Processos Estocásticos

Processos estocásticos estacionários no sentido amplo

Prof. Roberto Wanderley da Nóbrega

roberto.nobrega@ifsc.edu.br

PRE029006

ENGENHARIA DE TELECOMUNICAÇÕES

INSTITUTO **FEDERAL** Santa Catarina

Câmpus

São José

Introdução

Definição

Definição

Um PE X(t) é dito ser estacionário no sentido amplo (ESA) se

- \blacksquare A função média $\mu_X(t)$ não depende de t.
- A função autocovariância $C_X(t_1, t_2)$ depende de t_1 e t_2 apenas através da diferença $\tau = t_2 t_1$, e não dos instantes absolutos.

Definição

Definição

Um PE X(t) é dito ser estacionário no sentido amplo (ESA) se

- \blacksquare A função média $\mu_X(t)$ não depende de t.
- A função autocovariância $C_X(t_1, t_2)$ depende de t_1 e t_2 apenas através da diferença $\tau = t_2 t_1$, e não dos instantes absolutos.

Como consequência, define-se

$$\mu_X \triangleq \mu_X(t)$$
 $C_X(\tau) \triangleq C_X(t, t + \tau)$ $\sigma_X^2 \triangleq C_X(0)$

Definição

Definição

Um PE X(t) é dito ser estacionário no sentido amplo (ESA) se

- \blacksquare A função média $\mu_X(t)$ não depende de t.
- A função autocovariância $C_X(t_1, t_2)$ depende de t_1 e t_2 apenas através da diferença $\tau = t_2 t_1$, e não dos instantes absolutos.

Como consequência, define-se

$$\mu_X \triangleq \mu_X(t)$$
 $C_X(\tau) \triangleq C_X(t, t + \tau)$ $\sigma_X^2 \triangleq C_X(0)$



No caso de tempo discreto, $(t) \rightarrow [n] e(\tau) \rightarrow [\ell]$.



Seja X(t) um processo ESA com função autocovariância $C_X(\tau)$.

Seja X(t) um processo ESA com função autocovariância $C_X(\tau)$.

1 Função par

$$C_X(\tau) = C_X(-\tau)$$

Seja X(t) um processo ESA com função autocovariância $C_X(\tau)$.

Função par

$$C_X(\tau) = C_X(-\tau)$$

2 Valor na origem

$$C_X(\mathfrak{0}) = \sigma_X^2$$

Seja X(t) um processo ESA com função autocovariância $C_X(\tau)$.

1 Função par

$$C_X(\tau) = C_X(-\tau)$$

2 Valor na origem

$$C_X(0) = \sigma_X^2$$

Faixa de valores (desigualdade de Cauchy-Schwarz)

$$-\sigma_X^2 \leq C_X(\tau) \leq \sigma_X^2$$

Exemplo revisitado: Sinal representando dois bits

Exemplo

Considere um PE X(t) dado por

$$X(t) = B_1 \operatorname{rect}(t - 0.5) + B_2 \operatorname{rect}(t - 1.5)$$

onde $B_1, B_2 \stackrel{\text{iid}}{\sim} \operatorname{Uniform}(\{0,1\}).$

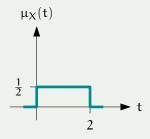
Exemplo revisitado: Sinal representando dois bits

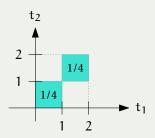
Já foi mostrado que

$$\mu_X(t) = \frac{1}{2}[0 \le t < 2]$$

$$\mu_X(t) = \frac{1}{2}[0 \le t < 2]$$
 e $C_X(t_1, t_2) = \frac{1}{4}[\lfloor t_1 \rfloor = \lfloor t_2 \rfloor]$

Gráficos:





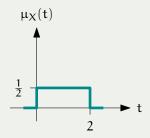
Exemplo revisitado: Sinal representando dois bits

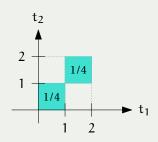
Já foi mostrado que

$$\mu_X(t) = \frac{1}{2}[0 \le t < 2]$$

$$\mu_X\big(t\big) = \tfrac{1}{2}\big[0 \le t < 2\big] \qquad e \qquad C_X\big(t_1,t_2\big) = \tfrac{1}{4}\Big[\big\lfloor t_1 \big\rfloor = \big\lfloor t_2 \big\rfloor\Big]$$

Gráficos:





Portanto, X(t) não é ESA.

Exemplo revisitado: Cosseno com fase aleatória

Exemplo

Considere o PE dado por

$$X(t) = a\cos(2\pi f_0 t - \Theta) + b,$$

em que a, b e f_0 são constantes e $\Theta \sim \mathrm{Uniform}(-\pi,\pi).$

Exemplo revisitado: Cosseno com fase aleatória

Já foi mostrado que

$$\mu_X(t) = b$$
 e $C_X(t_1, t_2) = \frac{1}{2}a^2\cos(2\pi f_0(t_2 - t_1))$

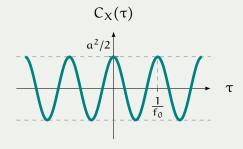
Exemplo revisitado: Cosseno com fase aleatória

Já foi mostrado que

$$\mu_X(t) = b$$
 e $C_X(t_1, t_2) = \frac{1}{2}a^2\cos(2\pi f_0(t_2 - t_1))$

Portanto, X(t) é ESA e podemos escrever

$$\mu_X = b \qquad e \qquad C_X(\tau) = \tfrac{1}{2}\alpha^2\cos(2\pi f_0\tau)$$



Exemplo revisitado: Sinalização AMI

Exemplo

Seja $B[n] \stackrel{\text{iid}}{\sim} \operatorname{Bernoulli}(1/2)$ uma sequência de bits aleatórios. Seja

$$X[n] = \begin{cases} 0, & \text{se } B[n] = 0, \\ \pm 1, & \text{alternadamente, se } B[n] = 1. \end{cases}$$

Exemplo revisitado: Sinalização AMI

Já foi mostrado que

$$\mu_X[n] = 0 \qquad e \qquad C_X[n_1, n_2] = \begin{cases} +\frac{1}{2}, & \text{se } n_2 = n_1, \\ -\frac{1}{4}, & \text{se } n_2 = n_1 \pm 1, \\ 0, & \text{c.c.} \end{cases}$$

