





aléatoires

Roland Badeau, roland.badeau@telecom-paris.fr

Master Sciences et Technologies Fondamentaux pour ATIAM

Traitement des signaux

Introduction

- ► Signaux discrets déterministes réels x_n
 - x_n est prédictible de manière exacte connaissant x_m pour m < n
 - Exemple : sinusoïde réelle $x_n = \cos(2\pi v_0 n)$
 - Formule de prédiction : $x_n = 2\cos(2\pi v_0)x_{n-1} x_{n-2}$
- ightharpoonup Processus aléatoires réels X_n
 - ightharpoonup On ne peut généralement pas prédire X_n de manière exacte connaissant X_m pour m < n
 - \triangleright On peut seulement définir une probabilité que X_n appartienne à un intervalle donné

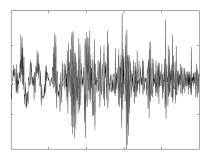


Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

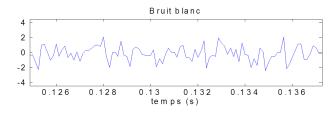
D IP PARIS

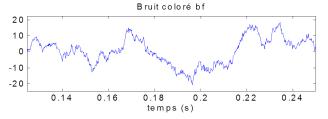
Exemple : signal de parole



► Trajectoire de 500 échantillons d'un signal de parole

Exemples: "bruits"







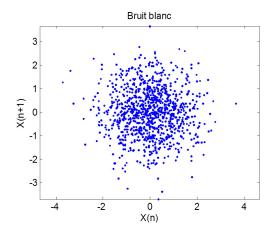


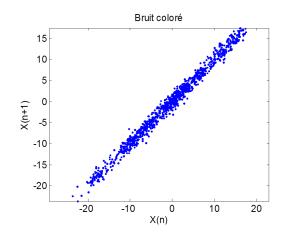




Exemple : estimer la dépendance au passé

Exemple : estimer la dépendance au passé





三選 新

Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

D IP PARIS

Vocabulaire

- ► Déterministe ou aléatoire?
 - ▶ déterministe : on dispose d'une règle de calcul
 - ▶ aléatoire : présente une variabilité qu'un modèle déterministe est inefficace à représenter car
 - non parcimonieux
 - ▶ pas ou peu prédictif
- ► Problèmes posés
 - ► Comment caractériser (modéliser)?
 - ► Comment estimer les paramètres du modèle?

► Processus aléatoires à temps discret

Notions et notations

- ► chaque échantillon est une variable aléatoire (V.A.), indexée par le temps discret $X_n, n \in \mathbb{Z}$
- définies sur un espace probabilisé (Ω, \mathcal{F}, P)
 - Exemple $\Omega = \mathbb{R}$ $\mathscr{F} = \mathscr{B}$ (tribu borélienne) $P(\Omega) = 1$
- un des possibles = une épreuve (notée $\omega \in \Omega$) = une réalisation ou trajectoire du processus





Variables aléatoires réelles

- ► Fonction de répartition : F(x) = P(X < x)
- ▶ Densité de probabilité : p = F' si F est dérivable et $F(x) = \int_{-\infty}^{x} p(u) du$
- ▶ Espérance : $\mathbb{E}[X] = m$
- ▶ Variance : $Var[X] = \sigma^2 = \mathbb{E}[(X m)^2] = \mathbb{E}[X^2] m^2 \ge 0$
- ► Estimation : $\hat{m} = \frac{1}{N} \sum_{n=1}^{N} X_n$
 - Loi des grands nombres : convergence presque sûre vers m $\widehat{\sigma^2} = \frac{1}{N-1} \sum_{n=1}^N (X_n \hat{m})^2$



