Solución de problemas con diodos

Solución analítica (modelo lineal)

Opción 1) suponemos el diodo en conducción y sustituimos el diodo por un cortocircuito. Resolvemos el circuito. La corriente por el diodo obtenida al resolver el circuito deber ir de ánodo a cátodo. Si no es así, la suposición inicial es incorrecta y el diodo no conduce.

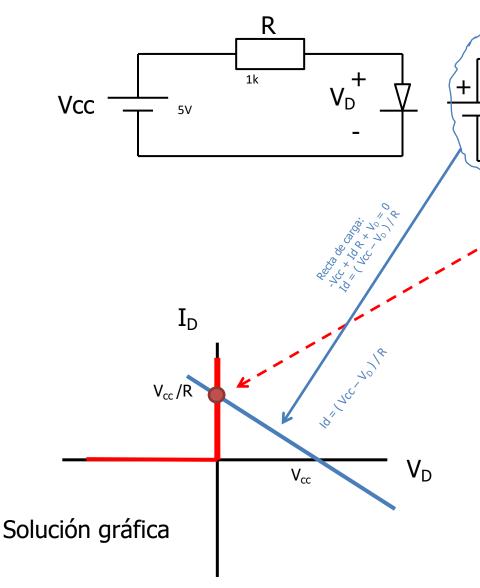
Opción 2) suponemos que el diodo no conduce y sustituimos el diodo por un circuito abierto. Resolvemos el circuito. La tensión entre ánodo-cátodo obtenida al resolver el circuito debe ser menor que cero. Si no es así, la suposición inicial es incorrecta y el diodo conduce.

Solución gráfica Curva VI

Representar gráficamente la característica V-I del diodo.

Sustituir el resto del circuito por su equivalente de Thevenin y representar junto a la característica VI del diodo. El punto de corte es la solución.

Solución de problemas con diodos





Áplicamos la opción 1) y sustituimos el diodo por un cortocircuito, es decir, suponemos que conduce. Si un diodo conduce la corriente va de ánodo a cátodo.

Señalamos en el circuito la dirección de la corriente I_D cuando el diodo conduce.

Resolvemos el circuito y verificamos el signo de $I_{\text{D.}}$ Aplicando LTK resulta:

$$-Vcc + V_R = 0$$

$$-5V + I_D 1k = 0$$

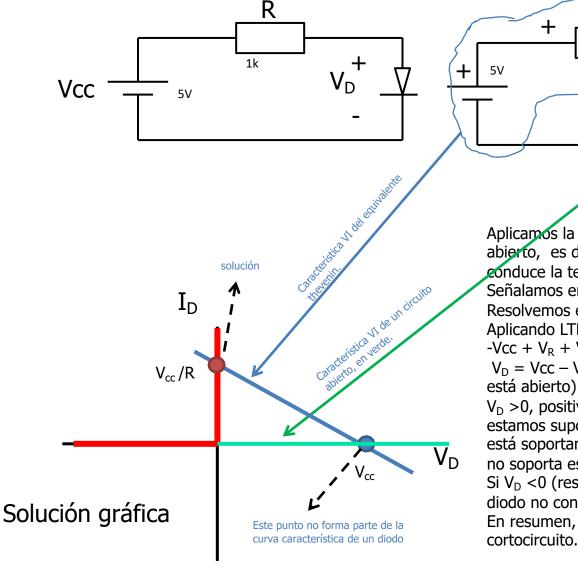
+

$$I_D = 5V/1k = 5 \text{ mA} > 0$$

 I_{D} es positiva (coincide con el sentido marcado). Si es positiva no hay contradicción y la suposición de que el diodo conduce es correcta.

Si I_D resultase negativa, la suposición sería incorrecta y el diodo no conduciría. Obtendría una contradicción porque no es posible que diga que conduce y la corriente vaya de cátodo a ánodo.

Solución de problemas con diodos



Solución analítica opción 2

Aplicamos la opción 2) y sustituimos el diodo por un circuito abierto, es decir, suponemos que no conduce. Si un diodo no conduce la tensión entre ánodo y cátodo debe ser negativa. Señalamos en el circuito la tensión V_D.

Resolvemos el circuito y verificamos el signo de V_D. Aplicando LTK resulta:

$$-Vcc + V_R + V_D = 0$$

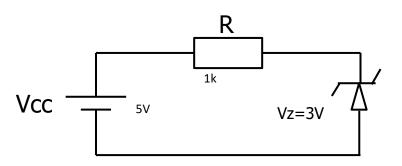
 $V_D = Vcc - V_R = Vcc - I_DR = 5V > 0$ pues $I_D = 0$ (el circuito

 $V_D > 0$, positivo, y por tanto obtenemos una contradicción, estamos suponiendo que el diodo no conduce y sin embargo está soportando una tensión ánodo de cátodo de 5V. El diodo no soporta esta tensión directa (conduciría).

Si V_D <0 (resultase negativo), la suposición sería correcta y el diodo no conduciría.

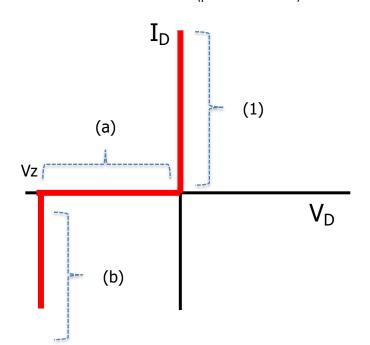
En resumen, el diodo conduce y se comporta como un cortocircuito.