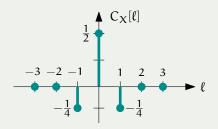
Exemplo revisitado: Sinalização AMI

Já foi mostrado que

$$\mu_X[n] = 0 \qquad e \qquad C_X[n_1, n_2] = \begin{cases} +\frac{1}{2}, & \text{se } n_2 = n_1, \\ -\frac{1}{4}, & \text{se } n_2 = n_1 \pm 1, \\ 0, & \text{c.c.} \end{cases}$$

Portanto, X[n] é ESA e podemos escrever

$$\mu_X = 0 \qquad e \qquad C_X[\ell] = \tfrac{1}{2} \delta[\ell] - \tfrac{1}{4} \delta[\ell-1] - \tfrac{1}{4} \delta[\ell+1]$$



Exemplo

Seja $X[n] \stackrel{\text{iid}}{\sim} N(0,1)$ uma sequência aleatória. Defina

$$Y[n] = X[n] + X[n-1].$$

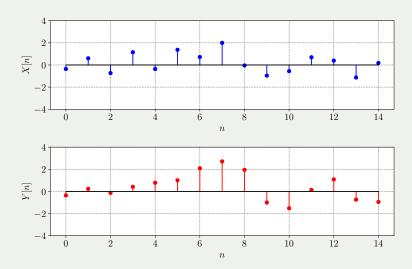
- a Determine a função média e a função autocovariância de X[n]. Conclua que X[n] é ESA.
- Determine a função média e a função autocovariância de Y[n]. Conclua que Y[n] também é ESA.



Quando conveniente, usaremos X_n no lugar de X[n].



Exemplo de sequências-amostra:



a Determine a função média e a função autocovariância de X[n].

a Determine a função média e a função autocovariância de X[n].

$$X_n = X[n] \stackrel{\text{iid}}{\sim} N(0,1)$$

a Determine a função média e a função autocovariância de X[n].

$$X_n = X[n] \stackrel{\text{iid}}{\sim} N(0,1)$$

$$\mu_X[n] = E[X_n] = 0, \quad \forall n$$

a Determine a função média e a função autocovariância de X[n].

$$X_n = X[n] \stackrel{\text{iid}}{\sim} N(0,1)$$

Função média:

$$\mu_X[n] \ = \ \mathrm{E}[X_n] \ = \ 0, \quad \ \forall n$$

$$C_X[n_1, n_2] = \text{cov}[X_{n_1}, X_{n_2}] = \begin{cases} 1, & n_1 = n_2 \\ 0, & n_1 \neq n_2 \end{cases}$$

a Determine a função média e a função autocovariância de X[n].

$$X_n = X[n] \stackrel{\text{iid}}{\sim} N(0,1)$$

Portanto, X[n] é ESA com:

$$\mu_{X} = 0 \quad \text{e} \quad C_{X}[\ell] = \delta[\ell]$$

$$C_{X}[\ell]$$

$$C_{X}$$

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$\mu_Y[n] \ = \ \mathrm{E}[Y_n]$$

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$\mu_{Y}[n] = E[Y_n]$$
$$= E[X_n + X_{n-1}]$$

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$\begin{split} \mu_Y[n] &= \mathrm{E}[Y_n] \\ &= \mathrm{E}[X_n + X_{n-1}] \\ &= \mathrm{E}[X_n] + \mathrm{E}[X_{n-1}] \end{split}$$

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$\mu_{Y}[n] = E[Y_{n}]$$

$$= E[X_{n} + X_{n-1}]$$

$$= E[X_{n}] + E[X_{n-1}]$$

$$= 0$$

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$C_{Y}[n_1, n_2] = cov[Y_{n_1}, Y_{n_2}]$$

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$C_{Y}[n_{1}, n_{2}] = cov[Y_{n_{1}}, Y_{n_{2}}]$$

= $E[Y_{n_{1}}Y_{n_{2}}] - E[Y_{n_{1}}] E[Y_{n_{2}}]$

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$\begin{split} &C_{Y}[n_{1},n_{2}] = \operatorname{cov}[Y_{n_{1}},Y_{n_{2}}] \\ &= \operatorname{E}[Y_{n_{1}}Y_{n_{2}}] - \operatorname{E}[Y_{n_{1}}] \operatorname{E}[Y_{n_{2}}] \\ &= \operatorname{E}[(X_{n_{1}} + X_{n_{1}-1})(X_{n_{2}} + X_{n_{2}-1})] \end{split}$$

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$\begin{split} &C_{Y}[n_{1},n_{2}] &= \operatorname{cov}[Y_{n_{1}},Y_{n_{2}}] \\ &= \operatorname{E}[Y_{n_{1}}Y_{n_{2}}] - \operatorname{E}[Y_{n_{1}}] \operatorname{E}[Y_{n_{2}}] \\ &= \operatorname{E}[(X_{n_{1}} + X_{n_{1}-1})(X_{n_{2}} + X_{n_{2}-1})] \\ &= \operatorname{E}[X_{n_{1}}X_{n_{2}}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}}X_{n_{2}-1}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}-1}X_{n_{2}}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}-1}X_{n_{2}-1}] \end{split}$$

Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$\begin{split} &C_{Y}[n_{1},n_{2}] \ = \ \operatorname{cov}[Y_{n_{1}},Y_{n_{2}}] \\ &= \ \operatorname{E}[Y_{n_{1}}Y_{n_{2}}] - \operatorname{E}[Y_{n_{1}}] \operatorname{E}[Y_{n_{2}}] \\ &= \ \operatorname{E}[(X_{n_{1}} + X_{n_{1}-1})(X_{n_{2}} + X_{n_{2}-1})] \\ &= \ \operatorname{E}[X_{n_{1}}X_{n_{2}}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}}X_{n_{2}-1}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}-1}X_{n_{2}}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}-1}X_{n_{2}-1}] \\ &= \ C_{X}[n_{1},n_{2}] + C_{X}[n_{1},n_{2}-1] + C_{X}[n_{1}-1,n_{2}] + C_{X}[n_{1}-1,n_{2}-1] \end{split}$$

b Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

$$\begin{split} &C_{Y}[n_{1},n_{2}] \ = \ \operatorname{cov}[Y_{n_{1}},Y_{n_{2}}] \\ &= \ \operatorname{E}[Y_{n_{1}}Y_{n_{2}}] - \operatorname{E}[Y_{n_{1}}] \operatorname{E}[Y_{n_{2}}] \\ &= \ \operatorname{E}[(X_{n_{1}} + X_{n_{1}-1})(X_{n_{2}} + X_{n_{2}-1})] \\ &= \ \operatorname{E}[X_{n_{1}}X_{n_{2}}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}}X_{n_{2}-1}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}-1}X_{n_{2}}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}-1}X_{n_{2}-1}] \\ &= \ C_{X}[n_{1},n_{2}] + C_{X}[n_{1},n_{2}-1] + C_{X}[n_{1}-1,n_{2}] + C_{X}[n_{1}-1,n_{2}-1] \\ &= \ C_{X}[\ell] + C_{X}[\ell-1] + C_{X}[\ell+1] + C_{X}[\ell] \end{split}$$

Exemplo: Filtragem FIR

Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

Função autocovariância:

$$\begin{split} &C_{Y}[n_{1},n_{2}] \ = \ \operatorname{cov}[Y_{n_{1}},Y_{n_{2}}] \\ &= \ \operatorname{E}[Y_{n_{1}}Y_{n_{2}}] - \operatorname{E}[Y_{n_{1}}] \ \operatorname{E}[Y_{n_{2}}] \\ &= \ \operatorname{E}[(X_{n_{1}} + X_{n_{1}-1})(X_{n_{2}} + X_{n_{2}-1})] \\ &= \ \operatorname{E}[X_{n_{1}}X_{n_{2}}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}}X_{n_{2}-1}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}-1}X_{n_{2}}] + \operatorname{E}[X_{n_{1}-1}X_{n_{2}-1}] \\ &= \ C_{X}[n_{1},n_{2}] + C_{X}[n_{1},n_{2}-1] + C_{X}[n_{1}-1,n_{2}] + C_{X}[n_{1}-1,n_{2}-1] \\ &= \ C_{X}[\ell] + C_{X}[\ell-1] + C_{X}[\ell+1] + C_{X}[\ell] \\ &= \ 2\delta[\ell] + \delta[\ell-1] + \delta[\ell+1] \end{split}$$

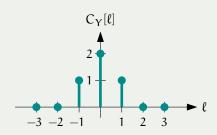
Exemplo: Filtragem FIR

Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

Portanto, Y[n] é ESA com:

$$\mu_Y = 0$$

$$\mu_Y \ = \ 0 \qquad e \qquad C_Y[\ell] \ = \ 2\delta[\ell] + \delta[\ell-1] + \delta[\ell+1]$$



Parênteses Estacionariedade no sentido estrito

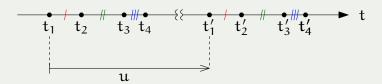
Definição

Definição

Um PE X(t) é dito ser estacionário no sentido estrito (ESE) se

$$X(t_1),\ldots,X(t_k) \stackrel{d}{\equiv} X(t_1+u),\ldots,X(t_k+u),$$

quaisquer que sejam o inteiro k, os instantes t_1, \ldots, t_k , e o lapso $\mathfrak u$, onde $\stackrel{\mathrm{d}}{=}$ denota *igualdade em distribuição* (mesma PDF, PMF, etc.).



Definição

Definição

Um PE X(t) é dito ser estacionário no sentido estrito (ESE) se

$$X(t_1),\ldots,X(t_k) \stackrel{d}{\equiv} X(t_1+u),\ldots,X(t_k+u),$$

quaisquer que sejam o inteiro k, os instantes t_1, \ldots, t_k , e o lapso $\mathfrak u$, onde $\stackrel{\mathrm{d}}{=}$ denota *igualdade em distribuição* (mesma PDF, PMF, etc.).

Equivalentemente:

- A PDF de 1ª ordem $f_{X(t)}(x)$ não depende de t.
- A PDF de 2^a ordem $f_{X(t_1,t_2)}(x_1,x_2)$ depende de t_1 e t_2 apenas através da diferença $\tau = t_2 t_1$, e não dos instantes absolutos.
- Etc.



Relação entre estacionariedades

Teorema

 $\mathsf{ESE} \implies \mathsf{ESA}$



Mas a recíproca é falsa!

Exemplo: Processo estocástico do carnaval

Seja X[n] uma sequência de VAs i.i.d. que assumem o valor 2 com probabilidade $\frac{1}{5}$ e o valor $-\frac{1}{2}$ com probabilidade $\frac{4}{5}$. Seja Y[n] a sequência aleatória

$$Y[n] = (-1)^n X[n]$$

- a Mostre que Y[n] não é ESE.
- **b** Mostre que Y[n] é ESA.

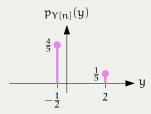
a Mostre que Y[n] não é ESE.

$$Y[n] = (-1)^n X[n]$$

a Mostre que Y[n] não é ESE.

$$Y[n] = (-1)^n X[n]$$

Para n par:

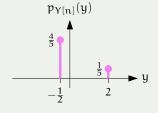


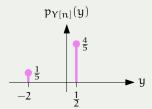
a Mostre que Y[π] não é ESE.

$$Y[n] = (-1)^n X[n]$$

Para n par:

Para n ímpar:



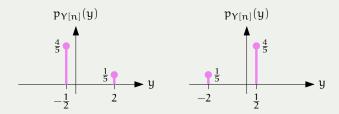


a Mostre que Y[n] não é ESE.

$$Y[n] = (-1)^n X[n]$$

Para n par:

Para n ímpar:



Portanto, a PMF de 1ª ordem de Y[n] depende de n.

Sendo assim, não pode ser ESE.

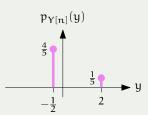
b Mostre que Y[n] é ESA.



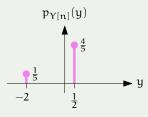
■ Mostre que Y[n] é ESA.

D---- --

Para n par:



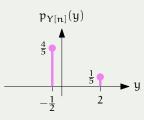
Para n ímpar:

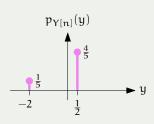


b Mostre que Y[n] é ESA.

