

d) Datos:

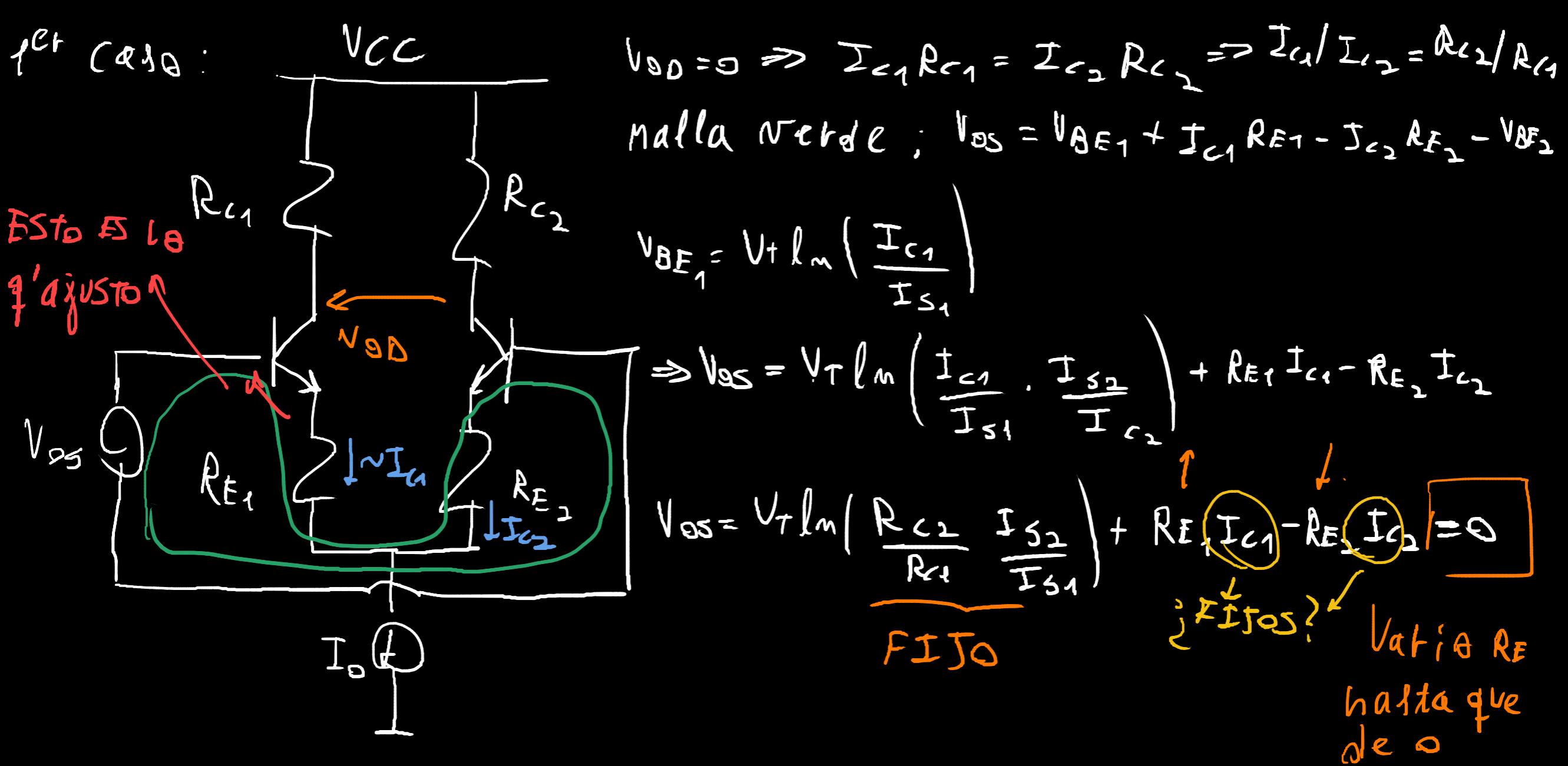
- $|V_{CC}| = |V_{EE}| = 20 \text{ V}$ ;  $I_O = 2 \text{ mA}$ .
- Figura G-8a):  $R_{C1} = R_{C2} = 10 \text{ k}\Omega$ ;  $R_{E1} + R_{E2} = 50\Omega$ .
- Figura G-8b):  $R_{C1} = R_{C2} = 5 \text{ k}\Omega$ ;  $R_{E1} = R_{E2} = 250\Omega$ .

