

DESCRIEREA ÎN SPAȚIUL STĂRILOR A SISTEMELOR CONTINUE

OBIECTIVE

- Conversia din spațiul stărilor în funcții de transfer și invers.
- Controlabilitatea și observabilitatea sistemelor.
- Reducerea schemelor bloc în spațiul stărilor.

8.1. Descrierea intrare - stare - ieșire

Sistemul linear continuu este reprezentat de ecuația matriceală a stărilor:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \dots & -a_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 1 \end{bmatrix} u(t), \quad (8.1)$$

unde:

$x(t)$ - matricea (vector) stărilor; $u(t)$ - matricea intrărilor;

A - matricea sistemului (constantă); B - matricea de intrare (constantă).

Această descriere are avantajul că soluția sistemului poate fi obținută destul de ușor, atât prin metode analogice, cât și numerice. De asemenea, metoda poate fi extinsă și la sistemele neliniare.

Pentru exemplificarea unui mod de alegere a variabilelor de stare, se consideră un sistem descris de ecuația diferențială de ordinul n cu o singură intrare:

$$a_0 \frac{d^n y(t)}{dt^n} + a_1 \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} + \dots + a_{n-1} \frac{dy(t)}{dt} + a_n y(t) = b_0 u(t), \quad (8.2)$$

unde $y(t)$ este mărimea de ieșire (răspunsul sistemului) și $u(t)$ este mărimea de intrare. Modelul de stare pentru acest sistem nu este unic, ci depinde de modul cum se aleg variabilele de stare. Un set de variabile de stare, întâlnit foarte des, este setul variabilelor de fază în care se alege prima variabilă de stare x_1 (care poate fi mărimea de ieșire, eroarea etc.), iar celelalte $(n-1)$ mărimi de stare, ce completează setul, sunt derivatele succesive pînă la $(n-1)$ ale mărimii x_1 , adică:

$$x_1 = y, x_2 = \dot{y}, x_3 = \ddot{y}, \dots, x_n = y^{(n-1)} \quad (8.3)$$

Cu această alegere, ecuația (8.1) se poate scrie sub forma (8.3):

$$\begin{aligned}\dot{x}_1 &= x_2 \\ \dot{x}_2 &= x_3 \\ &\vdots \\ \dot{x}_{n-1} &= x_n \\ \dot{x}_n &= -a_n x_1 - a_{n-1} x_2 \dots - a_1 x_n + u(t)\end{aligned}\quad (8.4)$$

Sistemul (8.4) poate fi scris sub forma matriceală:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \dots & -a_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 1 \end{bmatrix} u(t), \quad (8.5)$$

iar ecuația ieșirii este:

$$y = [1 \ 0 \ 0 \ \dots \ 0]x \quad (8.6)$$

8.1.1. Trecerea de la funcția de transfer la spațiul stărilor

Matlab conține un set de funcții care fac trecerea de la funcția de transfer la matricele A, B, C, D , care se realizează cu funcția:

$$[A, B, C, D] = \text{tf2ss}(\text{num}, \text{den}),$$

unde A, B, C și D sunt matrice de dimensiuni $n \times n$, $n \times m$, $r \times n$ și respectiv $r \times m$.

8.1.2. Trecerea de la spațiul stărilor la funcția de transfer

Fiind date ecuațiile matriceale ale stării și ieșirii:

$$\begin{aligned}\dot{x}(t) &= Ax(t) + Bu(t) \\ y(t) &= Cx(t) + Du(t)\end{aligned}\quad (8.7)$$

și aplicând transformata Laplace (în condiții inițiale nule) la aceste ecuații, rezultă:

$$Y(s) = C(sI - A)^{-1}BU(s) + DU(s)$$

sau

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = C(sI - A)^{-1}B + D = C\Phi(s)B + D, \quad (8.8)$$

unde I este matricea unitate, iar $\Phi(s) = (sI - A)^{-1} = \frac{\text{adj}(sI - A)}{\det(sI - A)}$ se numește matricea fundamentală a sistemului modelat la stare. Matricea de tranziție a stărilor, $\varphi(t)$, se obține aplicând transformata Laplace inversă matricei fundamentale.

