

**FILTRAGE NUMÉRIQUE**

Importation des bibliothèques utiles :

```
import numpy as np    # importation de la bibliothèque numpy
import matplotlib.pyplot as plt    # pour tracer des courbes
```

La bibliothèque numpy contient toutes les fonctions utiles `np.cos`, `np.sin`, `np.exp` et la constante  $\pi$  : `np.pi`

## I. Représentation temporelle d'un signal

### 1) Signaux sinusoïdal et créneau

Rédiger deux fonctions python `sinusoide(E,T,t)` et `creneau(E,T,t)`.

- La première renvoie la valeur à l'instant  $t$  d'un signal sinusoïdal  $u(t) = E \cos(2\pi t/T)$
- La seconde renvoie la valeur à l'instant  $t$  d'un signal créneau symétrique définie par :

$$u(t) = \begin{cases} E & \text{si } t \in [nT, nT + T/2[ \\ -E & \text{si } t \in [nT + T/2, (n+1)T[ \end{cases}$$

Rédiger un code python permettant de tracer les courbes des deux signaux précédents entre les dates  $t_{\min} = 0$  et  $t_{\max} = 5$  ms, avec  $N = 1000$  points. On prendra  $E = 5$  V et une fréquence  $f = 1000$  Hz.

### 2) Synthèse de Fourier

La somme de Fourier de rang  $n$  d'un créneau symétrique d'amplitude  $E$  et de période  $T$  est donnée ci-dessous :

$$F_n(t) = \sum_{k=0}^n \frac{4E}{(2k+1)\pi} \sin\left(2\pi(2k+1)\frac{t}{T}\right)$$

Rédiger une fonction python `fourier(n,E,T,t)` qui renvoie la somme de Fourier de rang  $n$  à l'instant  $t$ .

Écrire ensuite un code en langage python permettant de tracer cette somme de Fourier si  $E = 5$  V,  $f = 1000$  Hz, entre les instants  $t_{\min} = 0$  et  $t_{\max} = 5$  ms, toujours avec  $N = 1000$  points.

Vous ferez varier  $n$  pour observer l'évolution de la forme du signal.

### 3) Simulation d'un échantillonnage

Nous allons simuler de façon informatique l'échantillonnage d'un signal analogique  $s(t)$ , c'est à dire le prélèvement d'une valeur du signal toutes les  $T_e$  secondes, où  $T_e$  est la **période d'échantillonnage**. Dans le programme rédigé, les valeurs ci-dessous seront fixées et déclarées comme variables globales :

```
f = 1000    # fréquence du signal s(t)
T = 1/f     # période de s(t)
tmin = 0    # début de l'échantillonnage
tmax = 5*T  # fin de l'échantillonnage
```

$N = 10000$  # nombre de points d'échantillonnage  
 $T_e = (t_{\max} - t_{\min}) / N$

Écrire une fonction `liste_ech_signal(s)` prenant en paramètre un signal analogique  $s$ , c'est à dire une fonction python de la forme  $s(E, T, t)$  comme par exemple les fonctions `sinusoide` ou `creneau` rédigées au paragraphe 1) et qui renvoie la liste des  $N$  échantillons de  $s$  prélevés entre  $t_{\min}$  et  $t_{\max}$

*Nous allons maintenant utiliser cet échantillonnage pour réaliser un filtrage numérique. La liste des  $N$  échantillons de  $s(t)$  sera notée  $(s_n)_{0 \leq n \leq N-1}$*

## II. Filtrage numérique

### 1) Action d'un filtre passe-bas d'ordre 1

La fonction de transfert d'un filtre passe-bas d'ordre 1 est :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}} = \frac{\underline{s}(t)}{\underline{e}(t)}$$

où  $\omega_c$  est la pulsation de coupure. Lorsqu'on repasse dans le domaine temporel, cela correspond à l'équation différentielle :

$$\underline{s}(t) + \frac{1}{\omega_c} j\omega \underline{s}(t) = \underline{e}(t) \implies \frac{1}{\omega_c} \frac{ds}{dt} + s = e$$

Pour des données numériques échantillonnées avec une période  $T_e$ , l'idée est de remplacer la dérivée temporelle de la sortie  $s$  par le taux d'accroissement :

$$\frac{ds}{dt} \longleftrightarrow \frac{s_{n+1} - s_n}{T_e}$$

ce qui permet de transformer l'équation différentielle en :

$$\boxed{\frac{1}{\omega_c} \frac{s_{n+1} - s_n}{T_e} + s_n = e_n \iff s_{n+1} = s_n (1 - \omega_c T_e) + \omega_c T_e e_n}$$

La liste des échantillons de l'entrée  $(e_n)_{0 \leq n \leq N-1}$  (telle que renvoyée par la fonction `liste_ech_signal` et  $T_e$  étant connues, la liste des échantillons  $(s_n)_{0 \leq n \leq N-1}$  de la sortie du filtre se calcule à l'aide de la récurrence ci-dessus, avec une condition initiale pour  $s_0$ . On a donc remplacé une équation différentielle par une récurrence.

- Écrire une fonction python `filtre_PB_num(Eech, fc)` qui prend en paramètre une liste `Eech` de  $N$  échantillons de l'entrée du filtre ainsi que la fréquence de coupure du filtre et qui renvoie une liste formée des  $N$  échantillons de la sortie.
- Tracer la courbe donnant les échantillons  $s_n$  en ordonnée en portant en abscisse les instants  $nT_e$  correspondants pour les signaux `sinusoide` et `creneau` rédigés au paragraphe **I.1)** Faire varier la fréquence de coupure pour observer son influence sur  $(s_n)$ .