→ NAO

R

Analizar en qué se basa cada una de las técnicas de ajuste de offset indicadas en las Figs. G-8a y b. ¿Cuál se utiliza normalmente en CIM?.

e)



2 CASOS EXTREMOS:

$R_{E_1} = 0, R_{E_2} = R_E$	$R_{E_1} = R_E, R_{E_2} = 0$
------------------------------	------------------------------

RESTO TODO LO  
que PUEDO

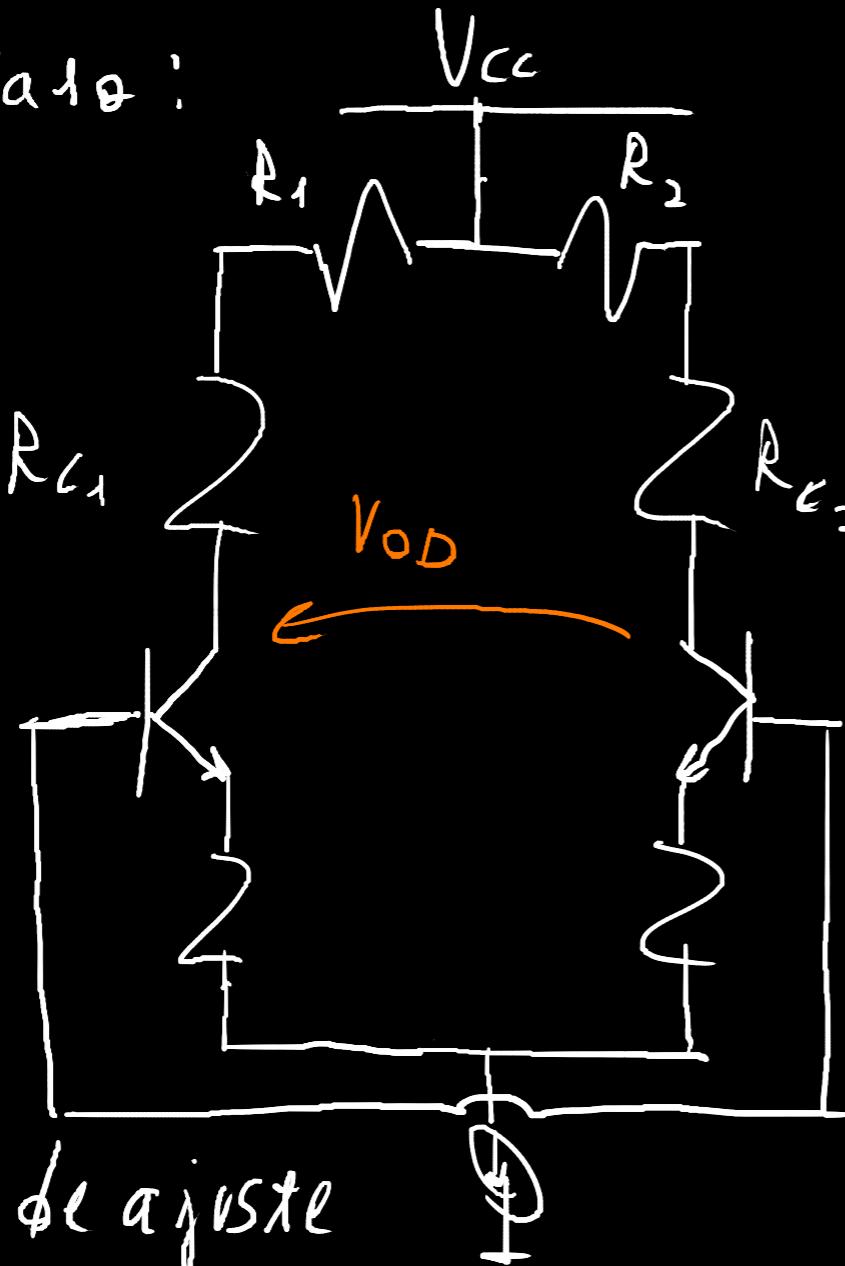
SUMO TODO LO  
que PUEDO

$$\text{Lo q' estoy tratando es } V_{BE_1} = \frac{V_{os}}{2} - I_{c_1}R_{E_1}, V_{BE_2} = -\frac{V_{os}}{2} - I_{c_2}R_{E_2}$$

