Regulatorul liniar pătratic (LQR)

Problema de control optimal pentru sisteme continue

Pentru un sistem continuu cu n variabile de stare și m variabile de intrare, descris de:

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t), \tag{1}$$

cu condițiile inițiale $x(0)=x_0$, se cere să se calculeze vectorul de comenzi optime $\mathbf{u}^*(t)$, care minimizează funcția de performanță:

$$J = x(t_f)^T S x(t_f) + \int_0^{t_f} (x(t)^T Q x(t) + u(t)^T R u(t)) dt$$
 (2)

unde \mathbf{S} și \mathbf{Q} – sunt matrici simetrice pozitiv semidefinite cu dimensiunea $n \times n$, iar \mathbf{R} este o matrice simetrică pozitiv definită cu dimensiunea $m \times m$.

Regulatorul LQR pentru sisteme continue

Comanda optimă rezultă de forma:

$$\mathbf{u}^*(t) = -\mathbf{K}(t)\mathbf{x}(t),\tag{3}$$

sau

$$\mathbf{u}^*(t) = -\mathbf{K}\mathbf{x}(t),\tag{4}$$

unde K este matricea de reacție de la stare, de dimensiune $m \times n$.

Implementarea unui regulator LQR, într-un sistem cu reacție de la stare este prezentată în Figura 1.

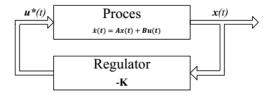


FIGURA 1. SCHEMA BLOC A SISTEMULUI CU REACȚIE DE LA STARE

Sistemul închis va fi reprezentat de ecuația de stare:

$$\dot{x}(t) = (A - BK)x(t),$$

Exemplu: Pentru un sistem cu o singură variabilă de comandă (m=1), referință 0 și condiții inițiale nenule, schema bloc de stabilizare a sistemului este prezentată în Figura 2. Dacă sistemul are n variabile de stare, $\mathbf{x}(t) = [x_1(t) ... x_n(t)]^T$, matricea de reacție de la stare \mathbf{K} va avea dimensiunea 1xn, și variabila u*(t) va avea expresia:

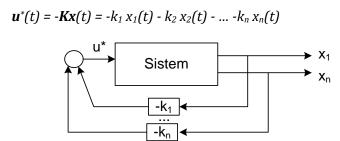


FIGURA 2 SCHEMA BLOC A SISTEMULUI ÎNCHIS

Problema de control optimal pentru sisteme discrete

Pentru un sistem liniar discret cu *n* variabile de stare și *m* variabile de comandă, descris de:

$$x_{k+1} = Ax_k + Bu_k, \tag{5}$$

cu k = 1, ... N-1, și condițiile inițiale \mathbf{x}_0 , se cere să se calculeze secvența de comenzi optime: \mathbf{u}_0^* , \mathbf{u}_2^* ,..., \mathbf{u}_{N-1}^* , care minimizează funcția de performanță:

$$J = x_N^T H_N x_N + \sum_{k=0}^{N-1} x_k^T Q x_k + u_k^T R u_k$$
 (6)

unde:

 H_N și Q – sunt matrici simetrice pozitiv semidefinite cu dimensiunea $n \times n$,

 ${\it R}$ - este o matrice simetrică pozitiv definită cu dimensiunea $m \times m$.

Regulatorul LQR pentru sisteme discrete

Comanda optimă rezultă de forma:

$$\boldsymbol{u}^*_{k} = -\boldsymbol{K}_{k} \boldsymbol{x}_{k}, \tag{7}$$

sau

$$\boldsymbol{u}^*_{k} = -\boldsymbol{K}\boldsymbol{x}_{k},\tag{8}$$

unde K este matricea de reacție de la stare.

Schema bloc generală este prezentată în Figura 3.

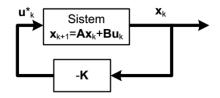


FIGURA 3. SCHEMA BLOC DE STABILIZARE A SISTEMULUI

Schema bloc de stabilizare a sistemului, cu referință 0, condiții inițiale nenule și o singură variabilă de comandă este prezentată în Figura 4.

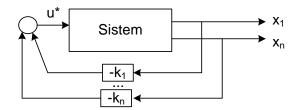


FIGURA 4. SCHEMA BLOC A SISTEMULUI ÎNCHIS (CU REFERINȚĂ 0 ȘI CONDIȚII INIȚIALE)

Studiu de caz

(problemă adaptată din http://ctms.engin.umich.edu/CTMS/index.php?example=AircraftPitch§ion=SystemModeling) Ecuațiile care descriu mișcarea unui avion sunt un set complicat de ecuații diferențiale neliniare, cuplate. Totuși, cu unele presupuneri simplificatoare, acestea pot fi decuplate și liniarizate. Principalele forțe care acționează asupra avionului și coordonatele sunt prezentate în Figura 5. În acest studiu de caz se propune controlul unghiului θ (pitch) al avionului.

