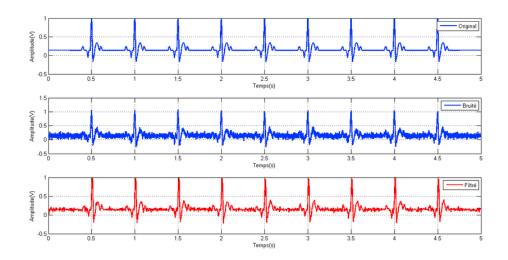
Institut national des sciences appliquées de Rouen

INSA DE ROUEN



Projet MSRO GM3 - Vague 2 - Sujet 3

Traitement du signal Etude de deux filtres linéaires



Auteurs: Thibaut André-Gallis thibaut.andregallis@insa-rouen.fr Kévin Gatel kevin.gatel@insa-rouen.fr

Table des matières

1	\mathbf{Filt}	res réalisables?	3	
	1.1	Pôles	:	
		1.1.1 $H(z)$:	
		$1.1.2 G(z) \dots \dots \dots \dots \dots \dots \dots \dots \dots $		
	1.2	Zéros		
		1.2.1 $H(z)$		
		$1.2.2 G(z) \dots \dots \dots \dots \dots \dots \dots \dots \dots $	4	
	1.3	Représentation dans le plan complexe (zplane)	Ę	
	1.4	Réponse en fréquence	-	
2	Mise en cascade			
	2.1	Filtre équivalent	6	
	2.2	Mise en pratique du filtre	8	
3	Mise en parallèle			
	3.1	Filtre équivalent	Ć	
	3.2	Mise en pratique du filtre		
C	onclı	ısion	12	

Introduction du problème

Soit deux filtres h_k et g_k tels que :

$$H(z) = \frac{0.3 - 0.2z^{-1} + 0.4z^{-2}}{1 + 0.9z^{-1} + 0.8z^{-2}}$$
$$G(z) = \frac{0.2 - 0.5z^{-1} + 0.3z^{-2}}{1 + 0.7z^{-1} + 0.85z^{-2}}$$

Dans un premier temps, on cherche à savoir si ces deux filtres sont réalisables physiquement.

On s'intéressera ensuite à la mise en cascade de ces deux filtres pour déterminer s'il agit par équivalence d'un unique filtre. On initialisera ensuite un signal d'entrée pour déterminer la sortie du filtre.

Enfin nous étudierons leur mise en parallèle avec les mêmes objectifs que pour la mise en cascade.

1. Filtres réalisables?

1.1 Pôles

1.1.1 H(z)

On a

$$H(z) = \frac{0.3 - 0.2z^{-1} + 0.4z^{-2}}{1 + 0.9z^{-1} + 0.8z^{-2}} = \frac{0.3z^2 - 0.2z + 0.4}{z^2 + 0.9z + 0.8}$$

Dénominateur :

$$D_h = z^2 + 0.9z + 0.8$$

D'où:

$$\begin{array}{rcl} \Delta & = & 0.9^2 - 4 * 1 * 0.8 \\ & = & -2.39 \end{array}$$

On obtient:

$$z_{1Dh} = \frac{-0.9 + i\sqrt{2,39}}{2}$$

$$= -0.45 + i\frac{\sqrt{2,39}}{2}$$

$$= -0.45 - i\frac{\sqrt{2,39}}{2}$$

$$= -0.45 - i\frac{\sqrt{2,39}}{2}$$

Ainsi:

$$|z_{1Dh}| = |z_{2Dh}| = \sqrt{(-0.45)^2 + \left(\frac{\sqrt{2,39}}{2}\right)^2} \simeq 0.89 < 1$$

H(z) a tous ses pôles à l'intérieur du cercle unité **donc le filtre** h_k **est réalisable physiquement**.

1.1.2 G(z)

On a

$$G(z) = \frac{0.2 - 0.5z^{-1} + 0.3z^{-2}}{1 + 0.7z^{-1} + 0.85z^{-2}} = \frac{0.2z^2 - 0.5z + 0.3}{z^2 + 0.7z + 0.85}$$

Dénominateur :

$$D_g = z^2 + 0.7z + 0.85$$

D'où:

$$\begin{array}{rcl} \Delta & = & 0.7^2 - 4 * 1 * 0.85 \\ & = & -2.91 \end{array}$$

On obtient:

$$z_{1Dg} = \frac{-0.7 + i\sqrt{2,91}}{2}$$

$$= -0.35 + i\frac{\sqrt{2,91}}{2}$$

$$= -0.35 - i\frac{\sqrt{2,91}}{2}$$

Ainsi:

$$|z_{1Dg}| = |z_{2Dg}| = \sqrt{(-0.35)^2 + \left(\frac{\sqrt{2,91}}{2}\right)^2} \simeq 0.92 < 1$$

G(z) a tous ses pôles à l'intérieur du cercle unité donc le filtre g_k est réalisable physiquement.

