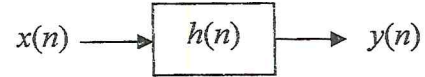


Examen « Traitement avancé du signal »**Exercice#1 :**

Soit un système linéaire invariant dans le temps définie par sa réponse impulsionnelle  $h(n)$ .

Pour  $x(n) = u(n)$  et  $h(n) = a^n u(n)$  avec  $0 < a < 1$



1- Calculer  $Y(z)$ .

2- Quelles sont les pôles, les zéros et la région de convergence.

3- Trouver  $y(n)$ .

**Exercice#2 :**

On veut réaliser un filtre RII. On prend le filtre de Butterworth avec les spécifications suivantes :

- Une atténuation dans la bande passante de 1dB à  $\Omega = \Omega_p = 0.2\pi$ .
- Une atténuation dans la bande d'arrêt de 15dB à  $\Omega = \Omega_s = 0.3\pi$ .

1- Déterminer  $N$  et  $\Omega_c$  utilisant la méthode de l'invariance impulsionnelle.

2- Représenter et déterminer les pôles  $s_k, k=1, \dots, N-1$  sur le plan complexe.

3- A partir de  $H_a(s) = \sum_{k=1}^N \frac{A_k}{s - s_k}$ , montrer que  $H(z) = \sum_{k=1}^N \frac{A_k}{1 - e^{s_k T} z^{-1}}$ .

4- Si on prend le cas du filtre de Chebyshev, calculer les paramètres de ce filtre.

**Exercice#3 :**

On veut réaliser un filtre passe-bas RIF à phase linéaire. On utilise la fenêtre rectangulaire.

Les paramètres de ce filtre sont :  $N=4$  et  $\omega_c = 0.3\pi$ .

1- Calculer la réponse impulsionnelle,  $h(n)$ .

2- Pour une séquence d'entrée,  $x(n) = \{2, 4, 6, 4, 2\}$ , calculer la séquence de sortie,  $y(n)$ .

3- Quel est l'inconvénient majeur du filtre RIF.

--- Bonne chance ---

**Solution « Traitement avancé du signal »**

**Ex#1 :**

1- Calcul de  $Y(z)$  :

Puisque  $y(n) = x(n) * h(n)$

$$Y(z) = X(z)H(z)$$

$$X(z) = \sum_{n=0}^{+\infty} x(n)z^{-n} = \sum_{n=0}^{+\infty} z^{-n} = \frac{1}{1-z^{-1}}, \quad |z| > 1$$

$$H(z) = \sum_{n=0}^{+\infty} h(n)z^{-n} = \sum_{n=0}^{+\infty} a^n z^{-n} = \frac{1}{1-az^{-1}} \quad \text{avec } |z| > |a|$$

Finalement, on trouve

$$Y(z) = \frac{1}{1-z^{-1}} \frac{1}{1-az^{-1}} = \frac{z^2}{(z-1)(z-a)} \quad \text{avec } |z| > 1$$

2- Pôles, zéros et la région de convergence :

I y a deux pôles :  $z_1=a$  et  $z_2=1$

et un zéro d'ordre 2 :  $z=0$

3- Calcul de  $y(n)$  :

$$y(n) = \sum \text{Re sidus} = \lim_{z \rightarrow 1} \frac{z^2 z^{n-1}}{z-a} + \lim_{z \rightarrow a} \frac{z^2 z^{n-1}}{z-1}, \quad n \geq 0$$