În Matlab transferul este făcut cu funcția **ss2tf**, cu următoarea sintaxă:

$$\text{ss2tf}(A, B, C, D, u),$$

ce convertește ecuația stării în funcția de transfer pentru intrarea u .

Funcția de transfer se poate obține și sub forma vectorială a zerourilor și polilor, folosindu-se funcția:

`ss2zp(A,B,C,D,u)`,

unde A,B,C,D reprezintă matricele din spațiul stărilor, iar u reprezintă intrarea. Matricea de tranziție a stărilor se determină cu funcția:

`expm(A*t)`,

unde A este o matrice pătratică, iar t reprezintă timpul. Pentru crearea unor obiecte simbol se va folosi funcția **syms**.

Soluția numerică a ecuației de stare permite simularea numerică a răspunsului unui sistem în reprezentarea variabilei de stare. Pentru sistemele liniare continue funcția este:

`[y,x]=lsim(A,B,C,D,u,t)`

și simulează răspunsul sistemului la o intrare oarecare.

În cazul intrărilor impuls Dirac și treaptă, funcțiile sunt:

`[y,x]=impz(A,B,C,D,u,t)`

și respectiv

`[y,x]=step(A,B,C,D,u,t)`.

8.1.3. Controlabilitate și observabilitate

Controlabilitatea unui sistem caracterizează capacitatea de modificare (de control) a întregului set de variabile de stare de către mărimea de intrare. Un sistem descris la stare de către matricele (A,B) se spune că este controlabil dacă există o mărime de intrare u care poate transfera orice stare inițială $x(0)$ în orice altă stare $x(t)$. Proprietatea de controlabilitate se poate verifica analitic cu ajutorul matricei de controlabilitate: $P = [B \ AB \ A^2B \ \dots \ A^{n-1}B]$. Matematic, sistemul considerat este controlabil dacă $\text{rang} P = n$.

Condiția de mai sus poate fi îndeplinită dacă determinantul matricei de controlabilitate P este diferit de zero. Observabilitatea unui sistem caracterizează capacitatea de estimare a unei variabile de stare din valorile mărimii de ieșire. Se spune că un sistem este observabil, dacă mărimea de ieșire are componente determinate (este influențată) de toate variabilele de stare. Un sistem este observabil dacă și numai dacă, o stare inițială $x(0)$ poate fi determinată prin observare, pe un interval de timp finit T al mărimii de ieșire $y(t)$ și al mărimii de intrare $u(t)$. Sistemul este observabil dacă determinantul matricei de observabilitate:

$$Q = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix} \text{ este diferit de zero.}$$

Un sistem care este descris în forma controlabilă cu variabile de fază este întotdeauna și observabil. În Matlab controlabilitatea și observabilitatea unui sistem se determină cu funcțiile:

`ctrb(A,B)` și `obsv(A,C)`,

unde A , B și C reprezintă matricele din spațiul stărilor.

8.1.4. Reducerea schemelor bloc în spațiul stărilor

Limbajul Matlab, în cadrul funcțiilor grupate în "Control Toolbox", realizează funcțiile **blkbuild** și **connect**, care convertesc diagramele bloc în modele în spațiul stărilor. Blocurile funcțiilor de transfer sunt numerotate de la 1 la valoarea numărului de blocuri **nblocks** (numărul total de blocuri) și convertește fiecare bloc la o reprezentare în spațiul stărilor.