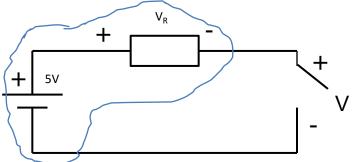
Solución de problemas con zener



El zener presenta tres zonas:

- (1) En directa se comporta como un diodo normal.
- (2) En inversa hay dos opciones:
 - (a) que la tensión inversa sea inferior a la tensión zener, en ese caso se comporta como un diodo en inversa, no conduce.
 - (b) la tensión inversa sea suficiente para que rompa y conduzca en inversa. En este caso el diodo se sustituye por una pila de valor la tensión zener entre cátodo ánodo del diodo (positivo el cátodo).





Solución suponiendo opción 2.(a)

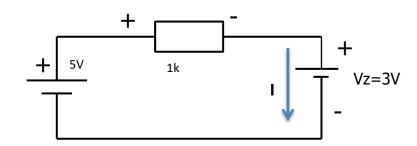
Sustituimos el diodo por un circuito abierto, es decir, suponemos que está polarizado en inversa y no conduce (opción 2a) . Si un diodo zener no conduce, la tensión inversa V (observe que V tiene polaridad opuesta a V_D) debe ser mayor que cero e inferior a su tensión de ruptura zener.

Resolvemos el circuito y verificamos el valor de V. Si V fuese mayor que Vz la suposición sería incorrecta y el diodo rompería en inversa. Si es menor que Vz la suposición es correcta y el diodo no conduce. Si V es negativa entonces el diodo conduciría en directa.

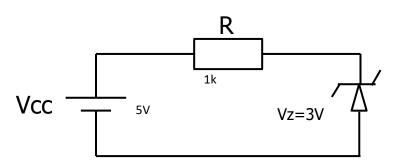
Aplicando LTK resulta:

$$-\dot{V}cc + V_R + V = 0$$

 $V = Vcc - V_R = Vcc - I \cdot R = 5 \ V$ pues I = 0 (el circuito está abierto) En este caso V es mayor que Vz y por tanto obtenemos una contradicción, estamos suponiendo que el diodo no conduce en inversa y sin embargo está soportando una tensión inversa mayor que su tensión de ruptura zener. El diodo zener no soporta una tensión inversa superior a su tensión de ruptura zener.. En resumen, el diodo zener conduce en inversa y se sustituye por una diferencia de potencial de 3V, tal como se muestra en la siguiente figura. La corriente I será: I = (5V-3V)/1k = 2mA.

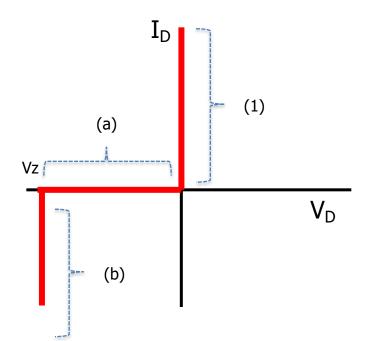


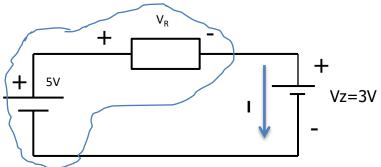
Solución de problemas con zener



El zener presenta tres zonas:

- (1) En directa se comporta como un diodo normal.
- (2) En inversa hay dos opciones:
 - (a) que la tensión inversa sea inferior a la tensión zener, en ese caso se comporta como un diodo en inversa, no conduce.
 - (b) la tensión inversa sea suficiente para que rompa y conduzca en inversa. En este caso el diodo se sustituye por una pila de valor la tensión zener entre cátodo ánodo del diodo (positivo el cátodo).





Solución suponiendo opción 2.(b)

Suponemos que el diodo conduce en inversa (opción 2b) y sustituimos el diodo por una fuente con polaridad cátodo-anodo de valor la tensión zener. Si el zener conduce en inversa la corriente inversa, I, tiene que ir de cátodo a ánodo, según indica la figura.

Resolvemos el circuito y verificamos el signo de la corriente. Si I fuese positiva la suposición sería correcta y el diodo estaría trabajando en la zona zener. Si fuese menor que cero (sentido contrario) la suposición sería incorrecta y el zener no trabaja en esa zona.

En este ejemplo, aplicando LTK resulta:

 $-Vcc + V_R + Vz = 0$

 $-5V + I \cdot R + 3 = 0$

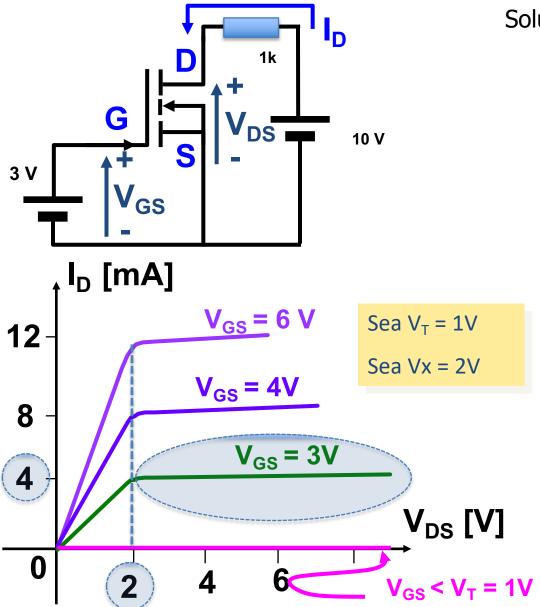
I = (5-3)/R = 2 mA > 0 luego no hay contradicción.

