Fakultet elektrotehnike i računarstva Zavod za elektroniku, mikroelektroniku, računalne i inteligentne sustave

#### Elektronika 1

Ž. Butković, J. Divković Pukšec, A. Barić

### 5. Unipolarni tranzistori

### **Unipolarni tranzistor**

#### Aktivni element s tri priključka

- ulazni, izlazni i zajednički priključak
- promjenom napona u ulaznom krugu upravlja se struja u izlaznom krugu
- primjena: pojačalo, sklopka
- prednost: beskonačan ulazni otpor upravljanje bez potroška snage

### Nazivi i tipovi

#### **Nazivi**

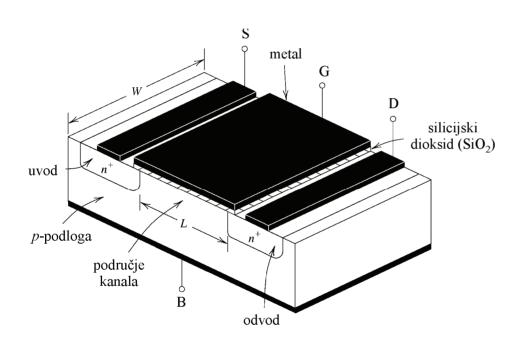
- unipolarni tranzistor struju vodi samo jedan tip nosilaca
- tranzistor s efektom polja električkim poljem (naponom) u ulaznom krugu modulira se poluvodički otpornik u izlaznom krugu
- □ FET skraćenica engleskog naziva Field Effect Transistor

#### **Tipovi**

- MOSFET Metal-Oxide-Semiconductor FET
- JFET spojni FET (od Junction FET)
- MESFET Metal-Semiconductor FET

## Struktura MOSFET-a (1)

#### Struktura *n*-kanalnog MOSFET-a



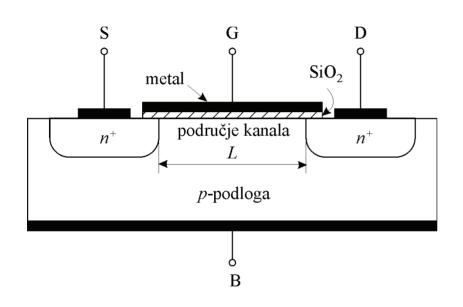
#### Priključci

- □ uvod S (engl. Source)
- odvod D (engl. Drain)
- upravljačka elektroda –G (engl. Gate)
- □ podloga B (engl. Body)

Dimenzije budućeg kanala

- $\Box$   $L \rightarrow dužina$
- $\square$   $W \rightarrow$  širina

## Struktura MOSFET-a (2)



za n-kanal  $\rightarrow p$ -podloga

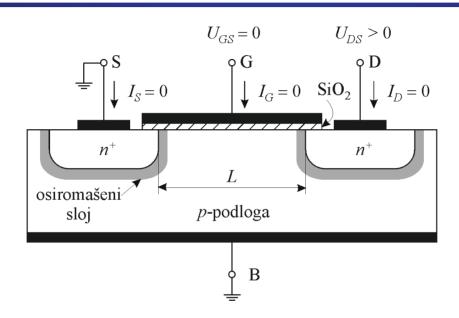
osnovni dio strukture - MOS

- M metal (engl. Metal)
- O − oksid SiO2 (engl. Oxide)
- S poluvodič (engl. Semiconductor) struja MOS strukture  $I_G = 0$

n<sup>+</sup> područja – kontakti uvoda i odvoda

Podloga (B) se najčešće kratko spaja s uvodom (S)

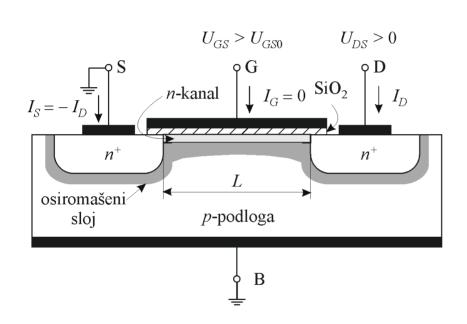
## Priključak malog napona $U_{DS}$



Napon  $U_{DS}\!>\!0$   $\to$  zaporno polarizira pn-spoj odvod-podloga Između odvoda i uvoda ne teče struja

Uz mali  $U_{DS} 
ightarrow$  jednake širine osiromašenih slojeva na stranama uvoda i odvoda

# Utjecaj napona *U<sub>GS</sub>* – formiranje kanala



Napon  $U_{GS} > 0$  na površinu podloge ispod oksida privlači elektrone i odbija šupljine

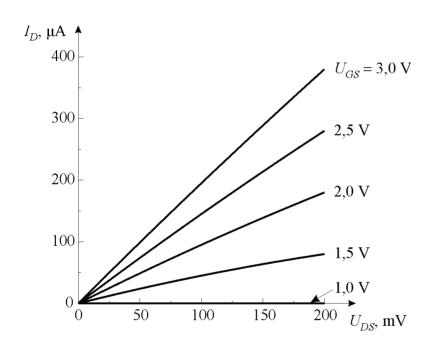
Uz dovoljno velik  $U_{GS} > 0$  površina postaje n-tip  $\rightarrow$  inverzijski sloj - n-kanal

Stvaranjem *n*-kanala → između uvoda i odvoda formira se poluvodički otpornik *n*-tipa

