

EXAMEN DE ELECTRONICA 1
22/12/06



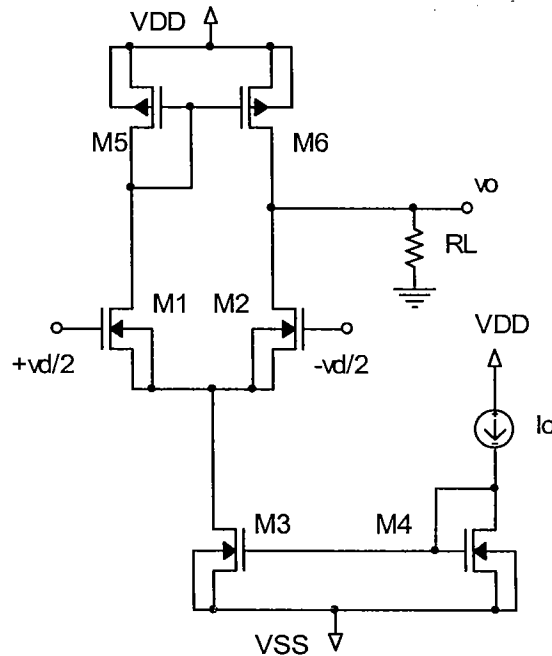
50711153

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.

PREGUNTA (24 puntos)

En el circuito de la Figura determinar:

- a) La ganancia v_o/v_d en función de I_o .
- b) El valor mínimo de tensión de entrada en modo común que asegura un funcionamiento correcto del amplificador (es decir el límite inferior del rango de entrada en modo común) en función de I_o .



Datos:

$V_{DD} = -V_{SS}$

Los transistores tienen:

$\beta_n = (\mu C_{ox} W/L)_n = (\mu C_{ox} W/L)_p = \beta_p$, $V_{ton} = |V_{top}| = V_{to}$, $\delta_n = \delta_p = 0$, $V_{An} = V_{Ap} = \infty$

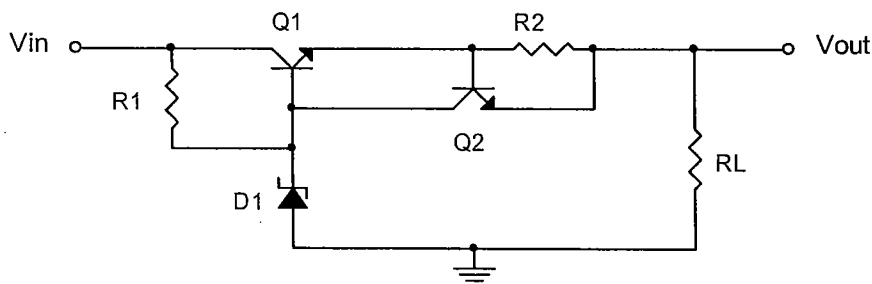
PROBLEMA 1 (38 puntos)

El circuito de la figura es un regulador de tensión con protección contra sobrecarga.

- a) Calcular R_2 para que el circuito limite su corriente máxima a $I_{RLm\acute{a}x} = 2A$.
- b) ¿Qué condiciones debe cumplir R_1 para que el circuito opere correctamente en todo el rango de corrientes $(0, I_{RLm\acute{a}x})$ para tensiones de entrada variando entre 28V y 35V?.
- c) ¿Cual es la potencia disipada en el transistor en el peor caso?
- d) Para estimar cuanto afectará un ripple en V_{in} a la salida V_{out} calcular la ganancia V_{out}/V_{in} para una carga $R_L = 20\Omega$ y $R_1 = 300\Omega$.

Datos: Q1 y Q2: $V_{BE} = 0.7V$, $V_{Early} = \infty$, $\beta = 200$.

D1: 1N4747A, $V_Z = 20V$ @ $I_{ZT} = 12.5mA$, $r_{ZT} = 22\Omega$, $P_D = 1.2W$.



