	Institut Supérieur des Études Technologiques de Sousse Département Génie Electrique Examen	<i>Année universitaire : 2018/2019</i> <i>Semestre : 1</i> <i>Date : Janvier 2019</i> <i>Durée : 1h30mn</i>
	<i>Matière : DSP</i>	<i>Classes : AII3 – EQI3</i>
<i>Documents : Non autorisés</i>	<i>Enseignant : Ali HMIDENE</i>	<i>Nb. Pages : 2</i>

Exercice N° 1 (6 points)

Soit la réponse impulsionnelle d'un filtre moyenneur :

$$h(n) = \frac{\delta(n) + \delta(n-1) + \delta(n-2) + \delta(n-3)}{4}$$

1. Donner l'expression de l'équation aux différences ainsi que la fonction de transfert $H(z)$.
2. Ce filtre est-il stable ?
3. Montrer que sa réponse fréquentielle $H(e^{j\Omega}) = e^{j\frac{3\Omega}{2}} \cos\left(\frac{\Omega}{2}\right) \cdot \cos(\Omega)$.
4. Calculer la valeur du module $|H(e^{j\Omega})|$ pour $\Omega = 0, \frac{\pi}{6}, \frac{\pi}{3}, \frac{\pi}{2}, \frac{2\pi}{3}, \frac{5\pi}{6}, \pi$
5. Tracer approximativement son module $|H(e^{j\Omega})|$. De quel type de filtre s'agit-il?
6. Calculer la valeur de la fréquence d'échantillonnage pour que ce filtre élimine complètement le bruit du secteur (fréquence du secteur = 50Hz).

Exercice N° 2 (7 points)

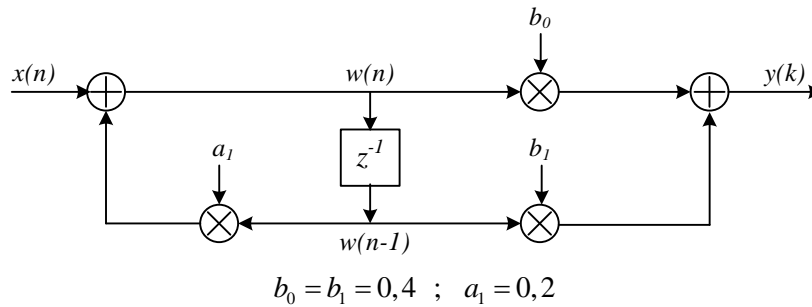
On désire réaliser un filtre numérique passe bas de butterworth ayant les spécifications suivantes :

- Fréquence de coupure $f_c = 1,5kHz$ à $-3dB$,
- Fréquence d'atténuation $f_a = 3kHz$ à $-10dB$,
- Fréquence d'échantillonnage $F = 8kHz$.

1. Transposez le gabarit en un gabarit analogique (prédistorion) et calculez l'ordre du filtre.
2. Donner l'expression de la fonction de transfert dénormalisée $H(s)$.
3. En appliquant l'approximation bilinéaire, déduire la fonction de transfert $H(z)$.

Exercice N° 3 (7 points)

Etant donné le digramme d'un filtre numérique :



1. Montrer que le digramme ci-dessus correspond à l'équation différentielle suivante :
 $y(n) = b_0x(n) + b_1x(n-1) + a_1y(n-1)$
2. Quel est le type de ce filtre ?
3. Pour une entrée $x(k) = 0,5\delta(k) + \delta(k-2)$. Compléter les tableaux suivants et calculer la sortie du filtre $y(k)$ pour k de 0 à 2.

Pour $k = 0$

b_i	x_i	a_i	y_i

$y(0) = \dots\dots\dots$

Pour $k = 1$

b_i	x_i	a_i	y_i

$y(1) = \dots\dots\dots$

Pour $k = 2$

b_i	x_i	a_i	y_i

$y(2) = \dots\dots\dots$

$$\omega_a = \frac{2}{T} \tan\left(\frac{\omega_d T}{2}\right)$$

$$N \geq \frac{1}{2} \frac{\log_{10}\left(\frac{10^{-0,1A_s} - 1}{10^{-0,1A_p} - 1}\right)}{\log_{10}\left(\frac{\omega_a}{\omega_p}\right)}$$

Exercice 1

1/ $h(n) = 0,25(\delta(n) + \delta(n-1) + \delta(n-2) + \delta(n-3))$

$y(n) = 0,25(x(n) + x(n-1) + x(n-2) + x(n-3))$

$Y(z) = 0,25(X(z) + z^{-1}X(z) + z^{-2}X(z) + z^{-3}X(z))$

d'où $H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = 0,25(1 + z^{-1} + z^{-2} + z^{-3})$ 1

2) Ce filtre n'admet pas de pôles, il est toujours stable 0,5

3) $H(z) = \frac{1}{4}(1 + z^{-1} + z^{-2} + z^{-3})$

$H(e^{j\omega}) = \frac{1}{4}(1 + e^{-j\omega} + e^{-2j\omega} + e^{-3j\omega})$

$= \frac{1}{4} \left[(1 + e^{-j\omega}) + e^{-2j\omega}(1 + e^{-j\omega}) \right]$ 1,5

$= \frac{1}{4} \left[(1 + e^{-j\omega})(1 + e^{-2j\omega}) \right]$

$= e^{-j\frac{\omega}{2}} \left(\frac{e^{j\frac{\omega}{2}} + e^{-j\frac{\omega}{2}}}{2} \right) e^{-j\omega} \left(\frac{e^{j\omega} + e^{-j\omega}}{2} \right)$

