

Traitement du signal et des images - M1 info

Filtrage numérique

Gaël MAHÉ

Université Paris Descartes / UFR math-info

automne 2013

Objectifs

- **Compenser** les distorsions introduites par un système analogique
- **Simuler** numériquement un système analogique

Définitions

- **Système à temps discret**
- **Filtre numérique**

Plan

- 1 Structure d'un filtre numérique
- 2 Réponse impulsionnelle
- 3 Réponse fréquentielle
- 4 Transformée en Z
- 5 Application de la TZ à l'étude des filtres

Equation aux différences

Un filtre numérique est défini par une équation aux différences :

$$y(n) = - \sum_{k=1}^p a_k y(n-k) + \sum_{k=0}^q b_k x(n-k)$$

- Si $p \neq 0$, filtre récursif
- Si $p = 0$, filtre non-récursif

Exemple de filtrage récursif

Une séquence stationnaire d'un signal de parole s peut être modélisée par :

$$s(n) = - \sum_{k=1}^{10} a_k s(n-k) + e(n)$$

Application : codage de la parole.

Plan

- 1 Structure d'un filtre numérique
- 2 Réponse impulsionnelle
- 3 Réponse fréquentielle
- 4 Transformée en Z
- 5 Application de la TZ à l'étude des filtres

Réponse impulsionnelle

- Impulsion unité :

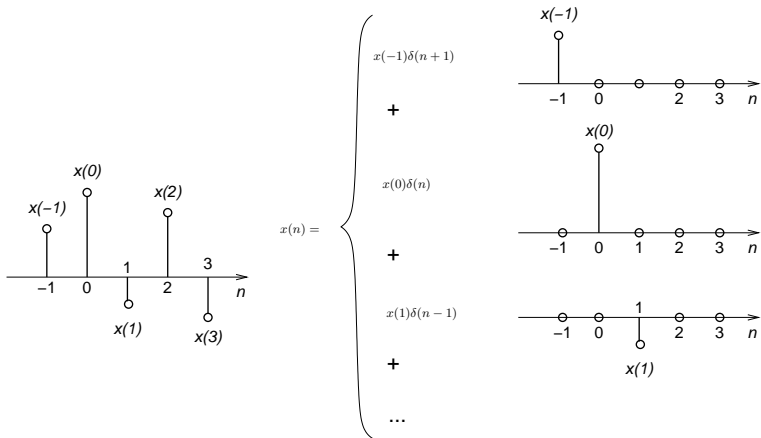
$$\delta(n) = \begin{cases} 1 & \text{si } n = 0 \\ 0 & \forall n \neq 0 \end{cases}$$

- Réponse impulsionnelle = réponse du filtre à l'impulsion unité

- Un filtre est complètement défini par sa réponse impulsionnelle

Réponse à une entrée quelconque

- Soit *via* l'équation aux différences
- Soit *via* la réponse impulsionnelle :



$$x(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k)\delta(n-k)$$

La convolution discrète, concrètement

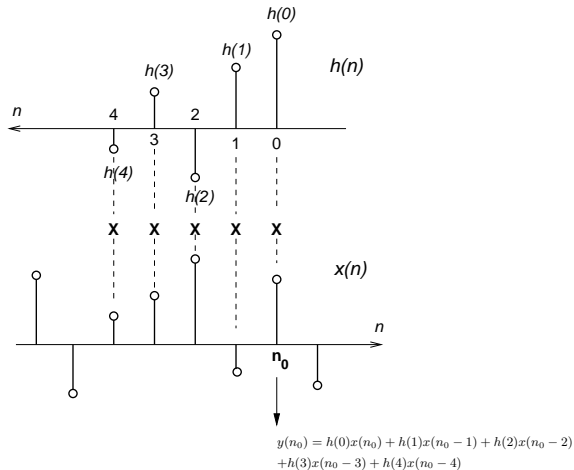


Figure: Comment convoluer un signal par la réponse impulsionnelle d'un filtre.

Réponse impulsionnelle d'un filtre non-récurif causal

Pour toute entrée x ,

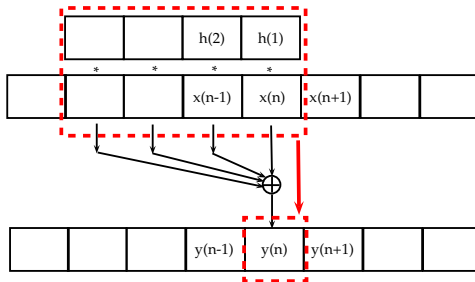
- Selon la réponse impulsionnelle :

$$y(n) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} h(k)x(n - k)$$

- Selon l'équation aux différences :

$$y(n) = \sum_{k=0}^q b_k x(n - k)$$

Implémentation d'un filtre non-récurrent causal



Implémentation en scilab :

```
h = [4 -3 2 -1];  
x = rand(1,100,"normal");  
y = zeros(1,100);  
for n=1:100  
    y(n) = sum( h .* x(n:-1:n-3) );  
end
```

Réponse impulsionnelle d'un filtre récursif

Selon l'équation aux différences,

$$h(n) = - \sum_{k=1}^p a_k h(n-k) + \sum_{k=0}^q b_k \delta(n-k)$$

- $(h(n))_{n \in \mathbb{Z}}$ est une suite récurrente
- Les filtres récursifs sont donc à **réponse impulsionnelle infinie**

Plan

- 1 Structure d'un filtre numérique
- 2 Réponse impulsionnelle
- 3 Réponse fréquentielle
- 4 Transformée en Z
- 5 Application de la TZ à l'étude des filtres