PROBLEMA 2 (38 puntos)

- a) Para el circuito de la Fig. 1, grafique la transferencia V_{o1}/V_{in} . Marque y justifique claramente los puntos notables de la gráfica. Considere OA1 ideal alimentado entre +VCC y -VCC
- b) Con el circuito de la Fig. 1 se arma el circuito de la Fig. 2, donde OA2 es ideal, alimentado entre +VCC y -VCC, $R_c = \infty$ y $R_3 = 0$. Grafique V_{out} y V_{o1} en función del tiempo. Marque y justifique claramente los puntos notables de la gráfica.
- c) Ahora se considera que OA2 es un LM7301 cuya hoja de datos se adjunta. Para esta parte considere OA1 ideal, $V_{CC} = 5V$, $R = 1k\Omega$, $R_1 = 8.2k\Omega$, $R_2 = 10k\Omega$.
 - i) Dimensione R_c y R_3 para minimizar el offset a la salida de OA2 y se mantenga el funcionamiento de la parte b). ¿Cuánto vale el offset a la salida en el peor caso y en el caso típico?
 - ii) ¿Cuál es la máxima frecuencia que puede alcanzar el circuito sin que OA2 distorsione la señal de salida V_{out} ? ¿Cuánto debe valer C en ese caso?

Fig. 1

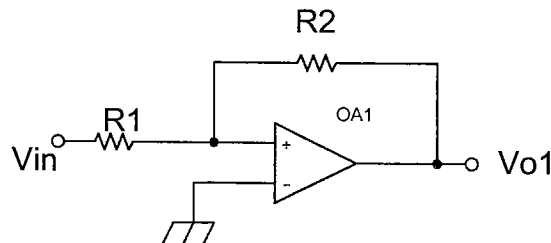
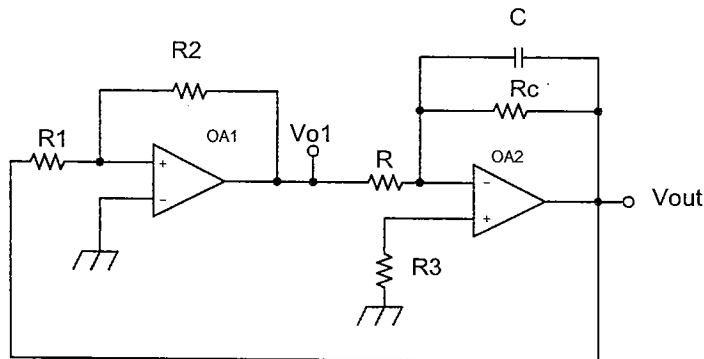


Fig. 2



5.0V DC Electrical Characteristics

Symbol	Parameter	Conditions	Typ (Note 5)	LM7301 Limit (Note 6)	Units
V_{OS}	Input Offset Voltage		0.03	6 8	mV max
I_b	Input Bias Current	$V_{CM} = 0V$	90	200 250	nA max
I_{OS}	Input Offset Current	$V_{CM} = 0V$	0.7	70 80	nA max

AC Electrical Characteristics

Symbol	Parameter	Conditions	Typ (Note 5)	Units
SR	Slew Rate	$\pm 4V$ Step @ $V_S \pm 6V$	1.25	V/ μs
GBW	Gain-Bandwidth Product	$f = 100$ kHz, $R_L = 10$ k Ω	4	MHz

Examen de Electrónica 1

Diciembre 2006

Problema 1.

a)

Para q' Q2 prenda $V_{R2} = 0.7V \Rightarrow$

$$R_2 = \frac{V_{R2}}{I_{RLm\acute{o}x}} = 35\Omega$$

b)

La resistencia R_1 limita la corriente por el diodo Zener.

$$I_{D1} = I_{R1} - \frac{I_{R2}}{\beta} = \frac{V_{in} - V_z}{R_1} - \frac{I_{R2}}{\beta} \Rightarrow R_1 = \frac{V_{in} - V_z}{(I_{D1} + I_{R2}/\beta)}$$