- ▶ Fonction caractéristique : $\phi_X(u) = \mathbb{E}(e^{-2i\pi uX})$
- ▶ Indépendance : $\mathbb{E}[f(X)g(Y)] = \mathbb{E}[f(X)]\mathbb{E}[g(Y)]$ pour toutes fonctions f et g
 - Si Z = X + Y, $\phi_Z(u) = \phi_X(u)\phi_Y(u)$
- ▶ Exemple : loi uniforme : $X \sim \mathcal{U}([0,1])$
 - m = 1/2, $\sigma^2 = 1/12$
- Exemple : loi gaussienne : $X \sim \mathcal{N}(m, \sigma^2)$ $p_X(x) = \frac{1}{\sigma \sqrt{2\pi}} e^{-\frac{(x-m)^2}{2\sigma^2}} \qquad \phi_X(u) = e^{-\frac{\sigma^2}{2}u^2 + jmu}$
 - Entièrement caractérisée par m et σ^2
 - ► Somme de gaussiennes = gaussienne





Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires



Vecteurs aléatoires réels

- ▶ Fonction de répartition : $F(\underline{X}) = P(X_1 \le x_1 ... X_d \le x_d)$
- ▶ Densité de probabilité : $p(x_1,...,x_d) = \frac{\partial^d F(x_1,...,x_d)}{\partial x_1...\partial x_d}$ si F est différentiable et $F(x) = \int_{-\infty}^{x_1} ... \int_{-\infty}^{x_d} p(u_1,...,u_d) du_1 ... du_d$
- ▶ Vecteur moyenne : $\mathbb{E}[X_k] = m_k$
- ► Matrice de covariance : covar $[X_n, X_k] = \mathbb{E}[(X_n m_n)(X_k m_k) = R_{nk}]$
 - ► Structure hermitienne et positive
- ► Exemples : vecteurs gaussiens
 - ► Toute combinaison linéaire de coefficients est une V.A. gaussienne $\phi_X(u_1,\ldots,u_d)=e^{-\frac{1}{2}u^T\mathbf{R}u+j\mathbf{m}^Tu}$ $p_X(x_1,\ldots,x_d)=\frac{1}{(2\pi)^{d/2}\sqrt{\det(\mathbf{R})}}e^{-\frac{1}{2}(X-\mathbf{m})^T\mathbf{R}^{-1}(X-\mathbf{m})}$

Loi temporelle d'un processus

- ▶ Processus à support temporel fini : vecteur aléatoire de dimension k finie, constitué de valeurs du processus prises à k instants différents.
- ▶ Décrit par sa loi de répartition conjointe (dans le cas réel) : $F(x_1...x_k; n_1...n_k) = P[X_{n_1} \le x_1, X_{n_2} \le x_2...X_{n_k} \le x_k]$
- Souci en dimension infinie : $P(|X_n| \le M \ \forall n \in \mathbb{Z})$? \rightarrow il faut décrire le processus $\forall n \in \mathbb{Z}$
- ► Heureusement les lois conjointes pour tout *k* fini suffisent (théorème d'existence et d'unicité de Kolmogorov)





Moments d'ordre 1

- ▶ Moyenne d'un processus : $m_X(n) = \mathbb{E}(X_n)$
 - dépend a priori du temps
- ▶ Définition du processus centré $X_n^c = X_n m_X(n)$
- \triangleright Exemples : calculer m_X et X^c pour
 - ▶ rampe bruitée $X_n = \alpha n + B_n$ avec $B_n \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$
 - processus harmoniques