1.2 Zéros

1.2.1 H(z)

On a

$$H(z) = \frac{0.3z^2 - 0.2z + 0.4}{(z - z_{1Dh})(z - z_{2Dh})}$$

Numérateur :

$$N_h = 0.3z^2 - 0.2z + 0.4$$

D'où:

$$\begin{array}{rcl} \Delta & = & (-0.2)^2 - 4*0.3*0.4 \\ & = & -0,44 \end{array}$$

On obtient:

$$z_{1Nh} = \frac{0.2 + i\sqrt{0.44}}{2 * 0.3}$$

$$= \frac{1}{3} + \frac{5}{3}i\sqrt{0.44}$$

$$z_{2Nh} = \frac{0.2 - i\sqrt{0.44}}{2 * 0.3}$$

$$= \frac{1}{3} - \frac{5}{3}i\sqrt{0.44}$$

1.2.2 G(z)

On a

$$G(z) = \frac{0.2z^2 - 0.5z + 0.3}{(z - z_{1Dg})(z - z_{2Dg})}$$

Numérateur :

$$N_g = 0.2z^2 - 0.5z + 0.3$$

D'où:

$$\begin{array}{rcl} \Delta & = & (-0.5)^2 - 4 * 0.2 * 0.3 \\ & = & 0.01 \end{array}$$

On obtient:

$$z_{1Ng} = \frac{0.5 + \sqrt{0.01}}{2 * 0.2}$$

$$= \frac{3}{2}$$

$$z_{2Ng} = \frac{0.5 - \sqrt{0.01}}{2 * 0.2}$$

$$= 1$$

1.3 Représentation dans le plan complexe (zplane)

On a :
$$H(z) = \frac{(z-z_{1Nh})(z-z_{2Nh})}{(z-z_{1Dh})(z-z_{2Dh})}$$
 et
$$G(z) = \frac{(z-z_{1Ng})(z-z_{2Ng})}{(z-z_{1Dg})(z-z_{2Dg})}$$

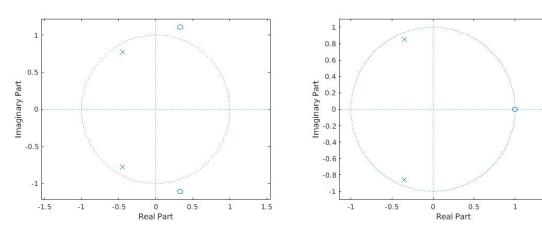


FIGURE 1.1 – Visualisation des pôles et des zéros Gure 1.2 – Visualisation des pôles et des zéros du filtre h_k du filtre g_k

1.4 Réponse en fréquence

Les deux filtres sont réalisables donc leur réponse en fréquence existe :

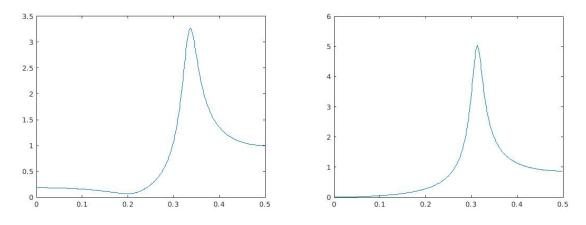


FIGURE 1.3 – Visualisation de |H(f)| sur [0,0.5] – FIGURE 1.4 – Visualisation de |G(f)| sur [0,0.5]

2. Mise en cascade

2.1 Filtre équivalent

On met en cascade les filtres H(z) et G(z). Posons y_{1k} le filtre équivalent à la convolutée tel que :

$$y_{1k} = h_k * g_k$$

On a:

$$Y_1(z) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} y_{1k} z^{-k} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left(\sum_{m=-\infty}^{\infty} h_m g_{k-m} \right) z^{-k}$$

On pose n = k - m

$$Y_1(z) = \sum_{n = -\infty}^{\infty} \left(\sum_{m = -\infty}^{\infty} h_m g_n \right) z^{-(n+m)}$$

$$Y_1(z) = \sum_{n = -\infty}^{\infty} \left(\sum_{m = -\infty}^{\infty} h_m z^{-m} \right) g_n z^{-n}$$

On retrouve

$$Y_1(z) = H(z)G(z)$$

Le filtre équivalent à la mise en cascade des deux filtres est le produit des deux filtres.