Estamos suponiendo que el diodo conduce en inversa manteniendo su tensión zener y la corriente que obtenemos es una corriente de cátodo a ánodo.

Solución de problemas con MOSFET canal N

Calculamos la tensión entre puerta y fuente (VGS). Para ello aplicamos la LTK sobre la malla de entrada (parte del circuito que incluye los terminales GS. La corriente de puerta podemos considerarla nula. 1 suponemos configuraciones vistas en clase si no VGS > VT Si VGS supera la tensión umbral VT (se forma canal) y el Si VGS no supera la tensión umbral VT el transistor está al transistor conduce¹. Puede comportarse como una corte, es decir, entre drenador y fuente hay un circuito fuente de corriente o bien como una resistencia. abierto y por tanto ID =0. VT : es la tensión umbral Si suponemos que funciona como fuente de corriente sustituimos los terminales del transistor entre drenador – fuente por una fuente de corriente de valor I indicado por la gráfica. Resolvemos el circuito de la malla de salida (el circuito que incluye los Vx : es la tensión (VDS) que separa la zona ohmica de la zona de terminales drenador y fuente) y calculamos la tensión drenador-fuente, VDS. fuente de corriente. Si no VDS> Vx La suposición es correcta La suposición es incorrecta y el transistor Sustituimos el transistor entre los terminales y el transistor trabaja traba como resistencia, zona Ohmica. Para de drenador- fuente por la resistencia como fuente de corriente calcular la resistencia a la que equivale el calculada. La corriente y la tensión sobre de con el valor de corriente MOSFET dividimos la tensión Vx entre la la resistencia se corresponden con ID y VDS indicado por la gráfica. corriente I. respectivamente.

Solución de problemas con MOSFET



Solución analítica

EJEMPLO 1

Calculamos la tensión VGS. VGS = 3V y es superior a VT (1 V) luego el transistor está funcionando como fuente de corriente o como resistencia.

Suponemos que funciona como fuente de corriente. Según la gráfica, la corriente de drenador es ID = 4 mA para VGS = 3V.

Si la suposición es correcta VDS debe ser mayor de Vx (Vx = 2 V) que es la tensión que separa la zona Ohmica de la de fuente de corriente.

Resolvemos el circuito y verificamos el valor de VDS.

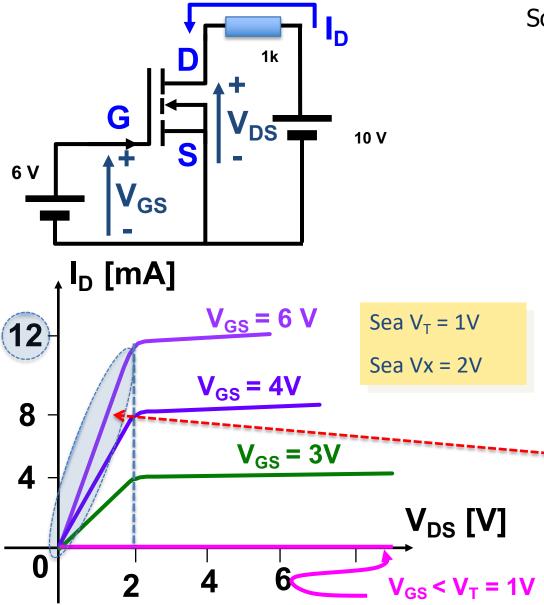
Aplicando LTK a la malla de salida resulta:

$$-Vcc + V_R + VDS = 0$$
$$- Vcc + ID \cdot R + VDS = 0$$

$$VDS = 10 - 4mA \cdot 1k = 6V > 2V.$$

Como VDS > 2 la suposición es correcta y el MOSFET trabaja como fuente de corriente.

Solución de problemas con MOSFET



Solución analítica

EJEMPLO 2

Ahora solucionamos el circuito con otra tensión de puerta.

Comprobamos que la tensión VGS = 6 V y es superior a VT luego el transistor está funcionando como fuente de corriente o como resistencia.

Suponemos que funciona como fuente de corriente y por tanto, según la gráfica, la corriente ID = 12 mA (para VGS = 6 V).

Si la suposición es correcta VDS debe ser mayor de Vx= 2 V que es la tensión que separa la zona Ohmica de la zona de fuente de corriente.

Resolvemos el circuito y verificamos el valor de VDS.

Aplicando LTK a la malla de salida resulta:

$$-Vcc + V_R + VDS = 0$$

 $-Vcc + ID \cdot R + VDS = 0$
 $VDS = 10 - 12mA \cdot 1k = -2 < 2 V.$

Como VDS < 2 la suposición es incorrecta y el MOSFET no trabaja como fuente de corriente, trabaja como una resistencia entre drenador y fuente.

