POLITECHNIKA WROCŁAWSKA WYDZIAŁ ELEKTRONIKI

KIERUNEK: Automatyka i Robotyka (AIR)

SPECJALNOŚĆ: Robotyka (ARR)

PRACA DYPLOMOWA INŻYNIERSKA

Odsprzęganie wejściowo-wyjściowe dla manipulatorów

Input-output decoupling algorithm for manipulators

AUTOR: Wojciech Kosicki

PROWADZĄCY PRACĘ: Dr hab. inż. Alicja Mazur

OCENA PRACY:



Spis treści

1	Wst	zę p	3
	1.1	Cel pracy	3
	1.2	Zawartość pracy	3
2	Mo	delowanie manipulatora IRb-6	5
	2.1	Zasada Najmniejszego Działania	5
	2.2	Dynamika manipulatora IRb-6	6
	2.3	Kinematyka manipulatora IRb-6 według Denavita-Hartenberga	10
3	\mathbf{Alg}	orytm odsprzęgania wejściowo-wyjściowego	13
	3.1	Afiniczny układ sterowania	13
	3.2	Konfiguracje osobliwe manipulatora IRb-6	14
	3.3	Sterowanie odsprzęgające i linearyzujące	16
4	Ste	rowanie układem osdprzężonym	21
	4.1	Generator trajektorii zadanej	21
	4.2	Regulacja PD z korekcją	
	4.3	Badanie symulacyjne	
Bi	blios	vrafia	23

Rozdział 1

Wstęp

1.1 Cel pracy

Celem pracy jest zapoznanie się z algorytmem odpsrzęgania wejściowo-wyjściowego do sterowania manipulatorem IRb-6. Dzięki temu algorytmowi, będzie możliwe sterowanie efektorem manipulatora po liniach prostych, pomimo tego, ze robot posiada pięć obrotowych stopni swobody. Po zaimplementowaniu algorytmu na układzie robota IRb-6 będzie można przeanalizować jego działanie oraz skuteczność. Najpierw jednak trzeba zaimplementować model tego manipulatora w programie umożliwiającym symulację jego działania. Wybrano do tego celu oprogramowanie Matlab R2016a oraz Simulink. W tym środowisku należy zamodelować zarówno dynamikę tego manipulatora jak i jego kinematykę. Następnie układ ten zostanie potraktowany jako obiekt od którego zastosowane zostanie odsprzężenie zwrotne w sterowaniu.

1.2 Zawartość pracy

Rozdział pierwszy zawiera wstęp oraz opis celu pracy.

W rozdziale drugim omówiono modelowanie manipulatora IRb-6 w środowisku Simulink. Opisano jego dynamikę oraz kinematykę.

Rozdział trzeci dotyczy algorytmu odsprzęgania wejściowo-wyjściowego oraz jego implementacji. W tym rozdziale zawarto także opis konfiguracji osobliwych.

W rozdziale czwartym zawarto zamodelowanie generatora trajektorii zadanej efektora oraz regulacji PD z korekcją. Przeprowadzono też badania symulacyjne działania całego układu.

W ostatnim, piąty, rozdziale dokonano podsumowania pracy.

Rozdział 2

Modelowanie manipulatora IRb-6

2.1 Zasada Najmniejszego Działania

Aby zdefiniować równania robota, należy najpierw wyprowadzić tzw. lagranżian układu

$$L(q, \dot{q}) = K(q, \dot{q}) - V(q) = \frac{1}{2} \dot{q}^{T} M(q) \dot{q} - V(q).$$
 (2.1)

Zmienne $q \in \mathbb{R}^3$ określają wektor położeń przegubów, zaś $\dot{q} \in \mathbb{R}^3$ określają prędkości IRb-6. Zmienne te składają się na stan modelowanego układu. Lagranżian jest różnicą energii kinetycznej $K(q,\dot{q})$ oraz potencjalnej V(q). Zgodnie z Zasadą Najmniejszego Działania, lagranżian musi spełniać równanie Eulera-Langrange'a, czyli

$$\frac{d}{dt}\frac{\partial L(q,\dot{q})}{\partial \dot{q}} - \frac{\partial L(q,\dot{q})}{\partial q} = F_{zew}.$$
(2.2)

