

Examen de Electrónica 2
21/02/2007



50711995



Resolver cada problema en hojas separadas.

Duración de la prueba: 3 horas 30 minutos.

La prueba es sin material.

Los puntajes de los problemas se indican sobre un total de 100 puntos.

Problema 1 (37 ptos):

- a) Se desea expresar el circuito de la Figura 1 con el diagrama de bloques de la Figura 2
- Dibujar los circuitos que implementan el bloque A y la realimentación β y calcular A y β .
 - ¿Que condición asegura que la ganancia del amplificador de la figura 1 dependa solamente de R_1 y R_2 ?
- b) A los efectos de implementar un oscilador, el circuito de la Figura 1, se realimenta como se indica en la Figura 3. Calcular la frecuencia de oscilación ω_o , la condición de oscilación y la condición de arranque. (Asumir que se cumple que $|Z_V(j\omega_o)| \gg R_o$ siendo R_o la resistencia de salida del amplificador de la Figura 1)

Los resultados se expresarán cuando corresponda en función de los siguientes parámetros que se asumen conocidos para todo el problema:

- M1 y M2 son idénticos con transconductancia g_{m1}
- M3 tiene transconductancia g_{m2}
- En todos los transistores se despreciará el Efecto Early.
- Resistencias: R, R1, R2, R3, R4 y R5
- Condensadores: C