Granica stvaranja kanala:  $U_{GS} = U_{GS0} \rightarrow$  koncentracija elektrona u kanalu jednaka je koncentraciji šupljina u podlozi

$$U_{GS0} \equiv$$
 napon praga

# Rad uz mali napon $U_{DS}$



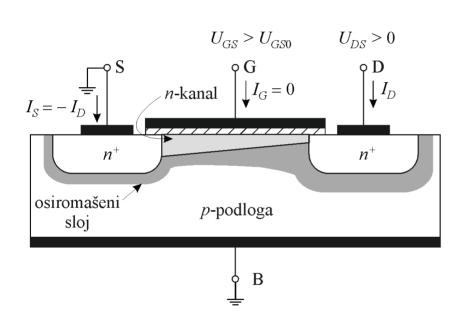
$$U_{GS0} = 1 \text{ V}$$

Za  $U_{GS} > U_{GS0}$  i za mali napon  $U_{DS} > 0$  teče struja odvoda  $I_D$ 

Za mali napon  $U_{DS} > 0$  pad napona u kanalu je zanemariv; MOSFET je linearni otpornik

Povećanjem napona  $U_{GS}$  raste koncentracija elektrona u kanalu i vodljivost kanala; MOSFET je naponom upravljani linearni otpornik

# Rad uz veći napon $U_{DS}$ – sužavanje kanala

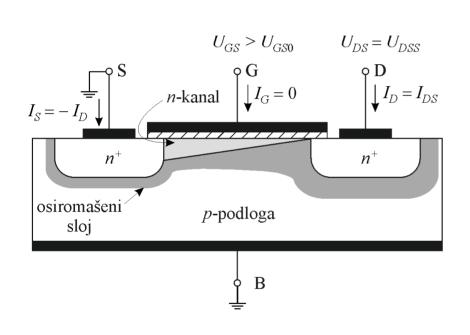


Povećanjem napona  $U_{DS}$  nastaje pad napona u kanalu

Koncentraciju elektrona u kanalu određuje:  $\text{na strani uvoda} \rightarrow U_{GS}$   $\text{na strani odvoda} \rightarrow U_{GD} = U_{GS} - U_{DS}$ 

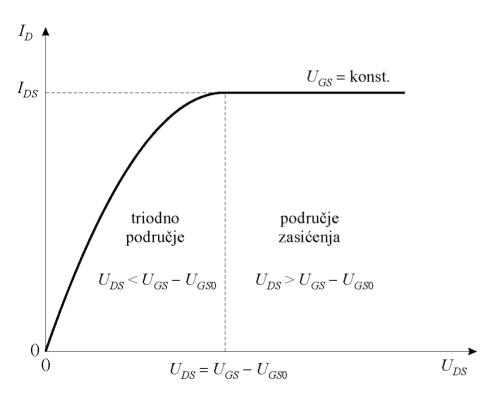
Kanal se prema odvodu sužava → otpor kanala raste

# Rad uz veći napon $U_{DS}$ – zatvaranje kanala



Za napon  $U_{DSS}=U_{GS}-U_{GS0} 
ightarrow$   $U_{GD}=U_{GS0} 
ightarrow$  na strani odvoda kanal se zatvara

# Promjena struje $I_D$ s naponom $U_{DS}$



Za male napone  $U_{DS} \rightarrow \text{struja } I_D$  raste linearno s  $U_{DS} \rightarrow \text{linearno područje}$ 

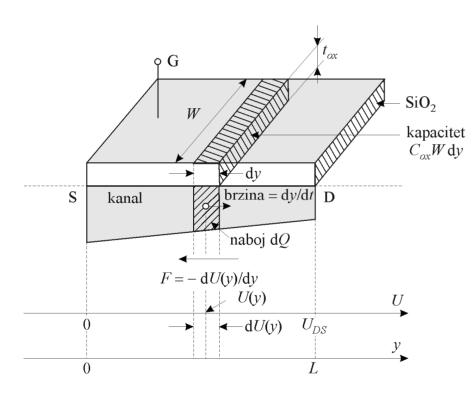
Za veće napone  $U_{DS} < U_{GS} - U_{GS0} \rightarrow$  otpor kanala raste; struja  $I_D$  raste sporije s  $U_{DS} \rightarrow$  triodno područje

Za  $U_{DS}=U_{GS}-U_{GS0} 
ightarrow$  kanal se zatvara; struja postiže maksimalnu vrijednost  $I_{DS}$ 

Za  $U_{DS} > U_{GS} - U_{GS0} \rightarrow$  kanal je zatvoren; struja ostaje konstantna  $I_D = I_{DS} \rightarrow$  područje zasićenja

# Izvod strujno-naponske karakteristike (1)

$$U_{GS} > U_{GS0}, \ U_{DS} < U_{GS} - U_{GS0}$$



Kapacitet oksida po jedinici površine:

$$C_{ox} = \varepsilon_{ox}/t_{ox}$$

Naboj elektrona:

$$dQ = -C_{ox}(dy \cdot W)[U_{GS} - U_{GS0} - U(y)]$$

Driftna struja:

$$I_{Fn} = \frac{dQ}{dt} = \frac{dQ}{dy} \frac{dy}{dt} = \frac{dQ}{dy} v_{dn}(y)$$

$$v_{dn}(y) = -\mu_n F(y) = \mu_n dU(y)/dy$$

$$I_{Fn} = -\mu_n C_{ox} W [U_{GS} - U_{GS0} - U(y)] \frac{dU(y)}{dy}$$

Struja odvoda:  $I_D = -I_{Fn}$ 

# Izvod strujno-naponske karakteristike (2)

Diferencijalna jednadžba:

$$I_D dy = \mu_n C_{ox} W [U_{GS} - U_{GS0} - U(y)] dU(y)$$

Integriranjem po kanalu: od y = 0 do y = L; od U(0) = 0 do  $U(L) = U_{DS}$ 

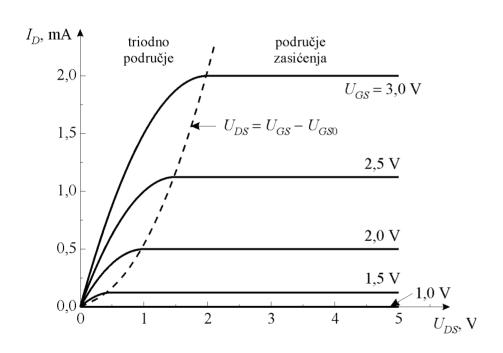
$$I_D = K \left[ (U_{GS} - U_{GS0})U_{DS} - \frac{U_{DS}^2}{2} \right] \rightarrow \text{struja } I_D \text{ u triodnom području}$$

$$K = \mu_n C_{ox} \frac{W}{L}$$
  $\rightarrow$  strujni koeficijent

$$\mathbf{Za}\ U_{DS} = U_{DSS} = U_{GS} - U_{GS0}$$

$$I_D = I_{DS} = \frac{K}{2}(U_{GS} - U_{GS0})^2 \rightarrow \text{struja } I_D \text{ u području zasićenja}$$

#### Izlazne karakteristike



obogaćeni tip  $\rightarrow U_{GS0} = 1 \text{ V}$ 

#### triodno područje

$${\rm za}\ 0 \leq U_{DS} \leq U_{GS} - U_{GS0}$$

$$I_D = K \left[ (U_{GS} - U_{GS0})U_{DS} - \frac{U_{DS}^2}{2} \right]$$

#### područje zasićenja

$$\mathbf{Za}\ U_{\!D\!S}\!\geq U_{\!G\!S}-U_{\!G\!S\!0}$$

$$I_D = I_{DS} = \frac{K}{2}(U_{GS} - U_{GS0})^2$$

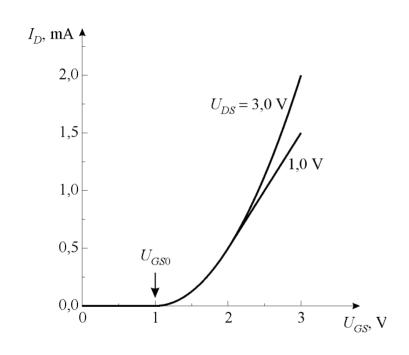
linearno područje za mali  $U_{DS}$ 

$$I_D \approx K(U_{GS} - U_{GS0})U_{DS}$$

područje zapiranja za  $U_{GS} < U_{GS0}$ 

$$I_D = 0$$

## Prijenosne karakteristike



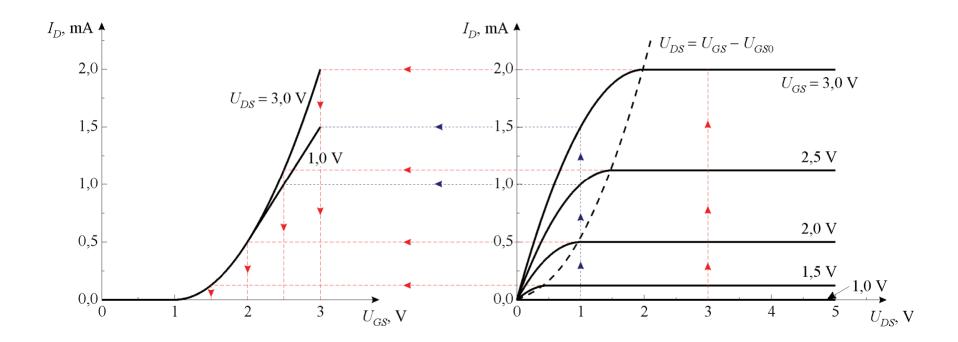
za  $U_{DS}$  = 3 V  $\rightarrow$  područje zasićenja

za  $U_{DS}$  = 1 V  $\rightarrow$  područje zasićenja i triodno područje

za područje zasićenja – nelinearna prijenosna karakteristika → izlazne karakteristike nisu ekvidistantne

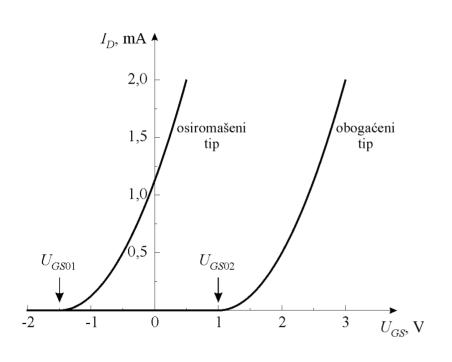
# Veza prijenosnih i izlaznih karakteristika

Prijenosne karakteristike mogu se konstruirati iz izlaznih karakteristika



5. Unipolarni tranzistori

## Tipovi n-kanalnog MOSFET-a

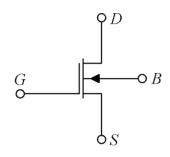


obogaćeni tip  $\rightarrow$  kanal se stvara pozitivnim naponom  $U_{GS} = U_{GS0}$ 

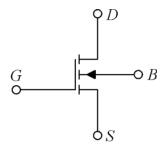
osiromašeni tip  $\rightarrow$  vodi struju uz  $U_{GS}$  = 0 V; kanal se zatvara negativnim naponom  $U_{GS}$  =  $U_{GS0}$ 

n-kanalni MOSFET  $\rightarrow$  vodi struju uz  $U_{GS} > U_{GS0}$ 

## Električki simboli *n*-kanalnog MOSFET-a







obogaćeni tip

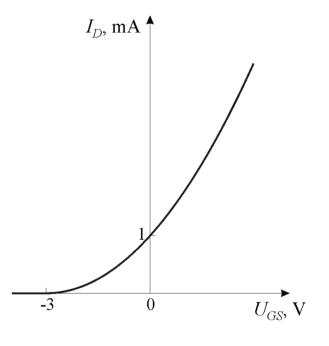
puna crta između uvoda i odvoda ightarrow postojanje kanala uz  $U_{GS}$  = 0 V isprekidana crta između uvoda i odvoda ightarrow izostanak kanala uz  $U_{GS}$  = 0 V strelica ightarrow od p-podloge prema n-kanalu