Para n par:

Para n ímpar:

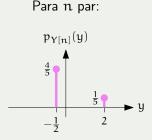




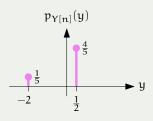
Função média:

$$\mu_{Y}[n] = \begin{cases} \left(-\frac{1}{2}\right)\frac{4}{5} + (2)\frac{1}{5}, & n \text{ par} \\ (-2)\frac{1}{5} + \left(\frac{1}{2}\right)\frac{4}{5}, & n \text{ impar} \end{cases} = 0, \quad \forall n$$

b Mostre que Y[n] é ESA.



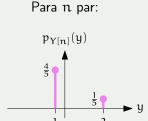
Para n ímpar:



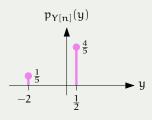
Variância de Y[n]:

$$var[Y[n]] = E[Y[n]^{2}] = \begin{cases} \left(-\frac{1}{2}\right)^{2} \frac{4}{5} + (2)^{2} \frac{1}{5}, & n \text{ par} \\ \left(-2\right)^{2} \frac{1}{5} + \left(\frac{1}{2}\right)^{2} \frac{4}{5}, & n \text{ impar} \end{cases} = 1, \forall n$$

Mostre que Y[n] é ESA.



Para n ímpar:



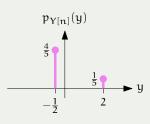
Função autocovariância:

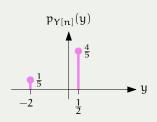
$$C_{Y}[n_{1}, n_{2}] = \begin{cases} var[Y[n]], & n_{1} = n_{2} = n \\ cov[Y[n_{1}], Y[n_{2}]], & n_{1} \neq n_{2} \end{cases}$$

b Mostre que Y[n] é ESA.

Para n par:

Para n ímpar:





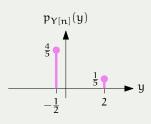
Função autocovariância:

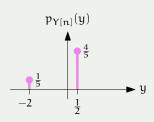
$$C_{Y}[n_{1}, n_{2}] = \begin{cases} 1, & n_{1} = n_{2} \\ 0, & n_{1} \neq n_{2} \end{cases}$$

Mostre que Y[n] é ESA.

Para n par:

Para n ímpar:





Portanto, Y[n] é ESA com:

$$\mu_{Y} = 0$$

$$\mu_Y$$
 = 0 e $C_Y[\ell]$ = $\delta[\ell]$

Análise no domínio da frequência

Revisão: Teoria de Fourier

Seja x(t) um sinal determinístico.

Definição

A **transformada de Fourier** de x(t) é dada por

$$\hat{x}(f) = \mathcal{F}\{x(t)\} = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j2\pi ft} dt$$

A transformada de Fourier inversa de $\hat{x}(f)$ é dada por

$$x(t) = \mathcal{F}^{-1}\{\hat{x}(f)\} = \int_{-\infty}^{\infty} \hat{x}(f)e^{j2\pi ft} df$$



J.-B. Joseph Fourier (1768–1830)

Diz-se que x(t) e $\hat{x}(f)$ são pares transformados de Fourier.

Densidade espectral de potência

Seja x(t) um sinal determinístico.

Definição

A densidade espectral de potência de x(t) é definida por

$$S_{x}(f) = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} |\hat{x}_{T}(f)|^{2},$$

onde $\hat{x}_T(f) = \mathcal{F}\{x_T(t)\}\ e\ x_T(t)\ é\ uma\ versão\ de\ x(t)\ truncada\ ao\ intervalo\ [-T/2,T/2].$

Densidade espectral de potência

Seja X(t) um processo estocástico ESA.

Definição

A densidade espectral de potência de X(t) é definida por

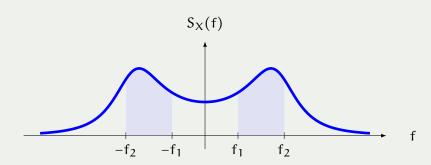
$$S_X(f) = \lim_{T\to\infty} E\left[\frac{1}{T}|\hat{X}_T(f)|^2\right],$$

onde $\hat{X}_T(f) = \mathcal{F}\{X_T(t)\}\ e\ X_T(t)\ é\ uma\ versão\ de\ X(t)\ truncada\ ao\ intervalo\ [-T/2,T/2].$

Densidade espectral de potência

A densidade espectral de potência é tal que a potência de X(t) na faixa de frequência $[f_1,f_2]$ é dada por

$$P_X^{[f_1,f_2]} = 2 \int_{f_1}^{f_2} S_X(f) df$$



Seja X(t) um processo ESA com densidade espectral de potência $S_X(f)$.

Seja X(t) um processo ESA com densidade espectral de potência $S_X(f)$.

Função real

$$\operatorname{Im} \big\{ S_X(f) \big\} = 0$$

Seja X(t) um processo ESA com densidade espectral de potência $S_X(f)$.

1 Função real

$$\operatorname{Im} \{S_X(f)\} = 0$$

2 Função par

$$S_X(f) = S_X(-f)$$

Seja X(t) um processo ESA com densidade espectral de potência $S_X(f)$.

1 Função real

$$\operatorname{Im} \{S_X(f)\} = 0$$

2 Função par

$$S_X(f) = S_X(-f)$$

3 Função não-negativa

$$S_X(f) \ge 0$$

Teorema de Wiener-Khinchin

Seja X(t) um processo estocástico ESA.

Teorema

$$S_X(f) = \mathcal{F}_{\tau} \{ C_X(\tau) + \mu_X^2 \}$$

ou

$$C_X(\tau) = \mathcal{F}^{-1}\left\{S_X(f)\right\} - \mu_X^2$$



Ou seja, as funções autocovariância e densidade espectral de potência são pares transformados de Fourier, a menos de um termo constante.

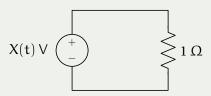
Seja X(t) um processo estocástico (real) ESA.

Definição

A **potência média** de X(t), denotada por P_X , é definida por

$$P_X = E[X^2(t)].$$

Note que P_X é uma constante, pois X(t) é ESA.