Com ella modifco  $I_c$ , de ahí lo de ajuste exponencial.

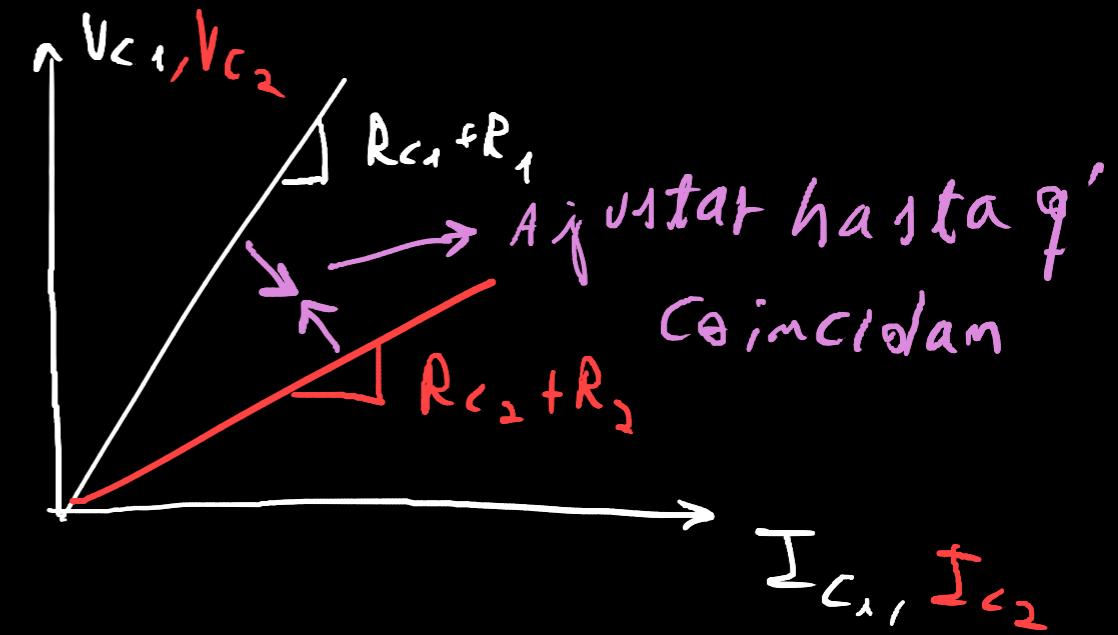
En realidad el análisis lo tendría q' haber hecho sin tensión diferencial aplicada. De ahí variar  $R_E$  hasta q'  $V_{ad} = 0$

Segundo caso:



$$\frac{V_{C_1}}{I_{C_1}(R_{C_1} + R_1)} = \frac{V_{C_2}}{I_{C_2}(R_{C_2} + R_2)}$$

Ajuste  $R_1, R_2$  hasta q' la relación se cumpla. ES como intersección 2 rectas:



De ahí los de ajuste

lineal.

