

**EXERCICE 1**

On considère la fonction de transfert suivante :

$$\frac{V_s}{V_e} = \frac{\frac{R_4}{R_1}}{1 + jC\omega \frac{R_3^2}{R_2} + (j\omega)^2 R_3^2 C^2}$$

- Déterminer les expressions de la pulsation naturelle  $\omega_n$  et du coefficient d'amortissement  $m$  de ce filtre.
- Applications numériques. Calculer  $\omega_n$ ,  $f_n$  (la fréquence naturelle) et  $m$  avec les valeurs numériques suivantes :

$$R_1 = 10 \text{ k}\Omega \quad R_2 = 33 \text{ k}\Omega \quad R_3 = 1,5 \text{ k}\Omega \quad R_4 = 50 \text{ k}\Omega \quad C = 10 \text{ nF}$$

- Calculer la valeur exacte du module et de l'argument de  $V_s / V_e$  pour  $\omega = \omega_n$ .
- Tracer le diagramme de Bode (module et argument) asymptotique de  $V_s / V_e$  et dessiner l'allure du diagramme réel en utilisant le résultat de la question précédente.
- De quel type de filtre s'agit-il ?
- Calculer en % la valeur du 1<sup>er</sup> dépassement.  
 Indication :  $D_1$  (exprimé en %) =  $100 \exp\left(\frac{-\pi m}{\sqrt{1-m^2}}\right)$ .
- Dessiner l'allure de la réponse temporelle à un échelon unitaire de ce filtre.

**EXERCICE 2**

On veut transmettre quatre informations différentes  $e_k(t)$  ( $k = 1$  à 4). Pour simplifier on admettra que les  $e_k(t)$  sont purement sinusoïdaux :  $e_k(t) = E_k \cos(\omega_k t)$  avec  $E_k = k E$  et  $\omega_k = k \omega_0$ . On prendra  $E = 1 \text{ V}$  et  $\omega_0$  telle que  $f_0 = 100 \text{ Hz}$ .

Un oscillateur fournit une porteuse sinusoïdale  $p(t) = P \cos(\omega_p t)$ . On prendra  $\omega_p = 5 \omega_0$ .

On étudie le schéma de la figure 1.

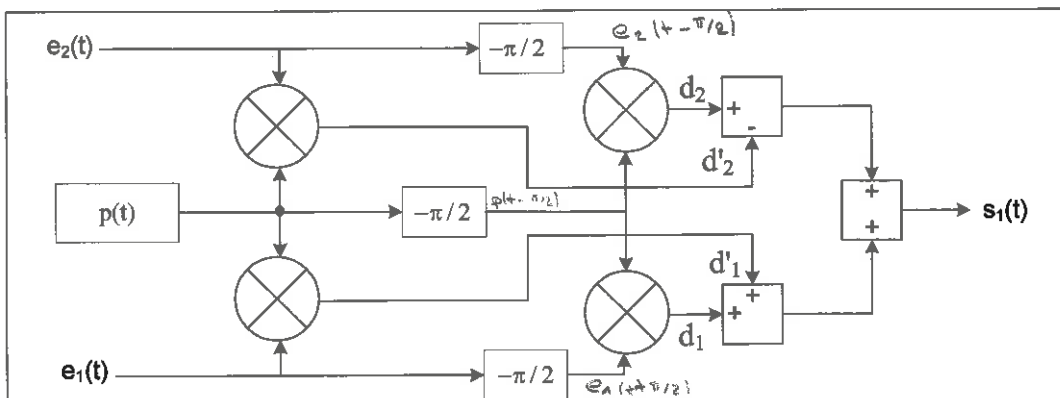


Figure 1

Les ronds avec une croix représentent des multiplieurs de gain  $1 \text{ V}^{-1}$ , les carrés sont des additionneurs ou des soustracteurs (selon les signes). Les blocs  $-\pi/2$  sont des déphaseurs, c'est-à-dire que si en entrée il y a un signal  $\cos(\omega t)$ , la sortie sera  $\cos(\omega t - \pi/2)$ .