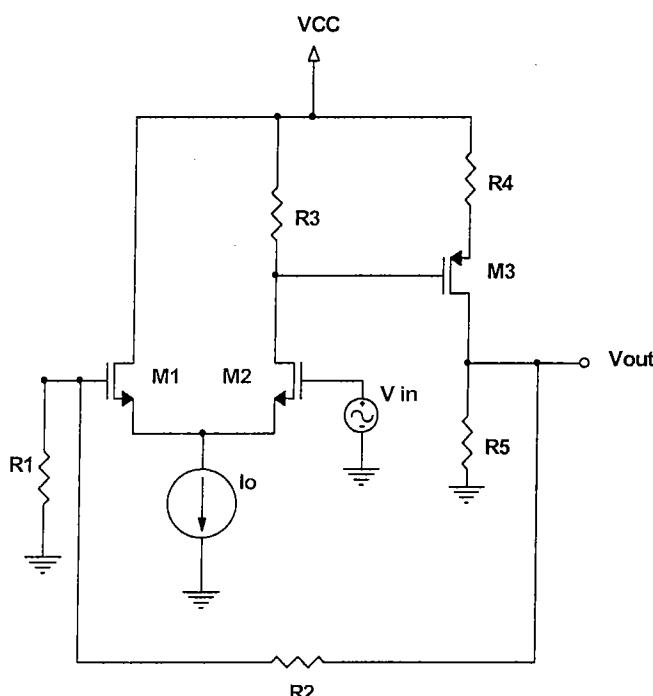


Figura 1

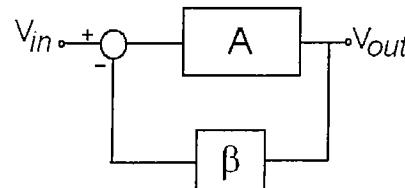


Figura 2

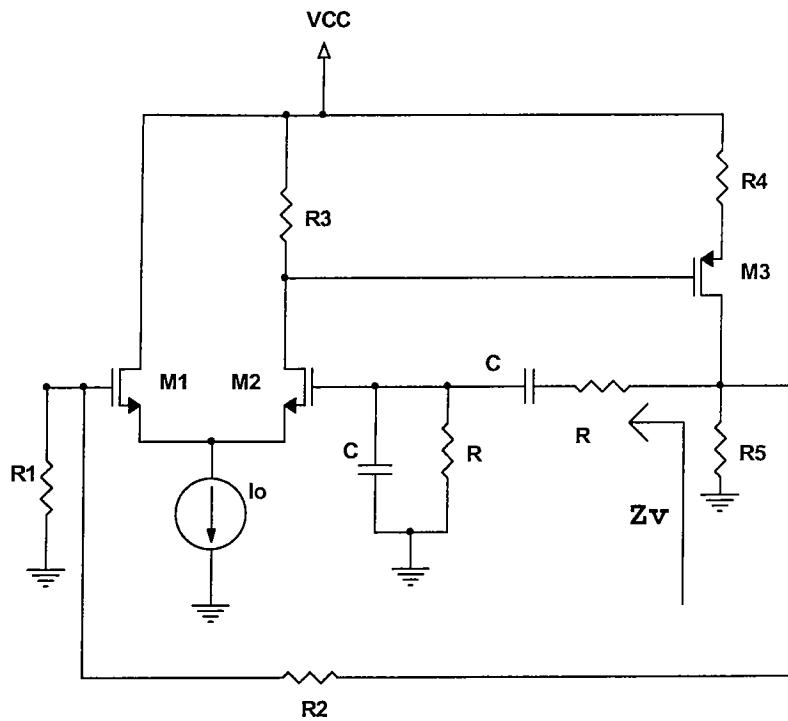


Figura 3

Problema 2 (37 ptos):

Calcular la frecuencia de corte superior para el circuito de la Figura 1.

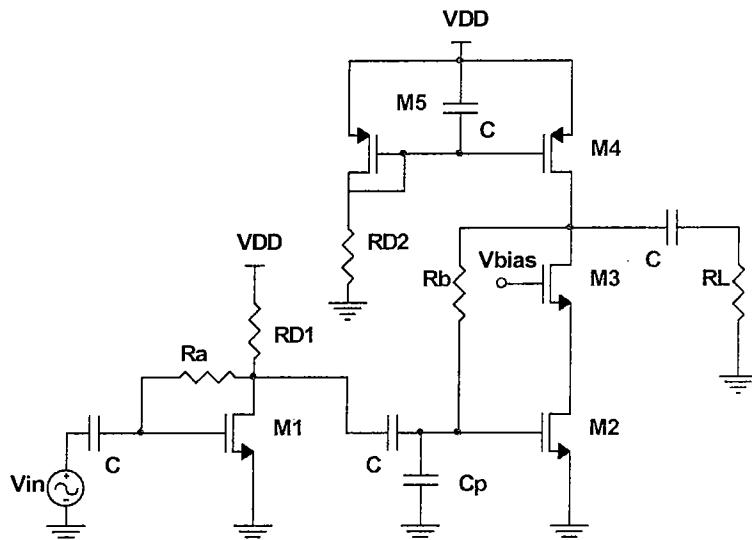


Figura 1

Datos:

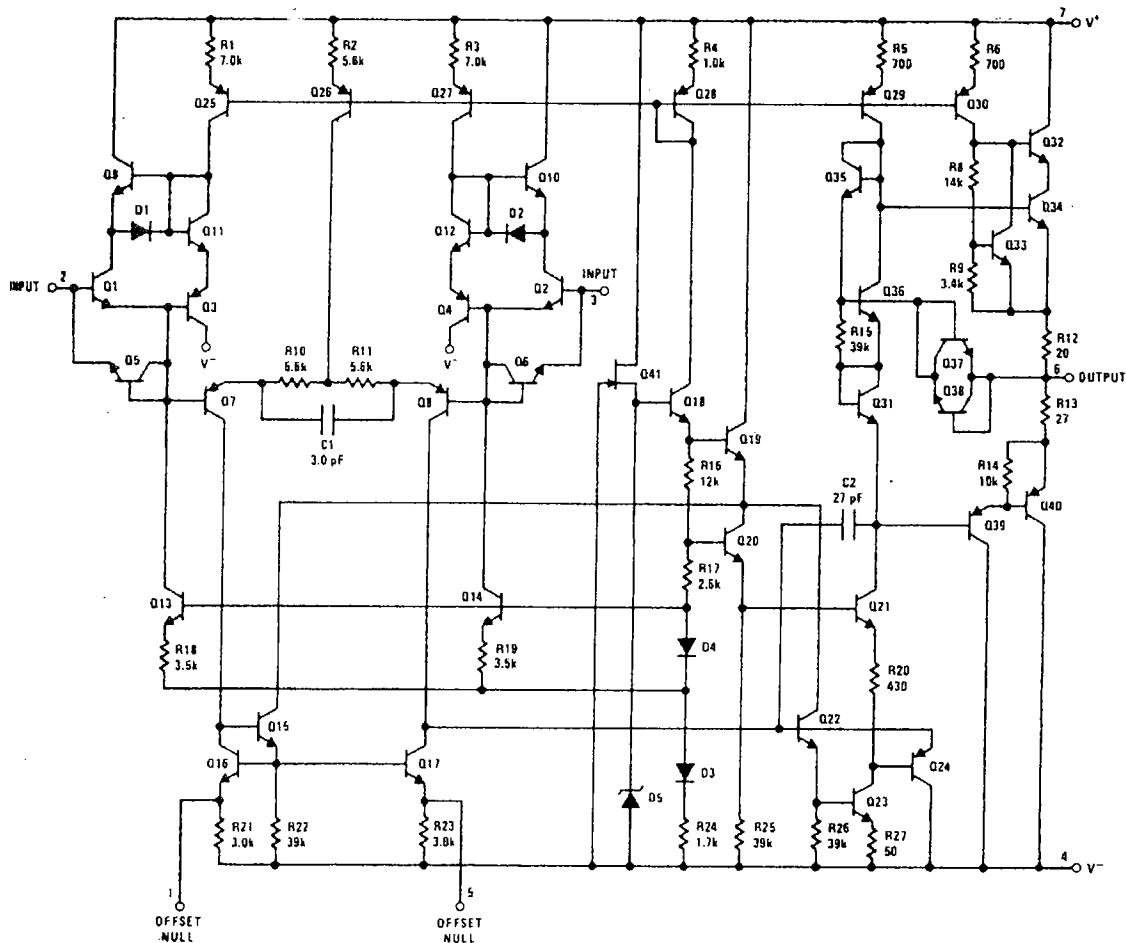
$V_{DD}=5V$; $V_{BIAS}=1.5V$; $R_{D1}=5k\Omega$; $R_{D2}=25k\Omega$; $R_L=1k\Omega$; $C_p=15pF$ (cap. parásita), $C=\infty$; Transistores MOS: $V_T=0.8V$; $k=\mu C_{ox} W/L=2mS$; $V_A=20V$; $C_{GS}=C_{GD}=2pF$

Observación: R_a y R_b son resistencias de alto valor que permiten que las tensiones DC de gate de M1 y M2 se ajusten de acuerdo a la polarización deseada, despreciándose su efecto en la ganancia y en la respuesta en frecuencia del circuito.

Pregunta (26 ptos):

El amplificador de la Figura es un LM143, amplificador operacional con amplio rango de entrada de modo común, protección contra sobretensiones de entrada y reducción de corrientes de polarización. En el mismo, el JFET Q41 se puede considerar como una fuente de corriente.

- Indicar que componentes forman el par diferencial que da la característica diferencial a la primera etapa y su fuente de corriente.
- Indicar que componentes forman la segunda etapa de ganancia a la salida del par diferencial.
- Explicar que función cumplen Q15 y R22.
- Dibujar como debe conectarse el potenciómetro de ajuste de offset y cómo actúa el mismo para compensar el offset.
- Identifique cuál es la entrada NO inversora, fundamentando claramente su respuesta.