$$= \frac{1}{1-a} + \frac{a^{n+1}}{a-1} = \frac{1-a^{n+1}}{1-a}$$

**Ex#2 :**

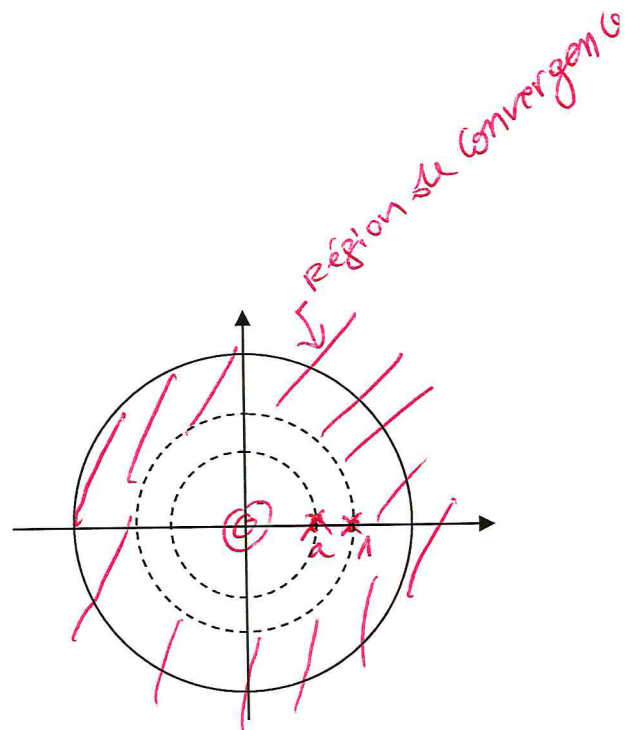
1- Calcul de  $N$  et  $\Omega_c$  :

Nous avons

$$\begin{cases} 1 + \left(\frac{0.2\pi}{\Omega_c}\right)^{2N} = 10^{0.1} \\ 1 + \left(\frac{0.3\pi}{\Omega_c}\right)^{2N} = 10^{1.5} \end{cases}$$

$$N = \frac{1}{2} \frac{\log[(10^{1.5} - 1)/(10^{0.1} - 1)]}{\log((0.3\pi)/(0.2\pi))} = 5.8858, \quad \text{on prend } N=6$$

$$\Omega_c = 0.3\pi(10^{0.1} - 1)^{-1/2N} = 0.7032$$



2- Calcul de  $s_k, k=1, \dots, N-1$  :

$$s_{k+1} = -\Omega_c \sin\left(\frac{2k+1}{2N}\pi\right) + j\Omega_c \cos\left(\frac{2k+1}{2N}\pi\right)$$

$$s_{1,2} = -\Omega_c \sin\left(\frac{\pi}{12}\right) \pm j\Omega_c \cos\left(\frac{\pi}{12}\right)$$

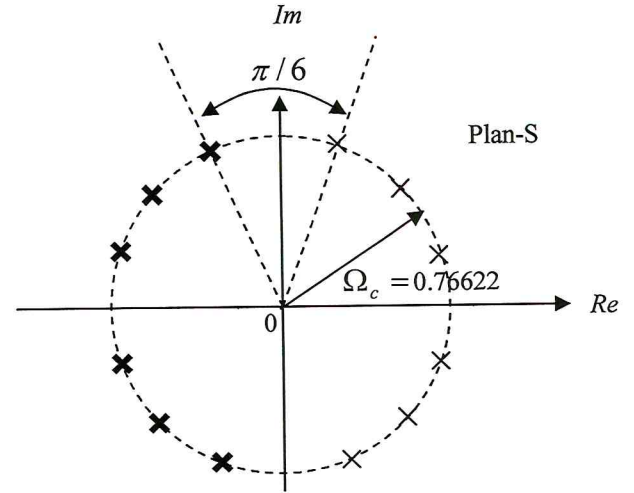
$$s_{3,4} = -\Omega_c \sin\left(\frac{3\pi}{12}\right) \pm j\Omega_c \cos\left(\frac{3\pi}{12}\right)$$

$$s_{5,6} = -\Omega_c \sin\left(\frac{5\pi}{12}\right) \pm j\Omega_c \cos\left(\frac{5\pi}{12}\right)$$

$$s_{1,2} = -0.6792 \pm j0.1820$$

$$s_{3,4} = -0.4972 \pm j0.4972$$

$$s_{5,6} = -0.1820 \pm j0.6792$$



3- Démonstration de  $H(z) = \sum_{k=1}^N \frac{A_k}{1 - e^{s_k T} z^{-1}}$  :