$$X_n = A\cos(\omega_0 n)$$
 avec $A \sim \mathscr{U}([0,1])$

$$X_n = a\cos(\omega_0 n + \phi)$$
 avec $\phi \sim \mathscr{U}([0, 2\pi])$

$$X_n = A\cos(\omega_0 n + \phi)$$
 avec A et ϕ indépendants

Propriétés du second ordre

- ▶ Fonction d'autocovariance : $R_X(n_1, n_2) = \mathbb{E}[X_{n_1}^c \overline{X_{n_2}^c}]$
 - $Arr R_X(n_1, n_2) = Var(X_n) \text{ si } n_1 = n_2 = n$
 - $ightharpoonup R_X(n,n) > 0$, avec égalité ssi X_n est presque sûrement (p.s.) constante
 - Symétrie hermitienne : $R_X(n_1, n_2) = \overline{R_X(n_2, n_1)}$
 - ▶ Inégalité de Schwarz : $|R_X(n_1, n_2)|^2 \le R_X(n_1, n_1)R_X(n_2, n_2)$ ▶ Positivité : $\forall k, \forall n_1 \dots n_k, \forall \lambda_1 \dots \lambda_k \in \mathbb{C}$,
 - $\sum_{i=1}^{k} \sum_{j=1}^{k} \lambda_i \overline{\lambda_j} R_X(n_i, n_j) \ge 0$
 - ► Preuve : $\mathbb{E} \left| \sum_{i=1}^{k} \lambda_i X_{n_i}^c \right|^2 \ge 0$
 - Exemple : calculer R_X pour B_n IID $\sim \mathcal{N}(0, \sigma^2) \forall n$ et $X_n = \alpha n + B_n$





Une école de l'IMT

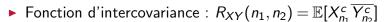
Traitement des signaux aléatoires

Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

D IP PARIS

Propriétés du second ordre



- ► Symétrie hermitienne : $R_{XY}(n_1, n_2) = R_{YX}(n_2, n_1)$
- ► Inégalité de Schwarz : $|R_{XY}(n_1, n_2)|^2 \le R_X(n_1, n_1)R_Y(n_2, n_2)$
- Positivité?

Stationnarité

- ► Caractérise la permanence des propriétés statistiques du processus au cours du temps
- ► Stationnarité stricte : la loi temporelle est invariante par décalage $F(x_1 \dots x_k; n_1 \dots n_k) = F(x_1 \dots x_k; n_1 + \tau \dots n_k + \tau)$
 - ► Exemple : suite de variables aléatoires IID



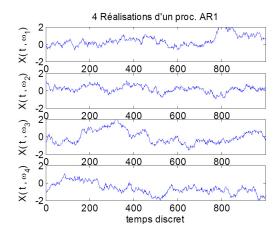




Traitement des signaux aléatoires

Une école de l'IMT

Exemple d'un processus autorégressif



- Génération
 - Z_n centré, IID $X_n = aX_{n-1} + Z_n$
- Ergodicité
 - moyenne temporelle
 - moyenne statistique
 - important si 1 seule réalisation

- Ergodicité
- ► Processus ergodique
 - Possibilité d'évaluer les propriétés statistiques à partir d'une seule réalisation
- ► Exemple : suite de variables IID
 - ▶ Loi forte des grands nombres :

$$S(N) = \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^{N} X_n \underset{p.s.}{\rightarrow} \mathbb{E}[X_n]$$

$$\Rightarrow m_X = \lim_{N \to +\infty} S(N) = \mathbb{E}[X_n]$$





/43 Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires



Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires



Ergodicité

► Processus stationnaire ergodique :

- $\forall k \in \mathbb{N}^+, \forall n_1 \dots n_k, \ \forall f : \mathbb{R}^k \to \mathbb{R} \ \text{telle que} \\ \mathbb{E} \left| f(X_{n_1}, \dots, X_{n_k}) \right| < +\infty, \\ \text{l'expression } \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N f(X_{n_1+n}, \dots, X_{n_k+n}) \\ \text{converge p.s. vers } \mathbb{E} \left[f(X_{n_1}, \dots, X_{n_k}) \right]$
- Exemples

19/43

- ► Toute suite de variables IID est ergodique
- ▶ $X_n = A$ centrée n'est pas ergodique, car $\mathbb{E}[X_n] = 0$ et $\frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^{N} X_n = A$

Processus Stationnaires au Sens Large

- \triangleright Suite de variables X_n telles que
 - $\mathbb{E}[|X_n|^2] < +\infty$
 - $\mathbb{E}[X_n] = m_X$ ne dépend pas de n,
 - $Arr R_X(k) = \mathbb{E}[X_{n+k}^c \overline{X_n^c}]$ ne dépend que de k $(X_n^c = X_n m_X)$
- Propriétés
 - ▶ Si $\mathbb{E}[|X_n|^2] < +\infty$, stationnarité stricte \Rightarrow stationnarité large
 - ▶ Si X_n est gaussien, stationnarité stricte \Leftrightarrow stationnarité large





