# Travaux Pratiques de Physique



## MP

### 2 heures Calculatrices autorisées

# Filtrage numérique

#### Objectif\_

L'objectif de ce TP est la réalisation d'un filtrage numérique d'ordre 1 sur des signaux analogiques préalablement numérisés et son application d'une part à la réduction du bruit dans un signal et d'autre part à la détection synchrone.

#### I- Réalisation d'un filtrage

On considère un filtre passe-bas, dont la fonction de transfert  $\underline{H}(\mathrm{j}\omega) = \frac{1}{1+\mathrm{j}\frac{\omega}{\omega_c}}$  s'écrit également  $H(p) = \frac{1}{1+p\tau}$ 

où  $\tau = \frac{1}{\omega_c}$  est un temps caractéristique lié à la pulsation de coupure  $\omega_c$  du filtre. Un signal analogique e(t) peut alors subir l'action de ce filtre, qui en fournit une image s(t) telle que :

$$H(p) = \frac{s}{e} = \frac{1}{1 + p\tau} \Rightarrow s + \tau \frac{\mathrm{d}s}{\mathrm{d}t} = e \tag{1}$$

La numérisation du signal e(t) se traduit par un échantillonnage : aux dates  $t_k = k\,T_e,\,k\in\mathbb{N}$ , les valeurs  $e_k = e(t_k)$  sont mémorisées ;  $T_e$  est alors la période d'échantillonnage associée à la fréquence d'échantillonnage  $f_e = \frac{1}{T_e}$ . Le filtrage numérique consiste ici à générer un signal s solution de l'équation différentielle (1). En effet, une liste de valeurs  $\{s_k\}$  va être créée, vérifiant cette équation, dans laquelle la dérivation sera traduite par un taux de variation : deux valeurs successives  $s_{k-1}$  et  $s_k$  étant séparées par une période d'échantillonnage, on posera :

$$\frac{\mathrm{d}s}{\mathrm{d}t} = \frac{s_k - s_{k-1}}{T_e} \Rightarrow s_k + \tau \frac{s_k - s_{k-1}}{T_e} = e_k$$

De cette équation on tire :

$$s_k = \frac{\tau/T_e}{1 + \tau/T_e} \times s_{k-1} + \frac{1}{1 + \tau/T_e} \times e_k \tag{2}$$

c'est-à-dire une méthode permettant de calculer le  $k^{\text{ème}}$  terme de la liste  $\{s_k\}$  à partir du terme précédent et de la valeur  $e_k = e(t_k)$  échantillonnée.

- Réaliser un montage dans lequel :
  - un GBF délivre une tension  $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$  d'amplitude  $E_0 = 2$  V et de fréquence 100 Hz;
  - une carte d'acquisition permet la visualisation de e(t) à l'écran d'un ordinateur équipé de LATIS PRO. Le logiciel sera configuré de manière à montrer 5 périodes  $T=\frac{2\pi}{\omega}$  du signal, avec une période d'échantillonnage  $T_e=100~\mu s$ . L'acquisition sera réalisée en mode permanent et ajustée de sorte que le signal à l'écran soit stable et directement modifiable par action sur le GBF.
- Ouvrir le tableur de LATIS PRO et y insérer les valeurs de  $e_k = e(kT_e)_{k \in \mathbb{N}}$ .
- Dans une autre colonne, définir le signal s avec  $\tau = 10^{-3}$  s dans la formule (2); une nouvelle courbe apparaît dans la liste des courbes.
- Visualiser cette courbe sur le même graphe que e(t).

#### Appeler l'examinateur

Présenter à l'examinateur les courbes obtenues à l'écran de l'oscilloscope et préciser en quoi ces courbes illustrent le filtrage numérique de e(t) par un quadripôle de fonction de transfert  $H(t_t) = \frac{1}{t_t}$ 

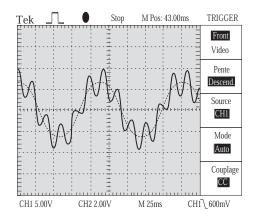
$$\underline{H}(\mathrm{j}\omega) = \frac{1}{1 + \mathrm{j}\,\omega/\omega_c}.$$

#### II- Application 1 : réduction du bruit

Un signal  $s_1(t) = E_{01} \cos(\omega_1 t)$  peut être affecté par un bruit  $s_2(t) = E_{02} \cos(\omega_2 t)$ , tel que  $E_{02} < E_{01}$  et  $\omega_2 \gg \omega_1$ . Le signal ainsi brouillé s'écrit :

$$e(t) = E_{01} \cos(\omega_1 t) + E_{02} \cos(\omega_2 t)$$

À partir du matériel disponible, concevoir un montage (dont on représentera le schéma exhaustif) produisant le signal e(t).