* Para estudiar los casos limites necesito saber $I_{D1}^{m\acute{o}x}$

$$P_D = V_z \cdot I_{D1}^{m\acute{o}x} \rightarrow I_{D1} = 60mA$$

$$\text{Entonces } D_1 \text{ funciona entre } I_{ZT} \leq I_{D1} \leq I_{D1}^{m\acute{o}x}$$

Por tanto

$$1) I_{D1} \geq I_{ZT} \Rightarrow R_1 \leq \frac{V_{in} - V_z}{I_{ZT} + I_{R2}/\beta}$$

El peor caso se da cuando V_{in} es minimo y $I_{R1} = I_{RLm\acute{o}x}$

$$\Rightarrow R_1 \leq \frac{28 - 20}{12.5mA + 10mA} = 355\Omega$$

$$2) I_{D1} \leq I_{D1}^{m\acute{o}x} \Rightarrow R_1 \geq \frac{V_{in} - V_z}{I_{D1}^{m\acute{o}x} + I_{R2}/\beta}$$

El peor caso se da cuando V_{in} es m\acute{o}ximo y $I_{R2} = 0$

$$\Rightarrow R_1 \geq \frac{35 - 20}{60mA} = 250\Omega$$

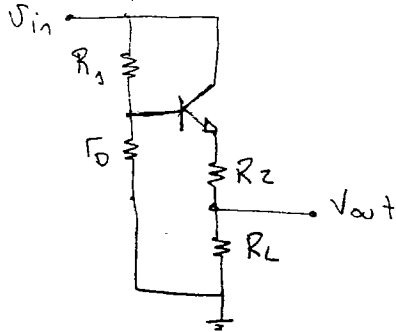
$$355\Omega \geq R_1 \geq 250\Omega$$

c)

El peor de los casos es cuando $V_{in} = 35V$
 $\rightarrow V_{CEQ1} = V_{in} - (V_{D1} + V_{BEQ1}) = 14.3V$

$$P_{Q1}^{max} = V_{CEQ1} \cdot I_{R_{Lmax}} = 28.6W$$

d)



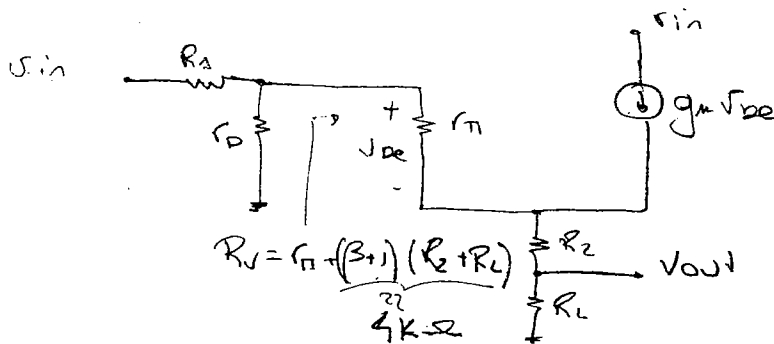
$$R_1 = 300 \Omega$$

$$R_2 = 0.35$$

$$R_D = 22 \Omega$$

$$R_L = 20 \Omega$$

En pequeña señal:



$$V_b = V_{in} \cdot \frac{r_D \parallel R_v}{R_1 + r_D \parallel R_v} \stackrel{R_v \gg r_D}{\approx} V_{in} \frac{r_D}{R_1 + r_D} = 6.8 \times 10^{-2} \cdot V_{in}$$

$$V_e = V_{be} (g_m + 1/r_{\pi}) (R_2 + R_L) \approx V_{be} \cdot g_m (R_2 + R_L)$$

$$V_e (1 + g_m (R_2 + R_L)) = V_b \cdot g_m (R_2 + R_L)$$

$$V_e = \frac{g_m (R_2 + R_L)}{1 + g_m (R_2 + R_L)} \cdot V_b \approx V_b \quad (g_m \cdot R_L \gg 1)$$