5. Unipolarni tranzistori

## Primjer 5.1

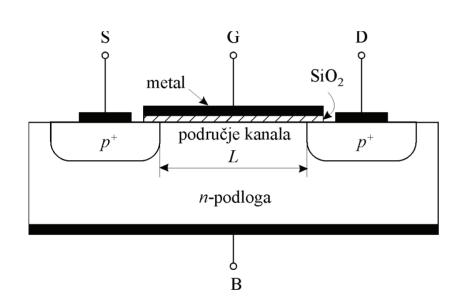
Prijenosna karakteristika MOSFET-a području zasićenja prikazana je na slici. Debljina sloja SiO<sub>2</sub> iznad kanala je 20 nm, a pokretljivost većinskih nosilaca u kanalu je  $400 \text{ cm}^2/\text{Vs}$ 

- a) Koliki je omjer širine i dužine kanala *W/L*?
- b) Kolika je dužina kanala L ako kapacitet upravljačke elektrode prema kanalu mora biti  $C_G \le 20 \text{ fF?}$



5. Unipolarni tranzistori

#### *p*-kanalni MOSFET

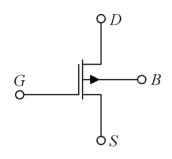


tehnološki presjek → jednak presjeku n-kanalnog MOSFET-a uz zamjenu tipova primjesa

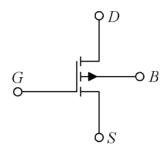
za p-kanal  $\rightarrow n$ -podloga

n<sup>+</sup> područja – kontakti uvoda i odvoda

### Električki simboli *p*-kanalnog MOSFET-a





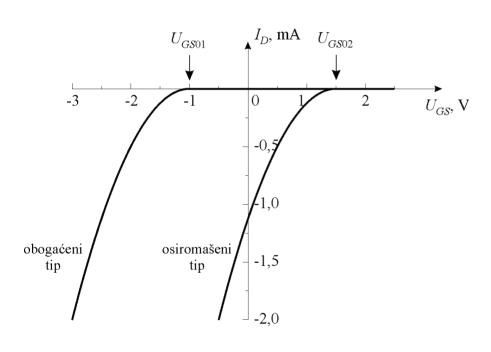


obogaćeni tip

puna crta između uvoda i odvoda ightarrow postojanje kanala uz  $U_{GS}$  = 0 V isprekidana crta između uvoda i odvoda ightarrow izostanak kanala uz  $U_{GS}$  = 0 V strelica ightarrow od p-kanala prema n-podlozi

5. Unipolarni tranzistori

## Tipovi p-kanalnog MOSFET-a



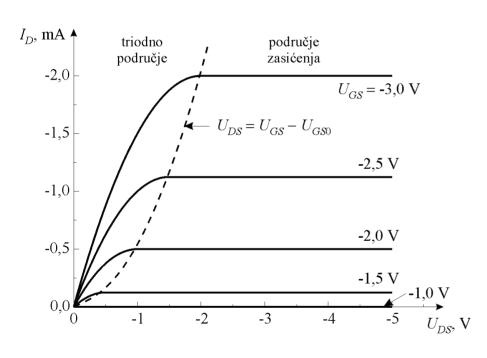
struja je  $I_D$  negativna

obogaćeni tip  $\rightarrow$  kanal se stvara negativnim naponom  $U_{GS}$  =  $U_{GS0}$ 

osiromašeni tip  $\rightarrow$  vodi struju uz  $U_{GS}$  = 0 V; kanal se zatvara pozitivnim naponom  $U_{GS}$  =  $U_{GS0}$ 

 $p\text{-kanalni MOSFET} \rightarrow \text{vodi struju}$  uz  $U_{GS} \! < \! U_{GS0}$ 

# Izlazne karakteristike p-kanalnog MOSFETa



obogaćeni tip  $\rightarrow U_{GS0} = -1 \text{ V}$ 

#### triodno područje

za 
$$U_{GS}-U_{GS0} \leq U_{DS} \leq 0$$

$$I_D = K \left[ (U_{GS} - U_{GS0})U_{DS} - \frac{U_{DS}^2}{2} \right]$$

#### područje zasićenja

za 
$$U_{DS} \le U_{GS} - U_{GS0}$$

$$I_D = \frac{K}{2} (U_{GS} - U_{GS0})^2$$

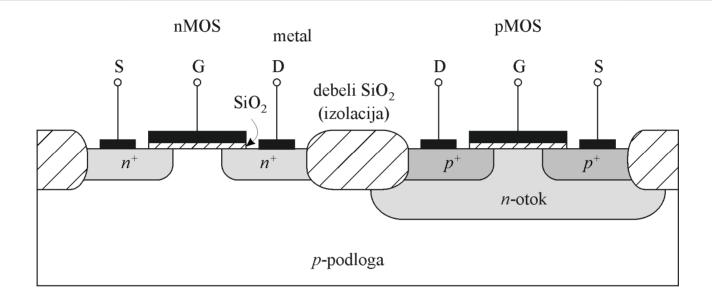
#### koeficijent struje

$$K = -\mu_p C_{ox} \frac{W}{L}$$

područje zapiranja za  $U_{GS} > U_{GS0}$ 

$$I_D = 0$$

#### **CMOS struktura**



nMOS → na *p*-podlozi

pMOS → u zasebnom *n*-otoku

Zbog električke izolacije *p*-podloga se spaja na najniži, a *n*-otok na najviši potencijal u sklopu

## **Primjer 5.2 (1)**

MOSFET ima strujni koeficijent K iznosa  $0,4~\rm mA/V^2$  i napon praga  $U_{GS0}=-1~\rm V$ . Nacrtati izlazne karakteristike ako je MOSFET

- a) *n*-kanalni,
- b) p-kanalni.

