# Relatório de Atividade 11 - Identificação por Subespaço

#### Débora Nunes Pinto de Oliveira

Prof. Antonio Marcus, Estimação e Identificação de Sistemas 21.2

#### 09 de Novembro de 2021

Esse documento tem por objetivo descrever o método de identificação de um sistema desconhecido por meio de subespaço. Em seguida, serão discutidos quatros exemplos de ordens e sinais de excitação diferente aplicando o método em estudo.

#### **Table of Contents**

<u>Introdução</u>

Unicidade da solução

Matrizes de Hankel

Equacionamento de estimação

**Desenvolvimento** 

Exemplo 1: 1ª ordem e onda quadrática

Exemplo 2: 3ª ordem e onda quadrática

Exemplo 3: 1ª ordem e ruído branco

Exemplo 4: 2ª ordem e ruído branco

Referências bibliográficas

## Introdução

Em contraste com as atividades anteriores, esse documento analisa a estimação de um sistema desconhecido a partir da identificação de um subespaço. Nesse método, o único parâmetro fornecido pelo usuário é a ordem do sistema. Em relação aos métodos parametrizáveis tradicionais, a técnica de identificação por subespaço possuí os seguintes benefícios:

- Não é extremamente sensível a perturbações pequenas nos sinais de entrada, uma vez que não trata com matrizes mal condicionadas (como P(t) no algoritmo de mínimos quadrados);
- Não limita as dinâmicas representativas do modelo, uma vez que não requer parametrização especial para dinâmicas não controláveis, mas observáveis.

O objetivo final desse método é estimar os melhores parâmetros do sistema A, B, C e D para que o modelo estimado forneça saídas semelhantes à planta real. Para tal, considera-se conhecidas as entradas u(n) e saídas y(n) da planta estimada. A dinâmica do sistema, por sua vez, é dada por:

$$x(n+1) = Ax(n) + Bu(n)$$
$$y(n) = Cx(n) + Du(n)$$

#### Unicidade da solução

A solução encontrada para as matrizes A, B, C e D não é única. Para demonstrar esse problema, considere a multiplicação de ambos os lados da equação de x(n+1) por uma matriz inversível T:

$$\begin{bmatrix} T & 0 \\ 0 & I \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x(2) & x(3) & \dots & x(p+1) \\ y(1) & y(2) & \dots & y(p) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T & 0 \\ 0 & I \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x(1) & x(2) & \dots & x(p) \\ u(1) & u(2) & \dots & u(p) \end{bmatrix}$$

para I a matriz identidade. Pode-se reescrever a expressão acima como:

$$\begin{bmatrix} Tx(2) & Tx(3) & \dots & Tx(p+1) \\ y(1) & y(2) & \dots & y(p) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} TAT^{-1} & TB \\ CT^{-1} & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Tx(1) & Tx(2) & \dots & Tx(p) \\ u(1) & u(2) & \dots & u(p) \end{bmatrix}$$

Ou seja, para um mesmo conjunto de entradas e saídas u(t) e y(t), é possível encontrar múltiplos estados Tx(n) que representam a dinâmica planta desconhecida.

### Matrizes de Hankel

Para desenvolver a matemática envolvida no processo de estimação, é importante conhecer as matrizes de bloco de Hankel, as quais representam os sinais u(n) e y(n) como um histórico de linhas:

$$Y_{1|i} = \begin{bmatrix} y(1) & y(2) & \dots & y(j) \\ y(2) & y(3) & \dots & y(j+1) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ y(i) & y(i+1) & \dots & y(i+j+1) \end{bmatrix}$$

$$U_{1|i} = \begin{bmatrix} u(1) & u(2) & \dots & u(j) \\ u(2) & y(3) & \dots & u(j+1) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ u(i) & u(i+1) & \dots & u(i+j+1) \end{bmatrix}$$

