Universidade Federal de Campina Grande

Programa de Pós-Graduação em Engenharia Elétrica

Estimação e Identificação de Sistemas - 21.2

Professores: Antonio Marcus Nogueira Lima, Dr.

Saulo Oliveira Dornellas Luiz, Dr.

Aluno: Arthur Dimitri Brito Oliveira

Relatório de Atividade 2 - Modelos Estocásticos

O objetivo deste relatório é caracterizar um modelo linear e invariante no tempo quando adiciona-se uma perturbação desconhecida.

Sumário

- Fundamentação Teórica
- Periodogramas
- Espectro do sinal
- Espectro cruzado
- Item 1
- Item 2
- Item 3
- Referências

Fundamentação Teórica

Uma característica comum a sinais de perturbação é que eles não podem ser preditos de forma precisa. No entanto, é possível realizar predições quanto ao valor esperado do seu comportamento futuro. Sendo assim, introduzir elementos estocásticos à descrição do sinal é algo comum. Sendo assim, considerando um sinal uniformemente amostrado, tem-se a forma:

$$w(t) + d_1 w(t-t) + \dots + d_n w(t-nT) = c_0 e(t) + c - 1 e(t-T) + \dots + c_n e(t-nT)$$
 (1)

Sendo e(t) e e(s) independentes se $t \neq s$. A distribuição de probabilidade de e(t) tem um grande impacto na forma do sinal w(t). Normalmente, e(t) é uma variável independente, com distribuição normal $e(t) \in N(0, \lambda)$. w(t) é um sinal contaminado.

Periodogramas

Um periodograma define os conteúdos de frequência de um sinal dentro de um intervalo de tempo finito. Dado um conjunto de entradas u(t), t = 1, 2, ..., N, $U_N(\omega)$ é dado pela aplicação da DFT ao sinal de entrada:

$$U_N(\omega) = \frac{1}{\sqrt{N}} \sum_{t=1}^{N} u(t) e^{-i\omega t}$$
 (2)

Por meio da relação de Parseval, pode-se afirmar que a energia do sinal pode ser decomposta em contribuições de diferentes frequências.

$$\sum_{k=1}^{N} |U_N(2\pi k/N)|^2 = \sum_{t=1}^{N} u^2(t)$$
 (2.1)

Costumeiramente, considera-se $U_N(\omega)$ para $-\pi \le \omega \le \pi$, de modo que a Eq. 2 torna-se:

$$u(t) = \frac{1}{\sqrt{N}} \sum_{k=-N/2-1}^{N/2} U_N(2\pi k/N) e^{i2\pi kt/N}$$
 (3)

Na Eq. 3, o sinal u(t) é uma combinação linear de $e^{i\omega t}$ para diferentes frequências. O termo $U_N(2\pi k/N)$ determina o peso que cada frequência ω impõe na decomposição do sinal de entrada.

Espectro do Sinal

O conteúdo de frequência de um determinado sinal é determinado pelo que se chama de espectro. A notação utilizada aqui é $\Phi_w(\omega)$. Os periodogramas, como mencionado anteriormente, definem os conteúdos de frequência de um sinal. Essa informação, no entanto, muitas vezes é inacessível devido ao comportamento errático do periodograma como uma função de ω . Busca-se, então, uma definição dentro de um intervalo $t \in [1, \infty)$. Sendo s(t) um sinal quasi-estacionário (média finita e limitada), pode-se calcular a covariância e a covariância cruzada deste sinal:

$$R_s(\tau) = \overline{E}s(t)s(t-\tau)$$

$$R_{sw}(\tau) = \overline{E}s(t)w(t-\tau)$$

No caso de sinais quasi-estacionários, o espectro é definido a partir da função de covariância ao aplicar-se a transformada de Fourier:

$$\Phi_s(\omega) = \sum_{t=-\infty}^{\infty} R_s(\tau) e^{-i\tau\omega}$$
 (4)

Quando trata-se de dois sinais aleatórios e deseja-se estabelecer a dependência entre eles, a correlação cruzada entre o sinal de entrada e o sinal é utilizada:

$$\Phi_{s\omega}(\omega) = \sum_{t=-\infty}^{\infty} R_{s\omega}(\tau) e^{-i\tau\omega}$$
 (5)