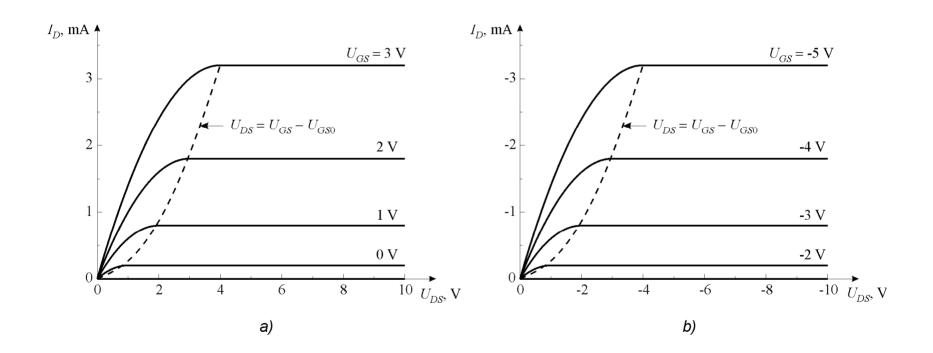
a)

$U_{GS}, \mathrm{V}$	<b>–</b> 1	0	1	2	3
$U_{GS} - U_{GS0}, V$	0	1	2	3	4
$I_D$ , mA	0	0,2	0,8	1,8	3,2

b)

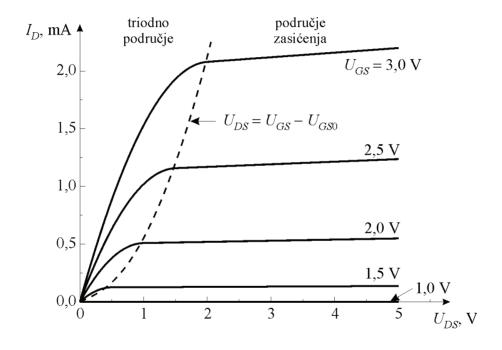
$U_{\mathit{GS}}, \mathrm{V}$	<b>–</b> 1	-2	- 3	-4	- 5
$U_{GS}$ – $U_{GS0}$ , V	0	- 1	- 2	- 3	- 4
$I_D,mA$	0	- 0,2	- 0,8	- 1,8	- 3,2

## **Primjer 5.2 (2)**



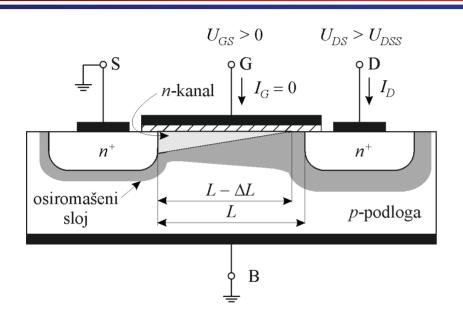
5. Unipolarni tranzistori

## Porast struje u zasićenju



n-kanalni MOSFET obogaćenog tipa  $\rightarrow$   $U_{GS0}$  = 1 V

#### Modulacija dužine kanala



Točka dodira pomiče se prema uvodu

Kanal se skraćuje

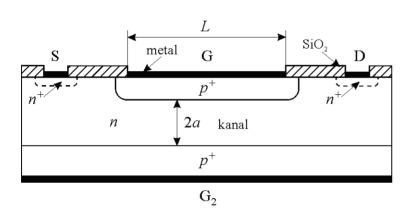
U kanalu elektroni se ubrzavaju naponom  $U_{DS} = U_{DSS} = U_{GS} - U_{GS0}$ 

U području zasićenja struja  $I_D$  raste s naponom  $U_{DS}$ 

$$I_D = \frac{1}{2} \mu_n C_{ox} \frac{W}{L - \Delta L} (U_{GS} - U_{GS0})^2 = I_{DS} \frac{1}{1 - (\Delta L/L)}$$

### Struktura spojnog FET-a

#### Struktura *n*-kanalnog JFET-a



#### Priključci

- $\square$  uvod S
- □ odvod D
- □ upravljačka elektroda G
- ☐ druga upravljačka elektroda G<sub>2</sub>

#### Kanal

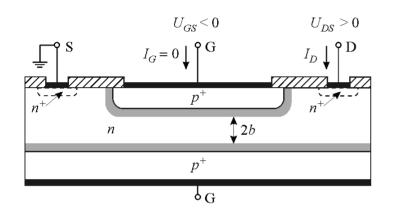
- ☐ *L* dužina
- W širina
- □ 2a tehnološka debljina

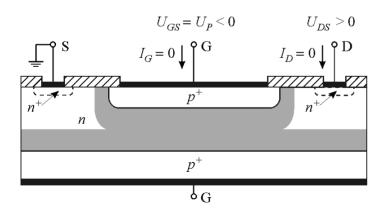
#### Električki simboli JFET-a



strelica  $\rightarrow$  od p-tipa prema n-tipu poluvodiča za n-kanalni  $\rightarrow$  od p-upravljačke elektrode prema n-kanalu za p-kanalni  $\rightarrow$  od p-kanala prema n-upravljačkoj elektrodi

# Napon dodira i linearno područje rada





 $U_{GS} < 0 \rightarrow$  zaporno polarizira *pn*-spoj upravljačka elektroda-kanal

