

Examen traitement numérique du signal

Télécom 2 et Instrumentation 2

Jeudi 18 décembre 2025

Durée : 1h30

Une copie double manuscrite est autorisée. Le téléphone portable est interdit. À l'issue de l'épreuve, le sujet est à rendre avec la copie.

NOM :

Prénom :

Exercice 1. ()

On considère un filtre défini par

$$ay_n + by_{n-1} = cx_n + dx_{n-1} \quad (1)$$

Choisissez a, b, c, d tels que la moyenne de la sortie soit égale à la moyenne de l'entrée et tels que si $x_n = (-1)^n$ alors $y_n = 0$.

Solution :

La première contrainte signifie que $\hat{H}(0) = H(1) = 1$, la deuxième contrainte signifie que $\hat{H}\left(\frac{f_e}{2}\right) = H(-1) = 0$. Comme la fonction de transfert de ce filtre est

$$H(z) = \frac{c + dz^{-1}}{a + bz^{-1}} \quad (2)$$

les deux contraintes signifient que

$$\frac{c+d}{a+b} = 1 \text{ et } \frac{c-d}{a-b} = 0 \quad (3)$$

Je choisis $a = 1$ et $b = 0$ et les contraintes conduisent à $c = d = \frac{1}{2}$.

Exercice 2. On considère un signal temps continu défini par la figure 1 avec l'unité s.

On rappelle que $\cos(2\pi + \theta) = \cos(\theta)$.

La formule de ce signal est de la forme suivante.

$$s(t) = a \cos(2\pi b(t+c)) \mathbf{1}_{[d,e]}[t]$$

Trouvez a, b, c, d, e

Solution : Pour trouver les valeurs des paramètres, vous pouvez suivre les explications données dans une des annexes du polycopié de TNS.

```
a=2;b=2; c=-0.125; d=-0.5; e=2;
t=-1:1e-3:5;
s=a*cos(2*pi*b*(t+c)).*(t<=e).*(t>=d);
figure(1); plot(t,s);
```

Exercice 3. () Dans une application très particulière, on a des sons formés de notes de musiques (do3 est une sinusoïde à 262Hz, ré3 à 294Hz et mi3 à 330Hz). Les notes sont jouées avec une intensité similaire. Les sons ont une durée variables entre 10 secondes et 1 minute, ils sont échantillonnés à 1kHz. Ils sont composés successivement des trois notes avec une durée identique pour chaque note. Les sons sont légèrement bruités au moyen d'un bruit blanc gaussien additif d'un écart-type inconnu mais plus faible que l'amplitude de la sinusoïde. Le premier type de sons forment la séquence do,re,mi, la deuxième la séquence ré,mi,do et le troisième la séquence mi,do,re. En s'inspirant des techniques proposées en cours, expliquez en détail et avec des pseudo-programmes, ce que vous proposez pour en faire la classification. Quelle est la durée des trames choisies ? Quelle est la normalisation choisie ? Quels sont les descripteurs choisis ? Comment proposez-vous de calculer la distance ? Quel type de classificateurs utilisez-vous ?