Dessa forma, é possível reescrever a dinâmica do sistema como:

$$Y_{1|i} = \Gamma_i X_i + H_i U_{1|i}$$
 (Eq. 1)

$$X_{i+1} = A^i X_1 + \Delta_i U_{1|i}$$
 (Eq.2)

$$\begin{aligned} & \text{para } X_i = \begin{bmatrix} x(i) & x(i_1) & \dots & x(i+j-1) \end{bmatrix}, \ \Gamma_i = \begin{bmatrix} C & CA & \dots & CA^{i-1} \end{bmatrix}^T, \ \Delta_i = \begin{bmatrix} A^{i-1}B & A^{i-2}B & \dots & B \end{bmatrix} \text{ extends } \\ & D & 0 & \dots & 0 \\ & CB & D & 0 & \dots & 0 \\ & CAB & CB & D & 0 \\ & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ & CA^{i-2}B & CA^{i-3}B & \dots & CB & D \end{aligned} .$$

## Equacionamento de estimação

Inicialmente, isola-se  $X_i$  na equação (1):

$$X_i = \Gamma_i^* Y_{1|i} - \Gamma_i^* H_i U_{1|i}$$

para  $\Gamma_i^*$  a pseudo-inversa de  $\Gamma_i$ . Substituindo na equação (2):

$$X_{i+1} = A^i \Gamma_i^* Y_{1|i} - A^i \Gamma_i^* H_i U_{1|i} + \Delta_i U_{1|i} = L_i W_{1|i}$$

para  $L_i = \begin{bmatrix} \Delta_i - A^i \Gamma_i^* H_i & A^i \Gamma_i^* \end{bmatrix}$  e  $W_{1|i} = \begin{bmatrix} U_{1|i} & Y_{1|i} \end{bmatrix}^T$ . Logo, é possível computar a relação entradasaída no instante i+1 como:

$$Y_{i+1|2i} = \Gamma_i X_{i+1} + H_i U_{i+1|2i} = \Gamma_i L_i W_{1|i} + H_i U_{i+1|2i}$$

A partir da relação matricial acima, é evidente que Y pertence ao subespaço definido pelas linhas de U e do vetor linha X. Para desconsiderar a contribuição das entradas U na saída Y, é necessário projetar Y em um espaço perpendicular ao subespaço definido por U. Dessa forma:

$$Y_{i+1|2i}/U_{i+1|2i}^{\perp} = \Gamma_{i}L_{i}W_{1|i}/U_{i+1|2i}^{\perp} + H_{i}U_{i+1|2i}/U_{i+1|2i}^{\perp}$$

para  $U^{\perp}_{i+1|2i}$  o espaço perpendicular ao plano definido pelos vetores linhas de  $U_{i+1|2i}$  e  $A/B^{\perp}=A\left(I-B^T(BB^T)^*B\right)$ . Detalhes sobre a definição da operação de projeção podem ser encontrada na literatura referenciada [1]. Como  $B/B^{\perp}=0$ , é possível reescrever a relação acima como:

$$Y_{i+1|2i}/U_{i+1|2i}^{\perp} = \Gamma_i L_i W_{1|i}/U_{i+1|2i}^{\perp}$$

Isolando  $\Gamma_i L_i$ , encontra-se:

$$\Gamma_i L_i = [Y_{i+1|2i}/U_{i+1|2i}^{\perp}][W_{1|i}/U_{i+1|2i}^{\perp}]^*$$

Multiplicando ambos os lados por  $W_{1|i}$  e considerando que  $X_{i+1} = L_i W_{1|i}$ , tem-se:

$$\Gamma_i X_{i+1} = [Y_{i+1|2i}/U_{i+1|2i}^{\perp}][W_{1|i}/U_{i+1|2i}^{\perp}]^*W_{1|i}$$