Uz mali  $U_{DS} \rightarrow z$ anemariv pad napona u kanalu

Povećanjem iznosa  $U_{GS} o$  osiromašena područja se šire o kanal se sužava

Za  $U_{GS} = U_P \rightarrow \text{kanal se zatvara}$ 

 $U_P \equiv$  napon dodira

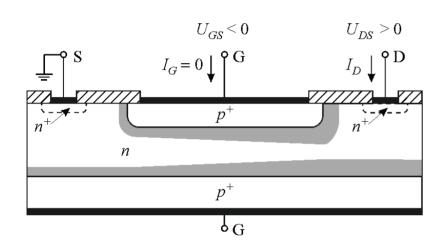
Za mali napon  $U_{DS}$  JFET je linearni otpornik

$$I_D = G_0 \left[ 1 - \left( \frac{U_K - U_{GS}}{U_K - U_P} \right)^{1/2} \right] U_{DS}$$

 $U_K \rightarrow$  kontaktni potencijal upravljačka elektroda-kanal

 $G_0 \rightarrow \text{vodljivost potpuno otvorenog kanala}$ 

## Rad uz veći napon U<sub>DS</sub>



Povećanjem napona  $U_{DS}$  nastaje pad napona u kanalu

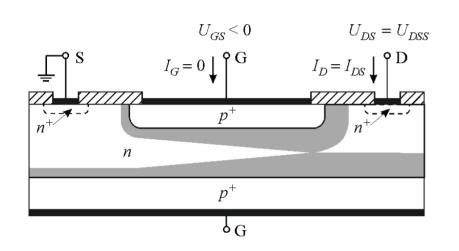
pn-spoj upravljačka elektroda-kanal jače se zaporno polarizira na strani odvoda

Kanal se prema odvodu sužava → otpor kanala raste

$$I_{D} = G_{0} \frac{U_{K} - U_{P}}{3} \left\{ 3 \frac{U_{DS}}{U_{K} - U_{P}} - 2 \left[ \left( \frac{U_{K} - U_{GS} + U_{DS}}{U_{K} - U_{P}} \right)^{3/2} - \left( \frac{U_{K} - U_{GS}}{U_{K} - U_{P}} \right)^{3/2} \right] \right\}$$

Struja  $I_D$  mijenja se s naponima  $U_{DS}$  i  $U_{GS}$ 

## Zatvaranje kanala



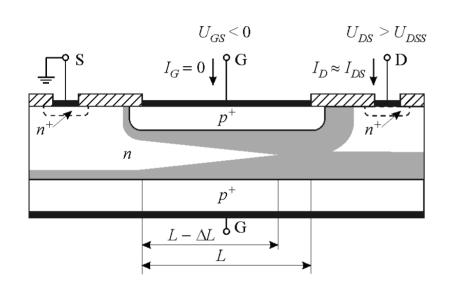
Za napon  $U_{DSS} = U_{GS} - U_P \rightarrow U_{GD} = U_P$   $\rightarrow$  kanal se na strani odvoda zatvara

Struja postiže maksimalnu vrijednost  $I_D = I_{DS} \rightarrow \mathsf{područje}$  zasićenja

$$I_D = I_{DS} = G_0 \frac{U_K - U_P}{3} \left[ 1 - 3 \frac{U_K - U_{GS}}{U_K - U_P} + 2 \left( \frac{U_K - U_{GS}}{U_K - U_P} \right)^{3/2} \right]$$

Struja  $I_D$  mijenja se samo s naponom  $U_{GS}$ 

#### Modulacija dužine kanala

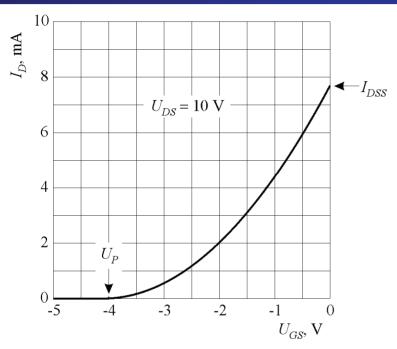


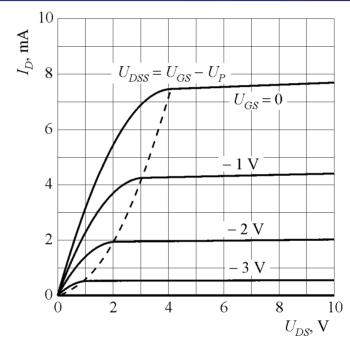
Točka dodira pomiče se prema uvodu Kanal se skraćuje U kanalu elektroni se ubrzavaju naponom  $U_{DS} = U_{DSS} = U_{GS} - U_{P}$ 

U području zasićenja struja  $I_{D}$  raste s naponom  $U_{DS}$ 

$$I_D = I_{DS} \frac{L}{L - \Delta L}$$

#### **Karakteristike JFET-a**





prijenosna karakteristika

izlazne karakteristike

 $I_{DSS} \rightarrow$  maksimalna struja JFET-a

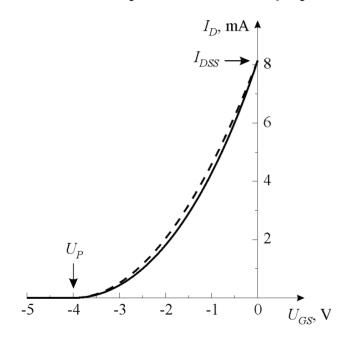
za 
$$U_{DS} = U_{DSS} \le U_{GS} - U_P \longrightarrow {\rm triodno\ područje}$$

za 
$$U_{DS} = U_{DSS} > U_{GS} - U_P \rightarrow \text{područje zasićenja}$$

5. Unipolarni tranzistori

## JFET u području zasićenja

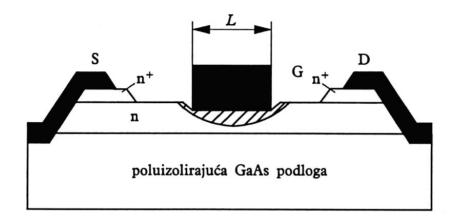
JFET se najviše koristi u pojačalima – radi u području zasićenja



puna crta – točan izraz crtkano – jednostavniji izraz Umjesto točnog i nepraktičnog izraza u sklopovskoj analizi koristi se jednostavniji izraz