- ▶ Fonction d'autocovariance : $R_X(k) = \mathbb{E}[X_{n+k}^c \overline{X_n^c}]$
 - ▶ $Var(X) = R_X(0) \ge 0$
 - Symétrie hermitienne : $R_X(-k) = \overline{R_X(k)}$
 - Positivité: $\forall k, \forall n_1 \dots n_k, \forall \lambda_1 \dots \lambda_k \in \mathbb{C},$ $\sum_{i=1}^k \sum_{j=1}^k \lambda_i \overline{\lambda_j} R_X(n_i n_j) \ge 0$
 - ▶ Valeur à l'origine : $|R_X(k)| \le R_X(0)$ (inégalité de Schwarz)
 - ▶ Preuve : $|\mathbb{E}[X_{n+k}^c \overline{X_n^c}]|^2 \le \mathbb{E}[|X_{n+k}^c|^2]\mathbb{E}[|X_n^c|^2]$
 - ▶ Remarque : puissance d'un processus SSL = moment d'ordre 2 à l'origine $P_X = \mathbb{E}(|X_n|^2) = R_X(0) + |m_X|^2$
- ▶ Fonction d'intercovariance : $R_{YX}(k) = \mathbb{E}[Y_{n+k}^c \overline{X}_n^c]$

- ► Vecteur aléatoire $\underline{X} = [X_{n_0}, X_{n_0+1} \dots X_{n_0+n-1}]^T$
- ▶ Vecteur moyenne (coefficients égaux) : $\mathbb{E}[\underline{X}] = m_X[1,1...1]^T$
- ► Matrice de covariance :

$$\mathbf{R}_{XX} = \mathbb{E}[\underline{X}^{c}\underline{X}^{cH}] = \begin{bmatrix} R_{X}(0) & R_{X}(-1) & \dots & R_{X}(-n+1) \\ R_{X}(1) & \ddots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \ddots & \ddots & R_{X}(-1) \\ R_{X}(n-1) & \dots & R_{X}(1) & R_{X}(0) \end{bmatrix}$$

► Structure hermitienne, positive, et *Toeplitz*





3 Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

IP PARIS

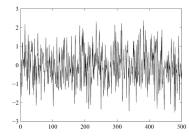
Processus SSL

- ► Densité spectrale de puissance (DSP)
 - ► Si $R_X(k)$ est sommable, on pose $S_X(v) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} R_X(k) e^{-2i\pi vk}$
 - ► Inversion : $R_X(k) = \int_{-1/2}^{+1/2} S_X(v) e^{+2i\pi v k} dv$
 - ▶ Positivité : $S_X(v) \ge 0$
 - Puissance : $P_X = R_X(0) + |m_X|^2 = \int_{-1/2}^{+1/2} S_X(v) dv + |m_X|^2$
- ► Densité spectrale croisée

$$S_{YX}(v) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} R_{YX}(k)e^{-2i\pi vk}$$

Bruit blanc

- ▶ Processus SSL centré de DSP constante
- Exemple : suite IID de variables centrées



► Trajectoire d'un bruit blanc gaussien, $\sigma = 1$ B_n , IID, avec $B_n \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$





Exemples

Exemple de processus SSL

- ▶ Étudier la stationnarité des processus suivants, et calculer le cas échéant leur covariance et leur DSP.
 - ► la rampe bruitée $X_n = \alpha n + B_n$ avec $B_n \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$
 - ► les processus harmoniques suivants : $X_n = a\cos(\omega_0 n + \Phi)$ avec $\Phi \sim \mathcal{U}([0\ 2\pi])$ $X_n = A\cos(\omega_0 n + \Phi)$, Φ et A indépendants $A \sim \mathcal{N}(0, \sigma_A^2)$