Os termos na direita do equacionamento acima são conhecidos, enquanto os termos à esquerda devem ser estimados. Considerando  $O_{i+1} = [Y_{i+1|2i}/U_{i+1|2i}^{\perp}][W_{1|i}/U_{i+1|2i}^{\perp}]^*W_{1|i}$ , tem-se:

$$O_{i+1} = \begin{bmatrix} C & CA & \dots & CA^{i-1} \end{bmatrix}^T \begin{bmatrix} x(i) & x(i_1) & \dots & x(i+j-1) \end{bmatrix}$$

Observando a relação acima, é claro que cada linha de O é um subespaço dos vetores linhas de X. Em adição, a matriz O é composta por vetores linha linearmente dependentes. Logo, o posto de O é equivalente ao posto de X, o qual representa a ordem do sistema simulado j.

Os valores exatos de  $\Gamma_i$  e  $X_{i+1}$  são obtidos a partir da decomposição de valores singulares de  $O_{i+1}$ :

$$O_{i+1} = \Gamma_i X_{i+1} = PSV = PS^{1/2}TT^{-1}S^{1/2}V$$

para P e V, respectivamente, matrizes de mesma dimensão que C e X. Logo, tem-se que  $X_{i+1} = T^{-1}S^{1/2}V$  e  $\Gamma_i = PS^{1/2}T$ . Como a estimativa do vetor de estados  $\hat{X}_{i+1}$  é proporcional em relação ao vetor real  $X_{i+1}$  por uma constante T, é claro que  $\hat{X}_{i+1} = TX_{i+1} = S^{1/2}V$ .

A matriz V representa V sem a última coluna. Analogamente, V representa a matriz V sem a primeira coluna. Analiticamente, encontra-se que:

$$\widehat{X}_{i+2}| = S^{1/2}|V$$

$$\widehat{X}_{i+1}| = S^{1/2}V|$$

Logo, o espaço de estados da dinâmica do sistema estimado é dado por:

$$\begin{bmatrix} \hat{X}_{i+2} | \\ Y_{i+1|2i} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \hat{A} & \hat{B} \\ \hat{C} & \hat{D} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \hat{X}_{i+1} | \\ U_{i+1|2i} \end{bmatrix}$$

Uma vez que se conhece  $U_{i+1|2i}$ ,  $Y_{i+1|2i}$ ,  $\hat{X}_{i+2}|$  e  $\hat{X}_{i+1}|$ , é possível computar as estimativas  $\hat{A}$ ,  $\hat{B}$ ,  $\hat{C}$  e  $\hat{D}$  como:

$$\begin{bmatrix} \hat{A} & \hat{B} \\ \hat{C} & \hat{D} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \hat{X}_{i+2} | \\ Y_{i+1|2i} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \hat{X}_{i+1} | \\ U_{i+1|2i} \end{bmatrix}^* = \begin{bmatrix} TAT^{-1} & TB \\ CT^{-1} & D \end{bmatrix}$$

Sendo assim, é evidente que as estimativas dos parâmetros do modelo não devem ser iguais aos valores verdadeiros, uma vez que a constante T é desconhecida. O que o método de identificação por subsespaços propõe é a recuperação de um sistema equivalente ao identificado, isto é, que produzirá a mesma saída quando exposto a uma mesma entrada.

## **Desenvolvimento**

Para aplicar o método de identificação por subespaços, foram estimados quatro sistemas: um par de primeira ordem, um sistema de segunda ordem, e outro de terceira ordem. Analogamente, cada sistema foi excitado por um sinal u(t) equivalente a uma onda quadrática ou um ruído gaussiano de média nula e variância untária. As especificações de cada exemplo foram dadas pela literatura referenciada [1]. Para a conclusão, serão analisados os polinômios estimados obtidos em relação ao valores reais simulados.