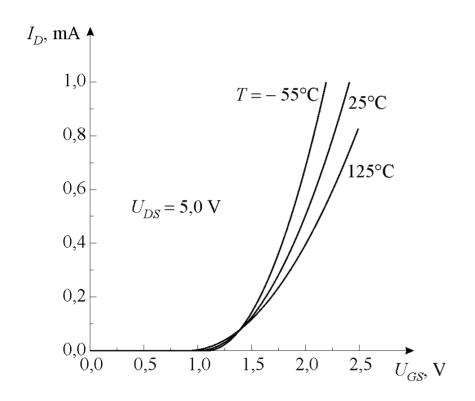
$$I_D = I_{DS} = I_{DSS} \left( 1 - \frac{U_{GS}}{U_P} \right)^2$$

## **MESFET**



Radi se u galij-arsenidu – velika brzina rada Sličan JFET-u Upravljačka elektroda- kanal je ispravljački spoj metal-poluvodič Za ispravan rad  $\to U_{GS} < 0$ 

## Temperaturna svojstva FET-ova



MOSFET – porastom temperature smanjuju se K i  $U_{GS0}$ 

JFET - porastom temperature smanjuje se pokretljivost i sužavaju osiromašeni slojevi

Kod obje vrste FET-ova  $\rightarrow$  porastom temperature pri manjim strujama struja  $I_D$  se povećava, a pri većim strujama se smanjuje

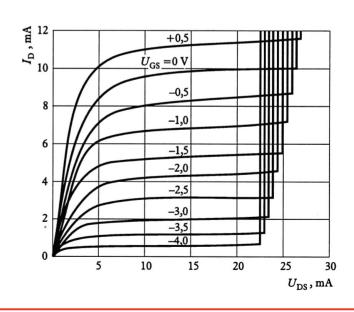
# Proboji FET-ova

#### **MOSFET**

- lavinski proboj spoja odvod-podloga
- prohvat
- proboj oksida

## **JFET**

lavinski proboj spoja odvod-kanal; uz probojni napon  $U_B$  proboj nastupa uz  $U_{DS} = U_B + U_{GS}$ 



## Dinamički parametri FET-a

Opisuju odnose malih izmjeničnih veličina u režimu malog signala Uz mali signal:  $i_D = f(u_{GS}, u_{DS})$ 

$$di_D = \frac{\partial i_D}{\partial u_{GS}} du_{GS} + \frac{\partial i_D}{\partial u_{DS}} du_{DS} \rightarrow i_d = g_m u_{gs} + g_d u_{ds}$$

Dinamički parametri:

strmina

$$g_m = \frac{\mathrm{d}i_D}{\mathrm{d}u_{GS}}\bigg|_{U_{DS} = \text{konst}} = \frac{i_d}{u_{gs}}\bigg|_{u_{ds} = 0}$$

☐ izlazna dinamička vodljivost

$$g_d = \frac{\mathrm{d}i_D}{\mathrm{d}u_{DS}}\Big|_{U_{GS} = \mathrm{konst}} = \frac{i_d}{u_{ds}}\Big|_{u_{gs} = 0}$$
  $r_d = \frac{1}{g_d}$ 

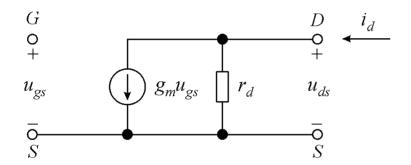
izlazni dinamički otpor

$$r_d = \frac{1}{g_d}$$

# Model FET-a za mali signal

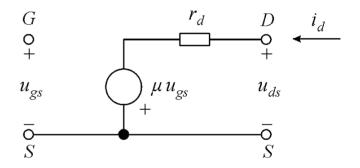
Koristi se u području zasićenja

Slijedi iz:  $i_d = g_m u_{gs} + u_{ds}/r_d$ 



Drugi oblik

$$u_{ds} = -\mu u_{gs} + r_d i_d, \ \mu = g_m r_d$$

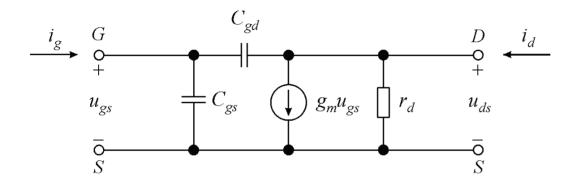


faktor naponskog pojačanja

$$\mu = -\frac{\mathrm{d}u_{DS}}{\mathrm{d}u_{GS}}\bigg|_{I_D = \text{konst}} = -\frac{u_{ds}}{u_{gs}}\bigg|_{u_{ds} = 0}$$

Za neopterećen izlaz  $\rightarrow i_d = 0$   $u_{ds} = -g_m r_d u_{gs} = -\mu u_{gs}$  maksimalno naponsko pojačanje FET-a

# Model za visoke frekvencije



Kapaciteti  $C_{gs}$  i  $C_{gd}$ :