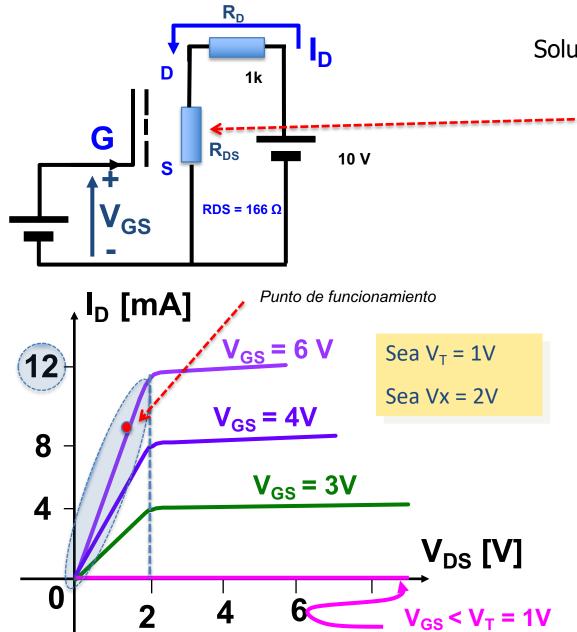
La resistencia es la inversa de la pendiente de esta recta.

Para calcular la resistencia se realiza el cociente entre Vx y la corriente ID.

$$RDS = 2V/12 \text{ mA} = 166 \text{ Ohm}.$$

Ver gráfico de la siguiente transparencia.

Solución de problemas con MOSFET



Solución analítica continuación

RDS = 2V/12 mA = 166 Ohm.

Sustituimos el transistor por la resistencia RDS.

Para calcular VDS e IDS aplicamos LTK a la malla de salida o aplicamos la fórmula de un divisor de tensión:

$$VDS = 10 \cdot Rds/(Rds+Rd) = 1,41 V$$

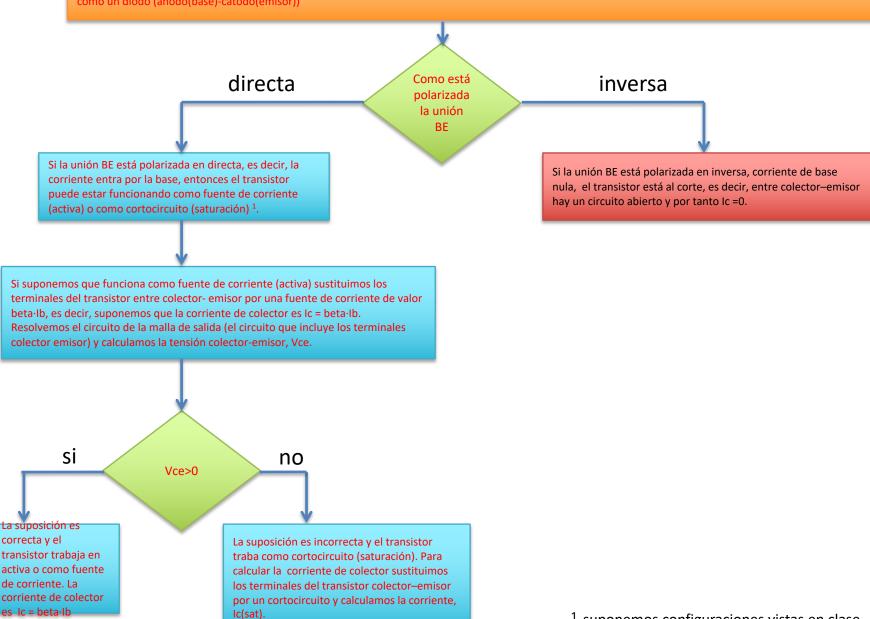
 $ID = 10 V / (1k+166) = 8,5 mA$

Aplicando LTK:

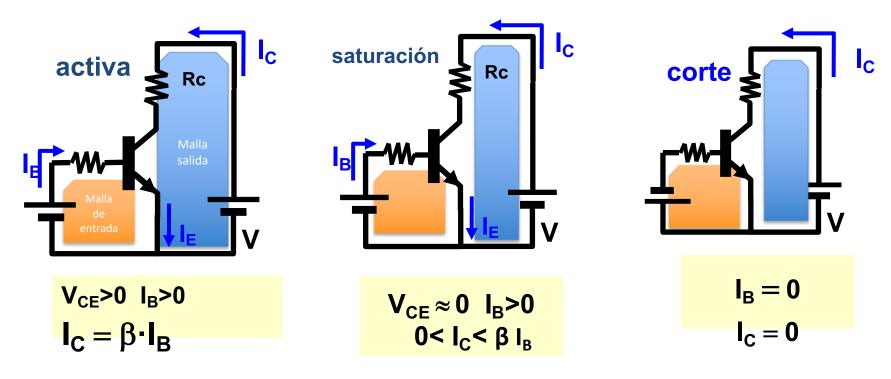
 $-10V + Id \cdot 1k\Omega + ID \cdot 166\Omega = 0$ ID = 10/1166 = 8,5 mA VDS = ID · 166 Ω = 1,41 V