 F_{zew} to wypadkowa oddziaływań zewnętrznych na układ. Uwzględnia ona siły oraz momenty sił wpływające na układ m.in. siły oporu ruchu, siły tarcia czy siły sterujące manipulatorem. Składowa ta będzie oznaczana jako sygnał sterujący u. Podstawiając (2.1) do (2.2), otrzymuje się równanie dynamiki w postaci

$$\frac{\partial^2 L(q,\dot{q})}{\partial \dot{q}^2} \ddot{q} + \frac{\partial^2 L(q,\dot{q})}{\partial q \partial \dot{q}} \dot{q} - \frac{\partial L(q,\dot{q})}{\partial q} = u. \tag{2.3}$$

Uwzględniając postać energii kinetycznej układu robota daną wzorem (2.1), w formie kwadratowej, uzyskano następujące równania dynamiki robota.

$$M(q)\ddot{q} + C(q, \dot{q})\dot{q} + D(q) = u. \tag{2.4}$$

Macierz M(q) jest macierzą bezwładności, która jest symetryczna i dodatnio określona. Jest to tzw. macierz formy w energii kinetycznej. Z kolei $C(q, \dot{q})$ to macierz sił Coriolisa oraz sił odśrodkowych. Trzeci element modelu, D(q), to wektor opisujący siły oddziaływania grawitacyjnego na układ.

2.2 Dynamika manipulatora IRb-6

Założono, że model IRb-6 jest manipulatorem sztywnym. Założenie uwzględnia nieruchomość bazy manipulatora oraz fakt, że ramię IRb-6 składa się ze sztywnych ogniw połączonych przegubami sztywnymi.

Robot ten posiada pięć stopni swobody, jednak czwarty i piąty stopień są odpowiedzialne jedynie za orientację manipulatora, można więc je zignorować przy opisywaniu pozycji chwytaka. Przy takim założeniu można potraktować IRb-6 jako manipulatora z trzema stopniami swobody.

Pierwszym krokiem w implementacji symulacji manipulatora IRb-6 będzie opracowanie jego dynamiki. W tym celu wykorzystane zostaną wcześniejsze równania (2.4). Pakiet MATLAB rozwiązuje równania różniczkowe w sposób numeryczny. Aby móc go zastosować, należy najpierw przekształcić równania (2.4) do takiej postaci, które umożliwią rozwiązanie ich tą metodą. W tym celu należy przedstawić dynamikę w postaci $\ddot{q} = f(\dot{q}, q)$. Przekształcając kolejno

$$M(q)\ddot{q} = u - C(q, \dot{q})\dot{q} - D(q), \tag{2.5}$$

a następnie mnożąc równanie lewostronnie przez $M^{-1}(q)$, otrzymuje się wzór

$$\ddot{q} = M^{-1}(q)(u - C(q, \dot{q})\dot{q} - D(q)), \tag{2.6}$$

lub równoważnie

$$\ddot{q} = F(q)(u - C(q, \dot{q})\dot{q} - D(q)),$$
 (2.7)

gdzie

$$F(q) = M^{-1}(q). (2.8)$$

Macierz F(q) jest odwrotnością macierzy bezwładności M(q), której postać dla manipulatora IRb-6 jest następująca

$$M(q) = \begin{bmatrix} M_{11} & 0 & 0 \\ 0 & M_{22} & M_{23} \\ 0 & M_{23} & M_{33} \end{bmatrix}.$$
 (2.9)

Poszczególne elementy tej macierzy są równe

$$M_{11} = 5.66 + 6.56125s_2^2 - 0.531s_2c_3 + 10.9c_3^2,$$
 (2.10)
 $M_{22} = 6.56125 + 4.624,$
 $M_{23} = 0.13275s_{2+3},$
 $M_{33} = 10.9 + 4.624.$

gdzie c_i , s_i to oznaczenia dla $\cos(q_i)$ oraz $\sin(q_i)$.

Macierz F(q) będąca odwrotnością macierz M(q) jest wyliczana z definicji jako

$$F(q) = M(q)^{-1} = \frac{1}{\det M(q)} \cdot (M(q)^d)^T, \tag{2.11}$$

gdzie det M(q) to wyznacznik macierzy M(q), a $M(q)^d$ to macierz dopełnień algebraicznych dla macierzy bezwładności. Pojawia się tu pewne ułatwienie, albowiem macierz dopełnienia jest macierzą symetryczną

$$(M(q)^d)^T = M(q)^d. (2.12)$$

Dzięki temu, można uprościć zależność do postaci

$$F(q) = M(q)^{-1} = \frac{1}{\det M(q)} \cdot M(q)^{d}.$$
 (2.13)