On sait que

$$Y_1(z) = \frac{(z - z_{1Nh})(z - z_{2Nh})}{(z - z_{1Dh})(z - z_{2Dh})} * \frac{(z - z_{1Ng})(z - z_{2Ng})}{(z - z_{1Dg})(z - z_{2Dg})}$$

 \implies mêmes pôles que H et G donc le filtre y_{1k} est réalisable physiquement.

On donc:

$$Y_1(z) = \frac{0.3 - 0.2z^{-1} + 0.4z^{-2}}{1 + 0.9z^{-1} + 0.8z^{-2}} * \frac{0.2 - 0.5z^{-1} + 0.3z^{-2}}{1 + 0.7z^{-1} + 0.85z^{-2}}$$

En développant on trouve :

$$Y_1(z) = \frac{0.06 - 0.19z^{-1} + 0.27z^{-2} - 0.26z^{-3} + 0.12z^{-4}}{1 + 1.6z^{-1} + 2.28z^{-2} + 1.325z^{-3} + 0.68z^{-4}}$$

On peut ainsi représenter les pôles et les zéros de ce filtre sur le plan complexe comme ci-dessous :

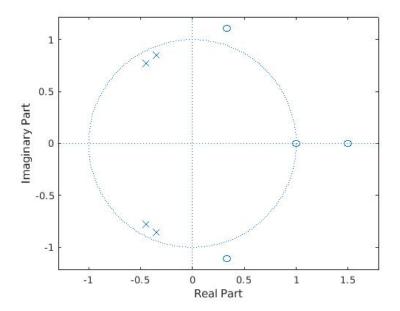


FIGURE 2.1 – Visualisation des pôles et des zéros du filtre y_{1k}

On retrouve bien les deux pôles et les deux zéros des filtres respectifs h_k et g_k ce qui est cohérent. On peut également visualiser sa réponse en fréquence ci-dessous :

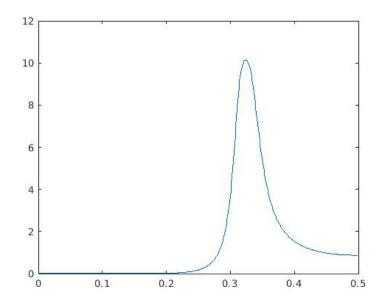


Figure 2.2 – Visualisation de $|Y_1(f)|$ sur $[0,\!0.5]$

2.2 Mise en pratique du filtre

On crée un signal d'entrée x_k en prenant une fonction sinus sur [-1;1]. À l'aide de la fonction filter sur matlab nous rentrons les données correspondantes au filtre puis nous affichons le signal obtenue en sortie.

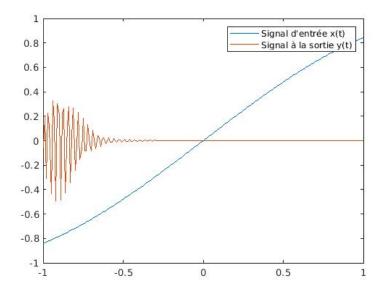


FIGURE 2.3 – Superposition du signal d'entrée et de sortie avec la mise en cascade des deux filtres

3. Mise en parallèle

3.1 Filtre équivalent

On met en parallèle les filtres H(z) et G(z). Posons y_{2k} le filtre équivalent à la convolutée tel que :

$$y_{2k} = h_k + g_k$$

On a:

$$Y_2(z) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} y_{2k} z^{-k} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} (h_k + g_k) z^{-k}$$

D'où:

$$Y_2(z) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_k z^{-k} + \sum_{k=-\infty}^{\infty} g_k z^{-k}$$

On retrouve :

$$Y_2(z) = H(z) + G(z)$$

On sait que:

$$Y_2(z) = \frac{(z - z_{1Nh})(z - z_{2Nh})}{(z - z_{1Dh})(z - z_{2Dh})} + \frac{(z - z_{1Ng})(z - z_{2Ng})}{(z - z_{1Dg})(z - z_{2Dg})}$$

$$Y_2(z) = \frac{(z - z_{1Nh})(z - z_{2Nh})(z - z_{1Dg})(z - z_{2Dg}) + (z - z_{1Ng})(z - z_{2Ng})(z - z_{1Dh})(z - z_{2Dh})}{(z - z_{1Dh})(z - z_{2Dh})(z - z_{1Dg})(z - z_{2Dg})}$$

 \implies mêmes pôles que H et G donc le filtre y_{2k} est réalisable physiquement.