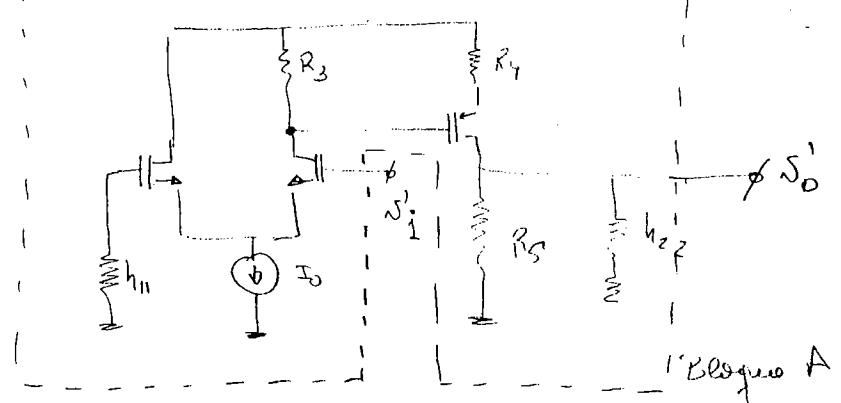
ENCONTRAR < LA EXPRESA DE

1 - 41

PROBLEMA 1

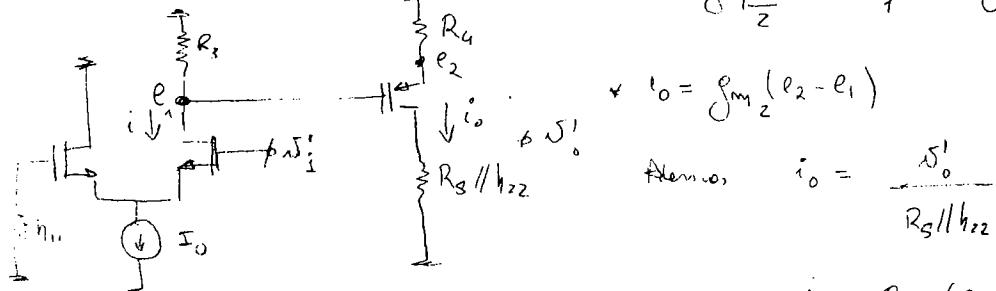
Donado:

cuanto A es:



se calcula la ganancia A

$$i = \frac{g_m S_i}{2} \Rightarrow e_1 = -g_m R_3 \frac{S_i}{2}$$

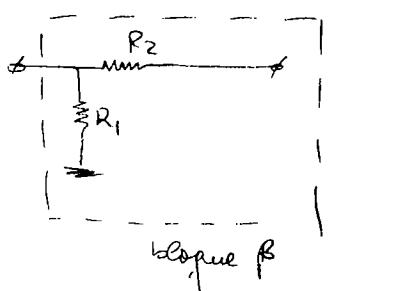


$$i_0 = g_m R_4 (e_2 - e_1) = g_m \left(-i_0 R_4 + g_m R_3 \frac{S_i}{2} \right)$$

$$i_0 = \frac{g_m g_m R_3 S_i}{2 (1 + g_m R_4)}$$

$$A = \frac{i_0}{S_i} = \frac{(R_S // h_{22}) g_m g_m R_3}{2 (1 + g_m R_4)}$$

bloque B es:



$$\boxed{\beta = h_{12} = \frac{R_1}{R_1 + R_2}}$$



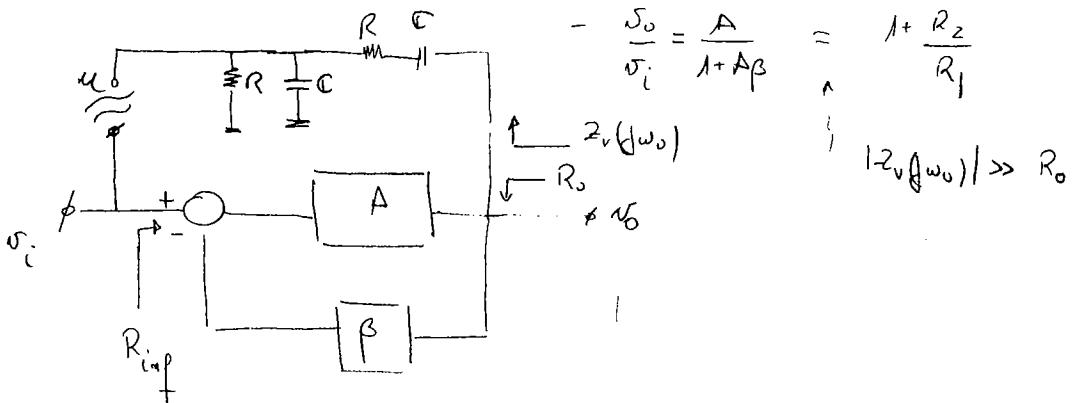
eii

$$A\beta \gg 1$$

$$R_{inf} = R_i(1+A\beta) \quad \text{pero } R_i = \infty \Rightarrow R_{inf} = \infty$$

