

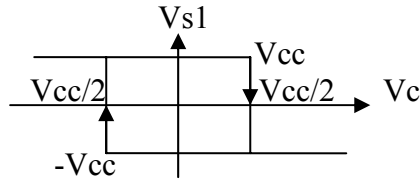
ATS 2002 - corrigé

111. AO1 fonctionne en saturation car R1, R2, AO1 constitue un trigger de shmitt inverseur.

112. $V_{s1} = V_{cc}$ et $V^+ = V_{cc}/2$ donc $R1 = R2 = 1k\Omega$.

113. Si $V_{s1} = -V_{cc}$ seule la diode D1 conduit et D2 est bloquée.

114.



Si $V_{s1} = -V_{cc} = R3.i3 + v_c$ et $i3 = C.dv_c/dt$ alors $-V_{cc} = R3.C.dv_c/dt + v_c$.
 $v_c = -V_{cc} + A.e^{-t/R3.C}$ et à $t = 0$ $v_c = 0$ donne $A = V_{cc}$. $v_c = V_{cc}.(e^{-t/R3.C} - 1)$

115. A $t1$, $v_c = -V_{cc}/2 = V_{cc}.(e^{-t1/R3.C} - 1)$. Donc $t1 = R3.C.ln2 = \tau2.ln2$.

116. De $t1$ à $t2$, $V_{s1} = V_{cc} = R4.C.dv_c/dt + v_c$ et $v_c = V_{cc} + A'.e^{-(t-t1)/R4.C}$.
 Pour $t = t1$, $v_c = -V_{cc}/2 = V_{cc} + A'$. Donc $A' = -3.V_{cc}/2$ et $v_c = V_{cc}.(1 - [3/2].e^{-(t-t1)/R4.C})$.

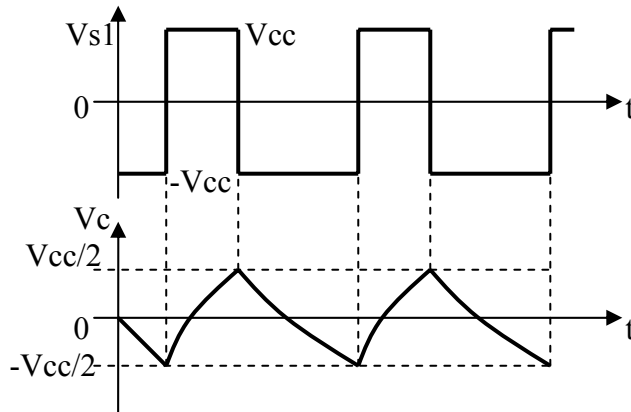
117. A la fin de cette phase $t = t2$ et $v_c = V_{cc}/2$. On en déduit $t2 = \tau1.ln3 + \tau2.ln2$.

118. En régime périodique la phase à $V_{s1} = -V_{cc}$ commence par $v_c = V_{cc}/2$. On conserve donc $V_{s1} = -V_{cc}$ pendant $\tau2.ln3$. La deuxième phase à $V_{s1} = V_{cc}$ est bien conforme à l'étude ci-dessus. La période $T = (\tau1 + \tau2)/ln3$. Le rapport cyclique $\alpha = \tau1 / (\tau1 + \tau2) = R4/(R3 + R4)$.

119. Pour obtenir $\alpha = 0,1$ il faut $R3 = 9.R4$.

Pour $T = 0,1ms$ il faut $R3 + R4 = T.(C.ln3)$. On en déduit $R3 = 910\Omega$ et $R4 = 8190\Omega$.

1110.