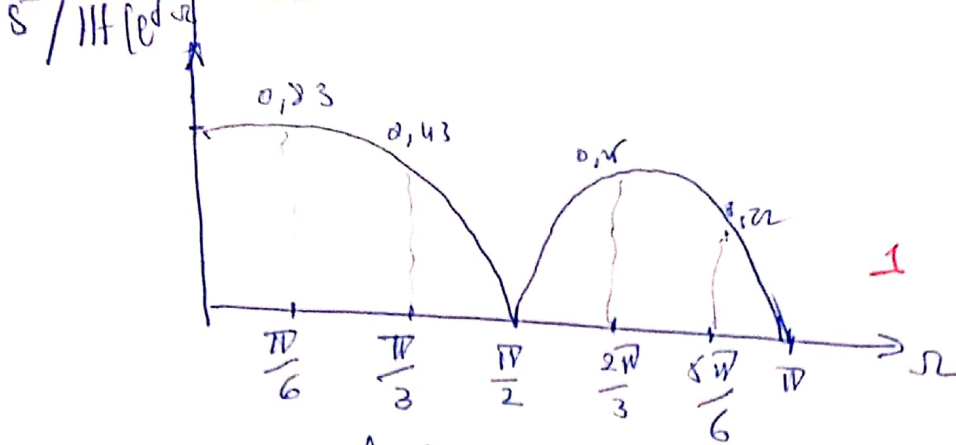
$H(e^{j\omega}) = e^{-3j\frac{\omega}{2}} \cos\left(\frac{\omega}{2}\right) \cos(\omega)$

4/

1,5

ω	0	$\frac{\pi}{6}$	$\frac{\pi}{3}$	$\frac{\pi}{2}$	$\frac{2\pi}{3}$	$\frac{5\pi}{6}$	π
$ H(e^{j\omega}) $	1	0,836	$\frac{\sqrt{3}}{4}$ 0,433	0	$\frac{1}{4}$ 0,25	0,229	0

$|H(e^{j\omega})| = \left| \cos\left(\frac{\omega}{2}\right) \cos(\omega) \right|$



C'est un filtre passe bas

6/ on remarque que le module est nul pour

$$\Omega_0 = \frac{\pi}{2} = 2\pi f_0/F \Rightarrow F = 2f_0$$

$$F = 2 \times 50 = 200 \text{ Hz} \quad 0,15$$

Exercice N°2

$$1/ \omega_p = 2\pi f_c = 2\pi \times 1500 = 3000\pi \quad 0,15$$

$$\omega_a = 2\pi f_a = 2\pi \times 3000 = 6000\pi \quad 0,15$$

$$\omega_{ap} = \frac{\omega_p}{T} \tan\left(\frac{\omega_p T}{2}\right) = 10691 \text{ rad/s} \quad 0,175$$

$$\omega_{aa} = \frac{\omega_a}{T} \tan\left(\frac{\omega_a T}{2}\right) = 38627 \text{ rad/s} \quad 0,175$$

$$V_a = \frac{\omega_{aa}}{\omega_{ap}} = 3,6130$$

$$n > \frac{1}{2} \frac{\lg\left(\frac{10^{-1}}{10^{0,3} - 1}\right)}{\lg(3,6130)} = 0,88 \quad d'inc n = 1 \quad 0,15$$

$$2/ H_p(s) = \frac{1}{s+1}$$

$$H(s) = \frac{1}{\frac{s}{\omega_{ap}} + 1} + \frac{\omega_{ap}}{s + \omega_{ap}} = \frac{10691}{s + 10691} \quad 1,15$$

$$3/ H(z) = \frac{10691}{\left(16000 \frac{z-1}{z+1}\right) + 10691}$$

$$H(z) = \frac{0,4 + 0,4 z^{-1}}{1 - 0,198 z^{-1}} \quad 2,15$$

Exercice N°3

1/ $w(n) = x(n) + a_1 w(n-1)$

$y(n) = b_0 w(n) + b_1 w(n-1)$

$w(n-1) = x(n-1) + a_1 w(n-2)$

$$y(n) = b_0 (x(n) + a_1 w(n-1)) + b_1 \overbrace{(x(n-1) + a_1 w(n-2))}^{w(n-1)}$$
$$= b_0 x(n) + b_1 x(n-1) + b_0 a_1 w(n-1) + b_1 a_1 w(n-1)$$
$$= b_0 x(n) + b_1 x(n-1) + a_1 \underbrace{(b_0 w(n-1) + b_1 w(n-2))}_{y(n-1)}$$

d'où $y(n) = b_0 x(n) + b_1 x(n-1) + a_1 y(n-1)$

2/ $Y(z) = b_0 X(z) + b_1 z^{-1} X(z) + a_1 z^{-1} Y(z)$

$$Y(z) (1 - a_1 z^{-1}) = (b_0 + b_1 z^{-1}) X(z)$$

$$H(z) = \frac{b_0 + b_1 z^{-1}}{1 - a_1 z^{-1}} = \frac{0,4 (1 + z^{-1})}{1 - 0,2 z^{-1}}$$

c'est un filtre IIR

3/

Pour $k = 0$

b_i

0,4
0,4

1

x_i

0,5
0

a_i

1
-0,2

y_i

0

$$y(0) = \dots 0,4 \times 0,5 \dots + 0,2 \times 0 = 0,2 \dots 0,5$$

Pour $k = 1$

b_i

0,4
0,4

1

x_i

0
0,5

a_i

1
-0,2

y_i

0,2

$$y(1) = \dots 0,4 \times 0,5 \dots + 0,2 \times 0,2 = 0,24 \dots 0,5$$

Pour $k = 2$

b_i

0,4
0,4

1

x_i

1
0

a_i

1
-0,2

y_i

0,24

$$y(2) = 0,4 \times 1 \dots + 0,2 \times 0,24 = 0,448 \dots 0,5$$