Obs: A palavra média é no sentido probabilístico, e não temporal.



Teorema

A potência média pode ser calculada no domínio do tempo por

$$P_X = C_X(0) + \mu_X^2$$

ou no domínio da frequência por

$$P_X = \int_{-\infty}^{\infty} S_X(f) \, df.$$

A fórmula no domínio do tempo é comumente escrita como



$$P_X \quad = \quad \underbrace{\sigma_X^2}_{\text{potência AC}} + \underbrace{\mu_X^2}_{\text{potência DC}} \; .$$

Demonstração: (fórmula no domínio do tempo)

Tem-se que

$$\begin{split} P_X &= \mathrm{E} \big[X^2(t) \big] \\ &= \mathrm{var} \big[X(t) \big] + \mu_X^2 \\ &= \mathrm{cov} \big[X(t), X(t) \big] + \mu_X^2 \\ &= C_X(0) + \mu_X^2. \end{split}$$

Demonstração: (fórmula no domínio da frequência)

Do teorema de Wiener-Khinchin e da definição da transformada inversa,

$$C_X(\tau) + \mu_X^2 = \mathcal{F}^{-1}\{S_X(f)\} = \int_{-\infty}^{\infty} S_X(f) e^{j2\pi f \tau} df.$$

Substituindo τ = 0, deduz-se que

$$C_X(0) + \mu_X^2 = \int_{-\infty}^{\infty} S_X(f) df.$$

O resultado segue da fórmula no domínio do tempo.



Exemplo

Considere o PE dado por

$$X(t) = a\cos(2\pi f_0 t - \Theta) + b,$$

em que a, b e f_0 são constantes e $\Theta \sim \mathrm{Uniform}(-\pi,\pi)$.

Exemplo

Considere o PE dado por

$$X(t) = \alpha \cos(2\pi f_0 t - \Theta) + b,$$

em que a, b e f_0 são constantes e $\Theta \sim \mathrm{Uniform}(-\pi,\pi)$.

Já foi visto:

- Média: $\mu_X = b$
- Função autocovariância: $C_X(\tau) = \frac{1}{2}\alpha^2\cos(2\pi f_0\tau)$

Assim, a densidade espectral de potência é

$$S_X(f)$$

Assim, a densidade espectral de potência é

$$S_X(f) = \mathcal{F}\left\{C_X(\tau) + \mu_X^2\right\}$$

Assim, a densidade espectral de potência é

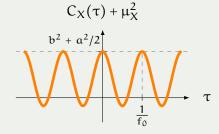
$$S_X(f) = \mathcal{F}\left\{C_X(\tau) + \mu_X^2\right\}$$
$$= \mathcal{F}\left\{\frac{1}{2}\alpha^2\cos(2\pi f_0\tau) + b^2\right\}$$

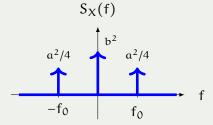
Assim, a densidade espectral de potência é

$$\begin{split} S_X(f) &= \mathcal{F} \Big\{ C_X(\tau) + \mu_X^2 \Big\} \\ &= \mathcal{F} \Big\{ \frac{1}{2} \alpha^2 \cos(2\pi f_0 \tau) + b^2 \Big\} \\ &= \frac{1}{4} \alpha^2 \delta(f + f_0) + \frac{1}{4} \alpha^2 \delta(f - f_0) + b^2 \delta(f). \end{split}$$

Assim, a densidade espectral de potência é

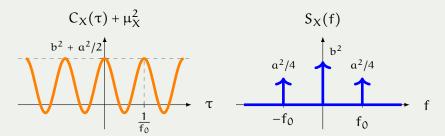
$$\begin{split} S_X(f) &= \mathcal{F}\Big\{C_X(\tau) + \mu_X^2\Big\} \\ &= \mathcal{F}\Big\{\frac{1}{2}\alpha^2\cos(2\pi f_0\tau) + b^2\Big\} \\ &= \frac{1}{4}\alpha^2\delta(f+f_0) + \frac{1}{4}\alpha^2\delta(f-f_0) + b^2\delta(f). \end{split}$$





Assim, a densidade espectral de potência é

$$\begin{split} S_X(f) &= \mathcal{F}\Big\{C_X(\tau) + \mu_X^2\Big\} \\ &= \mathcal{F}\Big\{\frac{1}{2}\alpha^2\cos(2\pi f_0\tau) + b^2\Big\} \\ &= \frac{1}{4}\alpha^2\delta(f+f_0) + \frac{1}{4}\alpha^2\delta(f-f_0) + b^2\delta(f). \end{split}$$

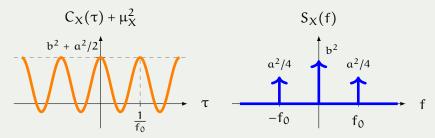


E a potência média é



Assim, a densidade espectral de potência é

$$\begin{split} S_X(f) &= \mathcal{F}\Big\{C_X(\tau) + \mu_X^2\Big\} \\ &= \mathcal{F}\Big\{\frac{1}{2}\alpha^2\cos(2\pi f_0\tau) + b^2\Big\} \\ &= \frac{1}{4}\alpha^2\delta(f+f_0) + \frac{1}{4}\alpha^2\delta(f-f_0) + b^2\delta(f). \end{split}$$



E a potência média é $P_X = \frac{1}{2}a^2 + b^2$.

Definição

Um processo ESA é dito ser **ruído branco** se sua densidade espectral de potência é constante.

Definição

Um processo ESA é dito ser **ruído branco** se sua densidade espectral de potência é constante.

O nome se dá em (uma vaga) analogia com a luz branca, que é composta de múltiplas as cores (frequências no espectro).

Definição

Um processo ESA é dito ser **ruído branco** se sua densidade espectral de potência é constante.

- O nome se dá em (uma vaga) analogia com a luz branca, que é composta de múltiplas as cores (frequências no espectro).
- O ruído branco é apenas um modelo matemático que não existe na natureza.

Definição

Um processo ESA é dito ser **ruído branco** se sua densidade espectral de potência é constante.