De hecho, la otra ecuación era algo muy parecida:

$$V_T \ln \left[ \frac{I_{C_1}}{I_{S_1}} \right] + R_E I_{C_1} = V_T \ln \left[ \frac{I_{C_2}}{I_{S_2}} \right] + R_E I_{C_2}$$

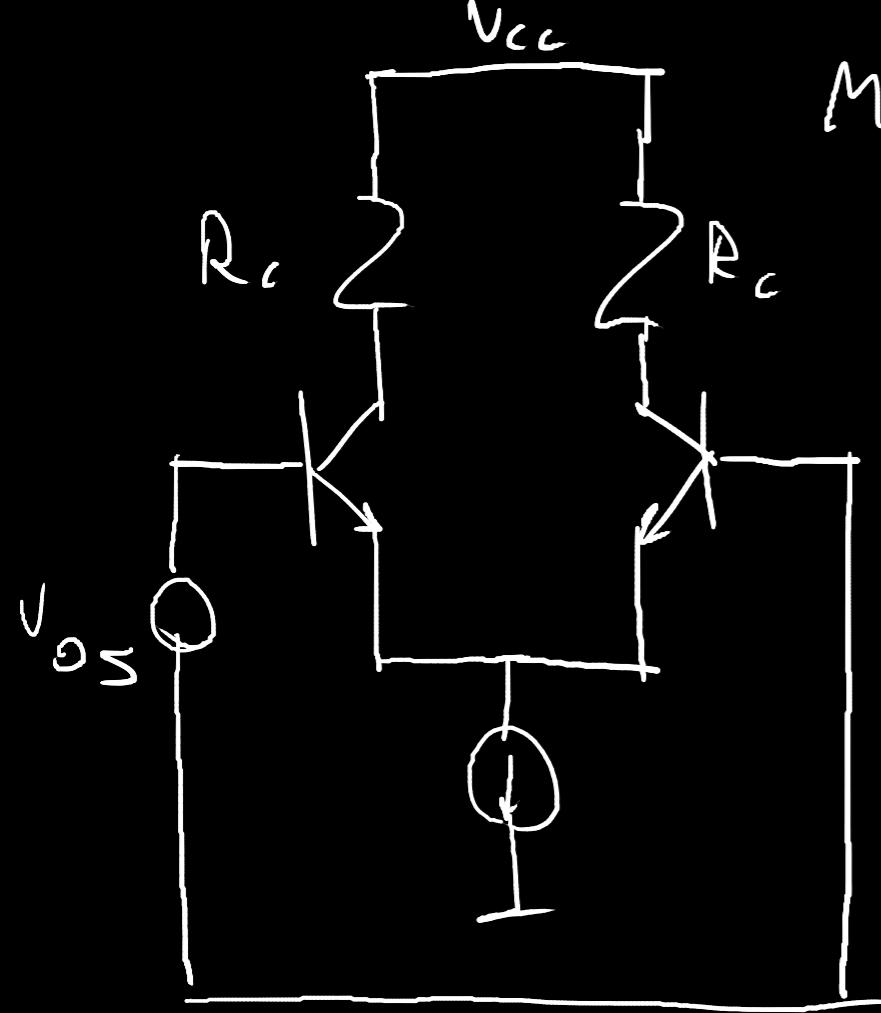
Ambas ecuaciones describen una curva en el plano

Me imagino q' el ajuste lineal es preferible

Se ajusta  $R_E$  hasta que las curvas coincidan

e)