Funcția:

$$[A,B,C,D]=connect(a,b,c,d,q,iu,iy),$$

conectează blocurile în concordanță cu o matrice predefinită q care specifică interconectarea blocurilor. Primul element al fiecărei linii a matricei q este numărul blocului. Celelalte elemente indică sursa intrărilor blocurilor de însumare. Când intrarea la sumator este legată negativ, numărul blocului apare cu semnul minus. Vectorii linie iu și iy indică blocurile de intrare și ieșire. În final se obține funcția de transfer echivalentă pentru intrarea iu :

$$[num,den]=ss2tf(A,B,C,D,iu).$$

8.2. Exerciții propuse

Exercițiul 8.2.1

Fie un sistem reprezentat prin următoarea funcție de transfer:

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{s^2 + 7s + 2}{s^3 + 9s^2 + 26s + 24}.$$

Să se determine matricele stărilor pentru sistemul reprezentat prin funcția de transfer.

Exercițiul 8.2.2

Fie un sistem reprezentat în spațiul stărilor de următoarele matrice:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ -1 & -2 & -3 \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 10 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}, C = [1 \ 0 \ 0], D = [0]$$

Să se determine:

- funcția de transfer a sistemului;
- matricea fundamentală;
- matricea de tranziție a stărilor;
- dacă sistemul este controlabil și observabil.

Exercițiul 8.2.3

Fie sistemul reprezentat în spațiul stărilor ($t = [0 : 10]$ cu pasul 0,05):

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 & -0.5 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0.5 \\ 0 \end{bmatrix} u \text{ și } y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

- Să se simuleze răspunsul sistemului la intrarea treaptă.

- Să se simuleze răspunsul sistemului la intrarea impuls unitar.

Exercițiul 8.2.4

Se dă sistemul modelat la stare:

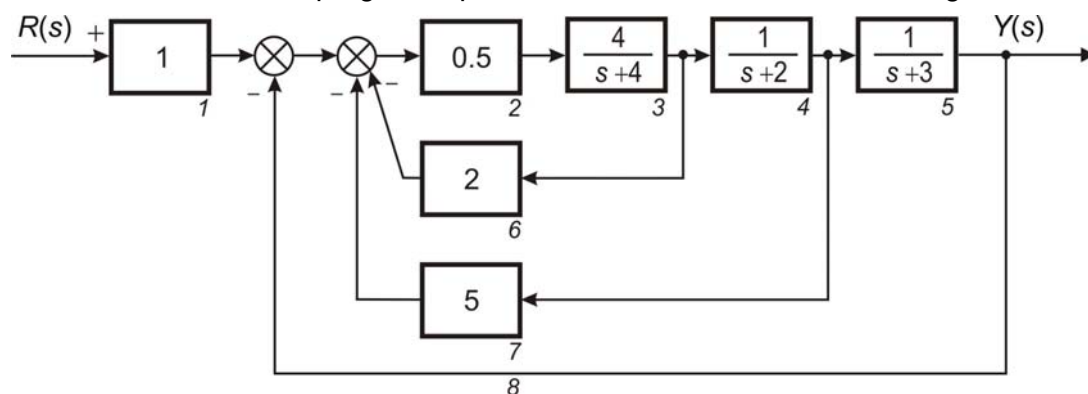
$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -6 & -11 & -6 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} u(t) \text{ și } y = [1 \ 1 \ 0]x$$

Se impun condițiile inițiale $x(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 0.5 \\ -0.5 \end{bmatrix}$, $t = [0 : 4]$ cu pasul 0,05.

- Să se simuleze răspunsul sistemului la intrarea treaptă.
- Să se simuleze răspunsul sistemului la intrarea $\sin(2\pi t)$.

Exercițiul 8.2.5

Să se realizeze programul pentru reducerea schemei bloc din figură:



Exercițiul 8.2.6

Se consideră sistemul definit la stare sub următoarea formă:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -25 & -4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}$$

Sistemul are două intrări și două ieșiri. Să se determine cele patru funcții de transfer $Y_1(s)/U_1(s)$, $Y_1(s)/U_2(s)$, $Y_2(s)/U_1(s)$, $Y_2(s)/U_2(s)$ (când sistemului i se aplică intrarea u_1 se presupune că intrarea u_2 este zero și vice-versa).