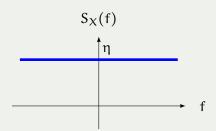
- O nome se dá em (uma vaga) analogia com a luz branca, que é composta de múltiplas as cores (frequências no espectro).
- O ruído branco é apenas um modelo matemático que não existe na natureza.
- É empregado quando o ruído é suficientemente plano na banda de interesse.

Exemplo

Seja X(t) ruído branco de média \emptyset e densidade espectral de potência η .

Exemplo

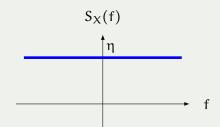
Seja X(t) ruído branco de média \emptyset e densidade espectral de potência η .



Exemplo

Seja X(t) ruído branco de média \emptyset e densidade espectral de potência η .

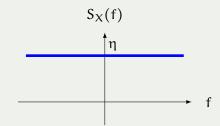
A função autocovariância é $C_X(\tau)$ =



Exemplo

Seja X(t) ruído branco de média \emptyset e densidade espectral de potência η .

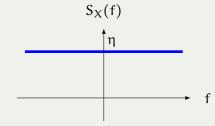
A função autocovariância é
$$C_X(\tau) = \mathcal{F}^{-1} \big\{ S_X(f) \big\} =$$



Exemplo

Seja X(t) ruído branco de média \emptyset e densidade espectral de potência η .

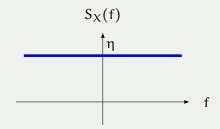
A função autocovariância é
$$C_X(\tau)$$
 = $\mathcal{F}^{-1}\big\{S_X(f)\big\}$ = $\mathcal{F}^{-1}\big\{\eta\big\}$ =



Exemplo

Seja X(t) ruído branco de média \emptyset e densidade espectral de potência η .

A função autocovariância é $C_X(\tau) = \mathcal{F}^{-1}\big\{S_X(f)\big\} = \mathcal{F}^{-1}\big\{\eta\big\} = \eta\delta(\tau).$



Exemplo

Seja X(t) ruído branco de média \emptyset e densidade espectral de potência η .

A função autocovariância é $C_X(\tau) = \mathcal{F}^{-1}\big\{S_X(f)\big\} = \mathcal{F}^{-1}\big\{\eta\big\} = \eta\delta(\tau).$



Exemplo

Seja X(t) ruído branco de média \emptyset e densidade espectral de potência η .

A função autocovariância é $C_X(\tau) = \mathcal{F}^{-1}\big\{S_X(f)\big\} = \mathcal{F}^{-1}\big\{\eta\big\} = \eta\delta(\tau).$

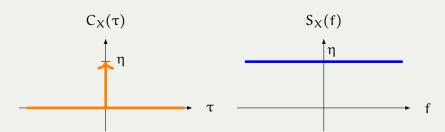


A potência média do ruído branco é

Exemplo

Seja X(t) ruído branco de média \emptyset e densidade espectral de potência η .

A função autocovariância é $C_X(\tau) = \mathcal{F}^{-1}\big\{S_X(f)\big\} = \mathcal{F}^{-1}\big\{\eta\big\} = \eta\delta(\tau).$



A potência média do ruído branco é $P_X = \infty$.

Exemplo

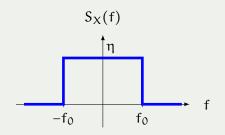
Seja X(t) um processo ESA de média 0 e densidade espectral de potência

$$S_X(f) = \begin{cases} \eta, & |f| \le f_0, \\ 0, & \text{c.c.} \end{cases}$$

Exemplo

Seja X(t) um processo ESA de média 0 e densidade espectral de potência

$$S_X(f) = \begin{cases} \eta, & |f| \le f_0, \\ 0, & \text{c.c.} \end{cases}$$

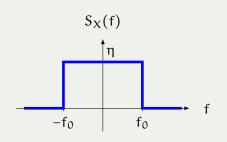


$$S_X(f) =$$

Exemplo

Seja X(t) um processo ESA de média 0 e densidade espectral de potência

$$S_X(f) = \begin{cases} \eta, & |f| \le f_0, \\ 0, & \text{c.c.} \end{cases}$$



$$S_X(f) = \eta \operatorname{rect}\left(\frac{f}{2f_0}\right)$$

A função autocovariância é

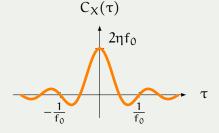
 $C_X(\tau)$

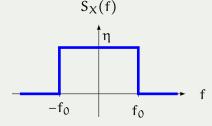
$$C_X(\tau) = \mathcal{F}^{-1}\big\{S_X(f)\big\}$$

$$C_X(\tau) = \mathcal{F}^{-1}\left\{S_X(f)\right\} = \mathcal{F}^{-1}\left\{\eta \operatorname{rect}\left(\frac{f}{2f_0}\right)\right\}$$

$$C_X(\tau) = \mathcal{F}^{-1}\left\{S_X(f)\right\} = \mathcal{F}^{-1}\left\{\eta \operatorname{rect}\left(\frac{f}{2f_0}\right)\right\} = 2\eta f_0 \operatorname{sinc}\left(2f_0\tau\right).$$

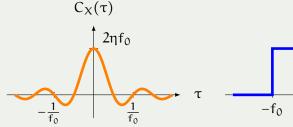
$$C_X(\tau) \ = \ \mathcal{F}^{-1} \left\{ S_X(f) \right\} \ = \ \mathcal{F}^{-1} \left\{ \eta \operatorname{rect} \left(\frac{f}{2 f_0} \right) \right\} \ = \ 2 \eta f_0 \operatorname{sinc} \left(2 f_0 \tau \right).$$

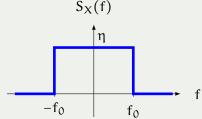




A função autocovariância é

$$C_X(\tau) \ = \ \mathcal{F}^{-1} \left\{ S_X(f) \right\} \ = \ \mathcal{F}^{-1} \left\{ \eta \operatorname{rect} \left(\frac{f}{2 f_0} \right) \right\} \ = \ 2 \eta f_0 \operatorname{sinc} \left(2 f_0 \tau \right).$$

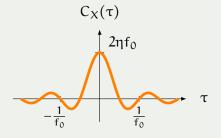


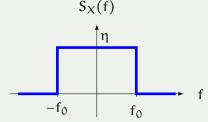


A potência média é

A função autocovariância é

$$C_X(\tau) \ = \ \mathcal{F}^{-1}\left\{S_X(f)\right\} \ = \ \mathcal{F}^{-1}\left\{\eta\,\mathrm{rect}\left(\frac{f}{2f_0}\right)\right\} \ = \ 2\eta f_0\,\mathrm{sinc}\left(2f_0\tau\right).$$





A potência média é $P_X = 2\eta f_0$.