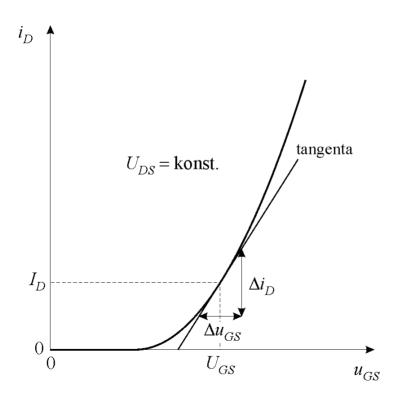
za MOSFET → kapacitet MOS strukture

za JFET → kapacitet zaporno polariziranih *pn*-spojeva

za MESFET → kapacitet zaporno polariziranog spoja metal-poluvodič

# Grafičko određivanje dinamičkih parametara (1)

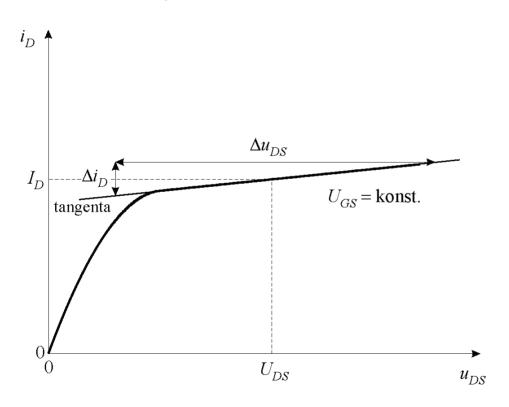
#### Strmina:



$$g_m = \frac{\Delta i_D}{\Delta u_{GS}} \bigg|_{U_{DS} = \text{konst}}$$

# Grafičko određivanje dinamičkih parametara (2)

## Izlazni dinamički otpor:



$$r_d = \frac{\Delta u_{DS}}{\Delta i_D} \bigg|_{U_{GS} = \text{konst}}$$

# Analitičko određivanje dinamičkih parametara (1)

#### Strmina:

MOSFET

$$i_D = \frac{K}{2} (u_{GS} - U_{GS0})^2$$

$$g_m = \frac{di_D}{du_{GS}} = K (U_{GS} - U_{GS0}) = \sqrt{2KI_D}$$

JFET

$$i_D = I_{DSS} \left( 1 - \frac{u_{GS}}{U_P} \right)^2$$

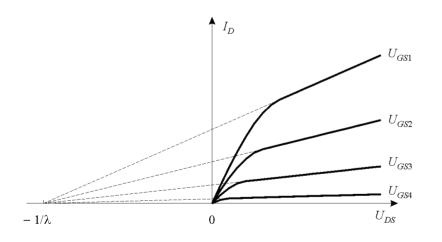
$$g_m = \frac{\mathrm{d}i_D}{\mathrm{d}u_{GS}} = \frac{2I_{DSS}}{-U_P} \left( 1 - \frac{U_{GS}}{U_P} \right) = \frac{2}{-U_P} \sqrt{I_{DSS} I_D}$$

# Analitičko određivanje dinamičkih parametara (2)

Izlazni dinamički otpor:

model nagiba izlaznih

karakteristika u području zasićenja



#### MOSFET

$$i_{D} = \frac{K}{2} (u_{GS} - U_{GS0})^{2} (1 + \lambda u_{DS})$$

$$g_{d} = \frac{di_{D}}{du_{DS}} = \lambda \frac{K}{2} (U_{GS} - U_{GS0})^{2}$$

### JFET

$$i_D = I_{DSS} \left( 1 - \frac{u_{GS}}{U_P} \right)^2 \left( 1 + \lambda u_{DS} \right)$$

$$g_d = \frac{\mathrm{d}i_D}{\mathrm{d}u_{DS}} = \lambda I_{DSS} \left( 1 - \frac{U_{GS}}{U_P} \right)^2$$

za oba FET-a 
$$r_d = \frac{1}{g_d} = \frac{1 + \lambda U_{DS}}{\lambda I_D} \approx \frac{1}{\lambda I_D}$$

## Primjer 5.3

Parametri n-kanalnog MOSFET-a su konstanta  $K=80~\mu\text{A/V}^2$ , napon praga  $U_{GS0}=2~\text{V}$  i faktor modulacije dužine kanala  $\lambda=0{,}005~\text{V}^{-1}$ . FET radi s naponom  $U_{GS}=5~\text{V}$ . Izračunati struju odvoda  $I_D$ , strminu  $g_m$ , izlazni dinamički otpor  $r_d$  i faktor naponskog pojačanja  $\mu$  uz:

a) 
$$U_{DS1} = (U_{GS} - U_{GS0})/2$$
,

b) 
$$U_{DS2} = 2(U_{GS} - U_{GS0}).$$

# Primjer 5.4

Napon praga p-kanalnog MOSFET-a je  $U_{GS0} = -1.5 \text{ V}$ . Kada MOSFET radi u području zasićenja pri naponu  $U_{GS} = -4 \text{ V}$  vodi struju od 1 mA. Koliki su napon  $U_{GS}$  i strmina  $g_m$  tog FET-a u području zasićenja uz struju od 4 mA? Zanemariti porast struje odvoda u području zasićenja.

# Primjer 5.5

Izlazne karakteristike nekog realnog MOSFET-a, dobivene mjerenjem, prikazane su na slici.

- a) U radnoj točki A odrediti dinamičke parametre: strminu  $g_m$ , izlazni dinamički otpor  $r_d$  i faktor naponskog pojačanja  $\mu$ .
- b) Odrediti parametar modulacije dužine kanala λ koji aproksimira nagib izlaznih karakteristika u području zasićenja.
- c) Korištenjem parametra  $\lambda$  izračunati izlazni dinamički otpor za  $U_{DS}$  = 7 V i za sva tri napona  $U_{GS}$  sa slike.