► Processus harmonique

$$X_n = \sum_{p=1}^N a_p \cos(2\pi v_p n + \varphi_p)$$

- v_n fréquences distinctes
- $ightharpoonup a_p$ amplitudes > 0
- ϕ_{p} décorrélées, de densité uniforme $[0,2\pi]$
- ▶ X_n est un processus SSL centré

$$R_X(k) = \sum_{p=1}^N \frac{a_p^2}{2} \cos(2\pi v_p k)$$





Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

№ IP PARIS 26/43

Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

D IP PARIS

Théorème de filtrage des processus SSL



- ▶ Soit *h* un filtre stable, *X* SSL, et Y = h * X.
- ► Alors *Y* est un processus SSL vérifiant
 - Moyenne : $m_Y = m_X H(0) = m_X \sum_{x \in \mathbb{Z}^n} h_n$
 - Covariance : $R_{YX} = h * R_X$ et $R_Y = h * \widetilde{h} * R_X$ où $\widetilde{h}_n = \overline{h_{-n}}$
 - ▶ Si de plus $R_X \in I^1(\mathbb{Z})$, densité spectrale de puissance : $S_{YX}(v) = H(v)S_X(v)$ $S_{Y}(v) = |H(v)|^{2} S_{X}(v)$

Théorème de filtrage des processus SSL

- ▶ Soit h_1 un filtre stable, X_1 SSL, et $Y_1 = h_1 * X_1$
- ▶ Soit h_2 un filtre stable, X_2 SSL, et $Y_2 = h_2 * X_2$
- \blacktriangleright Alors les processus SSL Y_1 et Y_2 vérifient
 - Covariance : $R_{Y_1 Y_2} = h_1 * \widetilde{h}_2 * R_{X_1 X_2}$
 - ▶ Si de plus $R_{X_1X_2} \in I^1(\mathbb{Z})$, densité spectrale croisée : $S_{Y_1Y_2}(v) = H_1(v)\overline{H_2(v)}S_{X_1X_2}(v)$





Processus à moyenne ajustée

- ▶ Processus MA d'ordre $q X_n = Z_n + b_1 Z_{n-1} + ... + b_a Z_{n-a}$ où Z est un bruit blanc de puissance σ_Z^2
- ▶ Propriétés (X = b * Z)
 - ▶ Moyenne : $m_X = 0$
 - Autocovariance : $R_X = \sigma_Z^2 b * \widetilde{b}$
 - ▶ Densité spectrale : $S_X(v) = \sigma_z^2 |B(v)|^2$
 - ▶ Problème pour l'estimation : relation non linéaire entre les coefficients b_k et l'autocovariance

Processus autorégressif

- ▶ Processus AR d'ordre $1: X_n = aX_{n-1} + Z_n$ où Z est un bruit blanc de puissance σ_z^2
- ▶ Si |a| < 1, solution SSL, causale, centrée $X_n = \sum_{k=0}^{\infty} a^k Z_{n-k}$
 - ► Moyenne : $m_X = 0$
 - Autocovariance : $\forall k \geq 0$, $R_X(k) = \sigma_Z^2 \frac{a^k}{1 |a|^2}$
 - ► Densité spectrale : $S_X(v) = \frac{\sigma_Z^2}{|1 ae^{-2i\pi v}|^2}$





Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

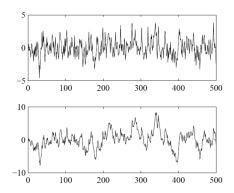
Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires



Processus autorégressif

▶ Trajectoires d'un processus AR(1) gaussien pour a = 0.5 et a = 0.9



Processus autorégressif

- ▶ Si |a| > 1, solution SSL, anticausale $X_n = -\sum_{k=1}^{\infty} a^{-k} Z_{n+k}$
 - Autocovariance : $\forall k \geq 0$, $R_X(k) = \sigma_Z^2 \frac{a^{-k}}{|a|^2 1}$
 - ► Densité spectrale : $S_X(v) = \frac{\sigma_Z^2}{|1 ae^{-2i\pi v}|^2}$
- ▶ Si |a| = 1, pas de solution SSL
- ▶ Processus AR d'ordre $p: X_n = a_1 X_{n-1} + ... + a_p X_{n-p} + Z_n$ où Z est un bruit blanc de puissance σ_Z^2