Wyznacznik macierzy bezwładności (2.9) jest równy

$$det M(q) = (5.66 + 6.56125s_2^2 - 0.531s_2c_3 + 10.9c_3^2)$$

$$((6.56125 + 4.624)(10.9 + 4.624) - (0.13275s_{2+3})^2.$$
(2.14)

Wykorzystując oznaczenia (2.10) wyznacznik ten można zapisać inaczej

$$det M(q) = M_{11} \cdot (M_{22} \cdot M_{33} - (M_{23})^2). \tag{2.15}$$

Kolejnym krokiem było wyliczenie macierzy dopełnienia $M(q)^d$

$$M(q)^{d} = \begin{bmatrix} M_{22} \cdot M_{33} - (M_{23})^{2} & 0 & 0\\ 0 & M_{11}M_{33} & -M_{11}M_{23}\\ 0 & -M_{11}M_{23} & M_{11}M_{22} \end{bmatrix}$$
(2.16)

Dokonano wyliczenia macierzy odwrotnej jako

$$M(q)^{-1} = \frac{1}{M_{11} \cdot (M_{22} \cdot M_{33} - (M_{23})^2)} \cdot \begin{bmatrix} M_{22} \cdot M_{33} - (M_{23})^2 & 0 & 0 \\ 0 & M_{11}M_{33} & -M_{11}M_{23} \\ 0 & -M_{11}M_{23} & M_{11}M_{22} \end{bmatrix}.$$

Po odpowiednim wymnożeniu uzyskano

$$F(q) = M(q)^{-1} = \begin{bmatrix} F_{11} & 0 & 0 \\ 0 & F_{22} & F_{23} \\ 0 & F_{23} & F_{33} \end{bmatrix}.$$
 (2.17)

gdzie

$$F_{11} = \frac{1}{M_{11}},$$

$$F_{22} = \frac{M_{33}}{M_{22} \cdot M_{33} - (M_{23})^2},$$

$$F_{23} = \frac{-M_{23}}{M_{22} \cdot M_{33} - (M_{23})^2},$$

$$F_{33} = \frac{M_{22}}{M_{22} \cdot M_{33} - (M_{23})^2}.$$
(2.18)

Teraz, znając odpowiednie funkcje, można zaimplementować macierz M(q) oraz F(q) w środowisku Simulink. Należy jednak pamiętać, że Matlab liczy równanie różniczkowe metodą numeryczną. Najpierw więc stworzono układ, który generuje zmienne stanu q oraz \dot{q} .

Bloki odpowiedzialne za przeliczenie macierzy M(q) oraz F(q) zawarto w bloku dynamiki w programie Simulink. Następnym blokiem, jaki należy opracować, jest blok odpowiedzialny za macierz sił odśrodkowych i sił Coriolisa, $C(q, \dot{q})$. Wykorzystując dane z pracy [4], przyjęto następujący kształt tej macierzy

$$C(q, \dot{q}) = \begin{bmatrix} C_{12}^* \dot{q}_2 + C_{13}^* \dot{q}_3 & C_{12}^* \dot{q}_1 & C_{13}^* \dot{q}_1 \\ -C_{12}^* \dot{q}_1 & 0 & 2C_{23}^* \dot{q}_2 + C_{33}^* \dot{q}_3 \\ -C_{13}^* \dot{q}_1 & -C_{23}^* \dot{q}_2 & 0 \end{bmatrix},$$
(2.19)

gdzie

$$C_{12}^{*} = \frac{1}{2}(6.56125\sin(2q_{2}) - 0.531c_{2}c_{3}),$$

$$C_{13}^{*} = -\frac{1}{2}(-0.531s_{2}s_{3} + 10.9\sin(2q_{3})),$$

$$C_{23}^{*} = 0.13275c_{2+3},$$

$$C_{33}^{*} = 0.13275c_{2+3}.$$
(2.20)