On a donc :

$$Y_2(z) = \frac{0.3 - 0.2z^{-1} + 0.4z^{-2}}{1 + 0.9z^{-1} + 0.8z^{-2}} + \frac{0.2 - 0.5z^{-1} + 0.3z^{-2}}{1 + 0.7z^{-1} + 0.85z^{-2}}$$

En développant et en sommant on trouve :

$$Y_2(z) = \frac{0.5 - 0.31z^{-1} + 0.525z^{-2} - 0.02z^{-3} + 0.58z^{-4}}{1 + 1.6z^{-1} + 2.28z^{-2} + 1.325z^{-3} + 0.68z^{-4}}$$

On peut ainsi représenter les pôles et les zéros de ce filtre sur le plan complexe comme ci-dessous :

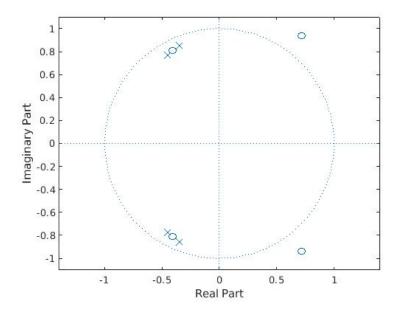


FIGURE 3.1 – Visualisation des pôles et des zéros du filtre y_{2k}

On retrouve bien les deux pôles des filtres respectifs h_k et g_k . Les zéros de ce filtre sont également bien différents de ceux de H et G ce qui est cohérent.

On peut également visualiser sa réponse en fréquence ci-dessous :

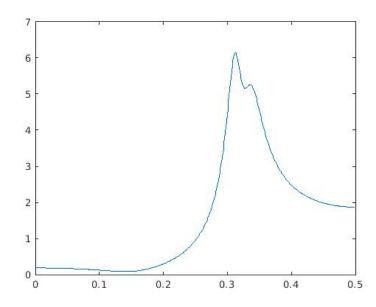


Figure 3.2 – Visualisation de $|Y_2(f)|$ sur [0,0.5]

3.2 Mise en pratique du filtre

De même mais cette fois pour la mise en parallèle des deux filtres. On crée un signal d'entrée x_k en prenant une fonction sinus sur [-1;1]. À l'aide de la fonction filter sur matlab nous rentrons les données correspondantes au filtre puis nous affichons le signal obtenue en sortie.

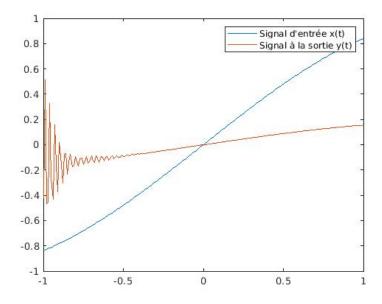


FIGURE 3.3 – Superposition du signal d'entrée et de sortie avec la mise en parallèle des deux filtres

Conclusion

Pour conclure, rappelons tout d'abord le sujet de ce projet. Nous avions deux filtres linéaires données par leur transformée en Z. Nous avons pu tout d'abord analyser si ces mêmes filtres étaient réalisables physiquement d'un point de vue purement mathématique, avec la recherche des valeurs des pôles et zéros de chaque filtre en résolvant une équation du second degré. Nous avons obtenue principalement des valeurs remarquables complexes et il a fallu vérifier si les pôles appartenaient au cercle unité afin d'en conclure la réalisabilité physique des deux filtres. Pour le percevoir de façon concrète nous avons tracé à l'aide du logiciel Matlab les valeurs des pôles et zéros afin de valider nos calculs graphiquement.

Dans un Second Temps nous avons étudier les effets d'une combinaison de ces deux filtres de deux manières différentes.

Premièrement en mettant les filtres en cascade ou en série. Nous avons alors étudié de nouveau la réalisabilité de ce nouveau filtre ainsi que son effet sur un signal quelconque en l'occurrence un simple cosinus.

Deuxièmement en mettant les filtres en parallèles. De même nous nous sommes intéressés à la réalisabilité puis à son effet sur un signal.

Dans les deux cas nous avons retracé les pôles et les zéros de nos filtres pour confirmer nos calculs.

Ce projet avait donc pour objectif de travailler sur les filtres linéaires et leurs effets sur un signal. Nous avons vu que pour deux filtres possédant un effet propre à chacun. L'effet obtenu lors de la combinaison des deux n'étaient pas forcément le même selon que l'on mettait les filtres en séries ou en parallèle. On pourrait donc imaginer la même chose avec plus de filtres encore et toutes les possibilités de combinaisons qu'ils pourraient donner et l'effet obtenu en sortie.

Pour finir ce projet nous aura permis d'accroître nos connaissances sur les filtres linéaires ainsi que nos compétences sur un logiciel tel que Matlab très utile également lors du traitement de signal.