

Traitement et **Estimation du signal** (FIP MTS 212)

C2 : Filtrage et filtres adaptés

Laurent Lecornu (K1 103) Frédéric Maussang (K1 133)

Sept. 2014



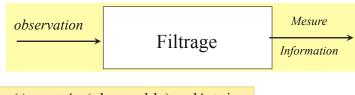
Introduction

- Détection d'un signal : Détecter la présence et estimer la forme d'un signal particulier noyé dans le bruit
- Prédire un signal : Estimer à partir d'observation l'état d'un système
- → Utilisation de l'opération de filtrage
- → Comment ? Conséquence

Page 4

C2 : Filtrage



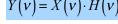


x(t): entrée (observable) - aléatoire x(t) et y(t)*H* : filtre déterministe aléatoires v(t): sortie (mesure) - aléatoire

Filtrage et stationnarité du second ordre



$$y(t) = (x * h)(t)$$
$$Y(v) = X(v) \cdot H(v)$$





H(v): Réponse fréquentielle h(t): Réponse impulsionnelle H(p): Fonction de transfert

C2 : Filtrage



■選択 Rappel

$$H(p) = TL[h(t)]$$

$$H(v) = TF[h(t)]$$

$$H(v) = H(p)|_{p=j2\pi v}$$

Axe des imaginaires

Page 5

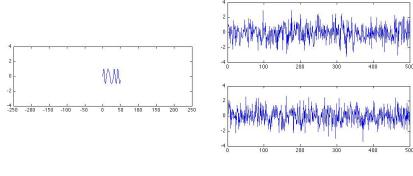
C2 : Filtrage

ELECOM Bretagne

Filtrage : objet

- Construire un filtre qui permet de détecter et de localiser un signal se trouvant à l'intérieur d'un signal bruité
- Attention : on verra ultérieurement comment construire un filtre qui permet d'enlever le bruit sans trop détériorer le signal

Question : Exemple



Ou est le signal?

Page 6

C2 : Filtrage



TELECOM Bretagne

Filtres adaptés

- Connaissance a priori sur le signal analysé
- Comment définir la meilleure chaîne de traitement pour extraire le maximum d'information d'un signal bruité ?
- → Critère permettant de juger l'information extraite comme pertinente

Objectif

Retrouver le filtre optimal pour détecter le signal et le situer dans le signal

Page 9

C2 : Filtrage

TELECOM Bretagne

Système à réponse maximum

$$y(n_0) = [(h * x)(n)]_{n=n_0} = \sum_{p=-\infty}^{+\infty} h(p)x(n_0 - p)$$
$$= TF^{-1}[H(v)X(v)]_{n=n_0}$$

$$y(n_0) = \int_{-1/2}^{1/2} H(v)X(v)e^{-1/2}$$

Att. : $F_e=1$

Système à réponse maximum

Systèmes à réponse maximum



Déterminer h(n) pour que la sortie à l'instant n_0 soit maximum ?

Page 10

Page 12

C2 : Filtrage

TELECOM Bretagne

Système à réponse maximum

Inégalité de Schwartz

$$\left| \int_{a}^{b} f(\alpha) g(\alpha) d\alpha \right|^{2} \leq \int_{a}^{b} |f(\alpha)|^{2} d\alpha \cdot \int_{a}^{b} |g(\alpha)|^{2} d\alpha$$

Egalité

$$f(\alpha) = K g^*(\alpha)$$

Page 11

C2 : Filtrage

TELECOM Bretagne



Système à réponse maximum

Inégalité de Schwartz

$$\int_{-1/2}^{1/2} H(v)X(v)e^{2j\pi v n_0} dv$$

$$\left| \int_{-1/2}^{1/2} H(v) X(v) e^{2j\pi v n_0} dv \right|^2 \le \int_{-1/2}^{1/2} |X(v)|^2 dv \cdot \int_{-1/2}^{1/2} |H(v) e^{2j\pi v n_0}|^2 dv$$

Adaptation

$$X(v) = KH^*(v)e^{2j\pi v n_0}$$

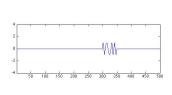
Page 13

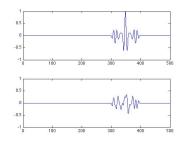
C2 : Filtrage

TELECOM Bretagna

Exemple

Utilisation sur les deux signaux 1 adapté (le même) et l'autre non (composition différente) (sans bruit)





→ Apparition d'un pic

(à la fin du signal – filtre recouvre le signal)

C2 : Filtrage

TELECOM Bretagne

Système à réponse maximum



Il faut que le signal soit de la même « forme » fréquentielle que le filtre

Représentation temporelle



$$h(n) = K x(-n + n_0)$$

Page 14

C2 : Filtrage

Maximisation du rapport Signal à Bruit

Maximisation avec critère

$$x(n) = s(n) + b(n)$$
$$y(n) = y_s(n) + y_b(n)$$

Y(n)

X(n)

H(v)?