## 2) Action d'un filtre passe-haut d'ordre 1

La fonction de transfert d'un filtre passe-haut du premier ordre est :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{j\frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}} = \frac{\underline{s}(t)}{\underline{e}(t)}$$

où  $\omega_c$  est la pulsation de coupure. Lorsqu'on repasse dans le domaine temporel, cela correspond à l'équation différentielle :

$$\underline{s}(t) + \frac{1}{\omega_c} j\omega \underline{s}(t) = \frac{1}{\omega_c} j\omega \underline{e}(t) \implies \frac{1}{\omega_c} \frac{ds}{dt} + s = \frac{1}{\omega_c} \frac{de}{dt}$$

qu'on peut transformer en :

$$\boxed{\frac{1}{\omega_c} \frac{s_{n+1} - s_n}{T_e} + s_n = \frac{1}{\omega_c} \frac{e_{n+1} - e_n}{T_e} \iff s_{n+1} = s_n (1 - \omega_c T_e) + e_{n+1} - e_n}$$

Écrire une fonction python `filtre_PH_num(Eech, fc)` qui prend en paramètre une liste `Eech` de  $N$  échantillons de l'entrée du filtre ainsi que la fréquence de coupure du filtre et qui renvoie une liste formée des  $N$  échantillons de la sortie.

Tracer à nouveau les courbes représentant la sortie  $s_n$  en fonction de  $nT_e$  et observer l'influence de la fréquence de coupure `fc`

## III. Analyse spectrale numérique

Dans toute cette partie on fera en sorte que l'échantillonnage des signaux se fasse exactement sur une période  $T$ . On écrira donc dans le programme :

```
f = 1000      # fréquence du signal
T = 1/f
tmin = 0     # début de l'échantillonnage
tmax = T     # fin de l'échantillonnage
N = 10000   # nombre de points d'échantillonnage
Te = (tmax-tmin)/N    # Te = T/N
```

### 1) Principe du calcul

Un signal analogique  $s(t)$ ,  $T$ -périodique, peut être décomposé en série de Fourier. Aux instants  $t$  où il est continu on peut écrire, avec  $\omega = 2\pi/T$  :

$$s(t) = \frac{A_0}{2} + \sum_{k=1}^{+\infty} A_k \cos(k\omega t) + B_k \sin(k\omega t)$$

avec :

$$A_k = \frac{2}{T} \int_0^T s(t) \cos(k\omega t) dt \quad \text{et} \quad B_k = \frac{2}{T} \int_0^T s(t) \sin(k\omega t) dt$$

la relation donnant  $A_k$  étant aussi valable pour  $k = 0$ . On peut aussi supposer que  $B_0 = 0$ .

Il est utile d'introduire les coefficients de Fourier complexes  $\underline{C}_k = A_k - jB_k$  qui peuvent donc se calculer par :

$$\forall k \in \mathbb{N}, \underline{C}_k = \frac{2}{T} \int_0^T s(t) e^{-jk\omega t} dt$$

Lorsqu'on ne dispose que d'une liste d'échantillons  $(s_n)_{0 \leq n \leq N-1}$  le calcul de cette intégrale se fait grâce à la méthode d'Euler explicite :

$$\underline{C}_k = \frac{2}{T} \sum_{n=0}^{N-1} \int_{nT_e}^{(n+1)T_e} s(t) e^{-jk\omega t} dt \approx \frac{2}{T} \sum_{n=0}^{N-1} s(nT_e) e^{-jk\omega nT_e} T_e$$

Comme  $T_e = T/N$ , cette expression se transforme en :

$$\forall k \in \mathbb{N}, \underline{C}_k = \frac{2}{N} \sum_{n=0}^{N-1} s_n e^{-2\pi jnk/N}$$

où  $s_n$  est la valeur échantillonnée à l'instant  $nT_e$ . Cette somme s'appelle **transformée de Fourier discrète** (c'est celle qui est utilisée aussi dans la transformée de Fourier rapide FFT, grâce à un algorithme qui permet d'augmenter la rapidité du calcul de la somme).

Les amplitudes  $C_k$  réelles des pics (amplitude de l'harmonique de rang  $k$ ) dans le spectre en amplitude de  $s(t)$  sont alors données par :

$$\forall k \in \mathbb{N}^*, C_k = \sqrt{A_k^2 + B_k^2} = |\underline{C}_k| \quad \text{et} \quad \frac{A_0}{2} = \frac{C_0}{2} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} s_n$$

Remarquons que la composante continue du signal  $A_0/2$  est alors la **moyenne arithmétique** des  $N$  échantillons.

## 2) Calcul d'un spectre en amplitude

- Écrire une fonction python `coefficient_C(k, Sech)` qui prend en paramètre le rang  $k$  du coefficient à calculer et une liste `Sech` de  $N$  échantillons d'un signal analogique  $s(t)$ , l'échantillonnage étant supposé être réalisé sur une durée valant exactement une période  $T$  de  $s(t)$ .

Cette fonction renvoie le coefficient complexe  $\underline{C}_k$ . La bibliothèque `numpy` dispose de la fonction `np.exp` qui gère aussi les complexes. On rappelle qu'en python, le nombre complexe  $j$  s'écrit `1j`

- Comme  $T = NT_e$ , la fréquence  $f$  du signal  $s(t)$  vaut :

$$f = \frac{1}{T} = \frac{F_e}{N} \quad \text{avec} \quad F_e = \frac{1}{T_e} \quad \text{fréquence d'échantillonnage}$$

Ainsi, l'amplitude  $|\underline{C}_k|$  de l'harmonique de rang  $k$  correspond à la fréquence  $kf = k \frac{F_e}{N}$ .

Écrire un code python qui permet de tracer le spectre en amplitude de la **sinusoïde** et du **creneau** décrits au paragraphe I.1)