

## CORRIGÉ DU BTS 1991

**A-1** C'est un phénomène de propagation sans pertes.

$$\psi = 2\pi x/\lambda \quad \lambda \text{ est la longueur d'onde}$$

**A-2**

**A-2-a**

$$\underline{U}(B) = \underline{Z} \cdot \underline{I}(B) \quad \text{avec} \quad \underline{U}(B) = \underline{U}_D(B) + \underline{U}_R(B) \quad \text{(a)} \quad \text{et} \quad \underline{I}(B) = \underline{I}_D(B) + \underline{I}_R(B)$$

$$\text{D'autre part : } \underline{U}_D(B) = R_c \cdot \underline{I}_D(B) \quad \text{et} \quad \underline{U}_R(B) = -R_c \cdot \underline{I}_R(B)$$

$$\text{Donc : } \underline{U}(B) = \underline{Z} \cdot [\underline{I}_D(B) + \underline{I}_R(B)] = \underline{Z} \cdot [\underline{U}_D(B) - \underline{U}_R(B)]/R_c \quad \text{(b)}$$

En identifiant (a) et (b), on obtient :

$$\underline{U}_D(B) \left[ \frac{\underline{Z}}{R_c} - 1 \right] = \underline{U}_R(B) \left[ \frac{\underline{Z}}{R_c} + 1 \right] \quad \text{soit encore} \quad \underline{U}_R(B) = \underline{U}_D(B) \left[ \frac{\underline{Z} - R_c}{\underline{Z} + R_c} \right] \quad \text{(c)}$$

**A-2-b**

L'onde réfléchie se propage de B vers M, la distance BM valant  $l-x$  :

$$\psi = 2\pi(l-x)/\lambda$$

$$\underline{U}_R(M) = \underline{U}_R(B) \cdot \exp\left(\frac{-j2\pi(l-x)}{\lambda}\right) \quad \text{(d)}$$

**A-3**

En reportant c dans d, on obtient :

$$\underline{U}_R(M) = \underline{U}_D(B) \cdot \left[ \frac{\underline{Z} + R_c}{\underline{Z} - R_c} \right] \exp\left(\frac{-j2\pi(l-x)}{\lambda}\right)$$

$$\text{or } \underline{U}_D(B) = U_0 \exp\left(\frac{-j2\pi l}{\lambda}\right) \quad \text{donc :}$$

$$\underline{U}_R(M) = U_0 \cdot \left[ \frac{\underline{Z} + R_c}{\underline{Z} - R_c} \right] \exp\left(\frac{-j2\pi(2l-x)}{\lambda}\right)$$

$$\text{d'autre part : } \underline{U}_D(M) = U_0 \cdot \exp\left(\frac{-j2\pi x}{\lambda}\right)$$

$$\underline{U}(M) = \underline{U}_D(M) + \underline{U}_R(M) =$$

$$\underline{I}(M) = \underline{I}_D(M) + \underline{I}_R(M) = \frac{\underline{U}_D(M) - \underline{U}_R(M)}{R_c} = \frac{U_0}{R_c} \cdot \left[ \exp\left(\frac{-j2\pi x}{\lambda}\right) - \underline{k} \cdot \exp\left(\frac{-j2\pi(2l-x)}{\lambda}\right) \right]$$

**A-4** : En A,  $x = 0$ , donc :

$$\underline{U}(A) = U_0 \cdot \left[ 1 + \underline{k} \cdot \exp\left(\frac{-j4\pi l}{\lambda}\right) \right] \quad \underline{I}(A) = \frac{U_0}{R_c} \cdot \left[ 1 - \underline{k} \cdot \exp\left(\frac{-j4\pi l}{\lambda}\right) \right]$$

$$\underline{Z}_E = \frac{\underline{U}(A)}{\underline{I}(A)} = R_c \cdot \frac{1 + \underline{k} \cdot \exp\left(\frac{-j4\pi l}{\lambda}\right)}{1 - \underline{k} \cdot \exp\left(\frac{-j4\pi l}{\lambda}\right)}$$

A-5

$$\underline{k} = \frac{-jX - R_c}{-jX + R_c} = -\frac{R_c + jX}{R_c - jX} = -(1, 2 \arctan(X/R_c)) = -(1, \vartheta) = -e^{j\vartheta}$$

$$\underline{Z}_E = R_c \frac{1 - \exp(j\vartheta) \cdot \exp\left(\frac{-j4\pi l}{\lambda}\right)}{1 + \exp(j\vartheta) \cdot \exp\left(\frac{-j4\pi l}{\lambda}\right)} = R_c \frac{1 - \exp\left(\frac{j(\vartheta - 4\pi l)}{\lambda}\right)}{1 + \exp\left(\frac{j(\vartheta - 4\pi l)}{\lambda}\right)} = jR_c \cdot \tan\left(\frac{2\pi l}{\lambda} - \frac{\vartheta}{2}\right)$$