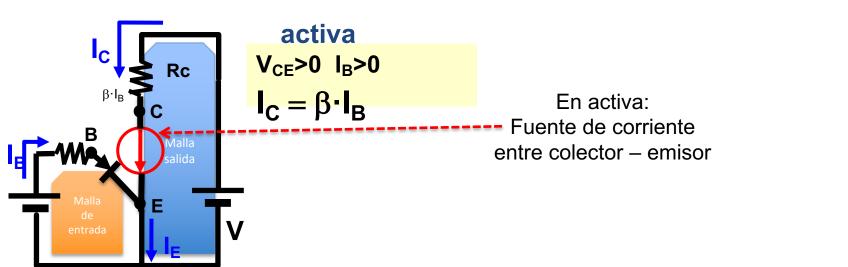
Solución de problemas con BIPOLARES NPN

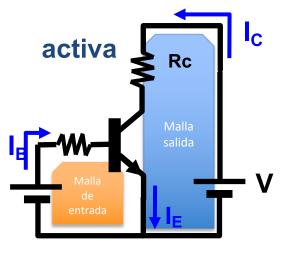
Calculamos la corriente de base. Para ello calculamos la LTK sobre la malla de entrada (parte del circuito que incluye la unión BE. La unión BE la consideramos como un diodo (ánodo(base)-cátodo(emisor))

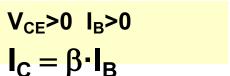


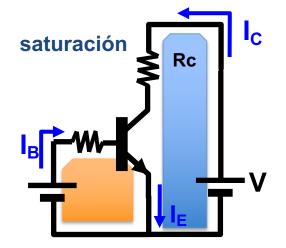
¹ suponemos configuraciones vistas en clase