Macierz ta została uproszczona do postaci

$$C(q,\dot{q}) = \begin{bmatrix} C_{11} & C_{12} & C_{13} \\ -C_{12} & 0 & C_{23} \\ -C_{13} & C_{32} & 0 \end{bmatrix},$$
 (2.21)

gdzie

$$C_{11} = \frac{1}{2}\dot{q}_{2}(6.56125\sin(2q_{2}) - 0.531c_{2}c_{3})$$

$$- \frac{1}{2}\dot{q}_{3}(-0.531s_{2}s_{3} + 10.9\sin(2q_{3})),$$

$$C_{12} = \frac{1}{2}\dot{q}_{1}(6.56125\sin(2q_{2}) - 0.531c_{2}c_{3}),$$

$$C_{13} = -\frac{1}{2}\dot{q}_{1}(-0.531s_{2}s_{3} + 10.9\sin(2q_{3})),$$

$$C_{23} = 0.2655c_{2+3}(\dot{q}_{2} + \frac{1}{2}\dot{q}_{3}),$$

$$C_{32} = 0.13275\dot{q}_{2}c_{2+3}.$$

$$(2.22)$$

Wektor oddziaływań grawitacyjnych D(q) ma prostą strukturę

$$D(q) = \begin{bmatrix} D_1 \\ D_2 \\ D_3 \end{bmatrix}, \tag{2.23}$$

gdzie

$$D_{1} = 0,$$

$$D_{2} = -145\sin(q_{2}),$$

$$D_{3} = -5.7879\cos(q_{3}).$$
(2.24)

Punktem wyjściowym do implementacji dynamiki w MATLAB było równanie (2.7). W pełnej swojej postaci wygląda ono następująco

$$\begin{bmatrix} \ddot{q}_1 \\ \ddot{q}_2 \\ \ddot{q}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} F_{11} & 0 & 0 \\ 0 & F_{22} & F_{23} \\ 0 & F_{23} & F_{33} \end{bmatrix} \begin{pmatrix} \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \\ u_3 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} C_{11} & C_{12} & C_{13} \\ -C_{12} & 0 & C_{23} \\ -C_{13} & C_{32} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{q}_1 \\ \dot{q}_2 \\ \dot{q}_3 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} D_1 \\ D_2 \\ D_3 \end{bmatrix} \end{pmatrix} (2.25)$$

Po dokonaniu odpowiednich działań na macierzach w nawiasie uzyskano wyrażenie

$$\begin{bmatrix} \ddot{q}_1 \\ \ddot{q}_2 \\ \ddot{q}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} F_{11} & 0 & 0 \\ 0 & F_{22} & F_{23} \\ 0 & F_{23} & F_{33} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} h_1 \\ h_2 \\ h_3 \end{bmatrix}, \tag{2.26}$$

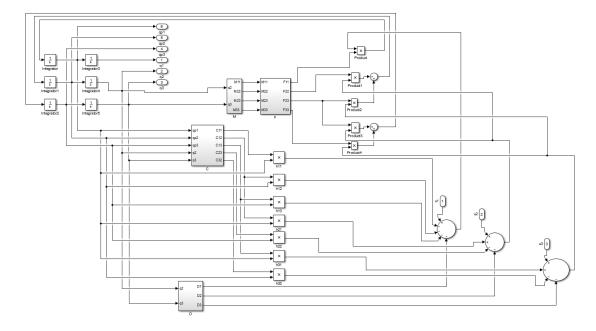
gdzie

$$h_{1} = u_{1} - C_{11}\dot{q}_{1} - C_{12}\dot{q}_{2} - C_{13}\dot{q}_{3} - D_{1},$$

$$h_{2} = u_{2} + C_{12}\dot{q}_{1} - C_{23}\dot{q}_{3} - D_{2},$$

$$h_{3} = u_{3} + C_{13}\dot{q}_{1} - C_{32}\dot{q}_{2} - D_{3}.$$
(2.27)

W ten sposób można zaimplementować nie tylko bloki $C(q, \dot{q})$, D(q), ale także wyprowadzenie sygnału $\ddot{q} \in R^3$. Na końcu implementacji tego bloku trzeba połączyć układ z sygnałem sterującym $u \in R^3$. Ostateczny kształt układu dynamiki w programie Simulink został zamieszczony poniżej.



Rysunek 2.1 Dynamika manipulatora IRb-6 w programie Simulink.

2.3 Kinematyka manipulatora IRb-6 według Denavita-Hartenberga

W celu stworzenia kompletnego opisu matematycznego manipulatora IRb-6, prócz jego dynamiki należy także określić jego kinematykę. Została ona opisana przy użyciu notacji Denavita-Hartenberga. Notacja ta pozwala opisać kinematykę robotów będących ramionami mechanicznymi według międzynarodowych standardów.