Propriétés des processus AR d'ordre p

- ▶ Une solution SSL ssi $A(z) \neq 0$ pour |z| = 1 $\frac{1}{A(z)} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h(k) z^{-k}$ où $\sum_{k\in\mathbb{Z}} |h(k)| < +\infty$ $\Rightarrow X_n = \sum_{k \in \mathbb{Z}} h(k) Z_{n-k}$
- ▶ Si $A(z) = 0 \Rightarrow |z| < 1$, solution causale
- ▶ Si $A(z) = 0 \Rightarrow |z| > 1$, solution anticausale
- ► Sinon, *X* est un processus AR "mixte"

Estimation d'un processus autorégressif

- Prédiction linéaire un processus AR causal : $\widehat{X}_n = \sum_{m=1}^p a_m X_{n-m}$ est une estimation de X_n à partir des échantillons passés
- ▶ L'erreur d'estimation $Z_n = X_n \widehat{X}_n$ est décorrélée de tous les X_{n-k} (i.e. $cov(Z_n, X_{n-k}) = 0$) pour k > 0
- On en déduit $R_X(k) = \sum_{i=1}^p a_j R_X(k-j)$ et $R_X(0) = \sigma_Z^2 + \sum_{k=1}^{p} a_k R_X(k)$





Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoire

Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoire

Equations de Yule-Walker

▶ Pour estimer a et σ^2 , on estime d'abord \mathbf{R}_{XX} :

$$\mathbf{R}_{XX} = \begin{bmatrix} R_X(0) & R_X(-1) & \dots & R_X(-(p-1)) \\ R_X(1) & \ddots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \ddots & \ddots & R_X(-1) \\ R_X(p-1) & \dots & R_X(1) & R_X(0) \end{bmatrix}$$

▶ On résout ensuite le système d'équations

$$\mathbf{R}_{XX} \left[egin{array}{c} a_1 \ a_2 \ dots \ a_p \end{array}
ight] = \left[egin{array}{c} R_X(1) \ R_X(2) \ dots \ R_X(p) \end{array}
ight]$$

• On en déduit $\sigma_Z^2 = R_X(0) - \sum_{k=1}^p a_k R_X(k)$

Filtrage de Wiener

- ▶ Soient X et B deux processus SSL centrés, réels et indépendants, de DSP connues (X est le signal d'intérêt et B est un bruit)
- ▶ Soit Y = h * X + B le processus observé, où h est un filtre stable
- ▶ On cherche une réponse impulsionnelle g tel que Z = g * Y - X soit de variance minimale
- La solution de ce problème est le filtre de Wiener :

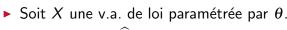
$$G(v) = \frac{\overline{H(v)}}{|H(v)|^2 + \frac{S_B(v)}{S_X(v)}}$$





Partie I

Éléments d'estimation



Éléments d'estimation

- Un estimateur $\widehat{\theta}$ de θ est une fonction de X
- ▶ Biais : $b(\theta, \widehat{\theta}) = \mathbb{E}_{\theta}(\widehat{\theta}(X) \theta)$
- ► Risque : $R(\theta, \widehat{\theta}) = \mathbb{E}_{\theta} |\widehat{\theta}(X) \theta|^2 = \text{Var}(\widehat{\theta}(X)) + |b(\theta, \widehat{\theta})|^2$
 - ► Existence d'une borne inférieure pour R dite de Cramer-Rao pour les estimateurs sans biais.
- Approche asymptotique de l'estimation
 - Vecteur d'observation : $X = [X_1, ..., X_N]^T$
 - Non biais asymptotique : $\lim_{N\to+\infty} b(\theta, \widehat{\theta}_N) = 0$
 - ► Consistance en moyenne quadratique :