O termo mais preciso seria *densidade espectral*, já que este expressa a potência do sinal entre duas frequências ω_1 e ω_2 . Assim:

$$\int_{\omega_1}^{\omega_2} \Phi_{\scriptscriptstyle W}(\omega) d\omega$$

Supondo um sinal v(t), sua covariância pode ser expressa por:

$$R_{v}(\tau) = \lambda \sum_{\tau = -\infty}^{\infty} h(k)h(k - \tau)$$

Nesse caso, o espectro de v(t) é dado por:

$$\Phi_{v}(\omega) = \lambda \sum_{k=-\infty}^{\infty} \sum_{k=\tau}^{\infty} h(k)h(k-\tau)e^{-j\omega k}e^{-j(k-\tau)\omega}$$

$$\Phi_{\nu}(\omega) = \lambda |H(e^{j\omega})|^2$$

Há diversas variações na definição do que é espectro, a depender da natureza do sinal (discreto, contínuo, determinístico, etc).

Espectro Cruzado

Considerando dois sinais u(t) e y(t), é interessante observar como eles variam em conjunto. Analogamente ao espectro, o espectro cruzado entre u e y é expresso por:

$$\Phi_{vu}(\omega)$$

Assim, o espectro cruzado é dado pelo produto entre a transformada de Fourier de y e o conjugado da transformada de Fourier de u. Diz-se que dois sinais não são correlacionados se $\Phi_{vu}(\omega) = 0$.

Item 1 - Reproduzir os resultados exibidos nas Fig. 2.7 e 2.8

Sendo o processo v(t) expresso por:

$$v(t) = 1.5v(t-1) - 0.7v(t-2) + e(t) + 0.5e(t-1)$$
 (6)

e(t) é definido como um ruído branco gaussiano de média nula e variância unitária. Expressando a Eq. 6 em termos do operador *back-shift* q, tem-se:

$$v = 1.5va - 0.7va^2 + e + 0.5ea$$

$$v(1 - 1.5q + 0.7q^2) = e(1 + 0.5q)$$

$$H(q) = \frac{v(q)}{e(q)} = \frac{1 + 0.5q}{0.7q^2 - 1.5q + 1} \tag{7}$$

Definiu-se o sinal no software MATLAB e obteve-se o periodograma exibido na Figura 1.

item_1_periodogram_plot

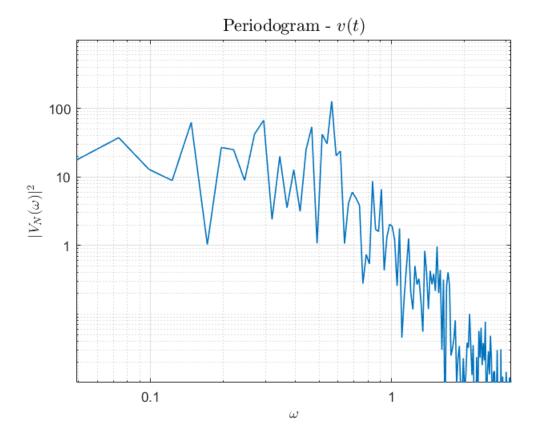


Figura 1: Periodograma da realização v(t).

A implementação ilustrada na Figura 1 se dá por meio da Eq. 2.1. Trata-se de uma aproximação errática do espectro do sinal v(t). Utilizando a função de transferência de pulso encontrada na Eq. 7, é possível determinar uma versão suavizada das componentes de frequência exibidas no periodograma anterior. Isto é, deve-se calcular a densidade espectral por meio de:

$$\Phi_{\nu}(w) = \lambda |H(e^{i\omega})|^2$$

O resultado pode ser visualizado na Figura 2.

item_1_spectrum_plot

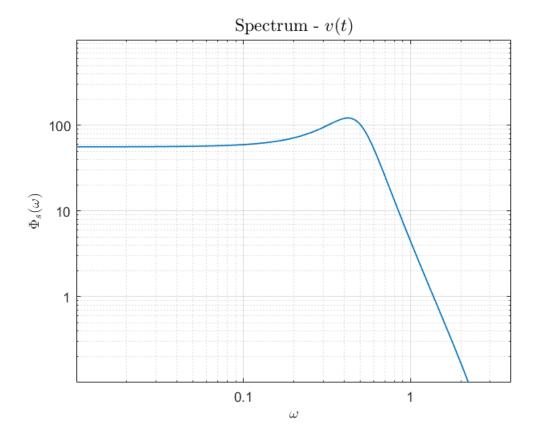


Figura 2: Densidade espectral da realização v(t).