57

(b)



$$\frac{v_o}{v_i} = \frac{A}{1+A\beta} = \frac{1 + \frac{R_2}{R_1}}{1 + A\beta}$$

$$|Z_v(j\omega_0)| \gg R_o$$

$$\frac{u}{v_o} = \frac{R}{1+RC\delta} \cdot \frac{1}{\frac{R}{1+RC\delta} + R + \frac{1}{C\delta}} = \frac{RC\delta}{RC\delta + (1+RC\delta)^2} = \frac{1}{1 + \frac{(1+RC\delta)^2}{RC\delta}}$$

$$\Rightarrow \text{frecuencia de oscilación } \omega_0 / \quad I_m \left[\frac{1}{1 + \frac{(1+RC\delta\omega_0)^2}{RC\delta\omega_0}} \right] = \phi \quad (\delta = 2k\pi, k=0, 1, \dots)$$

$$\text{que } 1 - R^2 C^2 \omega_0^2 = \phi \Rightarrow \boxed{\omega_0 = \frac{1}{RC}}$$

A esa frecuencia $\frac{u}{v_o} = \frac{1}{3} \Rightarrow \frac{u}{v_i} = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{1}{3}$ y la condición de oscilación es:

$$\boxed{\frac{R_2}{R_1} = 2}$$

Condición de ancho que

$$\left. \operatorname{Re}\left(\frac{u}{v_i}\right) \right|_{j\omega_0} > 1 \Rightarrow \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \frac{1}{3} > 1$$

$$\Rightarrow R_2 > 2R_1$$

Juan Carlos



Problema 2 :

61^c

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



$$V_{GS} = V_{DS} = V_{DD} - R_D \cdot I_D$$

$$V_{GS} = V_{DD} - \frac{R_{D1} k}{2} V_{DS}^2 + R_{D1} k \cdot V_T + R_{D1} \frac{k}{2} V_T^2$$

$$\frac{R_{D1} k}{2} V_{DS}^2 + (1 - R_{D1} k \cdot V_T) V_{DS} - V_{DD} + R_{D1} \frac{k}{2} V_T^2 = 1,8$$

$$7 \pm \sqrt{7^2 + 4 \cdot 5 \cdot 1,8} = 7 \pm 9,22 \quad \begin{matrix} 1,62 \\ 10 \\ -9,22 \end{matrix}$$

$$I_{D1} = \frac{5 - 1,62}{5 \cdot 10^3} : |0,67 \text{ mA}| \Rightarrow g_{m1} = \sqrt{2k} I_{D1} = 1,64 \text{ ms} < V_T$$

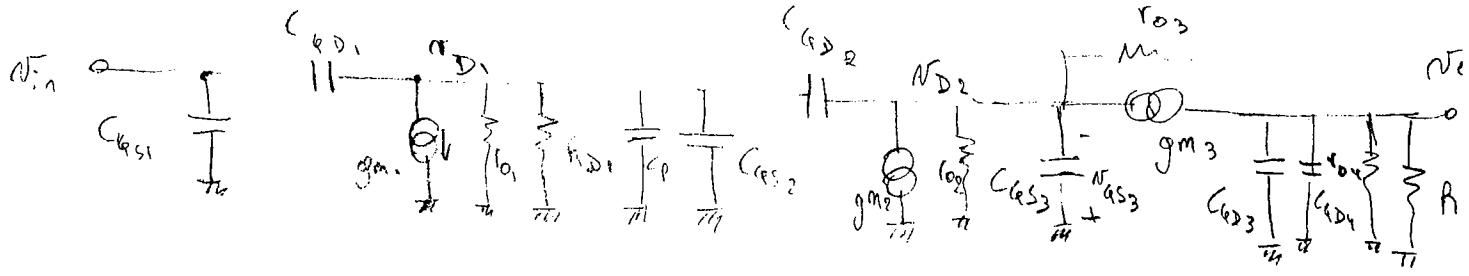
$$\frac{k}{2} (V_{GS} - V_T)^2 : \frac{V_{DD} - V_{DS}}{R_{D2}}$$

$$R_{D2} \frac{k}{2} V_{DS}^2 + (1 - R_{D2} k \cdot V_T) V_{DS} - V_{DD} + R_{D2} \frac{k}{2} V_T^2$$

$$25 \quad -39 \quad 11$$

$$39 \pm \sqrt{39^2 - 3 \cdot 25 \cdot 11} \quad \begin{matrix} 1,19 \\ 50 \\ 0,37 \end{matrix}$$

$$I_{D2} = \frac{5 - 1,19}{25 \cdot 10^3} : |0,16 \text{ mA}| \Rightarrow g_{m2} = \sqrt{2k} I_{D2} = 0,78 \text{ ms} < |V_T|$$