$$\lim_{N\mapsto +\infty} R(\theta, \widehat{\theta}_N) = 0$$





Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

№ IP PARIS 38/43

Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires



Estimation de la moyenne

- \triangleright X_n SSL, de moyenne m_X et covariance $R_X(k)$
- ► Moyenne empirique : $\hat{m}_N = \frac{1}{N} \sum_{n=1}^{N} X_n$
- ▶ Estimateur sans biais : $\mathbb{E}(\hat{m}_N) = m_x$
- ► Variance : $Var(\hat{m}_N) = \frac{1}{N} \sum_{k=-(N-1)}^{N-1} \left(1 \frac{|k|}{N}\right) R_X(k)$
- ▶ Hypothèse : $\sum_{k=-\infty}^{+\infty} |R_X(k)| < +\infty$
 - ► Consistance en moyenne quadratique :

$$\operatorname{Var}(\hat{m}_N) \sim \frac{1}{N} S(0)$$

Estimation des covariances

▶ Autocovariance empirique (pour $0 \le k < N$) :

$$\widehat{R}_N(k) = \frac{1}{N} \sum_{n=1}^{N-k} X_{n+k} \overline{X_n}$$
 (pour un signal centré)

Estimateur asymptotiquement sans biais :

$$\mathbb{E}\left(\widehat{R}_{N}(k)\right) = \frac{N-|k|}{N} R_{X}(k)$$

- ▶ Hypothèses : stationnarité stricte, moments d'ordre 4 définis et de module sommable
 - ► Consistance en moyenne quadratique :

$$\operatorname{Var}\left(\widehat{R}_{N}(k)\right) = O\left(\frac{1}{N}\right)$$





Estimation de la DSP

▶ Périodogramme du signal (centré) :

$$\widehat{S}_N(v) = \frac{1}{N} \left| \sum_{n=1}^N X_n e^{-2i\pi v n} \right|^2 = \sum_{k=-(N-1)}^{N-1} \widehat{R}_N(k) e^{-2i\pi v k}$$

- ► Espérance : $\mathbb{E}\left(\widehat{S}_N(v)\right) = \sum_{k=-(N-1)}^{N-1} \left(1 \frac{|k|}{N}\right) R_X(k) e^{-2i\pi v k}$ Hypothèse : $\sum_{k=-\infty}^{+\infty} |R_X(k)| < +\infty$
- ▶ Non biais asymptotique : $\mathbb{E}\left(\widehat{S}_N(v)\right) \underset{N \to +\infty}{\longrightarrow} S_X(v)$
- ▶ Estimateur inconsistant : $Var\left(\widehat{S}_N(v)\right) \xrightarrow[N \to +\infty]{} 0$
 - Valeurs asymptotiquement décorrélées

Estimation de la DSP

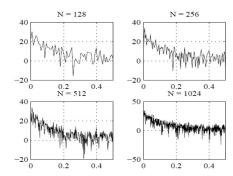


Fig. 4.4 – Périodogrammes d'un processus SSL pour N = 128, 256, 512, 1024





/43 Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

Une école de l'IMT

Traitement des signaux aléatoires

IP PARIS

Périodogrammes tronqué et fenêtré

- Périodogramme tronqué (M < N 1): $\widehat{S}_{N,M}(v) = \sum_{k=-M}^{M} \widehat{R}_{N}(k) e^{-2i\pi v k}$
- Propriétés :
 - ▶ Si $M \to +\infty$, $\hat{S}_{N,M}$ est asymptotiquement sans biais
 - ▶ Si $M/N \rightarrow 0$, Var $\left(\widehat{S}_{N,M}(v)\right) = O\left(\frac{M}{N}\right) \rightarrow 0$
 - Si $M=N^{\alpha}$ avec $0<\alpha<1$, $\hat{S}_{N,M}$ est consistant
- Périodogramme fenêtré : $\widehat{S}_{N,w}(v) = \sum_{k=-(N-1)}^{N-1} w(k) \widehat{R}_N(k) e^{-2i\pi v k}$