121. $V1.R'4 / (R'3 + R'4) = V2.R'2 / (R'1 + R'2) + V_{s2}.R'1 / (R'1 + R'2)$

122. Pour que $V_{s2} = V1 - V2$ il faut que $R'1 = R'2 = R'3 = R'4$.

123. Dans le signal proposé $V_{s2} = 0V$ ou $5V$.

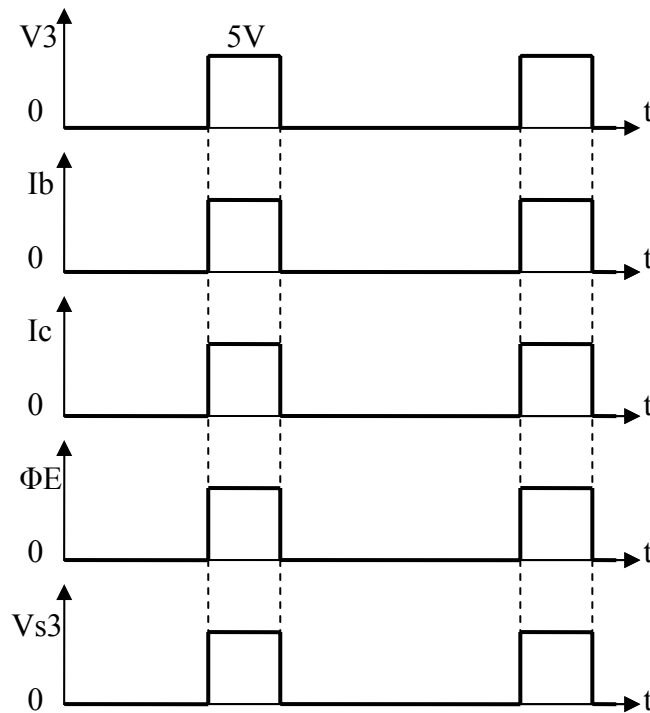
On associe $V_{s1} = V_{cc}$, $V_{s2} = 5V$ et à $V_{s1} = -V_{cc}$, $V_{s2} = 0V$. On en déduit deux équations :
 $5 = V_{cc}/6 - V_{20}$ et $0 = -V_{cc}/6 - V_{20}$. Donc $V_{20} = -2,5V$.

13. Il y a une erreur dans le sujet, il faut lire T saturé avec $V_{cesat} = 0$ et $0 < I_c < \beta I_b$ puis T bloqué si $V_{be} = 0$ et $I_b = 0$.

131. $R_A = (V_{cc} - V_d) / I_c = 13\Omega$.

132. Au maximum $R_B = 5 / (I_c/\beta) = 250\Omega$.

133.



141. $P_d = V_{do} \cdot \langle I_d \rangle = 0,2W$

142. $P_t = \langle V_{ce} \cdot I_c \rangle = \langle V_{be} \cdot I_b \rangle = 0$

143. $P_{ra} = R_A \cdot I_{ceff}^2 = 1,3W$
 $P_{rb} = R_B \cdot (I_{ceff}/\beta)^2 = 0,01W$

144. $P_{vcc} = V_{cc} \cdot \langle I_c \rangle = 1,5W$

2- Mise en forme.

211. $V_{s3} = -R_c \cdot I_{pd}$

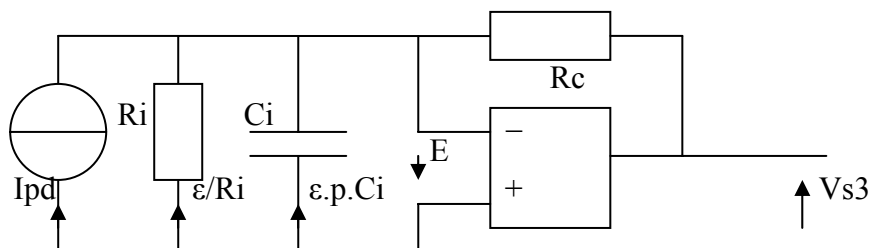
212. $R_c = -V_{cc}/I_{pd}$ avec $I_{pd} = -0,1 \cdot 10^{-3}A$ quand $V_{pd} = 0$ et $\Phi_R = 1mW$. $R_c = 150k\Omega$.

221. $Z_i(p) = R_i / (1 + p \cdot R_i \cdot C_i)$

222. $R_i = dv_{pd}/dI_{pd} = 10^9\Omega$.

223. $K = -0,1 A/W$

224.



$$V_{s3} = -\varepsilon - R_c \cdot [I_{pd} + \varepsilon/R_i + \varepsilon \cdot p \cdot C_i] = -R_c \cdot I_{pd} - \varepsilon \cdot [1 + R_c/R_i + p \cdot C_i \cdot R_c]$$

$$Vs3 = -Rc.Ipd - [1 + Rc/Ri + p.Ci.Rc].Vs3.[(1 + p/wo)/Ho]$$

$$Vs3. \{ [1 + Rc/Ri + p.Ci.Rc] [(1 + p/wo)/Ho] + 1 \} = -Rc.Ipd$$

$$F = - Vs3 / Rc.Ipd = Ho / \{ 1 + Ho + p.[(Rc/Ri.wo) + Ci.Rc + 1/wo] + p^2.Ci.Rc/wo \}$$