Réponse fréquentielle

- Pour un filtre de réponse impulsionnelle $h(n)$, réponse fréquentielle :

$$H(f) = \text{TFTD}[h(n)]$$

- Relation entrée-sortie :

$$y(n) = h(n) * x(n) \Leftrightarrow Y(f) = H(f)X(f)$$

Plan

- 1 Structure d'un filtre numérique
- 2 Réponse impulsionnelle
- 3 Réponse fréquentielle
- 4 Transformée en Z
- 5 Application de la TZ à l'étude des filtres

Définition de la TZ

Transformée en Z d'un signal discret $x(n)$:

$$X(z) = \text{TZ}[x(n)] = \sum_{n \in \mathbb{Z}} x(n)z^{-n}$$

pour $z \in D \subset \mathbb{C}$

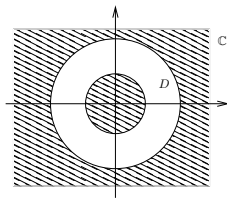


Figure: Domaine de définition d'une transformée en Z.

Propriétés

- La TZ est **linéaire**
- **Théorème du retard** :

$$\text{TZ}[x(n - k)] = z^{-k} \text{TZ}[x(n)]$$

Démonstration :

$$\begin{aligned} \text{TZ}[x(n - k)] &= \sum_{n \in \mathbb{Z}} x(n - k) z^{-n} \\ &\quad \text{changement de variable : } n - k \rightarrow n \\ &= \sum_{n \in \mathbb{Z}} x(n) z^{-n-k} \\ &= z^{-k} \sum_{n \in \mathbb{Z}} x(n) z^{-n} \end{aligned}$$

Propriétés (suite)

- La TZ transforme le produit de convolution en produit simple :

$$\text{TZ}[x(n) * y(n)] = X(z)Y(z)$$

- $\text{TFTD}[x(n)] = \text{TZ}[x(n)]$ calculée en $z = e^{j2\pi f}$

Démonstration de $\text{TZ}[x(n) * y(n)] = X(z)Y(z)$

$$\begin{aligned}
 \text{TZ}[x(n) * y(n)] &= \sum_{n \in \mathbb{Z}} (x(n) * y(n)) z^{-n} \\
 &= \sum_{n \in \mathbb{Z}} \sum_{k \in \mathbb{Z}} x(k) y(n - k) z^{-(n-k)} z^{-k} \\
 &= \sum_{k \in \mathbb{Z}} x(k) z^{-k} \sum_{n \in \mathbb{Z}} y(n - k) z^{-(n-k)} \\
 &\quad \text{changement de variable } n - k \rightarrow n \\
 &= \sum_{k \in \mathbb{Z}} x(k) z^{-k} \sum_{n \in \mathbb{Z}} y(n) z^{-n}
 \end{aligned}$$

NB : ce résultat permet de démontrer le résultat

$\text{TFTD}[x(n)y(n)] = \text{TFTD}[x(n)]\text{TFTD}[y(n)]$, en remplaçant z par $e^{-j2\pi f}$.

Plan

- 1 Structure d'un filtre numérique
- 2 Réponse impulsionnelle
- 3 Réponse fréquentielle
- 4 Transformée en Z
- 5 Application de la TZ à l'étude des filtres

Fonction de transfert

- Soit un filtre défini par son **équation aux différences**.
Comment déterminer
 - sa **réponse fréquentielle** $H(f)$?
 - sa **stabilité** ?
- On définit la **Fonction de transfert** :

$$H(z) = \text{TZ}[h(n)]$$

Comment trouver $H(z)$ à partir de l'équation aux différences ?

$$y(n) = - \sum_{k=1}^p a_k y(n-k) + \sum_{k=0}^q b_k x(n-k)$$

Comment trouver $H(f)$ à partir de $H(z)$?

$$H(f) = H(z) \text{ en } z = e^{j2\pi f}$$

Etude de la stabilité

Un filtre est stable si pour toute entrée bornée la sortie est bornée.

La stabilité s'étudie *via* :

- l'équation aux différences

- la réponse impulsionnelle

Un filtre de réponse impulsionnelle $h(n)$ est stable

ssi $\sum_{n \in \mathbb{Z}} |h(n)| < \infty$.

Corrolaire : tous les filtres RIF sont stables.

- la fonction de transfert

Un filtre causal est stable ssi les pôles de sa fonction de transfert sont à l'intérieur, strictement, du cercle unité.

Démonstration de : stabilité $\Leftrightarrow \sum_{n \in \mathbb{Z}} |h(n)| < \infty$

- Démonstration de \Leftarrow :

Supposons que $\sum_{n \in \mathbb{Z}} |h(n)| < \infty$.

Soit $x(n)$ un signal borné : $\exists M, \forall n, |x(n)| < M$.

La sortie y du filtre s'exprime :

$$y(n) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} h(k)x(n-k)$$

Par conséquent,

$$|y(n)| \leq \sum_{k \in \mathbb{Z}} |h(k)||x(n-k)| < M \sum_{k \in \mathbb{Z}} |h(k)| < \infty$$

Donc y est borné.

- Démonstration de \Rightarrow par contraposée :

Supposons que $\sum_{n \in \mathbb{Z}} |h(n)| = \infty$.

Pour montrer que le filtre est instable il suffit de trouver 1 signal d'entrée borné générant une sortie non bornée.

Prenons $x(n) = \text{signe}(h(-n))$. Alors :

$$y(0) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} h(k)x(-k) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} |h(k)| = \infty$$

La sortie n'est pas bornée.

Lien entre le lieu des pôles et la réponse impulsionnelle