Les résultats aux questions ci-dessous doivent être linéarisés dès que possible.

- Déterminer les expressions de  $d_1(t)$ ,  $d'_1(t)$ ,  $d_2(t)$ ,  $d'_2(t)$ .
- Démontrer que  $s_1(t) = EP \cos(4\omega_0 t) - 2EP \cos(7\omega_0 t)$ .
- Représenter le spectre (fréquences positives seulement), en respectant l'échelle des amplitudes et des fréquences, du signal  $s_1(t)$ .
- Un signal  $s_2(t)$  est obtenu en remplaçant  $e_1(t)$  par  $e_3(t)$  et  $e_2(t)$  par  $e_4(t)$  dans le montage de la figure 1. Donner l'expression de  $s_2(t)$ .

Ces deux signaux  $s_1(t)$  et  $s_2(t)$  sont utilisés comme entrées de la figure 2.

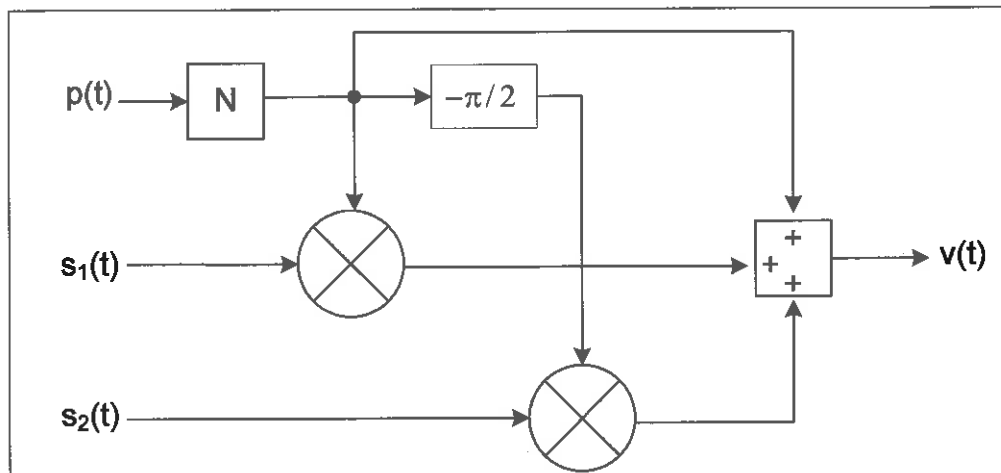


Figure 2

Le bloc N est un multiplieur de fréquence ( $N = 200$ ). A sa sortie le signal vaut donc :

$$P \cos(\Omega t) = P \cos(N \omega_p t)$$

- Déterminer l'expression de  $v(t)$ .
- Dessiner le spectre (fréquences positives seulement) de  $v(t)$  en repérant les différentes fréquences et leurs amplitudes relatives.
- Quel est l'encombrement spectral de  $v(t)$  ?

$$\cos a \cos b = \frac{1}{2}(\cos(a - b) + \cos(a + b))$$

$$\sin a \cos b = \frac{1}{2}(\sin(a + b) + \sin(a - b))$$

$$\sin a \sin b = \frac{1}{2}(\cos(a - b) - \cos(a + b))$$

$$\cos\left(x - \frac{\pi}{2}\right) = \sin x$$

### EXERCICE 3

#### Questions de cours :

- Dessiner le diagramme IQ d'une modulation de phase numérique 8 PSK.
- Pourquoi la modulation utilisée par les satellites GPS n'a que 2 points sur le diagramme IQ (BPSK) alors que le Bluetooth peut utiliser de la 8 PSK ?
- Expliquer quelles différences il y a entre une fonction de transfert de type Butterworth et une fonction de transfert de type Tchebycheff.