Item 2

Considere os quatro modelos descritos na Figura 3.

$$w(t) + d_1w(t-T) + \cdots + d_nw(t-nT)$$

$$= c_0e(t) + c_1e(t-T) + \cdots + c_ne(t-nT), \text{ with mean value 0 and variance } \lambda)$$

$$e(t) \text{ and } e(s) \text{ independent if } t \neq s$$

$$\begin{cases} e(t) = 0 & \text{with probability } 1 - \mu \\ e(t) \in N(0, \lambda/\mu) & \text{with probability } \mu \end{cases}$$

(a)
$$n = 1$$
, $d_1 = -0.9$, $c_0 = 1$, $c_1 = 0$

(b)
$$n = 1$$
, $d_1 = 0.9$, $c_0 = 1$, $c_1 = 0$

(c)
$$n = 2$$
, $d_1 = -0.5$, $d_2 = 0.7$, $c_0 = 1$, $c_1 = 0.5$, $c_2 = 0$

(d) same system as in case (c), but
$$e(t)$$
 not normally distributed, instead with the distribution $P(e(t) = 0) = 0.98$, $P(e(t) = \sqrt{50}) = 0.01$, and $P(e(t) = -\sqrt{50}) = 0.01$ (thus still independent with average 0 and variance 1)

Figura 3: Modelos estocásticos utilizados.

Utilizando o software de simulação MATLAB, obteve-se as curvas associadas a cada um dos modelos. Os resultados podem ser observados na Figura 4. Na coluna à esquerda, encontram-se as quatro realizações de w(t). À direita, as covariâncias de cada uma delas.

item_2

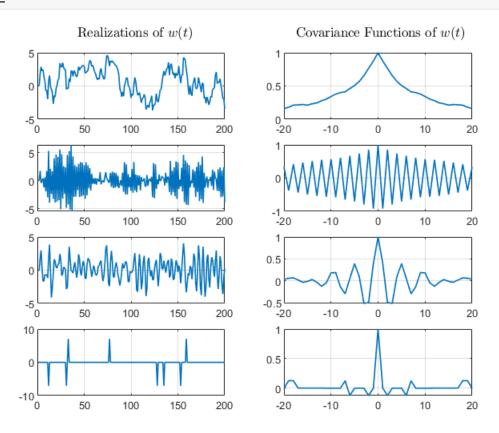


Figura 4: Realizações de w(t) e suas covariâncias $R_w(\tau)$

Item 3

Sendo o processo ARMA expresso na Eq. 8:

$$y(t) = -a_1 y(t-1) - a_2 y(t-2) + e(t) + c_1 e(t-1) + c_2 e(t-2)$$
(8)

Utilizando a forma $y(t) = y_t$ e $e(t) = e_t$, a covariância $R_y(\tau)$, $\tau = 0, 1, 2$ pode ser obtida ao multiplicar a expressão acima por y(t), y(t-1) e y(t-2) e tomar a esperança matemática. Então:

$$y(t)y(t) = -a_1y(t-1)y(t) - a_2y(t-2)y(t) + e(t)y(t) + c_1e(t-1)y(t) + c_2e(t-2)y(t)$$

$$R_y(0) = E(y_ty_t) = -a_1E(y_{t-1}y_t) - a_2E(y_{t-2}y_t) + E(e_ty_t) + c_1E(e_{t-1}y_t) + c_2E(e_{t-2}y_t)$$

$$R_y(1) = E(y_ty_{t-1}) = -a_1E(y_{t-1}y_{t-1}) - a_2E(y_{t-2}y_{t-1}) + E(e_ty_{t-1}) + c_1E(e_{t-1}y_{t-1}) + c_2E(e_{t-2}y_{t-1})$$

$$R_y(2) = E(y_ty_{t-2}) = -a_1E(y_{t-1}y_{t-2}) - a_2E(y_{t-2}y_{t-2}) + E(e_ty_{t-2}) + c_1E(e_{t-1}y_{t-2}) + c_2E(e_{t-2}y_{t-2})$$

No caso da correlação cruzada $R_{ve}(\tau)$, ao multiplicar a Eq. 3 por e(t), e(t-1), e(t-2), obtém-se:

$$y(t)e(t) = -a_1y(t-1)e(t) - a_2y(t-2)e(t) + e(t)e(t) + c_1e(t-1)e(t) + c_2e(t-2)e(t)$$

$$R_{ye}(0) = E(y_te_t) = -a_1E(y_{t-1}e_t) - a_2E(y_{t-2}e_t) + E(e_te_t) + c_1E(e_{t-1}e_t) + c_2E(e_{t-2}e_t)$$

$$R_{ye}(1) = E(y_te_{t-1}) = -a_1E(y_{t-1}e_{t-1}) - a_2E(y_{t-2}e_{t-1}) + E(e_te_{t-1}) + c_1E(e_{t-1}e_{t-1}) + c_2E(e_{t-2}e_{t-1})$$

$$R_{ye}(2) = E(y_te_{t-2}) = -a_1E(y_{t-1}e_{t-2}) - a_2E(y_{t-2}e_{t-2}) + E(e_te_{t-2}) + c_1E(e_{t-1}e_{t-2}) + c_2E(e_{t-2}e_{t-2})$$