La transformée de Laplace inverse de  $H_a(s)$  donne la réponse impulsionnelle analogique

$$\text{suivante, } h_a(t) = \sum_{k=1}^N A_k e^{s_k t} u(t)$$

$$\text{Pour } t=nT, h_a(nT) = \sum_{k=1}^N A_k e^{s_k nT} u(nT)$$

$$\text{La TZ de } h_a(nT) \text{ donne } H(z) = \sum_{k=1}^N \frac{A_k}{1 - e^{s_k T} z^{-1}}$$

4- Calcul des paramètres du filtre de Chebyshev :

$$\begin{cases} 20 \log_{10}(|H_a(j\Omega)|) \geq -1 \\ 20 \log_{10}(|H_a(j\Omega)|) \leq -15 \end{cases}$$

Alors

$$\begin{cases} \varepsilon^2 \cos^2(N \cos^{-1}(1)) = 10^{0.1} - 1 \\ \varepsilon^2 \cosh^2(N \cosh^{-1}(\Omega_s / \Omega_p)) = 10^{1.5} - 1 \end{cases}$$

$$\text{Pour } \Omega = \Omega_c = \Omega_p, \cos^2(N \cos^{-1}(1)) = \cos^2(N.0) = 1 \Rightarrow \varepsilon^2 = 10^{0.1} - 1 \Rightarrow \varepsilon = 0.508847$$

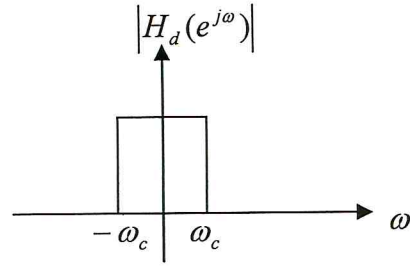
$$\cosh^2(N \cosh^{-1}(\Omega_s / \Omega_p)) = \frac{10^{1.5} - 1}{10^{0.1} - 1} \Rightarrow \cosh(N \cosh^{-1}(\Omega_s / \Omega_p)) = \sqrt{\frac{10^{1.5} - 1}{10^{0.1} - 1}}$$

$$N \geq \frac{\cosh^{-1}\left(\sqrt{(10^{1.5} - 1)/(10^{0.1} - 1)}\right)}{\cosh^{-1}(\Omega_s / \Omega_p)} = 3.19 \approx 4$$

$$\Omega_c = 0.2\pi = 0.6283$$

**Ex #3 :** $N=4$  et  $\omega_c=0.3\pi$ .1- Calcul de  $h(n)$  :

$$h_d(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\omega_c}^{\omega_c} e^{j\omega(n-\alpha)} d\omega = \frac{\sin(\omega_c(n-\alpha))}{\pi(n-\alpha)}$$

où  $\alpha = (N-1)/2 = 1.5$ 

$$h(n) = h_d(n)w(n), \quad 0 \leq n \leq N-1$$

$$h(n) = \frac{\sin[\omega_c(n-(N-1)/2)]}{\pi(n-(N-1)/2)}, \quad n=0, \dots, N-1$$

$$h(n) = \{0.2096 \quad 0.2890 \quad 0.2890 \quad 0.2096\}$$

2- Calcul de  $y(n)$  pour  $x(n) = \{2, 4, 6, 4, 2\}$ :

$$y(n) = h(0)x(n) + h(1)x(n-1) + h(2)x(n-2) + h(3)x(n-3)$$

$$y(0) = h(0)x(0) = 0.4192$$

$$y(1) = h(0)x(1) + h(1)x(0) = 1.4164$$

$$y(2) = h(0)x(2) + h(1)x(1) + h(2)x(0) = 2.9916$$

$$y(3) = h(0)x(3) + h(1)x(2) + h(2)x(1) + h(3)x(0) = 4.1476$$

$$y(4) = h(0)x(4) + h(1)x(3) + h(2)x(2) + h(3)x(1) = 4.1476$$

$$y(5) = h(1)x(4) + h(2)x(3) + h(3)x(2) = 2.9916$$

$$y(6) = h(2)x(4) + h(3)x(3) = 1.4164$$

$$y(7) = h(3)x(4) = 0.4192$$

3- L'inconvénient majeur étant, pour une précision donnée, un nombre de coefficients élevé nécessitant un temps de calcul élevé donc une fréquence d'échantillonnage assez faible.