225. Avec $Ri \gg Rc$ et $Ho \gg 1$:

$$F = 1 / [1 + p.(Rc.Ci + 1/wo)/Ho + p^2.Ci.Rc/woHo] = 1 / [1 + 2\varepsilon.p/w1 + p^2/w1^2]$$

$$\text{Et } w1 = (wo.Ho / Rc.Ci)^{1/2}, \quad \varepsilon = (wo / Rc.Ci.Ho)^{1/2}.(Rc.Ci + 1/wo).$$

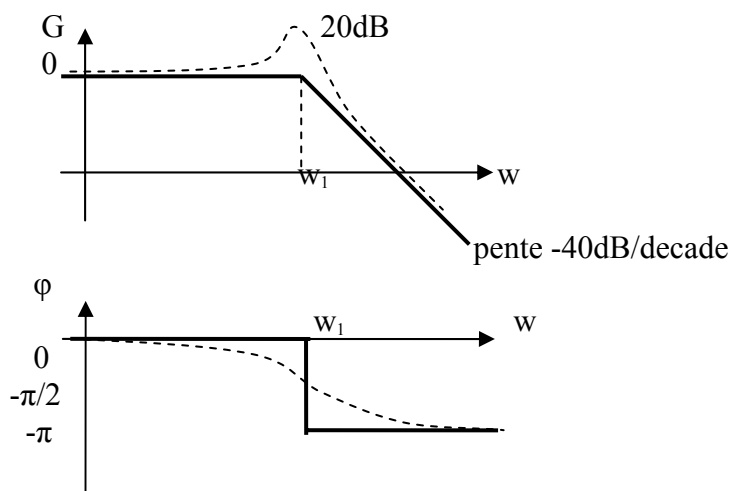
226. $w1 = 6,5.10^5$ rd/s et $\varepsilon = 0,05$ qui correspond à une forte résonance.

La pulsation de résonance $wr = w1.(1 - 2.\varepsilon^2)^{1/2} = 6,5.10^5$ rd/s.

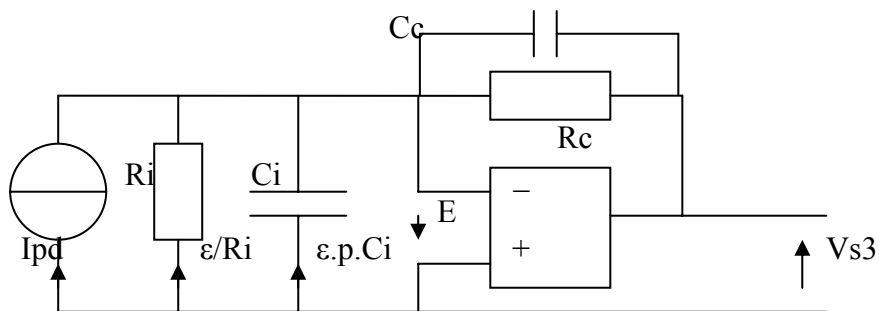
La dépassement à wr est indiqué par $|E(jw)| = 10$.

La bande passante à -3dB = 10^6 rd/s.

Allure des diagrammes de Bode :



231. .



$$Vs3 = -\varepsilon - Rc.[Ipd + \varepsilon/Ri + \varepsilon.p.Ci].Rc / (1 + p.Rc.Cc)$$

$$Vs3 = [-RcIpd / (1 + pRcCc)] - [1 + Rc/(Ri\{1 + pRcCc\}) + pCi.Rc / (1 + pRcCc)].Vs3.[(1 + p/wo)/Ho]$$

$$[-RcIpd / (1 + pRcCc)] = Vs3. \{ [1 + Rc/(Ri\{1 + pRcCc\}) + pCi.Rc / (1 + pRcCc)].[(1 + p/wo)/Ho] + 1 \}$$

$$F = - Vs3 / Rc.Ipd$$

$$F = \{1 / (1 + pRcCc)\} . (1 / \{ [1 + Rc/(Ri\{1 + pRcCc\}) + pCi.Rc / (1 + pRcCc)].[(1 + p/wo)/Ho] + 1 \})$$

Avec $Ri \gg Rc$ et $Ho \gg 1$, F se simplifie :

$$F = \{1 / (1 + pRcCc)\} . (1 / \{ [1 + pCi.Rc / (1 + pRcCc)].[(1 + p/wo)/Ho] + 1 \})$$