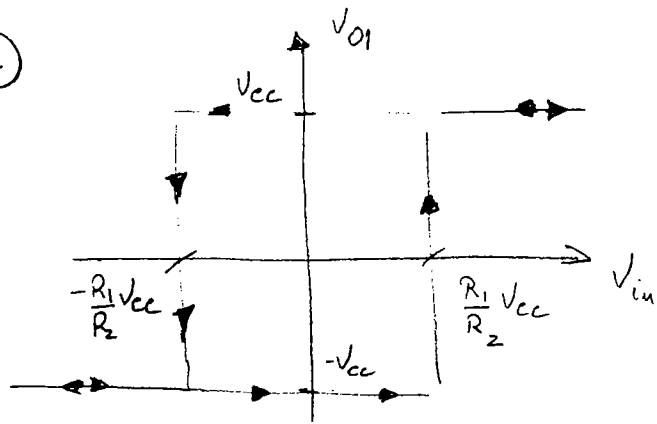
$$V_{out} = \frac{R_L}{R_2 + R_L} \cdot V_e \approx V_e$$

$$\Rightarrow \frac{V_{out}}{V_{in}} = 6.8 \times 10^{-2}$$

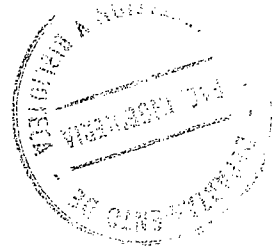
$$I_c = \frac{20.9V}{20} = 1A$$

$$\downarrow g_m = 38.5S$$

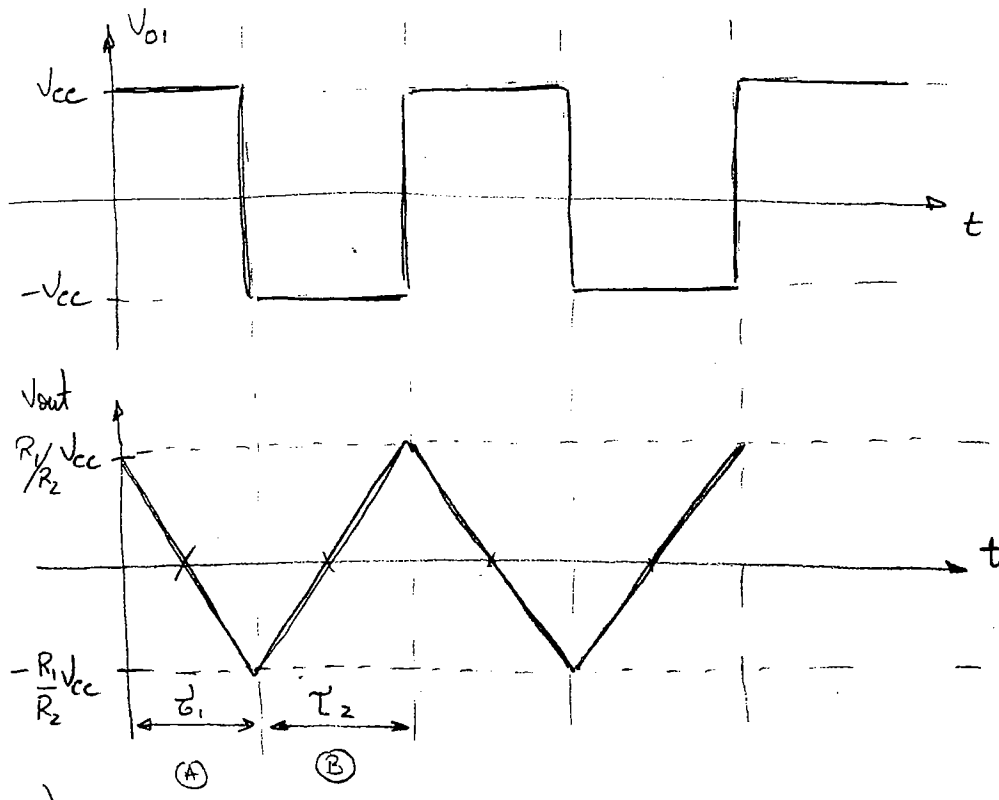
(a)