Sistemas LTI vs processos ESA

Revisão: Sistemas LTI

Definição

Um sistema \mathcal{H} é dito ser **linear e invariante no tempo** (LTI) se as seguintes propriedades são válidas:

1 Linearidade:

$$\begin{array}{c} x_1(t) \xrightarrow{\mathcal{H}} y_1(t) \\ x_2(t) \xrightarrow{\mathcal{H}} y_2(t) \end{array} \implies ax_1(t) + bx_2(t) \xrightarrow{\mathcal{H}} ay_1(t) + by_2(t)$$

2 Invariância no tempo:

$$x(t) \xrightarrow{\mathcal{H}} y(t) \implies x(t-t_0) \xrightarrow{\mathcal{H}} y(t-t_0)$$

Revisão: Sistemas LTI

Teorema

Se um sistema LTI tem em sua entrada um sinal $\chi(t)$, então sua saída será dada por

$$y(t) = h(t) * x(t),$$

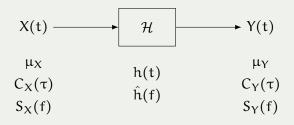
em que h(t) é a **resposta ao impulso** do sistema. Equivalentemente, no domínio da frequência:

$$\hat{y}(f) = \hat{h}(f) \hat{x}(f),$$

em que $\hat{h}(f) = \mathcal{F}\{h(t)\}$ é a **resposta em frequência** do sistema.

Resposta de sistemas LTI a processos ESA

Considere a seguinte situação, em que um sistema linear e invariante no tempo $\mathcal H$ tem em sua entrada um processo estocástico X(t) estacionário no sentido amplo.



Resposta de sistemas LTI a processos ESA

Teorema

O processo estocástico Y(t) na saída do sistema também é ESA, com

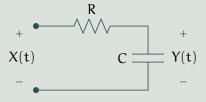
$$\mu_Y = \hat{h}(0) \mu_X,$$

$$S_Y(f) = |\hat{h}(f)|^2 S_X(f).$$

Exemplo: Circuito RC

Exemplo

Seja X(t) ruído branco de média 0 e densidade espectral de potência η . Determine a média, a densidade espectral de potência, a função autocovariância e a potência média do sinal Y(t) do circuito abaixo.



Exemplo: Circuito RC

Solução. Parâmetros do processo de entrada:

$$\mu_X = 0,$$
 $S_X(f) = \eta,$ $C_X(\tau) = \eta \delta(\tau),$ $P_X = \infty.$

Exemplo: Circuito RC

Solução. Parâmetros do processo de entrada:

$$\mu_X=0, \qquad S_X(f)=\eta, \qquad C_X(\tau)=\eta\delta(\tau), \qquad P_X=\infty.$$

Resposta em frequência do sistema:

$$\hat{h}(f) = \frac{\hat{y}(f)}{\hat{x}(f)} = \frac{\frac{1}{j2\pi fC}}{\frac{1}{j2\pi fC} + R} = \frac{1}{1 + j2\pi RCf}.$$

Exemplo: Circuito RC

Solução. Parâmetros do processo de entrada:

$$\mu_X=0, \qquad S_X(f)=\eta, \qquad C_X(\tau)=\eta\delta(\tau), \qquad P_X=\infty.$$

Resposta em frequência do sistema:

$$\hat{h}(f) = \frac{\hat{y}(f)}{\hat{x}(f)} = \frac{\frac{1}{j2\pi fC}}{\frac{1}{j2\pi fC} + R} = \frac{1}{1 + j2\pi RCf}.$$

Portanto:

$$\hat{h}(0) = 1,$$

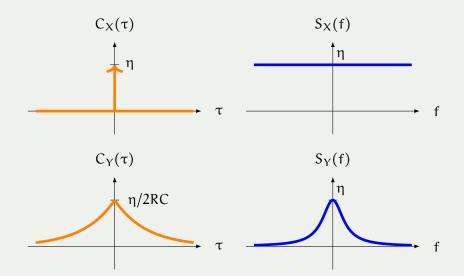
$$|\hat{h}(f)|^2 = \frac{1}{1 + (2\pi RCf)^2}.$$

Exemplo: Circuito RC

Parâmetros do processo de saída:

$$\begin{split} \mu_Y &= \left. \hat{h}(0) \, \mu_X \, = \, 0, \\ S_Y(f) &= \left. \left| \hat{h}(f) \right|^2 S_X(f) \, = \, \frac{\eta}{1 + (2\pi RCf)^2}, \\ C_Y(\tau) &= \, \mathcal{F}^{-1} \left\{ S_Y(f) \right\} \, = \, \mathcal{F}^{-1} \left\{ \frac{\eta}{1 + (2\pi fRC)^2} \right\} \, = \, \frac{\eta}{2RC} \mathrm{e}^{-\frac{|\tau|}{RC}}, \\ P_Y &= \, C_Y(0) \, + \, \mu_Y^2 \, = \, \frac{\eta}{2RC}. \end{split}$$

Exemplo: Circuito RC

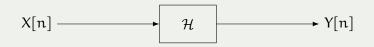


Exemplo

Seja $X[n] \stackrel{\text{iid}}{\sim} N(0,1)$ uma sequência aleatória. Defina

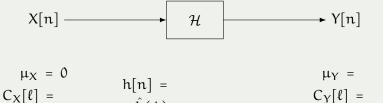
$$Y[n] = X[n] + X[n-1].$$

Determine a função média e a função autocovariância de Y[n].