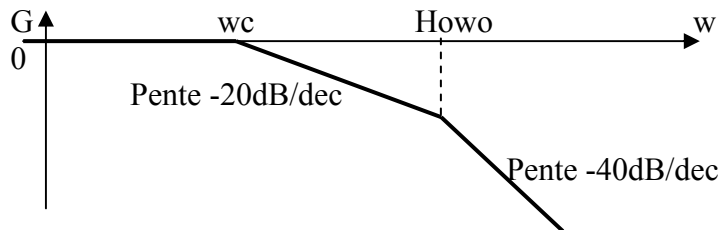
$$F = \{1/(1+pRcCc)\} \cdot (1/ \{[1 + pRc.Cc + pCi.Rc] / (1+ pRcCc).[(1+p/wo)/Ho] +1\})$$

$$F = \{1/(1+pRcCc)\} \cdot (1/ \{[(1+p/wo)/Ho] +1\}) = \{1/(1+pRcCc)\} \cdot (1/ \{[(1/Ho + p/wo.Ho)] +1\})$$

$F = \{1/(1+pRcCc)\} \cdot \{1/ (1 + p/wo.Ho)\}$. F est conforme au format attendu dans le sujet.

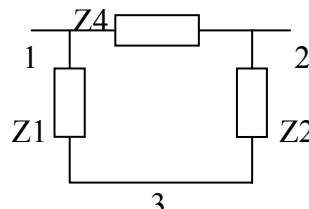
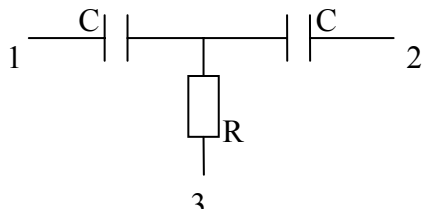
232. $\omega_c = 1 / R_c C_c = 666 \text{ rd/s}$ et $H_{\omega_0} = 63.10^5 \text{ rd/s}$.

233.



241. Equivalence étoile / triangle:

$$1/\underline{Z1} = (1/jCw).[1 / (1/j^2C^2w^2 + 2R/jCw)] = jCw / (1 + 2jRCw)$$



$$1/\underline{Z2} = (1/jCw).[1 / (1/j^2C^2w^2 + 2R/jCw)] = jCw / (1 + 2jRCw)$$

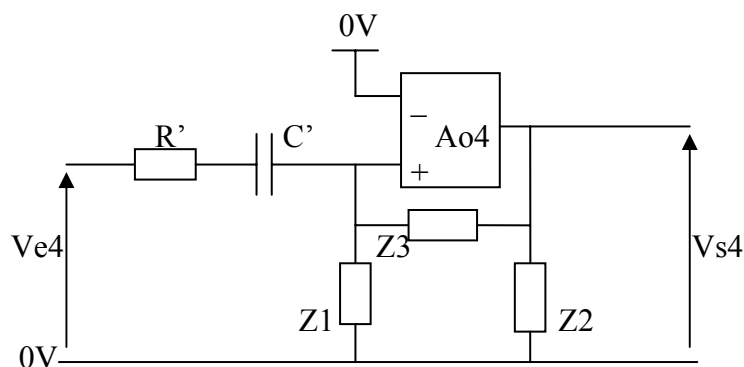
$$1/\underline{Z4} = R. (1 / [1/j^2C^2w^2 + 2R/jCw]) = jRCw / (2R + j^2C^2w^2)$$

$$\underline{Z1} = \underline{Z2} = (2jRCw + 1) / jCw \quad \text{et} \quad \underline{Z4} = (2R + j^2C^2w^2) / jRCw$$

$\underline{Z3}$ est équivalente à $\underline{Z4}$ en parallèle avec l'impédance $r + jLw$:

$$\underline{Z3} = (r + jLw).[(2R + j^2C^2w^2) / jRCw] / [r + jLw + (2R + j^2C^2w^2) / jRCw]$$

242. Le schéma de la figure 12 est équivalent à :



$$\underline{G} = -\underline{Z3} / (R' + 1/jC'w)$$

$$\underline{G} = -[jC'w / (1 + jC'R'w)].[(r + jLw).(2R + j^2C^2w^2) / (2R + jrRCw + j^2C^2w^2 + j^2LCRw^2)]$$

243. Si $R = R_o = L/2rC$ le calcul ne me donne pas un module de G infini !

244. Filtre sélectif de pulsation centrale ω_2 si G est de module infini à ω_2 .

245. $L = 5\text{mH}$.