Schmitt Trigger



(b) Caso $R_3 = \infty$ \Rightarrow $V_{out} = -\frac{1}{RC} V_{os}$ [sino $V_{out} = -\frac{R_c}{R} \frac{V_{o1}}{(1+R_c/R)}]$
 $R_3 = \emptyset$

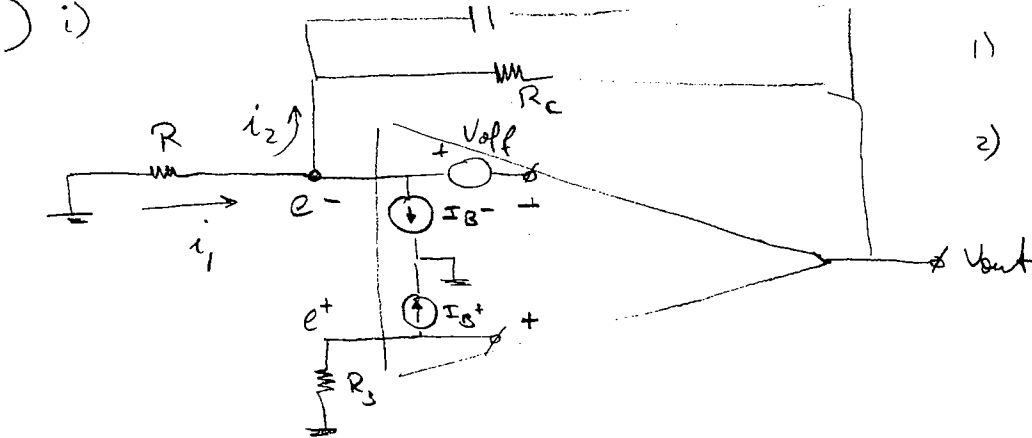


($R_2 > R_1$)

(A) $V_{o1} = V_{cc} \Rightarrow V_{out} = \frac{R_1}{R_2} V_{cc} - \frac{V_{cc}}{RC} \cdot t \Rightarrow \left(\frac{R_1}{R_2} - \frac{T_1}{RC} \right) V_{cc} = -\frac{R_1}{R_2} V_{cc}$
 $\Rightarrow T_1 = 2RC \frac{R_1}{R_2}$

(B) $V_{o1} = -V_{cc} \Rightarrow V_{out} = -\frac{R_1}{R_2} V_{cc} + \frac{V_{cc}}{RC} \cdot t \Rightarrow \left(-\frac{R_1}{R_2} + \frac{T_2}{RC} \right) V_{cc} = \frac{R_1}{R_2} V_{cc}$
 $\Rightarrow T_2 = 2 \frac{R_1}{R_2} RC$

$\rightarrow T = T_1 + T_2 = 4 \frac{R_1}{R_2} RC$



1) $e^+ = -\frac{I_B^+ R_3}{S}$

2) $e^- = e^+ + \frac{V_{off}}{S}$

$e^- = -i_1 R = e^+ + \frac{V_{off}}{S} = -\frac{I_B^+ R_3}{S} + \frac{V_{off}}{S} \Rightarrow i_1 = \frac{I_B^+ R_3}{S} - \frac{V_{off}}{RS}$

$e^- - V_{out} = i_2 \cdot \frac{R_c}{1 + R_c C S} = (i_1 - I_B^-) \frac{R_c}{1 + R_c C S}$

que $-\frac{I_B^+ R_3}{S} + \frac{V_{off}}{S} - V_{out} = \left(\frac{I_B^+ R_3}{S} - \frac{V_{off}}{RS} - \frac{I_B^-}{S} \right) \frac{R_c}{1 + R_c C S}$

denomina:

$V_{out} = \frac{V_{off}}{S} - \frac{I_B^+ R_3}{S} - \left(\frac{I_B^+ R_3}{R} - I_B^- - \frac{V_{off}}{R} \right) \frac{R_c}{S(1 + R_c C S)}$