Caso deseje não visualizar os gráficos de entrada e saída estimadas e reais, defina a variável abaixo como 1.

```
verbose = 1;
addpath '.\vanoverschee\SUBFUN';
```

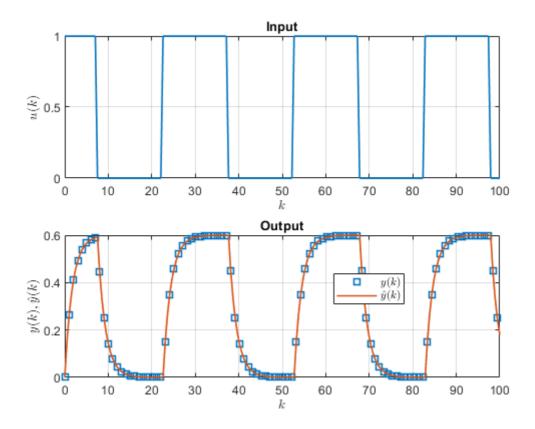
## Exemplo 1: 1ª ordem e onda quadrática

Para o primeiro exercício, foi simulado o seguinte espaço de estados de primeira ordem:

$$x(k+1) = 0.75x(k) + 0.3u(k)$$
$$y(k) = 0.5x(k)$$

O sistema foi excitado por uma onda quadrada de magnitude unitária e período de 30 amostras, conforme ilustrado na <u>Figura 1</u>. Aplicando o método de identificação por subespaço descrito na seção de <u>Introdução</u>, foram obtidos os seguintes valores:

# ex01 A = 0.7500 B = 0.4841 C = 0.3099 D = 2.5963e-16



**Figura 1:** Sinal de excitação do sistema u(k) e de saída estimado  $\hat{y}(k)$  e real y(k).

Comparando os valores acima expostos com os valores reais, é evidente que o os parâmetros convergem entre o sistema estimado e o real. Nesse caso,  $T \approx 1$ .

## Exemplo 2: 3ª ordem e onda quadrática

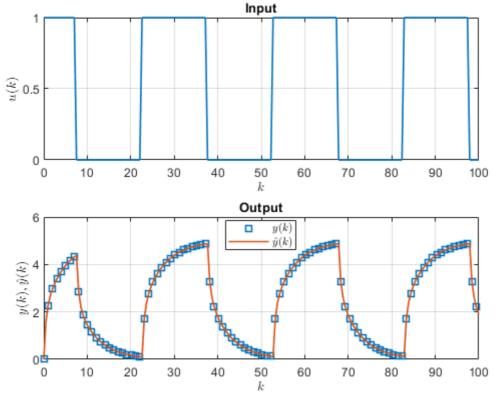
Já para o segundo exercício, foi simulado o seguinte espaço de estados de terceira ordem:

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} 0.9 & 0 & 0 \\ 0 & 0.5 & 0 \\ 0 & 0 & 0.2 \end{bmatrix} x(k) + \begin{bmatrix} 0.3 \\ 0.5 \\ 0.8 \end{bmatrix} u(k)$$

$$y(k) = [1 \ 1 \ 1]x(k)$$

Assim como no <u>Exemplo 1</u>, o sistema foi excitado por uma onda quadrada de magnitude unitária e período de 30 amostras. Aplicando o método de identificação por subespaço descrito na seção de <u>Introdução</u>, foram obtidos os seguintes valores:

```
ex02
A = 3 \times 3
    0.8604
             -0.1404
                            0.0114
    -0.1401
                0.3794
                            0.1510
    0.0109
                0.1537
                            0.3601
B = 3 \times 1
    1.0385
     2.0443
    -0.4725
C = 1 \times 3
     0.7863
                0.3776
                           -0.0242
D = 3.0161e-16
```



**Figura 2:** Sinal de excitação do sistema u(k) e de saída estimado  $\hat{y}(k)$  e real y(k).

Comparando os valores acima apresentados e os valores reais de A, B, C e D, é evidente que a constante T é não unitária. Entretanto, observando a Figura 2, apesar de  $\widehat{A}$  não ser uma matriz diagonal,  $\widehat{B} \neq B$  e  $\widehat{C} \neq C$ , a saída do sistema estimado  $\widehat{y}(k)$  equivale a saída real simulada y(k). Ou seja, a planta estimada e o modelo estimado são sistemas equivalentes.