- 1: - {ca el mea}
- Obtener el valor de  $V_{off}$  en un par acoplado por emisor si se admite que el offset se debe a una diferencia  $\Delta I_S$  entre las corrientes de saturación inversa de los TBJ, tal que  $(\Delta I_S/I_S)=0,02$  (desapareamiento de 2%).
  - Obtener el valor de  $V_{off}$  si se admite que el desapareamiento se debe únicamente a una dispersión  $\Delta \beta$  entre los valores de  $\beta$  de los transistores, tal que  $(\Delta \beta/\beta) = 0,02$  (desapareamiento del 2 %) y se conectan resistores de  $1 K\Omega$  en ambas bases.
  - Obtener el valor correspondiente de  $I_{off}$  para el caso anterior. Observar que en este caso, donde el único desapareamiento es  $\Delta \beta$ , si se corrige  $I_{off}$  no será necesario corregir por  $V_{off}$ .
  - ¿Cuál de las dispersiones analizadas tendrá mayor influencia en el valor de la tensión residual si existieran ambas? (Considerar a los efectos del signo del desapareamiento el peor caso).
  - Si el potenciómetro respectivo se ajusta de modo de lograr salida diferencial nula cuando se conecten las entradas a común, analizar las derivas térmicas que se tendrán en la tensión y corriente residual,  $\Delta V_{off}/\Delta T$  y  $\Delta I_{off}/\Delta T$ .



Malla γ cónfi

$$V_{OS} = V_T \ln \left( \frac{R_c}{R_c + \frac{I_{S2}}{I_{S1}}} \right) =$$

$$I_S = \frac{I_{S1} + I_{S2}}{2} \Rightarrow I_{S1} = I_S + \frac{\Delta I_S}{2}$$

$$\Delta I_S = I_{S1} - I_{S2} \quad I_{S2} = I_S - \frac{\Delta I_S}{2}$$

$$\frac{I_{S2}}{I_{S1}} = \frac{I_S - \frac{\Delta I_S}{2}}{I_S + \frac{\Delta I_S}{2}} = \frac{I_S}{I_S + \frac{\Delta I_S}{2}} - \frac{\frac{\Delta I_S}{2}}{I_S + \frac{\Delta I_S}{2}} \approx 1 - \frac{\Delta I_S}{2 I_S}$$

6m d  
no Lopone

$$\Rightarrow V_{OS} = V_T \cdot \ln \left[ 1 - \frac{\Delta I_S}{2I_S} \right] \approx V_T \left( -\frac{\Delta I_S}{2I_S} \right) = -25,9 \text{ mV} \cdot \frac{0,02}{2} = 25 \text{ mV}$$

$$\frac{\Delta I_S}{I_S} = \frac{I_{S1} - I_{S2}}{\frac{I_{S1} + I_{S2}}{2}} = 0\% \rightarrow I_{S1} - I_{S2} = \frac{0\%}{2} I_{S1} + \frac{0\%}{2} I_{S2}$$

$$\left( 1 - \frac{0\%}{2} \right) I_{S1} = \left( 1 + \frac{0\%}{2} \right) I_{S2}$$

$$\Rightarrow \frac{I_{S2}}{I_{S1}} = \frac{1+0\%}{1-0\%} = \frac{1+0,02}{1-0,02}$$

