| $I_D(mA)$ | $V_{GS}(V)$ |
|-----------|-------------|
| 0 | 12 |
| 6 | 0 |

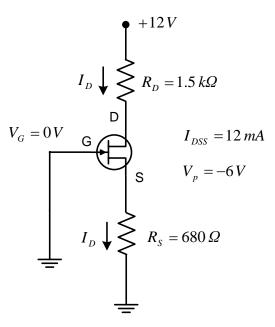


Şekil 5.28 Akaç-kaynak transfer karakteristiği ve yük doğrusu

Şekil 5.28 de verilen iki karakteristiğin kesişmesinden çalışma noktaları $I_{DQ}=2.9\,\text{mA}$ ve $V_{DSQ}=6.1V$ olarak tespit edilir.

5.13 Çeşitli öngerilim devrelerine ait örnekler

Örnek 1: Şekil 5.29 daki devrenin I_D ve V_{DS} değerlerini hesaplayınız.



Şekil 5.29 Örnek devre

Devrenin sağlaması gereken iki denklem takımı aşağıda verilmiştir.

$$I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2 = 12 \, mA \times (1 - \frac{V_{GS}}{-6V})^2$$

$$V_{GS} = -(0.680~k\Omega) \times I_{\scriptscriptstyle D}$$

| $V_{GS}(V)$ | $I_D(mA)$ | | |
|----------------------|-----------------------------------|-----------|-------------|
| 0 | 12 _{DSS} _ | | |
| $.3V_{p}$ 1.8 | $6 I_{DSS}$ | $I_D(mA)$ | $V_{GS}(V)$ |
| | | 0 | 0 |
| .5V _p 3.0 | $3\left[\frac{I_{DSS}}{4}\right]$ | 9 | -6 |
| _p 6.0 | 0 | | |

Bu iki karakteristiğin kesişme noktasından $I_{DQ}=3.84~mA$ ve $V_{GSQ}=-2.61\,V$ olarak tespit edilir. Buradan hareketle

Doçent Doktor Kürşat Ayan

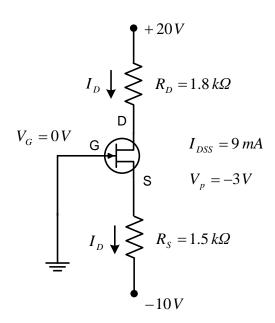
$$V_D = V_{DD} - I_D R_D = 12 V - (1.5 k\Omega) \times (3.84 mA) = 6.24 V$$

$$V_S = I_D R_S = (3.84 \text{ mA}) \times (0.680 \text{ k}\Omega) = 2.61 \text{ V}$$

bulunur. Buradan da $V_{\scriptscriptstyle DS}$ gerilimi aşağıdaki gibi bulunur.

$$V_{DS} = V_D - V_S = 6.24 V - 2.61 V = 3.63 V$$

Örnek 2: Şekil 5.30 daki devrenin I_D ve V_{DS} değerlerini hesaplayınız.



Şekil 5.30 Örnek devre

Kapı-kaynak devre denkleminden aşağıdaki denklem yazılabilir.

$$V_{GS} + I_D R_S - 10 V = 0$$
$$V_{GS} = 10 V - I_D \times (1.5 k\Omega)$$

Aynı zamanda eleman denkleminden de aşağıdaki yazılabilir.

$$I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2 = 9 \, mA \times (1 - \frac{V_{GS}}{-3V})^2$$

Yukarıda verilen iki denklem çiftinden aşağıdaki tablolar oluşturulur.

| $V_{GS}(V)$ | $I_D(mA)$ | | | |
|----------------------|---|-----------|------------|-------------|
| 0 | 9 l _{DSS} _ | $I_{D}(m$ | <i>A</i>) | $V_{GS}(V)$ |
| $0.3V_{p}$ 0.9 | $4.5 \left[\frac{I_{DSS}}{2} \right]$ | 0 | | 10 |
| .5V _p 1.5 | $2.25 \left[\frac{I_{DSS}}{4} \right]$ | 6.6 | 7 | 0 |
| Y _p 3.0 | 0 | | | |

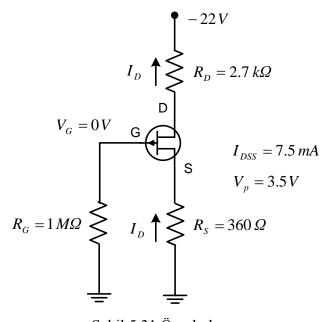
Bu iki karakteristiğin kesişme noktasından $I_{DQ} = 6.9 \, \text{mA}$ ve $V_{GSQ} = -0.35 \, V$ bulunur.

$$V_D = V_{DD} - I_D R_D = 20 V - (6.9 \text{ mA}) \times (1.8 \text{ k}\Omega) = 7.58 V$$

$$V_s = -10 V + (6.9 \text{ mA}) \times (1.5 \text{ k}\Omega) = 0.35 V$$

$$V_{DS} = V_D - V_S = 7.58 V - 0.35 V = 7.23 V$$

Örnek 3: Şekil 5.31 deki devrenin (p-kanallı JFET) I_D ve V_{DS} değerlerini hesaplayınız.