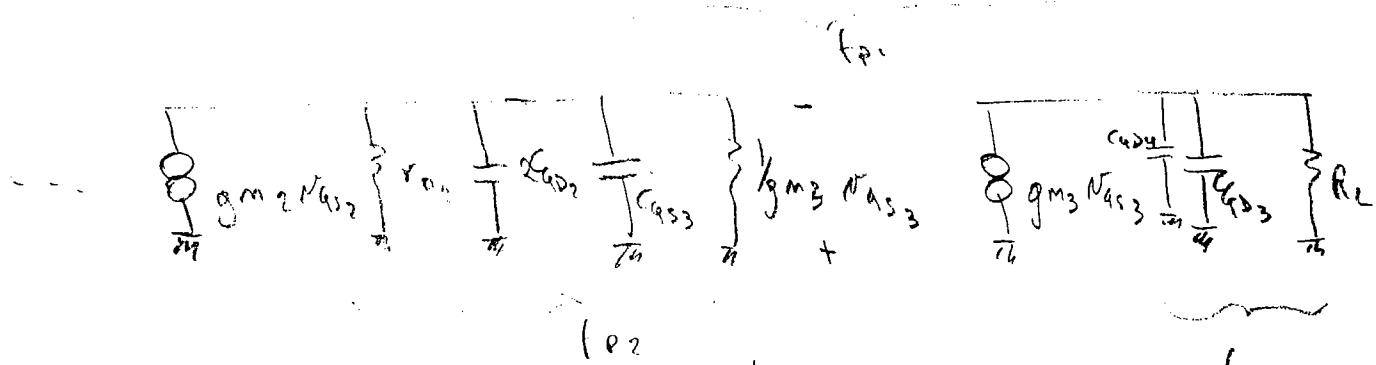
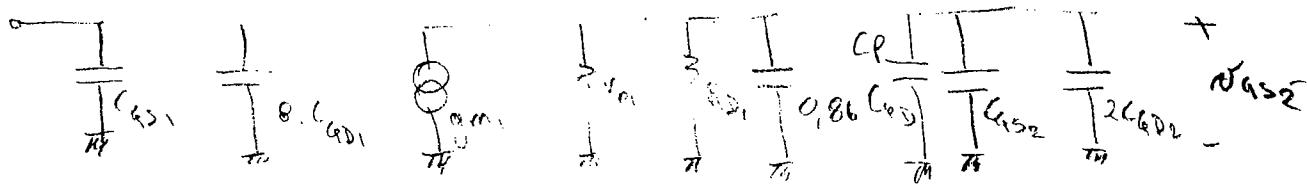


$$f_{01} = \frac{V_A}{R_{D1}} = 29,85 \text{ Hz}$$

$$f_{02} = f_{03} = f_{04} = 133 \text{ K}$$

free modes $\frac{N_{D1}}{N_{D2}} = -g_{m1} \cdot R_{D1} || R_{D2} = -1,69 \text{ ms} \cdot 4,282 \text{ K} = -7$

$$\frac{N_{D2}}{N_{D1}} = -g_{m2} \cdot \frac{1}{g_{m3}} = -1$$



$$f_{P1} = \frac{1}{2\pi \cdot f_0 || R_{D1} \cdot (2,86 \cdot C_{GS2} + C_{GS1} + C_p)} = 1,6 \text{ MHz}$$

$$f_{P2} = \frac{1}{2\pi \cdot f_0 || g_{m3} (2C_{GS2} + C_{GS3})} = 20 \text{ MHz}$$

$$f_{P3} = \frac{1}{2\pi \cdot f_0 \cdot (C_{GS3} + C_{GS4})} = 39,8 \text{ MHz}$$



ELECTRÓNICOS 2 - EXAMEN - FEB/2007

PREGUNTA:

(a) Par diferencial: Q₇, R₂₃, R₂₂, Q₈

El bloq. formado por Q₁, Q₃, Q₅, Q₇, Q₁₁
y su simétrico (Q₂, Q₄, Q₆, Q₈, Q₁₀) reduce la
corriente de polarización a los efectos del
amplificador

Fuente de corriente
del par diferencial.