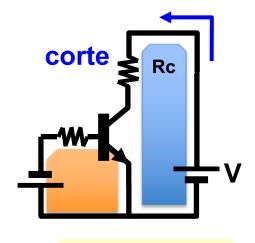






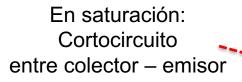
$$V_{CE} = 0 I_B > 0$$

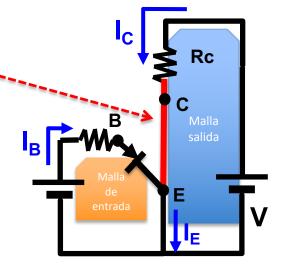
 $0 < I_C < \beta I_B$



$$I_{B} = 0$$

$$I_{C} = 0$$

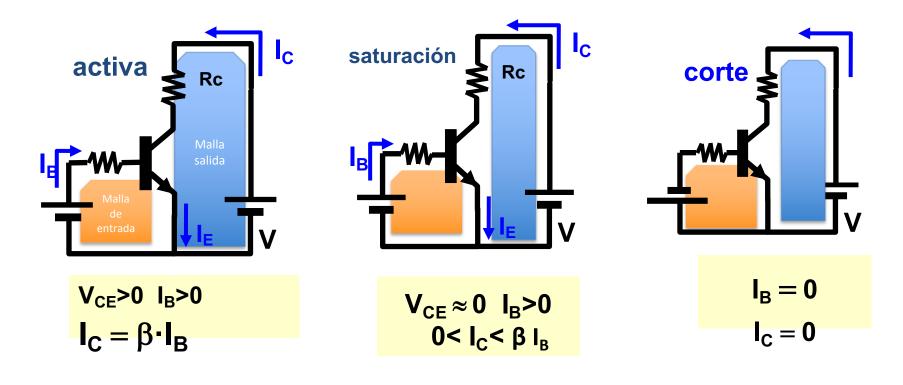


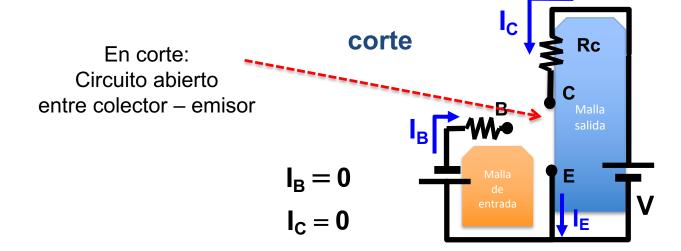


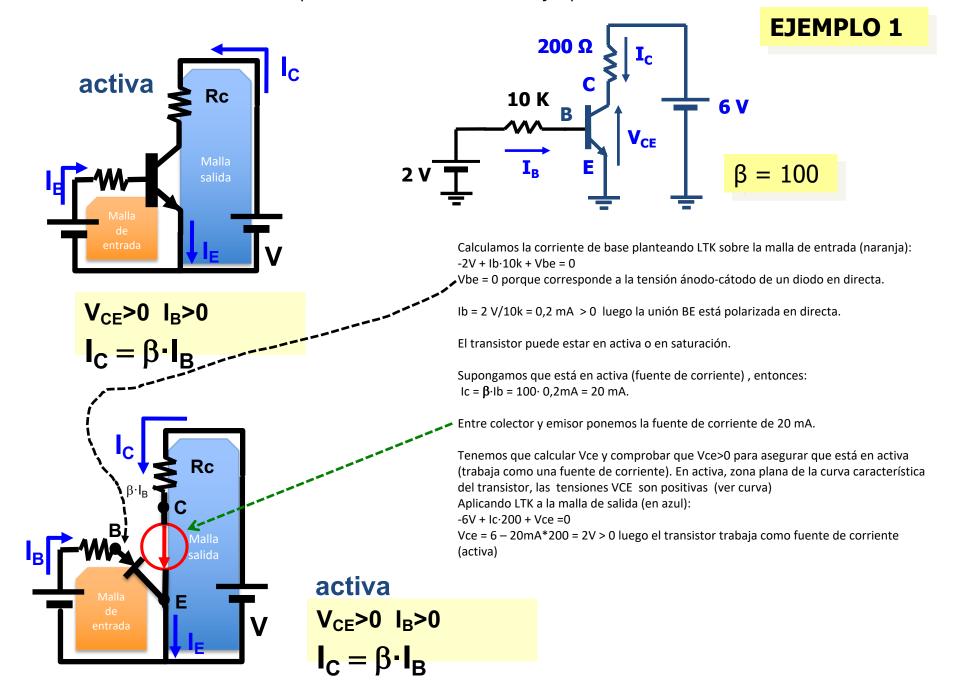
saturación

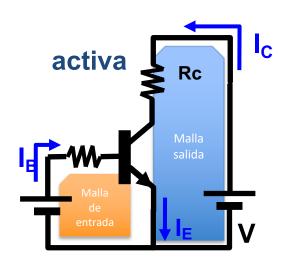
$$V_{CE} = 0 I_{B} > 0$$

0 < $I_{C} < \beta I_{B}$

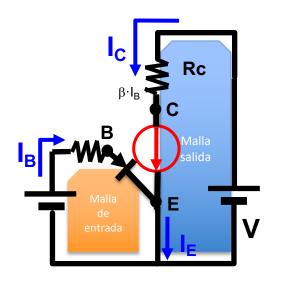


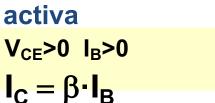


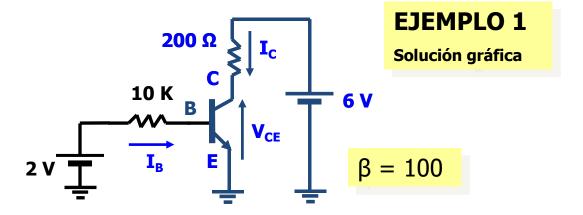




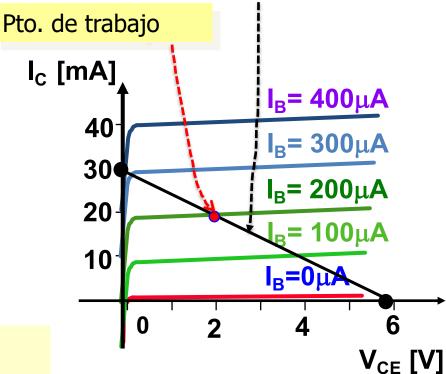
$$V_{CE} > 0 I_{B} > 0$$
 $I_{C} = \beta \cdot I_{B}$

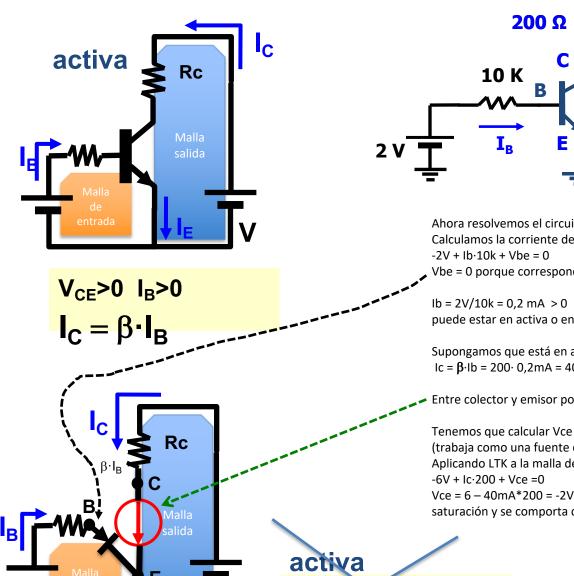


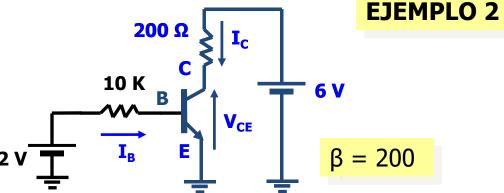




La recta de carga sale de la ecuación de la malla de salida: $-6V + Ic \cdot 200 + Vce = 0 \rightarrow Ic = (6-Vce)/200$ recta de carga







Ahora resolvemos el circuito considerando beta = 200.

Calculamos la corriente de base planteando LTK sobre la malla de entrada (naranja):

Vbe = 0 porque corresponde a la tensión ánodo-cátodo de un diodo en directa.

Ib = 2V/10k = 0,2 mA > 0 luego la unión BE está polarizada en directa y el transistor puede estar en activa o en saturación.