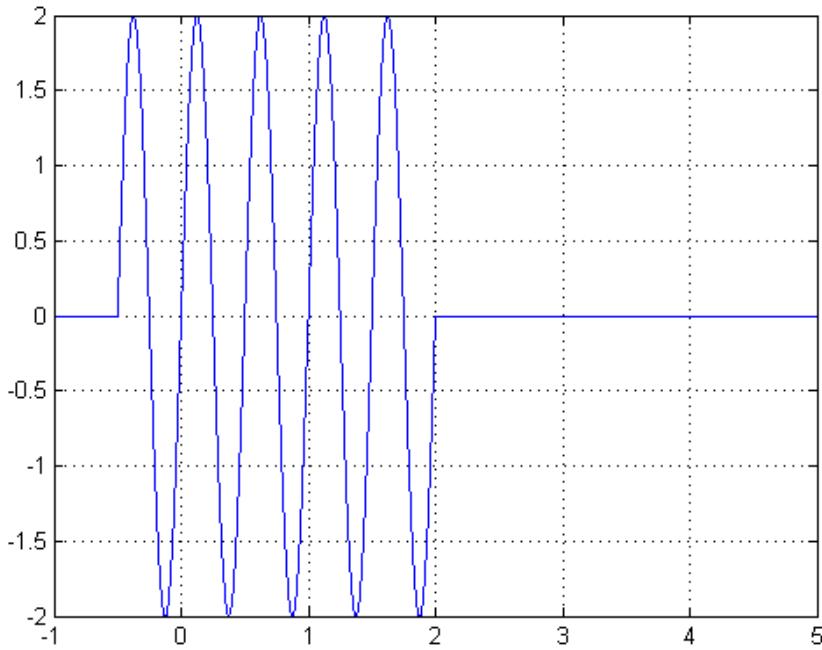


Figure 1: graphe de l'exercice 2

Solution :

On constitue un certain nombre de sons, on range chaque type de sons dans un répertoire. La prédiction du type associé à un son se fait de la façon suivante.

1. On découpe le son en trames de 300ms sans chevauchement. La longueur doit être plus grande pour avoir une meilleure résolution fréquentielle (de l'ordre de l'inverse de la durée des trames).
2. Il n'est pas utile ici de retirer le début et la fin du son, ni de normaliser le son.
3. Le premier descripteur est le quotient de la puissance après filtrage par un filtre passe-bande ([245 – 285]Hertz) par la puissance du signal avant filtrage. Le deuxième et le troisième est le même mais avec une bande passante de [280 – 310]Hertz et [315 – 345]Hertz.
4. On sur-échantillonne le signal défini par les valeurs des trois descripteurs pour chaque trame en un signal composé de 180 trames.
5. On utilise une distance adaptée aux signaux de même durée en utilisant une norme euclidienne sur les valeurs des trois descripteurs.

Exercice 4. () On considère un filtre analogique idéal défini par sa réponse fréquentielle

$$H(f) = \mathbf{1}_{[-f_c, f_c]}(f)$$

où $f_c = 2\text{kHz}$. On considère un signal $x(t) = \mathbf{1}_{[0, T/2]}(t) - \mathbf{1}_{[T/2, T]}(t)$ périodique de période $T = 1.5\text{ms}$ et dont la transformée de Fourier est composée de raies définies par

$$\hat{X}_{2k} = 0 \text{ et } \hat{X}_{2k+1} = \frac{2}{j\pi(2k+1)}$$

les raies correspondent aux fréquences $f_k = \frac{k}{T}$.

1. Exprimez la transformée de Fourier de $y(t)$ en fonction de celle de $x(t)$
2. Calculez la transformée de Fourier de $y(t)$.
3. Représentez la transformée de Fourier de $y(t)$ sur un graphique.
4. Calculez $y(t)$.

solution :

1. J'utilise un calcul numérique

$$\frac{1}{T} = \frac{1}{1.5 \times 10^{-3}} = \frac{1000}{1.5} = \frac{2000}{3} \approx 667 \text{Hz} \quad (4)$$

Ce calcul montre que $\frac{1}{T} \leq f_c \leq \frac{3}{T}$. Aussi $\hat{Y}_k = \hat{X}_k$ si $|k| \leq 1$ et $\hat{Y}_k = 0$ sinon.

- 2.

$$\hat{Y}(f) = \frac{2}{j\pi} \delta(f - \frac{1}{T}) - \frac{2}{j\pi} \delta(f + \frac{1}{T})$$

3. Il y a un pic en $\frac{1}{T}$ d'amplitude $\frac{2}{\pi} \approx 0.6$ et un pic en $-\frac{1}{T}$ d'amplitude $\frac{2}{\pi} \approx 0.6$.