Es p_{ej} la corriente formada
por Q₂₃, R₄, Q₂₂, R₂

(b) 2^{da} etap:

Q₂₂: Segunda etapa

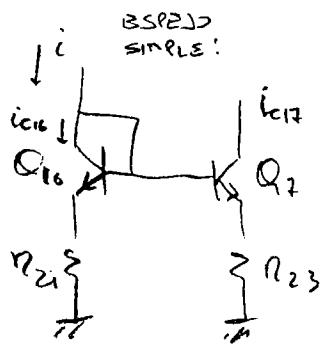
Q₂₃: etapa común

Q₂₃, R₂₃: cascada a la salida de Q₂₃

(c) Q₁₅, R₂₂

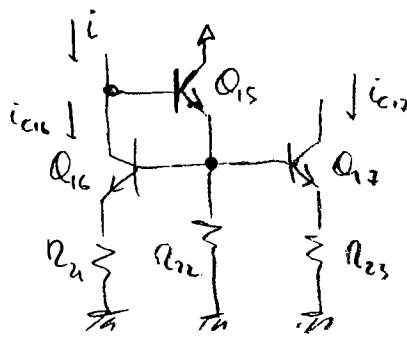


Junto con Q₆, R₂₃ → Q₇, R₂₃ forman un eje de
corriente de mayor precisión en la copia a señal



$$\frac{i - i_{C17}}{i_{C17}} = \frac{2}{\beta} = 2 \times 10^{-2}$$

$$\beta = 100$$



BSPD → 3N2L
AMPLIFICACIÓN

$$\frac{i - i_{C17}}{i_{C17}} = \frac{r_{A16} + (\beta+1)R_{21} + 2R_{22}}{\beta^2 R_{22}}$$

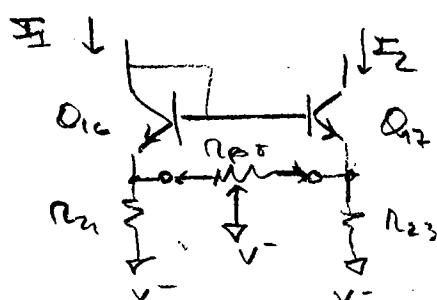
Asum. $\beta = 100$, $r_{A16} \ll (\beta+1)R_{21}$

$$\rightarrow \frac{i - i_{C17}}{i_{C17}} \approx 1 \times 10^{-3}$$

20 veces menor

(c) (sigue)

R_{22} necesarios para polarizar $Q_{15} \rightarrow I_{C15} \gg 2I_{B16}$ para q' las respuestas e frecuencias de Q_{15} sea lo suficientemente buena \rightarrow el DC del emisor e la corriente no varíen much para este caso.

(d) Compensación de offset(on/off Q_5, R_{22})

Con Rots adecuados de esta forma pasa a tener $R_{21} \parallel kR_{23}$ en el emisor de $Q_{16} \rightarrow R_2 \parallel (1-k)R_{23}$ en el emisor de Q_{17} .

\rightarrow Variando k se puede compensar cualquier factor k traspase entre I_1 e I_2

(e) Considera entradas en pin 2 (base de Q_5)

Si $N_{B1} \uparrow \Rightarrow N_{B7} \uparrow \Rightarrow i_{C7} \downarrow \Rightarrow i_{C12} \downarrow \Rightarrow i_{C8} - i_{C12} \uparrow$
 $\rightarrow N_{B22} \uparrow \Rightarrow N_{B23} \uparrow \Rightarrow N_{C23} \downarrow \Rightarrow N_{C22} \downarrow$
 $\rightarrow N_{B38} = N_{B40} \downarrow \Rightarrow$ OUT $\downarrow \rightarrow$ pin 2 es la
 entrada inversa
 \Rightarrow Entrada NO-INVERSORA: pin 3