A-6 L'extrémité étant en court-circuit,  $\underline{Z} = 0$  et  $\underline{k} = -1$

$$\underline{Z}_E = R_c \frac{1 - \exp\left(\frac{-j4\pi l}{\lambda}\right)}{1 + \exp\left(\frac{-j4\pi l}{\lambda}\right)} = jR_c \cdot \tan\left(\frac{2\pi l}{\lambda}\right) = jL\omega \quad L = 64,3 \text{ nH}$$

A-7

$$\underline{Z}_E = jR_c \cdot \tan\left(\frac{2\pi l}{\lambda} - \frac{\vartheta}{2}\right) = jL\omega \quad \text{avec } \vartheta = 2 \arctan\left[\frac{1}{R_c C \omega}\right] \quad L = 40,9 \text{ nH}$$

## B : ETUDE DE L' OSCILLATEUR.

$$\text{B-1 } \gamma' = C_1 + \frac{C_2 \cdot C_D}{C_2 + C_D}$$

$$\text{B-2 } X_1 + X_2 + X_3 = 0 \quad \text{s'écrit } L' \omega - \frac{1}{\omega} \left( \frac{1}{\gamma'} + \frac{2}{C} \right) = 0$$

$$\text{donc : } \omega_L = \frac{1}{\sqrt{L' C'}} \quad \text{avec } \frac{1}{C'} = \frac{1}{\gamma'} + \frac{2}{C}$$

$\gamma'$  est maximale lorsque  $C_D \rightarrow \infty$  et vaut alors  $C_1 + C_2$  soit 1,64 pF  $\ll C = 56$  pF.

$$\text{Par conséquent } C \gg \gamma' \text{ et } C' \approx \gamma' \text{ donc : } \omega_L = \frac{1}{\sqrt{L' \gamma'}}$$

$$\text{B-3 } V_P = 3,0 \text{ V} \quad \gamma'_1 = 1,5833 \text{ pF} \quad V_P = 6,0 \text{ V} \quad \gamma'_2 = 1,5605 \text{ pF}$$

$$\alpha = \frac{\delta \gamma'}{\delta V_p} = -7,6 \text{ pF/V}$$

Lorsque la tension passe de 3V à 6V, la capacité diminue de  $3\alpha$  (car  $6-3 = 3$ ).

Pour passer d'un canal au suivant la variation de tension sera de 3/255 V et la capacité diminuera de  $3\alpha/255 = 8,94 \cdot 10^{-5}$  pF

B-4

$$\omega_L = \frac{1}{\sqrt{L' \gamma'}} = (L' \gamma')^{-1/2} \quad \text{donc } \frac{d\omega_L}{\omega_L} = -\frac{d\gamma'}{2\gamma'} \text{ et } \frac{\delta \omega_L}{\omega_L} = -\frac{\delta \gamma'}{2\gamma'}$$

$$\delta f_L = -f_L \frac{\delta \gamma'}{2\gamma'} \quad \text{Pour } f_L = 447,8 \text{ MHz, } \gamma' = (\gamma'_1 + \gamma'_2)/2 \quad \text{donc } \delta f_L = 12,62 \text{ kHz}$$

$$\text{B-5 } \delta\omega_L = 2\pi\delta f_L = -\pi f_L \frac{\delta\gamma'}{\gamma'} = -\frac{\pi f_L}{\gamma'} \alpha \delta V_p = K \cdot \delta V_p$$

$$K = -\frac{\pi f_L}{\gamma'} \alpha = 6,74 \cdot 10^6 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1} \cdot \text{V}^{-1}$$

### C : ETUDE DE LA BOUCLE

**C-1** La transmittance du filtre a pour expression  $H_1(j\omega) = \frac{2,4}{(1 + jRC_3\omega)^2}$

Son module  $|H_1(j\omega)| = \frac{2,4}{1 + (RC_3\omega)^2}$  a pour valeur  $4,31 \cdot 10^{-3}$  à la fréquence  $2 \cdot f_A = 25 \text{ kHz}$