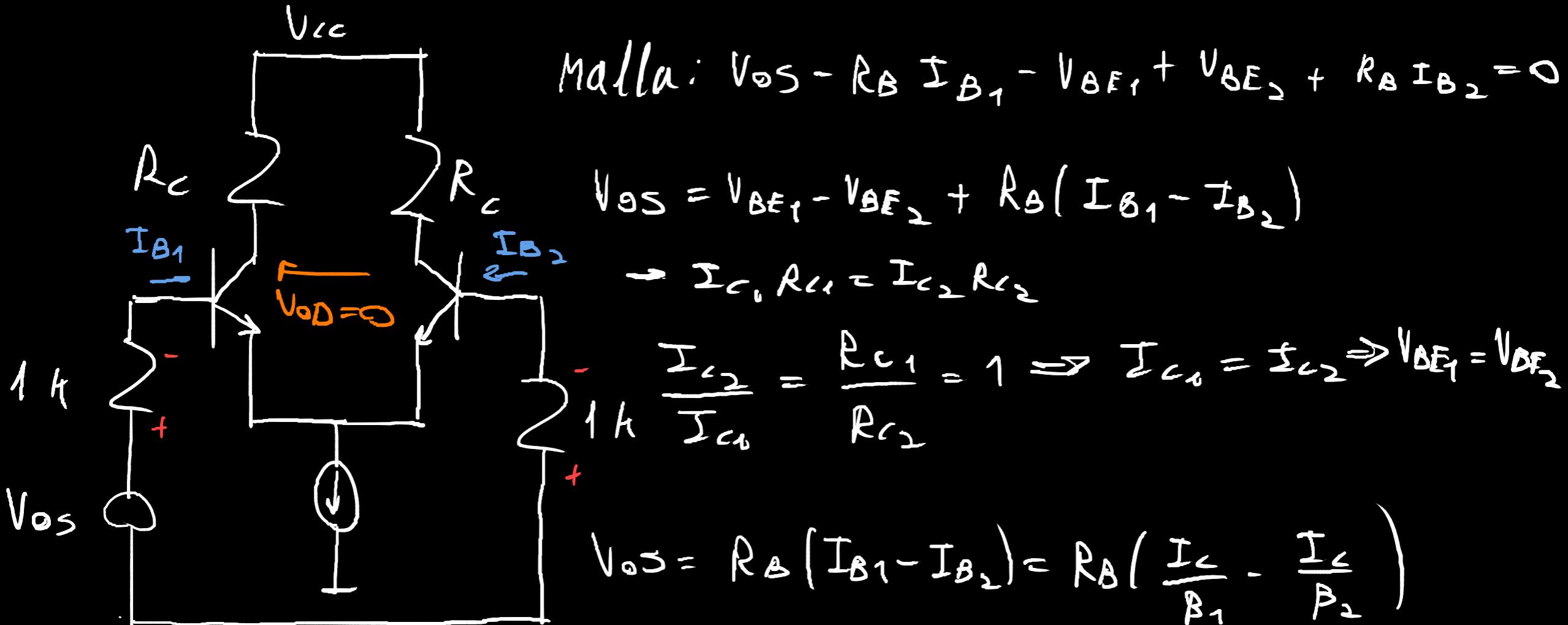
Las aproximaciones de  
G.M. son cualesquier

$$\Rightarrow V_{OS} = V_T \ln \left( \frac{I_{S2}}{I_{S1}} \right) = V_T \ln \left( \frac{1,02}{0,98} \right) = 1,04 \text{ mV}$$

cosa

NADA q' VER

Siguiente caso:  $\Delta\beta/\beta = 20\%$



$$= R_B I_C \left( \frac{\beta_2 - \beta_1}{\beta_1 + \beta_2} \right)$$

C.Aux: Se que  $\frac{\Delta \beta}{\beta} = \frac{\beta_1 - \beta_2}{\frac{\beta_1 + \beta_2}{2}} = 2\% = x\%$

$$\Rightarrow \beta_1 - \beta_2 = \frac{\beta_1 + \beta_2}{2} x 0\%$$

$$\beta_1 \cdot \beta_2 = \left( \beta + \frac{\Delta \beta}{2} \right) \left( \beta - \frac{\Delta \beta}{2} \right) = \beta^2 - \frac{\Delta \beta^2}{4} \approx \beta^2$$

? } Ponderar DSP

$$\text{Si assume } I_C = 1 \text{ mA}$$

$$\beta = 200$$

$$\Rightarrow V_{OS} = 1k \cdot \frac{1mA}{\beta} \frac{\Delta \beta}{\beta} = \frac{1V}{\beta} \cdot 2\% = 0,1mV$$

