7-11-18 Diodos

$$I = I_s \left( e^{\frac{qV}{nKT}} - 1 \right)$$

$$I_s = 10^{-12} A$$
  
 $K = 1.38 \cdot 10^{-23} J/K$   
 $q = 1.6 \cdot 10^{-19}$   
 $T = 300 K$ 

1\*

Despejamos la formula inicial para obtener el voltaje del diodo

$$\begin{split} &\frac{I}{I_s} + 1 = e^{\frac{qV}{KT}} \\ &\ln\left(\frac{I}{I_s} + 1\right) = \frac{qV}{KT} \rightarrow V = \frac{KT}{q} \ln\left(\frac{I}{I_s} + 1\right) \end{split}$$

Mallas

$$1 = V_d + I \cdot 1000$$

$$1 = \frac{KT}{q} \ln(\frac{I}{I_s} + 1) + I \cdot 1000$$

Resolver diodos:

circuito abierto \_. .\_ si  $V_d < 0.6V$ 

$$I_d \ \, \text{cualquier valor positivo} \ \, \text{Si} \ \, \begin{array}{c} 0.6 \text{V} \\ \hline \end{array}$$

#### Pasos:

- 1. Supongo el estado del diodo: On o Off
- 2. Sustituyo el diodo por una pila de 0.6 v (ojo a la posición) o por un circuito abierto
- 3. Resuelvo el circuito

4. Si he sustituido por una pila compruebo que la corriente sea positiva. Si he sustituido por un circuito abierto compruebo que  $V_a$ <0.6V

#### Ejemplo:

suponemos que el diodo de 1\* conduce

1. D ON 2. \*2 3.  $1-0.6=I\cdot 1 \rightarrow I=0.4 \text{ mA}$ 

Repetimos el ejercicio suponiendo que el diodo de 1\* no conduce

1. D OFF 2. 3\* 3. I=0 4.  $V_A=V_B+1$  Vd=1 No

\*4

- D1 ON D2 OFF
- 2.  $*5 \rightarrow El$  diodo 1 conduce pero no hay corriente (el circuito está abierto), por lo que algo falla en la suposición inicial

\*6

1. D1 ON y D2 ON  
2. \*7  
3. 
$$5-0.6=2RI_1-RI_2$$
 (1)  
 $0.6+0.6=-RI_1+2RI_2$  (2)  
(1)+(2) · 2  
 $4.4+2.4=-RI_2+4RI_2$   
 $6.8=3RI_2\rightarrow I_2=\frac{6.8}{3}R$   
sustituimos en (1)  
 $4.4=2RI_1-R\frac{6.8}{3}R\rightarrow 2RI_1=\frac{6.8}{3}+4.4=6.666$   
 $I_1=\frac{3.3}{2}$ 

 El diodo 2 está mal porque ssale positivo ya que hemos dibujado I<sub>2</sub> en el sentido contrario al diodo, por lo que deberia salir una I<sub>2</sub> negativo

Volvemos a empezar

- 1. D1 ON y D2 OFF
- 2. \*8
- 3.  $5-0.6=2RI \rightarrow I=\frac{4.4}{2R}$  como I>0 la suposición de D1 es correcta

#### Comprobamos D2

1.  $V_d = 0 - 2.8 = -2.8 < 0.6$  entonces la suposición de D2 es correcta

#### Característica de transferencia

- · Gráfica continua
- Tramos rectos
- Siempre hay un  $V_o$  para  $V_i$

\*9

Supongo que D1 ON

\*10

$$V_i - 0.6 = I \cdot 1 \rightarrow I = \frac{V_i - 0.6}{1} > 0 ; V_i > 0$$

Tengo que ver para que valores de  $V_i$  cuadra mi suposición

\*11

$$V_0 = 0.6 V$$
 si  $V_1 > 0.6 V$ 

Supongo que el diodo está cortado

\*12

$$V_0 = V_i$$

$$V_i - 0 < 0.6$$

21-11-18

3 regiones de funcionamiento

- 1. Corte  $I_D = 0$  si  $V_{GS} < V_T$   $V_{GS} = V_G V_S$
- 2. Lineal/Óhmica/triodo  $I_D = \frac{K}{2} 2[(V_{GS} V_T)V_{DS} V_{DS}^2]$  si  $V_{GS} > V_T$   $V_{DS} < V_{GS} V_T$

3. Saturación 
$$I_D = \frac{K}{2} (V_{GS} - V_T)^2$$
 si  $V_{GS} > V_T$  si  $V_{DS} > V_{GS} - V_T$ 

### Ejercicio transistor

- Supongo la región de funcionamiento
- Dato:  $I_D$  y sustituimos datos
- Resolvemos
- Comprobamos, ver  $V_D, V_G, V_S$

$$V_s = 0 V$$
  
 $V_G = 1 V$   
 $V_D = ?$ 

$$V_G - V_S > V_T$$
  
1-0>1.5

No cumple dicha condición, así que descartamos los estados que la incluyen: Lineal y saturación El mosfet está en corte

3\* cambiamos la fuente de 1V por una de 2V

$$V_s = 0 V$$
  
 $V_G = 2V$   
 $V_D = ?$ 

Ahora cumple  $V_G - V_S > V_T$  por lo que puede ser lineal o saturación.