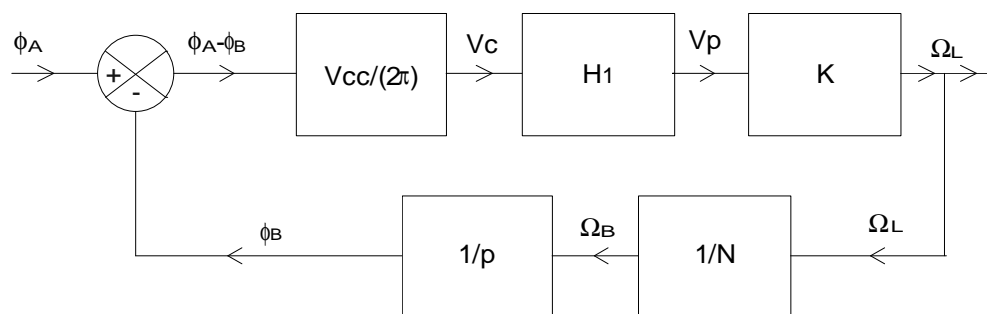
L'amplitude du signal de sortie vaut donc  $V'_p = 17,3 \text{ mV}$

Le filtre passe-bas est destiné à donner la valeur moyenne du signal.

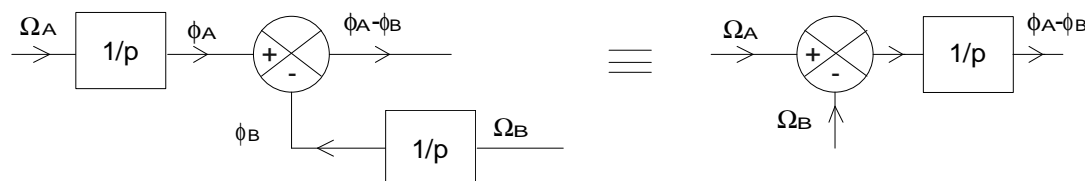
$$H_1(p) = \frac{2,4}{(1 + RC_3p)^2}$$

**C-2**  $\omega_B(t) = \frac{d\phi_B}{dt}$  donc  $\frac{\phi_B}{\Omega_B} = \frac{1}{p}$

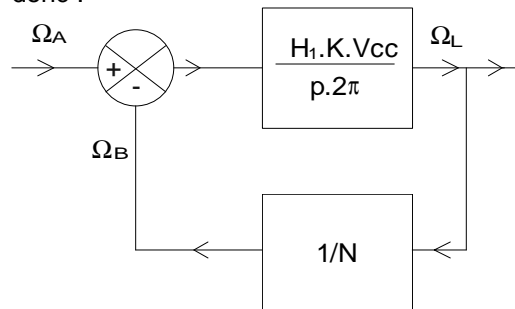
**C-3**



**C-4**



donc :



$$H_1(p) = \frac{2,4 \cdot K \cdot V_{CC}}{2\pi p (1 + RC_3p)^2}$$

On trouve :  $\omega_1 = 6,67 \cdot 10^3 \text{ rad/s}$  et  $H_0 = 21,7 \cdot 10^6$