Exercice 5. () On considère le filtre analogique de fonction de transfert

$$G(p) = \frac{p^2 + 1}{(p + 1)^2}$$

Indication : $\int_0^{+\infty} te^{-(p+1)t} dt = \frac{1}{(p+1)^2}$ et $\int_0^{+\infty} e^{-(p+1)t} dt = \frac{1}{(p+1)}$.

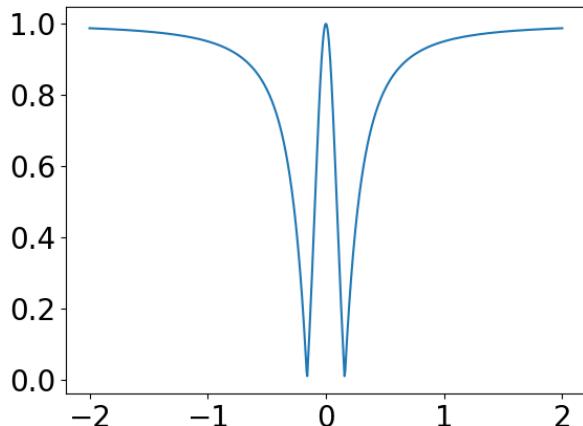
1. Quelles sont les pôles et les zéros de ce filtre ?
2. Ce filtre est-il stable ?
3. Ce filtre est-il à minimum de phase, à phase minimal ?
4. Tracez la réponse fréquentielle de ce filtre ?
5. A quoi peut servir un tel filtre ?
6. Que vaut la réponse impulsionale ?

Solution :

1. Les zéros sont j et $-j$. Les pôles sont -1 , c'est un pôle double.
2. Le filtre est stable parce que le pôle est dans la zone stable.
3. Ce filtre n'est pas à minimum de phase parce que le zéro n'est pas dans la zone de stabilité. Le filtre n'est pas à phase linéaire car sa réponse impulsionale n'est pas composé d'un nombre fini de termes (c'est un filtre à réponse impulsionale infinie car composé d'un dénominateur non-constant).
4. La réponse fréquentielle se déduit de la fonction de transfert $H(p)$.

$$|\hat{H}(f)| = \left| \frac{(j2\pi f)^2 + 1}{(1 + j2\pi f)^2} \right| = \frac{|1 - 4\pi^2 f^2|}{1 + 4\pi^2 f^2} = \left| -1 + \frac{2}{1 + 4\pi^2 f^2} \right| \quad (5)$$

Cette réponse fréquentielle est paire. L'expression $-1 + \frac{2}{1 + 4\pi^2 f^2}$ est une fonction décroissante sur $[0, +\infty[$. Elle devient nulle en $f = \frac{1}{2\pi}$. Du fait de la valeur absolue, le module est décroissant sur $[0, \frac{1}{2\pi}]$ et croissant sur $[\frac{1}{2\pi}, +\infty[$.



5. C'est un filtre coupe-bande qui permet par exemple d'être robuste vis-à-vis d'un bruit serait limité à une bande de fréquence étroite.

6. On cherche a, b, c de façon à ce que

$$H(p) = a + \frac{b}{p+1} + \frac{c}{(p+1)^2} \quad (6)$$

On trouve $a = 1, b = -1/2, c = 1/2$. Et du coup on a

$$h(t) = \delta(t) + \frac{1}{2}(t-1)e^{-t}\mathbf{1}_{\mathbb{R}_+}(t) \quad (7)$$

Simulation :

```
import numpy as np
f=np.linspace(-2,2,700)
p=1j*2*np.pi*f
H=(p**2+1)/(p+1)**2
import seb
plt,np = seb.debut()
plt.close('all')
fig,ax=plt.subplots()
ax.plot(f,np.abs(H))
fig.show()
fig.savefig('/home/gabriel/L/t1/TNS/XEX/FIG/fig_xex38_figa.png')
```

Vérification de la réponse impulsionale

```
import seb
plt,np = seb.debut()
t=np.linspace(0,10,1000)
h=0.5*(t-1)*np.exp(-t)
f=np.linspace(-5,5,300)
H_ex=
H=seb.TF(t,h,f)
```