Supongamos que está en activa (fuente de corriente), entonces:

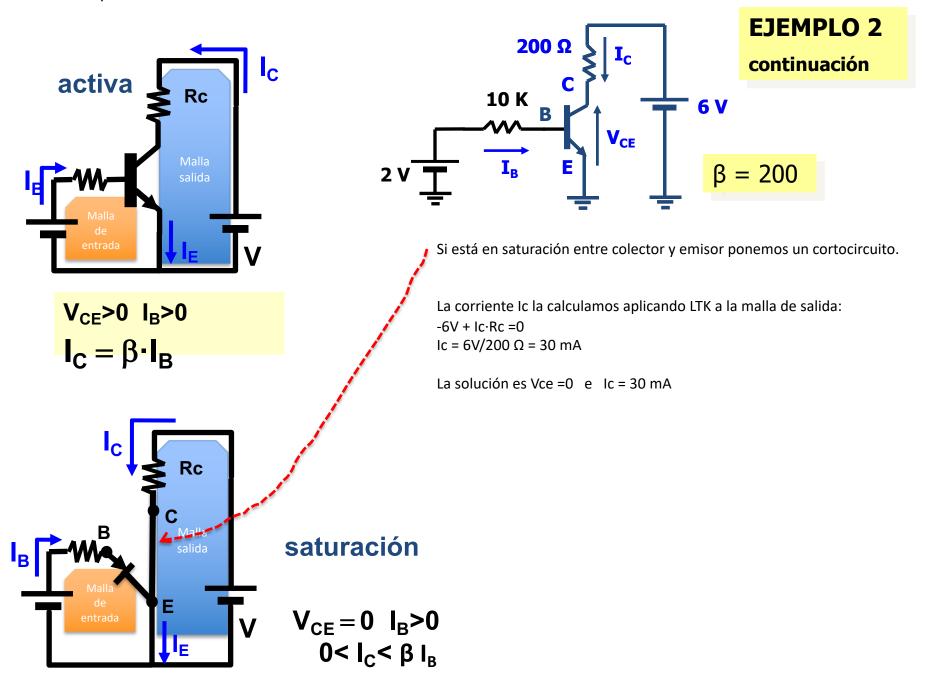
 $Ic = \beta \cdot Ib = 200 \cdot 0,2mA = 40 mA.$

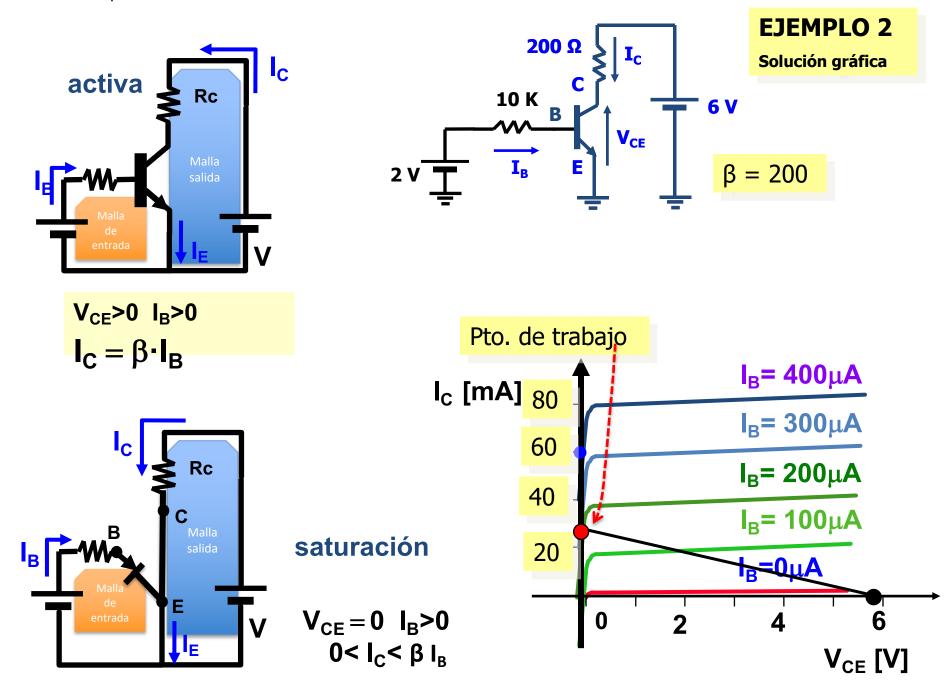
Entre colector y emisor ponemos la fuente de corriente de 40 mA.

Tenemos que calcular Vce y comprobar que Vce>0 para asegurar que está en activa (trabaja como una fuente de corriente).

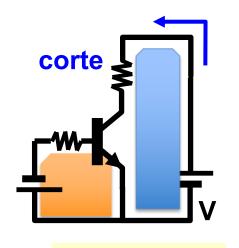
Aplicando LTK a la malla de salida (en azul):

Vce = 6 - 40mA*200 = -2V < 0 luego el transistor no está en activa, trabaja en saturación y se comporta como un cortocircuito entre colector-emisor.