Sabendo que e(t) é um ruído gaussiano, os termos do tipo $E(e_ie_k)=0$, para quaisquer $i\neq k$. Além disso, $E(e_ie_k)=\lambda$, sempre que i=k, já que trata-se de um sinal wgn. Por fim, $E(e_iy_k)=0$ para quaisquer i>k. Assim,

$$R_{ve}(0) = E(y_t e_t) = -a_1 E(y_{t-1} e_t) - a_2 E(y_{t-2} e_t) + E(e_t e_t) + c_1 E(e_{t-1} e_t) + c_2 E(e_{t-2} e_t) = E(e_t e_t)$$

Utilizando o resultado anterior, e sabendo que $E(e_{t-1}e_{t-1}) = E(e_te_t)$

$$\begin{split} R_{ye}(1) &= E(y_t e_{t-1}) = -a_1 E(y_{t-1} e_{t-1}) - a_2 E(y_{t-2} e_{t-1}) + E(e_t e_{t-1}) + c_1 E(e_{t-1} e_{t-1}) + c_2 E(e_{t-2} e_{t-1}) \\ R_{ye}(1) &= -a_1 E(y_{t-1} e_{t-1}) + c_1 E(e_{t-1} e_{t-1}) = -a_1 R_{ye}(0) + c_1 E(e_t e_t) \\ R_{ye}(2) &= E(y_t e_{t-2}) = -a_1 E(y_{t-1} e_{t-2}) - a_2 E(y_{t-2} e_{t-2}) + E(e_t e_{t-2}) + c_1 E(e_{t-1} e_{t-2}) + c_2 E(e_{t-2} e_{t-2}) \\ R_{ye}(2) &= -a_1 E(y_{t-1} e_{t-2}) - a_2 E(t_{t-2} e_{t-2}) + c_2 E(e_{t-2} e_{t-2}) = -a_1 R_{ye}(1) - a_2 R_{ye}(0) + c_2 E(e_t e_t) \end{split}$$

No caso das covariâncias $R_{\nu}(\tau)$:

$$\begin{split} R_y(0) &= E(y_t y_t) = -a_1 E(y_{t-1} y_t) - a_2 E(y_{t-2} y_t) + E(e_t y_t) + c_1 E(e_{t-1} y_t) + c_2 E(e_{t-2} y_t) \\ R_y(0) &= -a_1 R_y(1) - a_2 R_y(2) + R_{ey}(0) + c_1 R_{ye}(1) + c_2 R_{ye}(2) \\ R_y(1) &= E(y_t y_{t-1}) = -a_1 E(y_{t-1} y_{t-1}) - a_2 E(y_{t-2} y_{t-1}) + E(e_t y_{t-1}) + c_1 E(e_{t-1} y_{t-1}) + c_2 E(e_{t-2} y_{t-1}) \\ R_y(1) &= -a_1 R_y(0) - a_2 R_y(1) + c_1 R_{ye}(0) + c_2 R_{ye}(1) \\ R_y(2) &= E(y_t y_{t-2}) - a_2 E(y_{t-2} y_{t-2}) + E(e_t y_{t-2}) + c_1 E(e_{t-1} y_{t-2}) + c_2 E(e_{t-2} y_{t-2}) \\ R_y(2) &= -a_1 R_y(1) - a_2 R_y(0) + c_2 R_{ye}(0) \end{split}$$

Para as covariâncias cruzadas:

$$R_{ye}(0) = E(y_t e_t) = \lambda$$

$$R_{ye}(1) = -a_1 R_{ye}(0) + c_1 E(e_t e_t) = \lambda [-a_1 + c_1]$$

$$R_{ye}(2) = -a_1 R_{ye}(1) - a_2 R_{ye}(0) + c_2 E(e_t e_t) = -a_1 \lambda [-a_1 + c_1] - a_2 \lambda + c_2 \lambda = \lambda [a_1^2 - a_1 c_1 - a_2 + c_2]$$