Réaliser ce montage et lui appliquer le filtre numérique précédent. Visualiser à l'écran de l'ordinateur le signal e(t) et le signal filtré.

#### Appeler l'examinateur

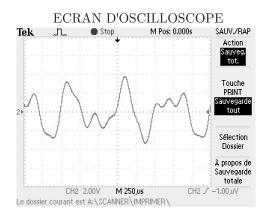
Présenter à l'examinateur le schéma du montage en précisant les valeurs choisies pour  $\tau$ ,  $\omega_1$ ,  $\omega_2$ ,  $E_{01}$ ,  $E_{02}$ . Montrer également comment les courbes présentes à l'écran de l'ordinateur illustrent la réduction du bruit par filtrage numérique.

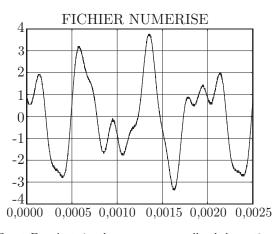
#### III- Détection synchrone

Au cours d'une expérience, le professeur a généré une tension  $^{1}$  :

$$e(t) = E_{01} \cos(\omega_1 t) + E_{02} \cos(\omega_2 t) + E_{03} \cos(\omega_3 t)$$

en additionnant trois tensions sinusoïdales d'amplitudes  $E_{01}$ ,  $E_{02}$ ,  $E_{03}$  et de fréquences  $f_1$ ,  $f_2$ ,  $f_3$  ( $f_1 < f_2 < f_3$ ). Le signal obtenu à l'écran de l'oscilloscope a ensuite été numérisé sous forme d'une liste L comportant 2 500 points de mesure (de L[0] à L[2499]).





<sup>1.</sup> Dans cette partie du TP, les valeurs numériques de  $\omega_1, \omega_2, E_{01}$  et  $E_{02}$  n'ont rien de commun avec celles de la partie précédente.

Imaginer un algorithme permettant, à partir de la liste L, de retrouver les fréquences  $f_1$ ,  $f_2$ ,  $f_3$ , ainsi que les amplitudes relatives  $E_{01}$ ,  $E_{02}$ ,  $E_{03}$ .

#### Appeler l'examinateur\_

Présenter l'algorithme à l'examinateur.

À l'aide du fichier Python qui contient L, fourni par le professeur, réaliser le script correspondant à l'algorithme précédent (les fréquences  $f_i$  sont inférieures à 10 kHz).

#### Appeler l'examinateur\_

Proposer à l'examinateur les valeurs supposées pour  $f_i$ ,  $E_{0i}$ , ainsi que la méthode qui a permis de les trouver.

#### Matériel disponible :

#### Paillasses élèves

- 2 GBF;
- 1 oscilloscope numérique;
- 1 ordinateur équipé de LATIS PRO et de PYTHON;
- 1 carte d'acquisition SYSAM;
- 2 boîtes de résistances à décades;
- 1 boîte de capacités à décades.

## ANNEXE

### La détection synchrone

Un signal  $T_0$ -périodique a pour décomposition en série de Fourier :

$$e_1(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} a_n \cos(\omega_n t + \varphi_n)$$
 où  $\omega_n = n \times \frac{2\pi}{T_0}$ 

La multiplication de ce signal par un signal sinusoïdal  $e_2(t) = E_0 \cos(\Omega t)$  produit un nouveau signal :

$$e(t) = e_1(t) \times e_2(t) = a_0 E_0 \cos(\Omega t) + \sum_{n=1}^{\infty} a_n E_0 \cos(\omega_n t + \varphi_n) \cos(\Omega t)$$

$$= a_0 E_0 \cos(\Omega t) + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{a_n E_0}{2} \cos[(\omega_n - \Omega)t + \varphi_n] + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{a_n E_0}{2} \cos[(\omega_n + \Omega)t + \varphi_n]$$

Deux cas peuvent se présenter :  $% \left( 1\right) =\left( 1\right) \left( 1\right)$ 

– Si  $\Omega = \omega_n$ , il existe dans e(t) une composante continue, d'amplitude  $\frac{a_n E_0}{2}$ ;

– Si  $\Omega \neq \omega_n$ , le signal e(t) ne comporte par de composante continue.

En filtrant judicieusement e(t) il est donc possible d'isoler un signal :

 $-s(t) = \frac{a_n E_0}{2}$ , dès que  $\Omega = \omega_n$ ;

-s(t) = 0 tant que  $\Omega \neq \omega_n$ .

En modifiant ensuite la pulsation  $\Omega$  et en mesurant l'amplitude  $S_0$  de s(t), on peut reconstituer le spectre de  $e_1(t)$ :