$V_{out}(t) = V_{off} - I_B^+ R_3 + \left(\frac{I_B^+ R_3}{R} - I_B^- - \frac{V_{off}}{R} \right) R_c \left(1 - e^{-t/R_c C} \right)$

$V_{off} = V_{off} \left(1 + \frac{R_c}{R} \right) - I_B^+ \frac{R_3 R + R_3 R_c}{R} + I_B^- R_c$

forma de minimizar es: $R_3 R + R_3 R_c = R_c R \Rightarrow R_3 = \frac{R_c R}{R + R_c} = R_c || R$

que dimensionar R_c ; Pero para se mantenga el funcionamiento anterior se debe cumplir que el op que se comporte como un integrador

$\frac{V_{out}}{V_{in}} = -\frac{R_c}{R(1 + R_c C S)}$ o la frecuencia hallada en b) $f_0 = \frac{R_2}{4R_1 R_c}$ debamos

tenes un integrador.

$R_c \ll \frac{R_2}{4R_1} \gg 1 \Rightarrow R_c = \frac{40 R_1 R_2}{R_2}$

valores: $R_c = 32,8 k$
 $R_3 = R_c || R = 870 \Omega$

$V_{out off max} = 270 mV$
 $V_{out off tipico} = 1 mV$



⇒ C_u

$$\frac{V_{cc}}{R_C} < SR = 1,25V/45$$

$$f_o = \frac{R_2}{4R_1RC}$$

$$\Rightarrow f_{o,max} = \frac{R_2}{4R_1 V_{cc}/SR}$$

$$f_{o,max} = 76 \text{ kHz}$$

$$(f_{o,max} \ll f_T = 4 \text{ MHz})$$

$$C = \frac{R_2}{4R_1 R f_{o,max}} = 4 \text{ nF}$$





PREGUNTAS

(a)

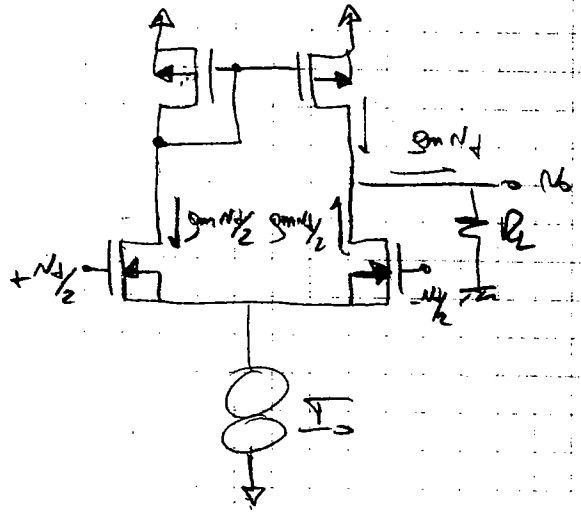
Para el circuito con cargas
ACTIVAS: $I_{out} = g_m N_d$

$$\Rightarrow N_d = g_m R_L N_d$$

$$g_m = \sqrt{2\beta_n I_{D1}}$$

$$I_{D1} = I_0 / 2$$

$$\Rightarrow \boxed{\frac{N_d}{R_L} = \sqrt{\beta_n I_0} R_L}$$



(b) Para que el AMP. funcione correctamente
hay que asegurar que V_{DS3} no pase a zona LINEAL

$$\rightarrow V_{ch} > V_{DS3} + V_{GS1}$$

$$V_{DS3} = \frac{V_{GS3} - V_{ch}}{1 + \delta} = V_{GS3} - V_{to} = \sqrt{\frac{2\beta I_0}{\beta}}$$

$$V_{GS3} = \sqrt{\frac{2\beta I_0}{\beta}} + V_{to} = \sqrt{\frac{I_0}{\beta}} + V_{to}$$

$$\Rightarrow \boxed{V_{ch_{min}} = (\sqrt{2} + 1) \sqrt{\frac{I_0}{\beta}} + V_{to}}$$