# Identificarea sistemelor de ordin I şi II folosind o intrare de tip impuls

October 5, 2019

## 1 Aspecte teoretice vizate

Printre cele mai comune metode neparametrice de identificare se regăsește și identificarea unui sistem pe baza răspunsului la semnalul de tip impuls. În acest laborator se va studia această metodă pentru identificarea sistemelor de ordin I și a celor de ordin II cu poli complex-conjugați.

Principalele probleme care apar în timpul identificării:

- impulsul teoretic (Dirac) nu se poate genera în practică;
- este prezent zgomotul de măsură;
- condițiile inițiale nu sunt nule.

**Definiție:** Despre un semnal se poate spune că este de tip impuls dacă, în afara unui interval de timp suficient de mic, este constant, iar aria acestuia este unitară.

### 2 Identificarea unui sistem de ordin I

În general, procesele fizice care pot fi modelate printr-un sistem LTI de ordin I au următoarea funcție de transfer:

$$H(s) = \frac{K}{Ts+1}. (1)$$

Parametrii care trebuie identificați sunt: factorul de proporționalitate (K) și constanta de timp (T[sec]). Răspunsul unui astfel de sistem la intrarea de tip impul Dirac este descris prin:

$$h(t) = \frac{K}{T} \cdot e^{-\frac{t}{T}}, \quad t \ge t_0. \tag{2}$$

Factorul de proporționalitate este dat de raportul dintre ieșire și intrare în regim staționar. Similar cu lucrarea anterioară, datorită zgomotului de măsură este necesită alegerea cu atenție a valorilor inițiale și staționare:

$$K = \frac{\bar{y}_{st}}{\bar{u}_{st}},\tag{3}$$

unde fiecare termen din formula precedentă reprezintă o valoare medie luată pe un interval adecvat.

Pentru a identifica valoarea constantei de timp (T), se citește variația de timp de la momentul finalizării impulsului neideal până la 37% din valoarea factorului de proporționalitate:

$$h(T) = 0.37 \cdot (y_{max} - \bar{y}_{st}) + \bar{y}_{st} \Rightarrow T \tag{4}$$

Pentru simularea răspunsului la intrarea de tip treaptă din condiții inițiale nenule este necesar modelul de tip spațiul stărilor. Pe baza formei canonice observabile dedusă din funcția de transfer (1), se obțin matricele:

$$A = \left(-\frac{1}{T}\right) \qquad B = \left(\frac{K}{T}\right) \qquad C = (1) \qquad D = (0). \tag{5}$$

#### 3 Identificarea unui sistem de ordin II

În general, procesele fizice care pot fi modelate printr-un sistem LTI de ordin II cu poli complex-conjugați au următoarea funcție de transfer:

$$H(s) = \frac{K \cdot \omega_n^2}{s^2 + 2\zeta \omega_n s + \omega_n^2}, \quad 0 \le \zeta < 1.$$

$$(6)$$

Parametrii care trebuie identificați sunt: factorul de proporționalitate (K), factorul de amortizare  $(\zeta)$  și pulsația naturală de oscilație  $(\omega_n[rad/sec])$ . Răspunsul sistemului la impuls Dirac este:

$$h(t) = K \frac{\omega_n}{\sqrt{1 - \zeta^2}} e^{-\zeta \omega_n t} \sin\left(\omega_n \sqrt{1 - \zeta^2} \cdot t\right), \quad t \ge 0.$$
 (7)

Factorul de proporționalitate este dat de raportul dintre ieșire și intrare în regim staționar. Similar cu lucrarea anterioară, datorită zgomotului de măsură este necesită alegerea cu atenție a valorilor inițiale și staționare:

$$K = \frac{\bar{y}_{st}}{\bar{u}_{st}},\tag{8}$$

unde fiecare termen din formula precedentă reprezintă o valoare medie luată pe un interval adecvat.

Pentru a identifica valoarea factorului de amortizare ( $\zeta$ ), este necesară estimarea suprareglajului. Datorită faptului ca răspunsul la impuls poate fi privit ca derivata răspunsului la intrarea de tip treaptă, se poate demonstra următoarea relație:

$$\sigma = \frac{\int_{t_1}^{t_2} |h(t) - \bar{y}_{st}| dt}{\int_{t_0}^{t_1} h(t) - \bar{y}_{st} dt} = \frac{A_-}{A_+},\tag{9}$$

unde  $t_0$  este momentul finalizării impulsului,  $t_1$  și  $t_2$  sunt momentele primelor două treceri prin valoarea staționară, iar  $A_+$  și  $A_-$  sunt ariile răspunsului la impuls față de valoare staționară.

Pe baza formulei analitice a dependenței dintre factorul de amortizare și suprareglaj pentru sistemul descris prin funcția de transfer (6), rezultă:

$$\sigma = e^{\frac{-\pi\zeta}{\sqrt{1-\zeta^2}}} \quad \Rightarrow \quad \zeta = \frac{-\ln(\sigma)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(\sigma)}}.$$
 (10)

Pentru a identifica pulsația naturală de oscilație  $(\omega_n)$  se poate utiliza legătura cu pulsația de oscilație  $\omega_{osc} = \omega_n \sqrt{1-\zeta^2}$ . Pulsația de oscilație se poate determina direct din perioada oscilațiilor. Astfel, se consideră  $t_3$  și  $t_4$  momentele corespunzătoare primelor două vârfuri și rezultă:

$$\omega_{osc} = \frac{\pi}{t_4 - t_3} \quad \Rightarrow \quad \omega_n = \frac{\pi}{(t_4 - t_3) \cdot \sqrt{1 - \zeta^2}}.$$
 (11)

Pentru simularea răspunsului la intrarea de tip treaptă din condiții inițiale nenule este necesar modelul de tip spațiul stărilor. Pe baza formei canonice observabile dedusă din funcția de transfer (7), se obțin matricele:

$$A = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -\omega_n^2 & -2\zeta\omega_n \end{pmatrix} \qquad B = \begin{pmatrix} 0 \\ k\omega_n^2 \end{pmatrix} \qquad C = \begin{pmatrix} 1 & 0 \end{pmatrix} \qquad D = \begin{pmatrix} 0 \end{pmatrix}. \tag{12}$$

#### 4 Validarea rezultatelor

Pentru a valida rezultatele se folosesc urmtorii indici de performanță:

• eroarea medie pătratică:

$$J = ||\mathbf{y} - \mathbf{y}_M|| = \sqrt{\frac{1}{N} \sum (y - y_M)^2};$$
 (13)

• eroarea medie pătratică relativă

$$\varepsilon_{MPN} = \frac{||\mathbf{y} - \mathbf{y}_M||}{||\mathbf{y} - \bar{\mathbf{y}}||}.$$
 (14)