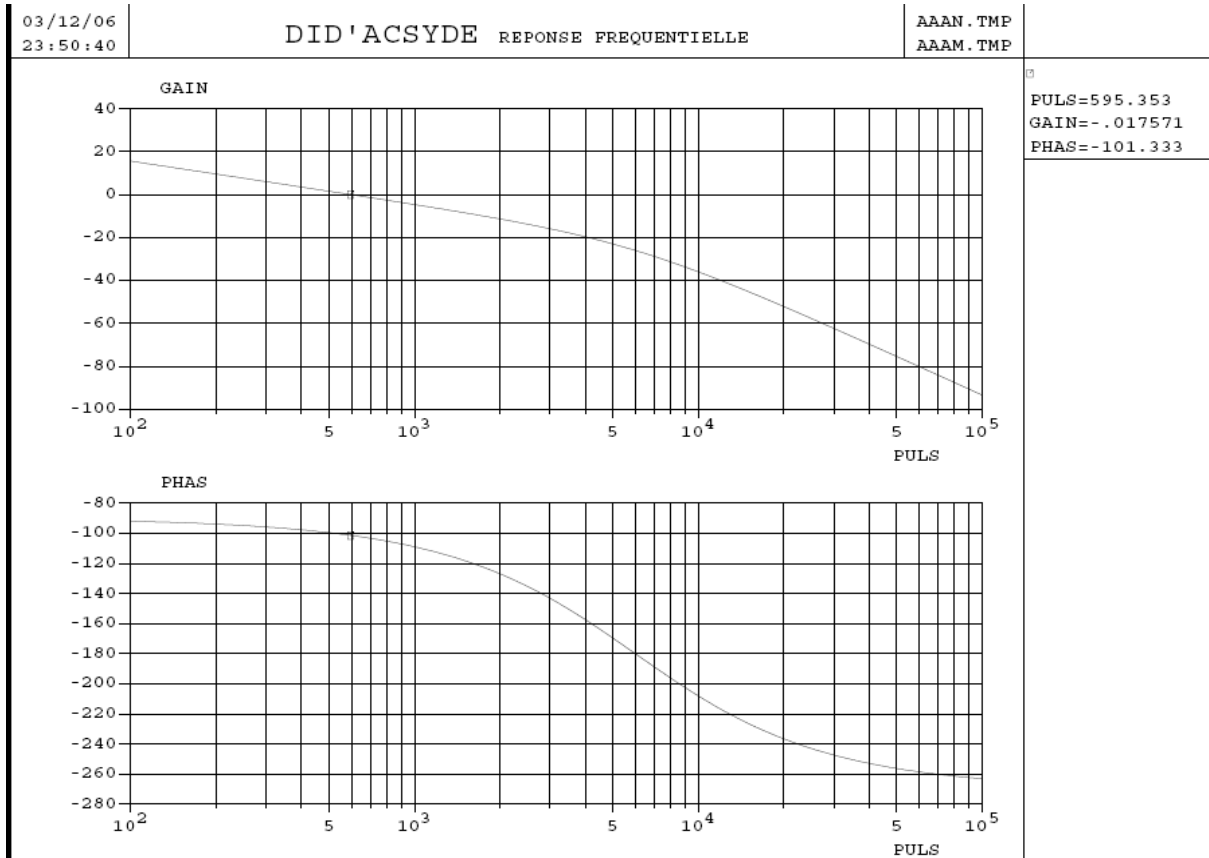
C-5  $f_L = N.f_A$

C-6  $N = 4478000/12,500 = 35824$

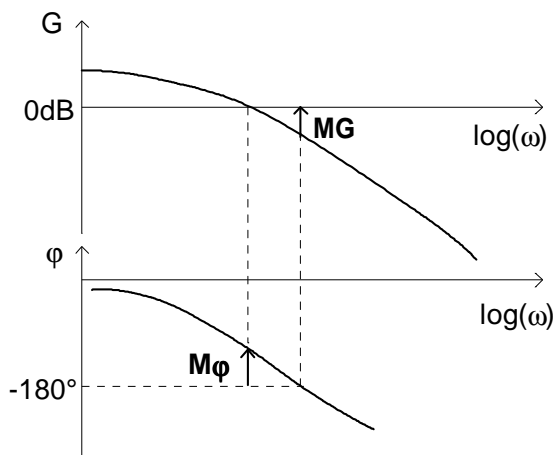
l'écart de fréquence qui sépare deux canaux consécutifs vaut 12,5 kHz

C-7

C-7.a  $T(p) = H(p)/N$



Un système est stable en boucle fermée si, pour un argument de  $-180^\circ$  de la FTBO le gain est inférieur à 0 dB. Les marges de gain et de phase sont déterminées ainsi sur la FTBO :



C-7.b  $\omega = 600 \text{ rad/s}$   $M\phi = 78,6^\circ$ , la stabilité est suffisante.

C-8

C-8.a 
$$H'(p) = \frac{H_0/p}{1 + \frac{H_0}{Np}} = \frac{N}{\frac{N}{H_0}p + 1} = \frac{\Omega_L(p)}{\Omega_A(p)}$$

**C-8.b** 
$$\frac{N}{H_0} \frac{d\omega_L}{dt} + \omega_L = N.\omega_A$$

**C-8.c** L'équation différentielle a pour solution  $f_L = A.e^{-t/\tau} + N.f_A$  avec  $\tau = N/H_0$

À l'instant  $t = 0$  la fréquence du VCO est égale à  $f_L = 447,8$  MHz et  $N = N_2 = 35864$  donc :

$$447,8 = A + 35864.12,5.10^{-3} \quad \text{soit} \quad A = -0,5 \text{ MHz}$$

finalement :  $f_L = -0,5.e^{-t/\tau} + 448,3$  exprimée en MHz.

$f_L(t)$  évolue exponentiellement entre 447,8 MHz et 448,3 MHz.

**C-8.d** Il faut résoudre l'équation  $f_L = -0,5.e^{-t/\tau} + 448,3 = 448,3 - 10^{-3}$

On obtient :  $t = \tau.Ln(2.10^{-3}) = 10,3$  ms