Réduire l'influence du bruit en sortie du filtre

Idée → Maximiser le rapport signal à Bruit

$$\frac{S}{N} = \frac{\left| y_s(n_0) \right|}{\sqrt{E\left\{ \left| y_b(n_0) \right|^2 \right\}}}$$

Page 16

C2 : Filtrage

TELECOM Bretagne

Maximisation du rapport Signal à Bruit

Numérateur

$$Y(n_0) = \int_{-1/2}^{1/2} H(v) S(v) e^{j2\pi v n_0} dv$$

$$H(v)S(v) = \frac{S(v)}{\sqrt{\gamma_b(v)}}H(v)\sqrt{\gamma_b(v)}$$

(introduction d'un terme qui va permettre d'éliminer le dénominateur)

Page 17

C2 : Filtrage

TELECOM Bretagne

Maximisation du rapport Signal à Bruit

SNR Maximal

$$\left(\frac{S}{N}\right)^{2} \leq \Gamma_{\gamma_{b}}\left(0\right) \int_{-1/2}^{1/2} \frac{\left|S(v)\right|^{2}}{\gamma_{b}(v)} dv$$

Cas d'un bruit blanc

$$\left(\frac{S}{N}\right)^{2} \le \frac{1}{N_{0}} \int_{-1/2}^{1/2} \left| S(v) \right|^{2} dv = \frac{P_{S}}{N_{0}}$$

Maximisation du rapport Signal à Bruit

Numérateur

$$\left| \int_{-1/2}^{1/2} \frac{S(v)}{\sqrt{\gamma_b(v)}} H(v) \sqrt{\gamma_b(v)} e^{2j\pi v n_0} dv \right|^2 \le \int_{-1/2}^{1/2} \left| \frac{S(v)}{\sqrt{\gamma_b(v)}} \right|^2 dv \cdot \int_{-1/2}^{1/2} \left| H(v) \right|^2 \gamma_b(v) dv$$

Inégalité de schwartz

$$\Gamma_{\gamma_b}(0) = E\{Y_b^2(n)\} = \int_{-1/2}^{1/2} |H(v)|^2 \gamma_b(v) dv$$

Page 18

C2: Filtrage

TELECOM Bretagne

TELECOM Bretagne

Maximisation du rapport Signal à Bruit

Condition de maximisation

$$H(v) = \frac{K}{N_0} S^*(v) e^{-2j\pi v n_0}$$

Egalité lorsqu'il y a colinéarité entre h(u) et $s^*(t_0-u)$

$$h(n) = K \cdot s(n_0 - n)$$

C2 : Filtrag

Maximisation du rapport Signal à Bruit

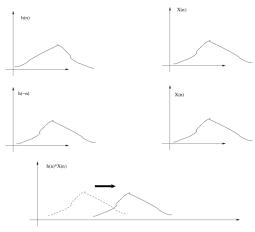
$$\begin{split} Y(n) &= \sum_{i=-\infty}^{+\infty} h(n-i)X(i) = \sum_{i=-\infty}^{+\infty} h(n-i)s(i) + \sum_{i=-\infty}^{+\infty} h(n-i)b(i) \\ &= \sum_{i=-\infty}^{+\infty} Ks(n_0-n+i)s(i) + \sum_{i=-\infty}^{+\infty} s(n_0-n+i)b(i) \\ &= \sum_{i=-\infty}^{+\infty} Ks(n_0-n+i)s(i) + \sum_{i=-\infty}^{+\infty} s(n_0-n+i)b(i) \\ &= \sum_{i=-\infty}^{+\infty} Ks(n_0-n+i)s(i) + \sum_{i=-\infty}^{+\infty} s(n_0-n+i)s(i) + \sum_{i=-\infty}^{+\infty} s(n_0$$

Page 21

C2 : Filtrage

TELECOM Bretagne

Maximisation du rapport Signal à Bruit



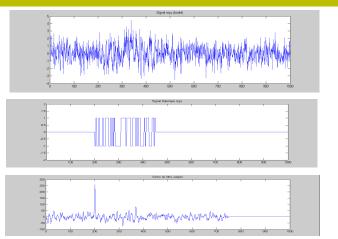
Page 22

Page 24

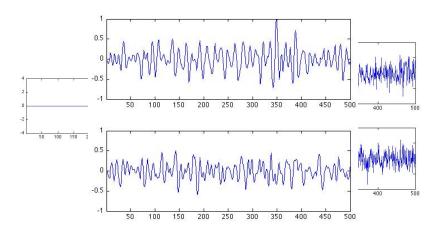
C2 · Filtrage

TELECOM Bretagne

Exemple



Exemple



:

FELECOM Bretagne

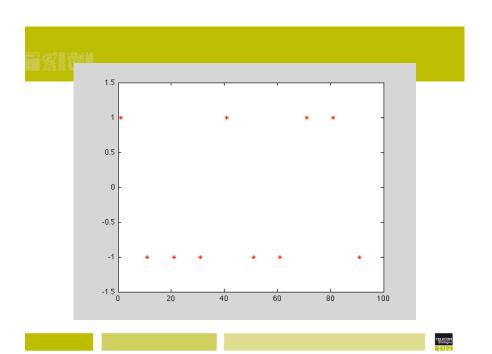


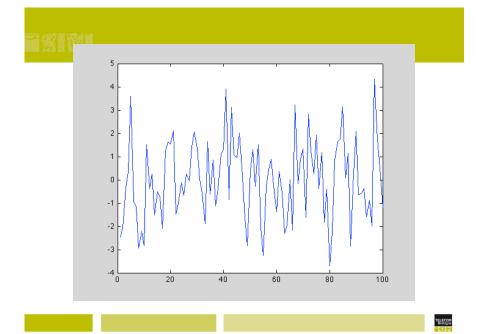
三 製鋼器

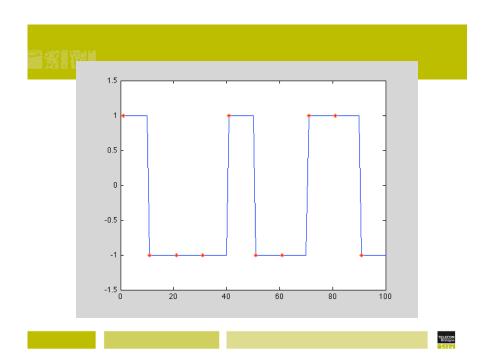
Page 25

C2 : Filtrage

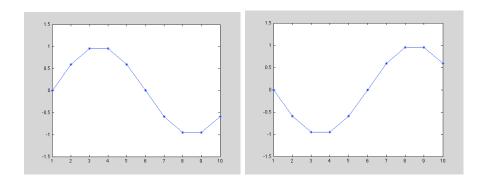


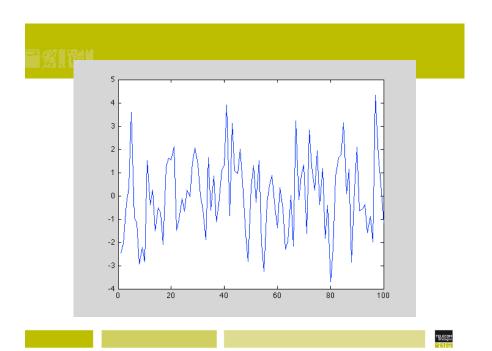


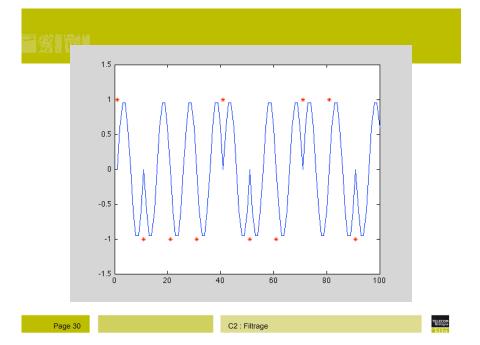




一般實際







問題等

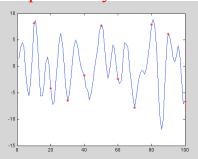
Page 32

TELECOM Bretagne

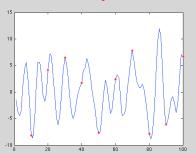
C2 : Filtrage

三製製料

Filtrage adapté au premier symbole



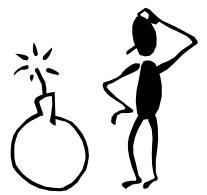
Filtrage adapté au second symbole





| 被暴致

Des Questions?

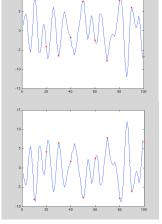


C2 : Filtrage

Page 35



問題選



Choix du symbole selon à partir de la réponse qui est maximale