Empezamos comprobando saturación

$$\begin{split} I_D &= \frac{2 \, mA / v^2}{2} (V_G - V_S - V_T) = 0.25 \, mA \\ V_D &= 4.75 \end{split}$$

$$V_{GS} > V_T \rightarrow 2 > 1.5 \text{ Ok}$$

$$V_{DS} > V_{GS} - V_T \rightarrow V_D - V_S > 2 - 1.5 \text{ Ok}$$

$$4.75 - 0$$

Está en saturación

Lineal

$$\begin{split} &V_G = 2V \\ &V_S = 0 \\ &I_D = \frac{K}{2} 2[(V_G - V_S - V_T)(V_D - V_S) - (V_D - V_S)^2] = V_D - V_D^2 \end{split}$$

$$\begin{split} V_D = & 5 - I_{D-1} \rightarrow V_D = 5 - (V_D - V_D^2) \rightarrow V_D^2 - 2 V_D + 5 = 0 \\ V_D = & \frac{2 \pm \sqrt{4 - 4.5}}{2} \end{split}$$

Saturación

$$I_D = \frac{2 \, mA / v^2}{2} (4 - 0 - 1) = 9 \, mA$$

Como  $9mA \neq 1mA$ , no está en saturación

$$I_D = \frac{K}{2} 2[(V_G - V_S - V_T)(V_D - V_S) - (V_D - V_S)^2]$$
1 4 0 1 0 0

Despejamos V\_D

$$V_D = \frac{6 \pm \sqrt{36 - 4}}{2} \qquad V_D = \frac{6 + 5,65}{2} = 5,825 V$$

$$V_D = \frac{6 - 5,65}{2} = 0,175 V$$

$$V_D - V_S > V_G - V_S - V_T$$

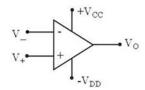
$$0 \quad 4 \quad 0 \quad 1$$

$$V. D no puede valer 5,825 V$$

V\_D no puede valer 5,825V

## 28-11-18 Amplificador operacional

Amplificador operacional:

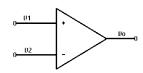


-15v

$$V_0 = A_{\nu} (\nu + -\nu^{-})$$
$$A_{\nu} \approx 10^5 \rightarrow \infty$$

$$I^{\scriptscriptstyle +}=I^{\scriptscriptstyle -}=0$$

## Comparador



V1=1,01V

V2=1

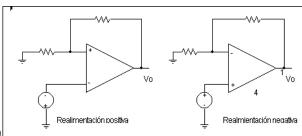
V0=15V

V1=1V

V2=1,01V

V0=-15

#### Amplificador operacional con realimentación



Realimentacion

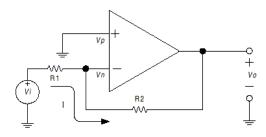
En realimentación positiva la salida vale o +15 o -15

$$V^+ > V^- \rightarrow v_0$$
 sube  $\rightarrow v^+$  sube  $\rightarrow v_0$  sube  $V^+ < V^- \rightarrow v_0$  baja  $\rightarrow v^+$  baja  $\rightarrow v_0$  baja

Realimentacion negatva:

$$V^+ = V^-$$
  
 $v^- baja \rightarrow v_0 sube \rightarrow v^- sube$ 

Se mantiene estable en  $v^+ = v^-$ 



R1=1k

R2=2k

Realimentación negativa

$$V^{+} = V^{-}$$

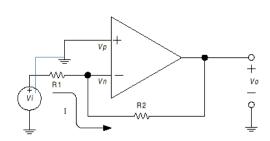
$$V = I \cdot R$$

$$I = \frac{V}{R}$$

$$\frac{3-0}{1} = \frac{0-V_0}{2}$$

$$V_o = -6$$

$$\frac{V_{i}-0}{R_{1}} = \frac{0-V_{0}}{R_{2}}$$



$$V_0 = \frac{-R_2}{R_1} V_i$$

# Realimentacion negativa

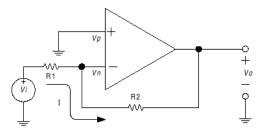
$$V^+ = V^-$$

$$\frac{(0-v_i)}{R_1} = \frac{(V_i - V_0)}{R_2}$$

$$\frac{-R_2}{R_1}V_i = V_i - V_0$$

$$V_0 = V_i (1 + R \frac{2}{R} 1)$$
 modo no inversor

#### Circuito derivador

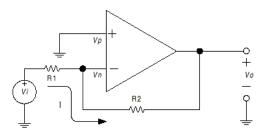


# Condensador en lugar de R1

Con derivadas
$$i = C d \frac{(v_i - 0)}{dt} = \frac{0 - V_0}{R} \rightarrow V_0 = -RC \frac{dv_i}{dt}$$