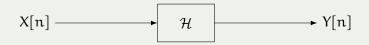


 $S_X(\phi) =$

Solução. Podemos interpretar o problema como segue:



 $S_{Y}(\phi) =$



$$\mu_{X} = 0$$

$$C_{X}[\ell] = \delta[\ell]$$

$$\delta_{X}(\varphi) = h[n] = 0$$

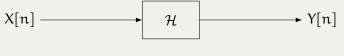
$$h[n] = 0$$

$$h[\eta] = 0$$

$$h[\eta] = 0$$

$$C_{Y}[\ell] = 0$$

$$S_{Y}(\varphi) = 0$$



$$\mu_{X} = 0$$

$$C_{X}[\ell] = \delta[\ell]$$

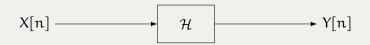
$$S_{X}(\varphi) = 1$$

$$h[n] =$$

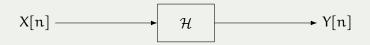
$$h[\varphi] =$$

$$C_{Y}[\ell] =$$

$$S_{Y}(\varphi) =$$



$$\begin{array}{lll} \mu_X &=& 0 \\ C_X[\ell] &=& \delta[\ell] \\ S_X(\varphi) &=& 1 \end{array} \qquad \begin{array}{lll} h[n] &=& \delta[n] + \delta[n-1] \\ &\hat{h}(\varphi) &=& \\ S_Y(\varphi) &=& \end{array} \qquad \begin{array}{lll} \mu_Y &=& \\ C_Y[\ell] &=& \\ S_Y(\varphi) &=& \end{array}$$



$$\begin{array}{lll} \mu_X &=& 0 \\ C_X[\ell] &=& \delta[\ell] \\ S_X(\varphi) &=& 1 \end{array} \qquad \begin{array}{lll} h[n] &=& \delta[n] + \delta[n-1] \\ \hat{h}(\varphi) &=& 1 + \mathrm{e}^{-\mathrm{j} 2\pi \varphi} \end{array} \qquad \begin{array}{lll} \mu_Y &=& \\ C_Y[\ell] &=& \\ S_Y(\varphi) &=& \end{array}$$



$$\begin{array}{lll} \mu_X &=& 0 \\ C_X[\ell] &=& \delta[\ell] \\ S_X(\varphi) &=& 1 \end{array} \qquad \begin{array}{lll} h[n] &=& \delta[n] + \delta[n-1] \\ \hat{h}(\varphi) &=& 1 + \mathrm{e}^{-\mathrm{j}2\pi\varphi} \end{array} \qquad \begin{array}{lll} \mu_Y &=& ? \\ C_Y[\ell] &=& ? \\ S_Y(\varphi) &=& ? \end{array}$$

$$\hat{h}(0) = 1 + e^{-j2\pi \cdot 0} = 2.$$

$$\hat{h}(0) = 1 + e^{-j2\pi \cdot 0} = 2.$$

$$\left|\hat{h}(\varphi)\right|^2 = \left|1 + e^{-j2\pi\varphi}\right|^2$$

$$\begin{split} \hat{h}(0) &= 1 + e^{-j2\pi \cdot 0} = 2. \\ \left| \hat{h}(\phi) \right|^2 &= \left| 1 + e^{-j2\pi \phi} \right|^2 \\ &= \left| \underbrace{1 + \cos(2\pi \phi)}_{\mathrm{Re}} - j\underbrace{\sin(2\pi \phi)}_{\mathrm{Im}} \right|^2 \end{split}$$

$$\hat{h}(0) = 1 + e^{-j2\pi \cdot 0} = 2.$$

$$|\hat{h}(\phi)|^2 = |1 + e^{-j2\pi\phi}|^2$$

$$= |\underbrace{1 + \cos(2\pi\phi)}_{\text{Re}} - j\underbrace{\sin(2\pi\phi)}_{\text{Im}}|^2$$

$$= [1 + \cos(2\pi\phi)]^2 + \sin^2(2\pi\phi)$$

$$= 1 + 2\cos(2\pi\phi) + \underbrace{\cos^2(2\pi\phi) + \sin^2(2\pi\phi)}_{1}$$

$$\hat{h}(0) = 1 + e^{-j2\pi \cdot 0} = 2.$$

$$|\hat{h}(\phi)|^2 = |1 + e^{-j2\pi\phi}|^2$$

$$= |1 + \cos(2\pi\phi) - j\sin(2\pi\phi)|^2$$

$$= [1 + \cos(2\pi\phi)]^2 + \sin^2(2\pi\phi)$$

$$= 1 + 2\cos(2\pi\phi) + \cos^2(2\pi\phi) + \sin^2(2\pi\phi)$$

$$= 2 + 2\cos(2\pi\phi).$$

Portanto, a média de Y[n] é

$$\mu_Y = \hat{h}(0) \underbrace{\mu_X}_{0} = 0,$$

Portanto, a **média** de Y[n] é

$$\mu_{Y} = \hat{h}(0) \underbrace{\mu_{X}}_{0} = 0,$$

a densidade espectral de potência de Y[n] é

$$S_Y(\phi) = |\hat{h}(\phi)|^2 \underbrace{S_X(\phi)}_{1} = 2 + 2\cos(2\pi\phi),$$

Portanto, a **média** de Y[n] é

$$\mu_{Y} = \hat{h}(0) \underbrace{\mu_{X}}_{0} = 0,$$

a densidade espectral de potência de Y[n] é

$$S_Y(\phi) = |\hat{h}(\phi)|^2 \underbrace{S_X(\phi)}_{1} = 2 + 2\cos(2\pi\phi),$$

e a função autocovariância de Y[n] é

$$\begin{split} C_Y[\ell] &= \mathcal{F}^{-1}\big\{S_Y(\varphi)\big\} \\ &= \mathcal{F}^{-1}\big\{2\} + \mathcal{F}^{-1}\big\{2\cos(2\pi\varphi)\big\} \\ &= 2\delta[\ell] + \delta[\ell-1] + \delta[\ell+1]. \end{split}$$



Referências

Referências



JOSÉ PAULO DE ALMEIDA ALBUQUERQUE, JOSÉ MAURO PEDRO FORTES, AND WEILER ALVES FINAMORE.

PROBABILIDADE, VARIÁVEIS ALEATÓRIAS E PROCESSOS ESTOCÁSTICOS. Editora Interciência, 2008.



ROY D. YATES AND DAVID J. GOODMAN.

PROBABILITY AND STOCHASTIC PROCESSES.

Wiley, 3rd edition, 2014.