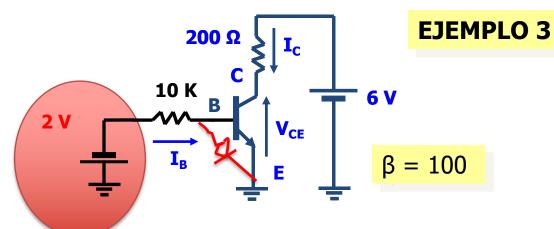


Solución de problemas con BIPOLARES NPN



$$I_B = 0$$

$$I_C = 0$$



Calculamos la corriente de base planteando LTK sobre la malla de entrada (naranja):

 $2V + Ib \cdot 10k + Vbe = 0$

Si suponemos que el diodo de la unión BE está bien polarizado Vbe=0 la corriente Ib debe ser mayor que cero. Resolviendo:

Ib = -2/10K < 0 luego encontramos contradicción.

La unión BE está polarizada en inversa y el circuito equivalente de la unión BE es un circuito abierto con Ib =0.

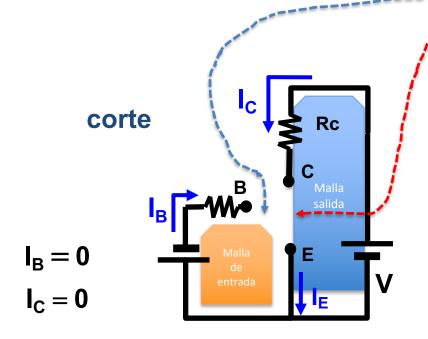
El transistor está al corte y entre los terminales de colector y de emisor ponemos un circuito abierto.

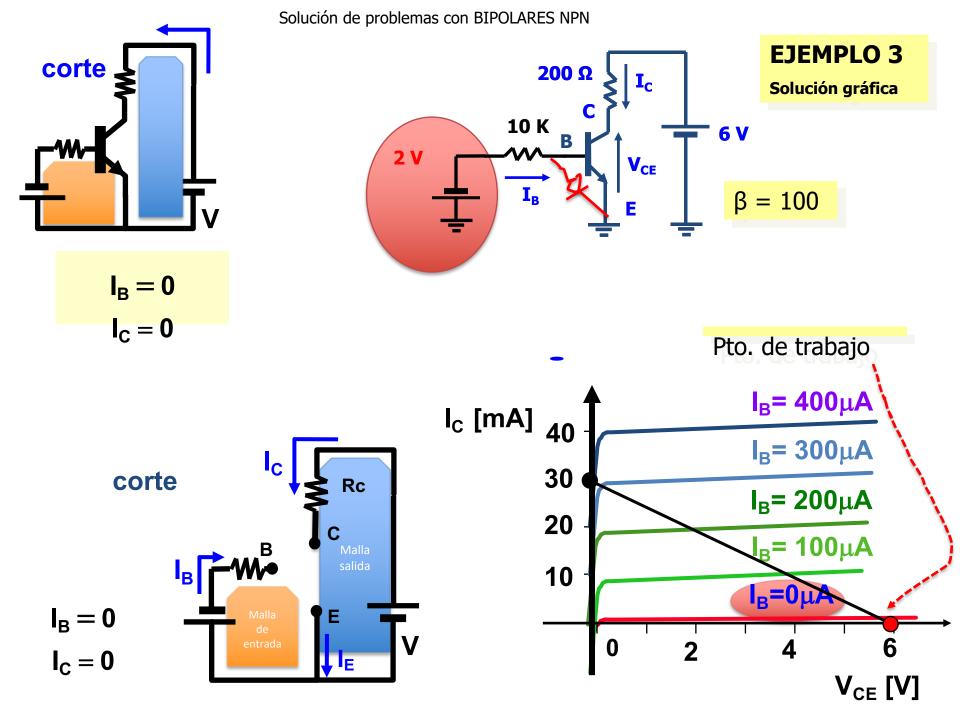
La corriente de Ic =0 y la tensión Vce podemos calcularla aplicando LTK sobre la malla de salida:

-6 + Ic· 200 +Vce = 0 como Ic=0

Vce = 6 V

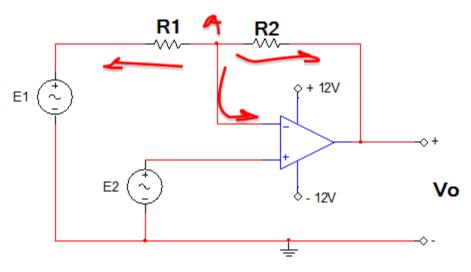
Luego el transistor trabaja al corte con Ic=0 y Vce = 6V





Solución de problemas con OPERACIONALES

- 1) Comprobar el tipo de realimentación. Para que funcione en zona lineal debe ser negativa.
- 2) Aplicamos el principio de cortocircuito virtual entre los terminales inversor y no inversor (v + = V).
- 3) Considerar despreciables las corrientes de entrada del operacional (Ip=In=0).



- 1) Comprobamos que el circuito tiene realimentación negativa.
- 2) Aplicamos V+ = V- (principio de cortocircuito virtual)

Si V+ = V- la tensión en la entrada inversora es también E2.

Aplicando LCK al nudo A resulta:

$$(E2-E1)/R1 + (E2-Vo)/R2 + In = 0$$

Aplicando 3) In = Ip =0 (corrientes de entrada al operacional nulas).

Despejando Vo se obtiene:

$$Vo/R2 = E2/R1 - E1/R1 + E2/R2$$

$$Vo = E2(1+R2/R1) - E1R2/R1$$