## Exemplo 3: 1ª ordem e ruído branco

O terceiro exemplo é semelhante ao <u>primeiro exercício</u>, porém com um sinal de excitação u(t) equivalente ao ruído branco, conforme ilustrado na <u>Figura 3</u>. Foi simulado o seguinte espaço de estados de primeira ordem:

$$x(k+1) = 0.85x(k) + 0.3u(k)$$

$$y(k) = -0.5x(k)$$

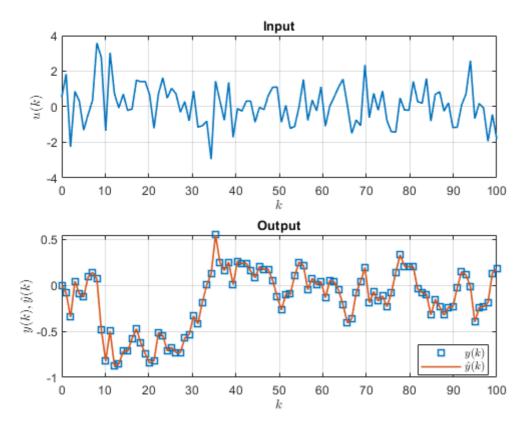
Aplicando o método de identificação por subespaço descrito na seção de <u>Introdução</u>, foram obtidos os seguintes valores:

#### ex03

A = 0.8500B = 0.3383

C = -0.4434

D = 3.7496e - 17



**Figura 3:** Sinal de excitação do sistema u(k) e de saída estimado  $\hat{y}(k)$  e real y(k).

Assim como no Exemplo 1, os parâmetros estimados convergem para os valores reais. Nesse caso,  $T \approx 1$ .

## Exemplo 4: 2ª ordem e ruído branco

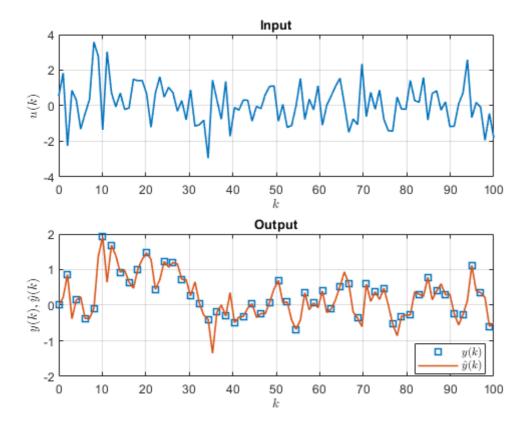
Por fim, para o último exemplo, foi simulado o seguinte espaço de estados de segunda ordem:

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} 0.9 & 0 \\ 0 & 0.5 \end{bmatrix} x(k) + \begin{bmatrix} 0.1 \\ 0.3 \end{bmatrix} u(k)$$
$$y(k) = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} x(k)$$

Assim como no <u>Exemplo 3</u>, o sistema foi excitado por um ruído branco. Aplicando o método de identificação por subespaço descrito na seção de <u>Introdução</u>, foram obtidos os seguintes valores:

#### ex04

A = 2×2 0.7595 0.1990 0.1832 0.6405 B = 2×1 0.5277 -0.2615 D = 5.2757e - 17



**Figura 4:** Sinal de excitação do sistema u(k) e de saída estimado  $\hat{y}(k)$  e real y(k).

De modo semelhante ao Exemplo 2, é evidente que a constante T é não unitária. Entretanto, observando a Figura 4, a saída do sistema estimado  $\hat{y}(k)$  equivale a saída real simulada y(k). Ou seja, a planta estimada e o modelo estimado são sistemas equivalentes.

# Referências bibliográficas

[1] VAN OVERSHEE, DE MOOR. **Subspace identification for linear systems**. Kluewer Academic, Boston, ISBN 978-1-4613-0465-4.