Şekil 5.31 Örnek devre

Kapı-kaynak çevre denkleminden aşağıdaki ifade yazılır.

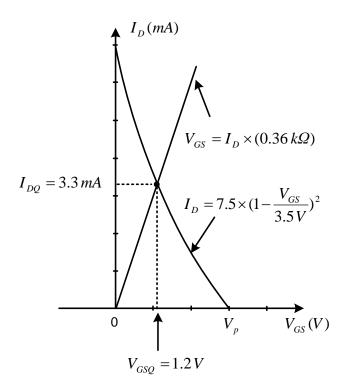
$$V_{GS} - I_D R_S = 0$$
$$V_{GS} = I_D \times (0.36 \, k\Omega)$$

Eleman denkleminden de aşağıdaki ifade yazılır.

$$I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2 = 7.5 \text{ mA} \times (1 - \frac{V_{GS}}{3.5 \text{ V}})^2$$

| $I_D(mA)$ | $V_{GS}(V)$ |
|-----------|-------------|
| 0 | 0 |
| 9.72 | 3.5 |

| $V_{GS}(V)$ | $I_D(mA)$ | |
|------------------------|--|--|
| 0 | 7.5 _{DSS} | |
| .3V _p _1.05 | $3.75 \left[\frac{I_{DSS}}{2} \right]$ | |
| .5V _p _1.75 | $1.875 \left[\frac{I_{DSS}}{4} \right]$ | |
| Y_p _3.5 | 0 | |



Şekil 5.32 Akaç-kaynak transfer karakteristiği ve yük doğrusu

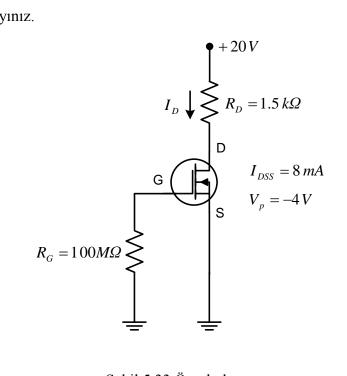
Bu iki karakteristiğin kesişme noktasından, çalışma noktaları olarak $I_{DQ}=3.3\,\text{mA}$ ve $V_{GSQ}=1.2\,\text{V}$ değerleri bulunur. Bu değerlerden faydalanarak aşağıdakileri bulabiliriz.

$$V_D = V_{DD} + I_D R_D = -22 V + (3.3 \text{ mA}) \times (2.7 \text{ k}\Omega) = -13.09 V$$

$$V_S = -I_D R_S = -(3.3 \, mA) \times (0.360 \, k\Omega) = -1.19 \, V$$

$$V_{DS} = V_D - V_S = -13.09 V - (-1.19 V) = -11.9 V$$

Örnek 4: Şekil 5.33 deki n-kanallı kanal ayarlamalı bir MOFSET devresi için I_D ve V_D değerlerini hesaplayınız.



Şekil 5.33 Örnek devre

$$V_{GS} = V_G - V_S = 0 - 0 = 0$$

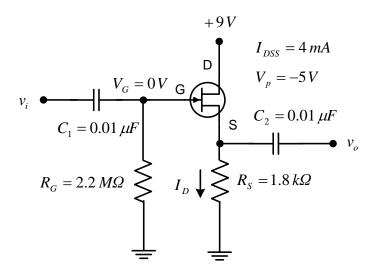
$$I_D = I_{DSS} = 8 \, mA$$

Akaç gerilimi ise aşağıdaki gibi bulunur.

$$V_D = V_{DD} - I_D R_D = 20 V - (8 \text{ mA}) \times (1.5 \text{ k}\Omega) = 8 V$$

Doçent Doktor Kürşat Ayan

Örnek 5: Şekil 5.34 deki n-kanallı bir JFET devresi için I_D ve V_S değerlerini hesaplayınız.



Sekil 5.34 Örnek devre

$$V_{GS} = 0 - I_D R_S = -I_D \times (1.8 \, k\Omega)$$

$$I_D = I_{DSS} (1 - \frac{V_{GS}}{V_p})^2 = 4 \, mA \times (1 - \frac{V_{GS}}{-5 \, V})^2$$

| | | $V_{GS}(V)$ | $I_D(mA)$ |
|-----------|-------------|----------------------|-------------------------------------|
| T (A) | l w w | 0 | 4 T _{DSS} _ |
| $I_D(mA)$ | $V_{GS}(V)$ | $.3V_p$ -1.5 | $2 \left[\frac{I_{DSS}}{} \right]$ |
| 0 | 0 | _ | 2] |
| 2.8 | -5 | .5V _p 2.5 | $1\left[\frac{I_{DSS}}{4}\right]$ |
| | | Y _p 5 | 0 |

Bu iki karakteristiğin kesişme noktasından, çalışma noktaları olarak $I_{DQ}=1.23\ mA$ ve $V_{GSQ}=-2.2\ V$ değerleri bulunur. Bu değerlerden faydalanarak aşağıdakini bulabiliriz.

$$V_S = I_D R_S = (1.23 \text{ mA}) \times (1.8 \text{ k}\Omega) = 2.21 \text{ V}$$