Con fasores

$$\frac{V_i - 0}{\frac{1}{1 j \omega C}} = \frac{0 - V_0}{R} \rightarrow V_0 = j \omega RC v_i$$



## Condensador en lugar de R2

 $V^+ = V^-$ 

$$\frac{V_i - 0}{R} = \frac{0 - V_0}{\frac{1}{1 j \omega C}} R \rightarrow V_0 = j \omega RC v_i$$

$$V_0 = \frac{-1}{j \, \omega RC} V_i$$

$$V_0 = \frac{-1}{RC} \int V_i dt$$

## 5-12-18

#### Realimentación positiva

\*1

$$V_0 = Av(v^+ - v^-)$$

$$Si v^+ > v^- \rightarrow v_o = 15 v$$
  
 $Si v^+ < v^- \rightarrow v_o = -15 v$ 

$$V_i$$
 muy alto  $\rightarrow V_o = +15 V$ 

$$\begin{split} &\frac{V_i - V^+}{1} = \frac{V^+ - 15}{5} \to V_i - V^+ = \frac{V^+}{5} - 3 \\ &V_i + 3 = V + \frac{5}{5} + V^+ \to V_i + 3 = \frac{6}{5} V^+ \\ &V^+ = \frac{5}{6} (V_i + 3) \\ &V^- = 0 \\ &\frac{5}{6} (V_i + 3) > 0 \\ &V_i > - 3V \\ &V_i \quad \text{muy bajo} \to V_o = -15V \\ &\frac{V_i - V^+}{1} = \frac{V^+ + 15}{5} \to V_i - V^+ = \frac{V^+}{5} + 3 \\ &V_i - 3 = V^+ (\frac{6}{5}) \\ &V^+ = \frac{5}{6} (V_i - 3) \\ &V^+ < 0 \\ &\frac{5}{6} (V_i - 3) < 0 \to V_i < 3 \end{split}$$

\*2

## Puertas lógicas

\*3  $V_{GS} = V_G - V_S > V_{th} \rightarrow \text{interruptor cerrado} \rightarrow V_{th} = 1 v$   $V_{GS} < V_{th} \rightarrow \text{interruptor abierto}$ 

\*4

\*5

\*6

\*7

\*8

PMOS

+ → suma → s → serie

 $\cdot \rightarrow \text{producto} \rightarrow \text{p} \rightarrow \text{paralelo}$ 

\*9

## 12-12-18 Ejercicio mosfet

### Ejercicio mosfet 2\*

Corte

$$I_{_D}{=}0$$
  $V_{_G}{=}0$   $V_{_D}{=}5$   $V_{_S}{=}{-}10\,\nu$   $V_{_GS}{<}V_{_T}$   $V_{_G}{-}V_{_S}{<}2$   $\rightarrow$  no está en corte

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

$$V_G - V_S$$

$$V_S - (-10) = I_D \cdot 10 \rightarrow V_S + 10 = 0, 5(-V_S - 2)^2 \rightarrow V_S + 10 = 0, 5[(-V_S)^2 + (-2)^2 + 2 \cdot (-2)(-V_S)]$$

$$\rightarrow V_S + 10 = 0, 5[V_S^2 + 4 + 4V_S]$$

$$V_S + 10 = 0, 5V_S^2 + 2 + 2V_S$$

$$0, 5V_S^2 + V_S - 8$$

$$V_S = \frac{1 \pm \sqrt{1 - 4 \cdot 0, 5 \cdot (-8)}}{1}$$

$$V_S = 3, 12V \qquad V_S = -5, 12$$

$$5 - V_D = I_D \cdot 2, 2$$

$$V_{GS} > V_T$$

$$\begin{array}{l} V_{GS} > V_{T} \\ V_{DS} > V_{GS} - V_{T} \\ I_{D} = \frac{0.1}{2} (-(-5.12) - 2)^{2} = 0.49 \, mA \\ V_{D} = 5 - 2.2 \cdot 0.49 \\ V_{D} = 3.92 \, V \\ V_{DS} > V_{GS} - V_{T} \rightarrow V_{D} - V_{S} > V_{G} - V_{S} - V_{T} \rightarrow \mathrm{Ok} \\ 3.92 \cdot 5.12 \quad 0 \cdot 5.12 \quad 2 \end{array}$$

