9. CONDUCEREA ROBOŢILOR MOBILI UNICICLU CU REGULATOARE PID

În aplicațiile din robotica mobilă, urmărirea traiectoriilor, fie în plan, fie în spațiu (în cazul dronelor) este o problemă des întâlnită, cu aplicații practice diverse.

Scopul lucrării este conducerea mișcării unui robot mobil de tip uniciclu.

9.1 Breviar teoretic

În practică, problema de urmărire a unei tractorii, prin secționarea acesteia în segmente (liniare) mici, se reduce la conducerea poziției robotului. Natural, dependența dintre viteza de deplasare și pozitia în spațiu determină luarea în considerare și a acestor semnale în proiectarea sistemelor de conducere pentru urmărirea de traiectorii.

Robotul mobil considerat în lucrarea de față este unul de tip uniciclu al cărui model a fost detaliat în lucrarea 2. Reamintim că modelul dinamic al robotului este descris de ecuațiile

$$M\dot{v} = -K_{\nu}v + K_{1}e_{m},$$

$$J\dot{\omega} = -K_{\omega}\omega + K_{2}e_{d}.$$
(9.1)

Ieşirile modelului sunt v şi ω , adică viteza de translație şi, respectiv, de rotație a robotului. Intrările în model sunt e_m şi e_d , reprezentând comenzile calculate de regulatoare (din care se obțin comenzile efective pentru cele două motoare u_L şi u_R) pentru controlul traiectoriei în plan a robotului. Prin urmare, se poate scrie (9.1) ca

$$M\dot{v} = -K_{\nu}v + K_{1}\frac{u_{L} + u_{R}}{2},$$

$$J\dot{\omega} = -K_{\omega}\omega + K_{2}(u_{L} - u_{R}).$$
(9.2)

Utilizând viteza de translație și viteza de rotație, se obține poziția robotului în planul xOy, dată de x și de y, utilizând ecuațiile

$$\dot{x} = v \cos \theta,
\dot{y} = v \sin \theta,
\dot{\theta} = \omega.$$
(9.3)

Unghiul θ returnează orientarea robotului față de axa Ox. Așadar, problema de urmărire a traiectoriei se descopune în

- a) reglarea vitezei de rotație și a vitezei de translație;
- b) reglarea poziției în bucla externă. Se obține, astfel, o structură de reglare în cascadă.

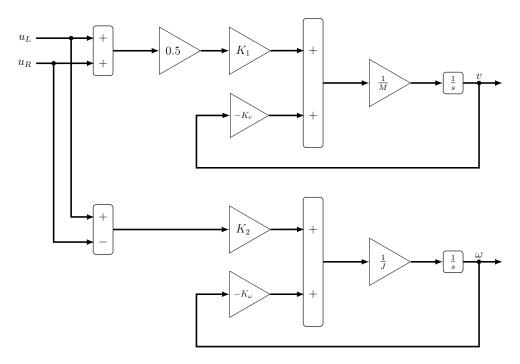


Figura 9.1: Modelul robotului mobil

Reglarea vitezei de rotație și a vitezei de translație Se observă că intrările conceptuale ale procesului "robot mobil" sunt comenzile e_m și e_d pentru rotație și pentru translație care se obțin din compunerea corespunzătoare a comenzilor efective către motoare u_L și, respectiv, u_R . Această particularitate conferă sistemului o cuplare puternică între subsistemele care compun procesul (figura 9.1). Pentru a evita această cuplare, se poate realiza decuplarea proceselor de translație și de rotație prin inserarea unui bloc suplimentar în schema de reglare, care va realiza trecerea de la comenzile concept e_m și e_d la comenzile efective u_L și u_R . În figura 9.2, acest bloc este demarcat BD, în timp ce referințele sunt r_v și r_ω , iar regulatoarele sunt $H_{Rv}(s)$ și $H_{R\omega}(s)$.

Reglarea poziției robotului se realizează prin adăugarea unui regulator care va genera referințele de viteză pentru cele două regulatoare de viteză (figura 9.3). Se

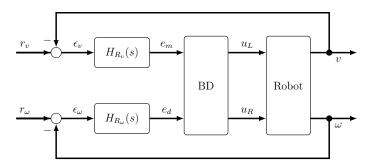


Figura 9.2: Structura de reglare a vitezei de rotație și translație

observă că referința de poziție nu este implicit setată. În timpul urmăririi de traiectorie, fiecare poziție nouă se scade din ieșirea măsurată a procesului. Sistemul urmărește o referință variabilă prin "translatarea" planului.

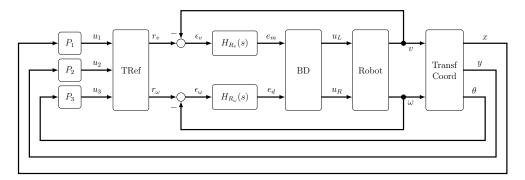


Figura 9.3: Urmărirea traiectoriei

Pentru reglarea poziției este necesară o transformare între comenzile de poziție și referințele de viteză. Când se utilizează regulatoare proporționale (P_1, P_2, P_3) în figura 9.3), transformarea TRef se poate deduce. O sugestie este

$$r_{\omega} = \dot{u}_3,$$

$$r_{v} = \sqrt{\dot{u}_1^2 + \dot{u}_2^2}.$$

Se observă prezenţa derivatelor care pot duce la discontinuităţi pronunţate în semnalele de referinţă. Alte abordări includ utilizarea de strategii de conducere avansate sau inteligente, inclusiv diverse filtrări ale semnalelor de referinţă de viteză. Această problemă nu este una simplă, făcând obiectul multor demersuri de cercetare în prezent.

9.2 Sarcini de lucru

- 1. Se realizează schema Simulink a modelului robotului considerând valorile numerice din lucrarea 2.
- 2. Se deduc ecuațiile blocului de decuplare din figura 9.2.
- 3. Regulatoarele $H_{R\nu}(s)$ și $H_{R\omega}(s)$ se aleg de tip PI. Neliniaritățile modelului impiedică calculul formal al acestora, așadar cele două regulatoare se acordează prin tehnici manuale, urmărind obținerea unor răspunsuri aperiodice la referință treaptă, cu eroare staționară zero și timpi tranzitorii aproximativ egali (de exemplu 5 sec.).
- 4. Se adaugă perturbații de tip treaptă la ieşire și se analizează rezultatele obținute din punctul de vedere al performanțelor sistemelor de reglare.