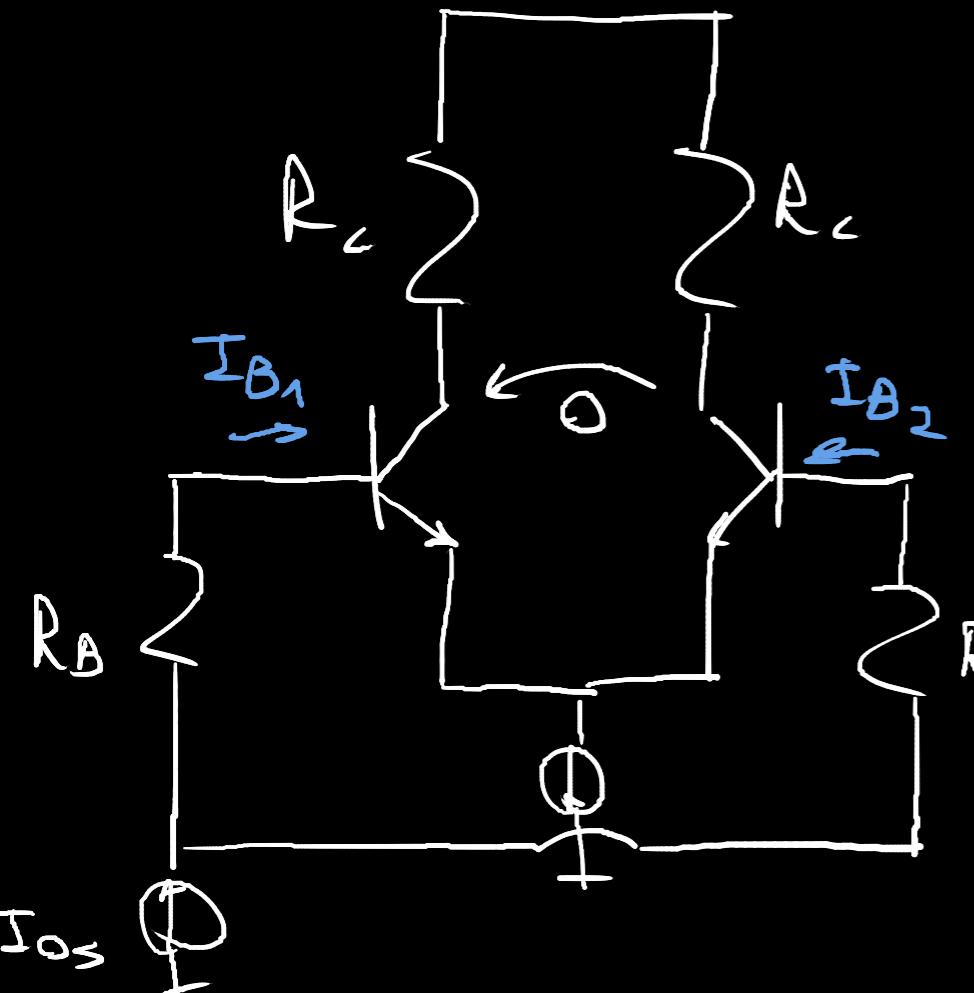
$I_S$  influye más

Igualmente  
necesitaría  $I_C$ ...

Siguiente: ¿ $I_{OS}$ ?

que no aparece  $\frac{1}{B}$

$$I_{OS} = I_{B_1} - I_{B_2} = \frac{I_c}{\beta_1} - \frac{I_c}{\beta_2} = I_c \left( \frac{1}{\beta_1} - \frac{1}{\beta_2} \right)$$



$$\frac{\beta_1 - \beta_2}{\beta_1 \beta_2} = \frac{\Delta B}{B^2 + \Delta B^2} = \frac{1}{B} \frac{\Delta B}{B}$$

$$\Rightarrow I_{OS} = \frac{I_c}{B} \frac{\Delta B}{B} = \frac{1 \text{ mA}}{B} \cdot 2\%$$

$$I_c = 1 \text{ mA}$$

?