El mosfet está en saturación

Calcular el limite para que un mosfet esté en el limite entre lineal y saturacion

$$\begin{split} I_{D} &= \frac{K}{2} (V_{GS} - V_{T})^{2} \quad V_{DS} > V_{GS} - V_{T} \\ I_{D} &= \frac{K}{2} [2(V_{GS} - V_{T})V_{DS} - V_{DS}^{2}] \quad \rightarrow \quad V_{DS} < V_{GS} - V_{T} \\ I_{D} &= \frac{K}{2} [2(V_{GS} - V_{T})(V_{GS} - V_{T}) - (V_{GS} - V_{T})^{2}] = \frac{K}{2} (V_{GS} - V_{T})^{2} \end{split}$$

19-12-18 Ejercicios Amplificador operacional

\*1

Como hay realimentación negativa v<sup>+</sup> = v<sup>-</sup>  $v^+ = 0 \rightarrow v^- = 0$ 

$$R_1 + \frac{1}{j\omega c}$$

$$\frac{V_i - 0}{R + \frac{1}{j\omega c}} = \frac{0 - V_0}{R_2} \rightarrow \frac{-R_2}{R_1 + \frac{1}{j\omega c}} = \frac{V_0}{V_i} = T \rightarrow \text{tengo que multiplicar arriba y abajo por j \%omega c}$$

para dejar numerador y denominador en forma binomial  $\rightarrow \frac{-j \omega c R_2}{i \omega R_1 c + 1}$ 

$$|T| = \frac{\omega c R_2}{\sqrt{1 + (\omega R_1 C)^2}}$$

$$arg T = \frac{-\pi}{2} - arctg \left(\frac{\omega R_1 C}{1}\right)$$

- a)  $v^A = v^- y v^B = v^+ \rightarrow \text{realim negativa}$ b)  $v^A = v^+ y v^B = v^- \rightarrow \text{realim positiva}$

a) 
$$v^+ = v^-$$

$$\frac{3-1}{1} = \frac{1-v_0}{3} \rightarrow 2 \cdot 3 = 1 - v_0 \rightarrow v_0 = 1 - 6 = -5v$$

b) realim positiva

$$v_0 = +15 \text{ si } v^+ > v^-$$
  
-15 si  $v^+ < v^-$ 

$$\frac{v_i - v^+}{1} = \frac{v^+ - 15}{3} \to v_i - v^+ = \frac{v^+}{3} = -5$$
$$v_i + 5 = v^+ (\frac{4}{3}); v^+ = \frac{3}{4} (v_i + 5) > 1$$

$$v_i + 5 > \frac{4}{3}$$
  $v_i > \frac{4}{3} - 5 = \frac{4 - 15}{3} = \frac{-11}{3}$ 

$$\frac{v_i - v^+}{1} = \frac{v^+ - (-15)}{3}$$
$$v_i - v^+ = \frac{v^+}{3} + \frac{15}{3}$$

$$\begin{split} &v_i - \frac{15}{3} = \frac{4}{3}v^+ \\ &v^+ = \frac{3}{4}(v_i - 5) < 1 \quad \rightarrow \quad v_i - 5 < \frac{4}{3} \qquad v_i < \frac{19}{3} \end{split}$$

\*4 \*5

realimentación negativa  $\rightarrow v^+ = v^-$ 

$$\frac{0-v^{+}}{1} = \frac{v^{+}-v^{'}}{5} \rightarrow -v^{'}-1/2 = \frac{v^{'}}{5} + \frac{1}{10} - \frac{v^{'}}{5} \rightarrow v^{'} = \frac{-6}{10} = \frac{-3}{5} = -0.6$$

$$\frac{v^{+}-v^{'}}{5} = \frac{v^{'}+1-v^{-}}{5} \rightarrow v^{+}-v^{-}=v^{'}+1-v^{+} \rightarrow 2v^{+}=2v^{'}+1; v^{+}=v^{'}+1/2 \rightarrow v^{+}=-0.1v \rightarrow v^{-}=0.1v$$

$$\frac{v^{'}+1-v^{-}}{5} = \frac{v^{-}-v_{0}}{1} \rightarrow \frac{-0.6+1-(-0.1)}{5} = -0.1-v_{0} \quad v_{0}=-0.2v$$

\*6

$$\frac{-0.6 - 0}{1} = \frac{0 - v}{3} \rightarrow v' = 1.8 v$$

$$\frac{0 - 1.8}{3} = -0.6 \, mA$$

 $\frac{1,8-0}{2}$  = 0,9 mA

aplicamos la primera ley de kirchoff en el nudo de v': lo que entra es igual a lo que sale

-0,6=0,9+I I=-1,5mA

del primer amplificador operacional salen 1,5mA

$$\frac{1,8-0}{2} + \frac{0,5-0}{1} = \frac{0-v_0}{2}$$

$$1,4=\frac{-v_0}{2}$$
;  $v_0=-2,8$