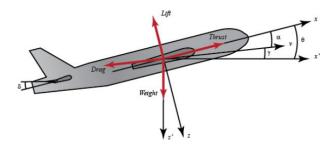


FIGURA 5. AVION

Modelul continuu liniarizat al procesului este:

$$\begin{bmatrix} \dot{\alpha}(t) \\ \dot{q}(t) \\ \dot{\theta}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -0.313 & 56.7 & 0 \\ -0.0139 & -0.426 & 0 \\ 0 & 56.7 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \alpha(t) \\ q(t) \\ \theta(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0.232 \\ 0.0203 \\ 0 \end{bmatrix} \delta(t)$$

unde variabilele de stare au semnificația din Figura 5, iar intrarea este unghiul $\delta(t)$.

P1. Se va implementa un regulator cu reacție de la stare, LQR, care să aducă unghiul θ la valoarea 0, din condiții inițiale nenule.

sau

P2. Pentru sistemul discretizat, se va implementa un regulator cu reacție de la stare LQR discret care să aducă unghiul θ la valoarea 0, din condiții inițiale nenule.

Etape de rezolvare și analiză

1. LQR pentru sistemul continuu

- 1.1. Alegeți un set de condiții inițiale pentru variabilele de stare, explicați semnificația lor fizică.
- 1.2. Scrieți o funcție pătratică de performanță care să fie minimizată astfel încât stările sistemului să ajungă în echilibru (toate variabilele de stare să fie zero în regim staționar, sau referința = 0). Alegeți un set de valori inițiale pentru matricile *Q* și **R**.
- 1.3. Calculați matricea de reacție de la stare *K* cu funcția Matlab *lqr*.
- 1.4. Simulați evoluția sistemului cu reacție de la stare din condițiile inițiale alese la punctul 1.1 și cu regulatorul *K* calculat anterior, după schema bloc din Figura 1 sau Figura 2. Reprezentați grafic evoluția stărilor și a comenzii. Simularea poate fi realizată într-una din următoarele variante, sau altele, la alegere:
 - 1.4.1.Utilizaţi Simulink.
 - 1.4.2.Simulați sistemul închis într-un script Matlab. Integrați ecuațiile de stare pornind de la condițiile inițiale alese pentru sistemul închis.

- 1.4.3.Simulați răspunsul la condiții inițiale a sistemului închis utilizând funcția Matlab *initial* pentru sistemul închis.
- 1.5. Variați pe rând elementele matricilor \mathbf{Q} și \mathbf{R} , simulați sistemul în fiecare caz și explicați care este influența lor asupra stărilor și comenzii sistemului.
- 1.6. Calculați matricea de reacție de la stare variabilă în timp, K(t) utilizând Algoritmul 2 din curs (pag. 15)
- 1.7. Reprezentați grafic elementele matricii de reacție de la stare variabile K(t) calculate mai sus, în funcție de timp și arătați că acestea converg spre valorile calculate la punctul 1.3.
- 1.8. Pentru un set de valori ale matricilor \mathbf{Q} și \mathbf{R} alese, simulați evoluția stării și comenzii pentru sistemul închis cu matricea regulator variabilă în timp $\mathbf{K}(t)$. Comparați rezultatele cu cele obținute cu matricea \mathbf{K} calculată cu funcția Matlab lqr la punctul 1.4.

2. LQR pentru sistemul discret

- 2.1. Determinați un model discretizat al sistemului, păstrând semnificația variabilelor de stare.
- 2.2. Alegeți un set de condiții inițiale pentru variabilele de stare și explicați semnificația lor fizică.
- 2.3. Scrieți o funcție pătratică de performanță care să fie minimizată astfel încât stările sistemului să ajungă în echilibru. Alegeți un set de valori pentru matricile H_N , Q și R.
- 2.4. Calculați matricea de reacție de la stare **K** cu funcția Matlab *dlgr* .
- 2.5. Simulați evoluția sistemului cu reacție de la stare (Figura 3 sau Figura 4) din condițiile inițiale alese și cu regulatorul *K* calculat anterior. Reprezentați grafic evoluția stărilor și a comenzii. Simularea poate fi realizată într-una din următoarele variante:
 - 2.5.1.Utilizaţi Simulink.
 - 2.5.2.Simulați sistemul închis într-un script Matlab. Calculați iterativ valorile stărilor pornind de la condițiile inițiale alese, valorile următoare fiind date de ecuațiile de stare ale sistemului închis.
 - 2.5.3.Simulați răspunsul la condiții inițiale a sistemului închis utilizând funcția Matlab *dinitial* pentru sistemul închis.
- 2.6. Calculați matricea de reacție de la stare variabilă în timp, *K*_k utilizând Algoritmul 1 din curs (pagina 9).
- 2.7. Reprezentați grafic elementele matricii de reacție de la stare variabile K_k calculate mai sus, în funcție de timp și arătați că acestea converg spre valorile calculate la punctul 2.4.
- 2.8. Pentru un set de valori ale matricilor Q și R alese, simulați evoluția stării și comenzii pentru sistemul închis cu matricea regulator variabilă în timp K_k . Comparați rezultatele cu cele obținute cu matricea K calculată cu funcția Matlab dlqr.