Para as covariâncias $R_{\nu}(\tau)$:

$$R_{y}(0) = -a_{1}R_{y}(1) - a_{2}R_{y}(2) + R_{ey}(0) + c_{1}R_{ye}(1) + c_{2}R_{ye}(2)$$

$$R_{y}(0) = -a_{1}R_{y}(1) - a_{2}R_{y}(2) + \lambda + c_{1}\lambda[-a_{1} + c_{1}] + c_{2}\lambda[a_{1}^{2} - a_{1}c_{1} - a_{2} + c_{2}]$$

$$\begin{split} R_y(1) &= -a_1 R_y(0) - a_2 R_y(1) + c_1 R_{ye}(0) + c_2 R_{ye}(1) = -a_1 R_y(0) - a_2 R_y(1) + \lambda [c_1 + c_2 [-a_1 + c_1]] \\ R_y(2) &= -a_1 R_y(1) - a_2 R_y(0) + c_2 R_{ye}(0) = -a_1 R_y(1) - a_2 R_y(0) + c_2 \lambda \end{split}$$

Adotando $R_y(0) = \gamma_0$, $R_y(1) = \gamma_1$ e $R_y(2) = \gamma_2$, bem como $\theta_0 = \lambda[1 + c1[-a_1 + c_1] + c_2\lambda[a_1^2 - a_1c_1 - a_2 + c_2]]$, $\theta_1 = \lambda[c_1 + c2[-a_1 + c_1]]$, $\theta_2 = c_2\lambda$, tem-se:

$$R_{y}(0) = \gamma_0 = -a_1 \gamma_1 - a_2 \gamma_2 + \theta_0$$
 (9)

$$R_{y}(1) = \gamma_{1} = -a_{1}\gamma_{0} - a_{2}\gamma_{1} + \theta_{1}$$
 (10)

$$R_y(2) = \gamma_2 = -a_1\gamma_1 - a_2\gamma_0 + \theta_2$$
 (11)

Isolando γ_1 na Eq. 10, $\gamma_1 = \frac{-a_1\gamma_0 + \theta_1}{a_2 + 1}$ e substituindo na Eq.11, tem-se:

$$R_{y}(2) = \gamma_{2} = -a_{1} \left(\frac{-a_{1}\gamma_{0} + \theta_{1}}{a_{2} + 1} \right) - a_{2}\gamma_{0} + \theta_{2} = -a_{1} \left(\frac{-a_{1}\gamma_{0} + \lambda[c_{1} + c2(-a_{1} + c_{1})]}{a_{2} + 1} \right) = \frac{a_{1}^{2}\gamma_{0} - a_{1}k_{1} - a_{2}\gamma_{0} + k_{2} - (a_{2})^{2}\gamma_{0} + a_{2}k_{2}}{(1 + a_{2})}$$

Assim, a correlação de y em $\tau = 0$:

$$\begin{split} R_{\mathbf{y}}(0) &= \gamma_0 = -a_1 \gamma_1 - a_2 \gamma_2 + \theta_0 = -a_1 \bigg(\frac{-a_1 \gamma_0 + \theta_1}{a_2 + 1} \bigg) - a_2 \bigg(\frac{a_1^2 \gamma_0 - a_1 k_1 - a_2 \gamma_0 + k_2 - = (a_2)^2 \gamma_0 + a_2 k_2}{(1 + a_2)} \bigg) + \dots \\ &+ \lambda \big[1 + c \mathbf{1} (-a_1 + c_1) + c_2 \lambda (a_1^2 - a_1 c_1 - a_2 + c_2) \big] \end{split}$$

$$\gamma_0 = \frac{(a_1)^2 \gamma_0 - a_1 k_1 - (a_1)^2 a_2 \gamma_0 + a_1 a_2 k_1 + (a_2)^2 \gamma_0 - a_2 k_2 + (a_2)^3 \gamma_0 - (a_2)^2 k_2 + k_0 + a_2 k_0}{(1 + a_2)}$$

Por fim, a variância γ_0 é expressa por:

$$\gamma_0 = \frac{(1+a_2)\left[1+(c_1)^2+(c_2)^2\right]-2a_1c_1(1+c_2)-2c_2\left[a_2-(a_1)^2+(a_2)^2\right]}{(1-a_2)(1-a_1+a_2)(1+a_1+a_2)}$$

Referências

[1] L. LJUNG. System Identification: Theory for the User Courier Corporation, 2008. ISBN 0486462781.