Parametry d_1, d_6, a_2, a_3 wynikają z własności fizycznych badanego manipulatora. Wynosza one odpowiednio:

```
d_1 = 0.7 [m],

d_6 = 0.095 [m],

a_2 = 0.45 [m],

a_3 = 0.67 [m].
```

Manipulator IRb-6 ma pięć stopni swobody, jednak na jego kinematykę q_4 oraz q_5 nie będą miały wpływu. Wynika to z faktu, że zmienne te są odpowiedzialne jedynie za obrót samego chwytaka. Można dzięki temu całą notację przedstawić jako odwzorowania

$$\mathbf{K}(\mathbf{q}) = A_0^{1} A_1^{2} A_2^{3} A_3^{4} A_4^{5}(q) : X_0 Y_0 Z_0 \to X_5 Y_5 Z_5$$
 (2.28)

 $\begin{array}{l} \text{gdzie} \\ A_0^{\ 1} = \mathbf{Rot}(Z,q_1)\mathbf{Trans}(Z,d_1)\mathbf{Rot}(X,\frac{\pi}{2}), \\ A_1^{\ 2} = \mathbf{Rot}(Z,q_2)\mathbf{Trans}(Z,a_2), \\ A_2^{\ 3} = \mathbf{Rot}(Z,q_3-q_2)\mathbf{Trans}(X,a_3), \\ A_3^{\ 4} = \mathbf{Rot}(Z,q_4-q_3)\mathbf{Rot}(X,\frac{\pi}{2}), \\ A_4^{\ 5} = \mathbf{Rot}(Z,q_5)\mathbf{Trans}(Z,d_6)\mathbf{Rot}(X,-\frac{\pi}{2}). \end{array}$

Po przemnożeniu w odpowiedniej kolejności tych odwzorowań wyliczono macierz kinematyki

$$\mathbf{K(q)} = \begin{bmatrix} c_1c_4c_5 + s_1s_5 & -c_1s_4 & s_1c_5 - c_1c_4s_5 & c_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4) \\ -s_4c_5 & -c_4 & s_4s_5 & -d_1 + d_6c_4 - a_2s_2 - a_3s_3 \\ s_1c_4c_5 - c_1s_5 & -s_1s_4 & -c_1c_5 - s_1c_4s_5 & s_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4) \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} (2.29)$$

Trzy pierwsze pozycje ostatniej kolumny tej macierzy decydują o współrzędnych lokalizacji efektora w przestrzeni roboczej. Dlatego potrzebny do określenia kinematyki układ równań ma postać

$$\begin{cases} x = c_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4) \\ y = -d_1 + d_6c_4 - a_2s_2 - a_3s_3 \\ z = s_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4) \end{cases}$$
(2.30)

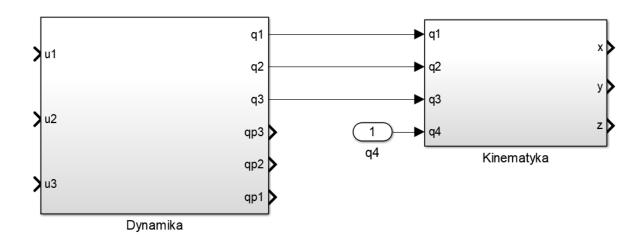
Jak widać, położenie chwytaka zależy od położenia przegubów $q_1 \div q_4$. Pozycje przegubów $q_1 \div q_3$ otrzymuje się z dynamiki robota, natomiast kąt q_4 , który jest potrzebny do wyliczenia położenia chwytaka, ma stałą wartość, ustalaną przez operatora. Z kolei q_5 wpływa tylko na orientację IRb-6, a nie na położenie chwytaka. Dlatego też przyjęto, że wartość kąta q_5 będzie ustaloną wartością stałą.

Na podstawie tych równań dokonano implementacji kinematyki robota IRb-6 w programie Simulink. Równania zarówno dynamiki i kinematyki modelu takiego układu mają postać

$$M(q)\ddot{q} + C(q,\dot{q})\dot{q} + D(q) = u,$$
 (2.31)

$$y = K(q). (2.32)$$

Powyższy opis dynamiki i kinematyki układu będzie podstawą do zamodelowania robota IRb-6 w programie Simulink. Sygnał wejściowy to $u \in \mathbb{R}^3$, a współrzędne położenia efektora manipulatora to x, y, z. Wartości qp1, qp2, qp3 to kolejno $\dot{q}_1, \dot{q}_2, \dot{q}_3$.



Rysunek 2.2 Bloki dynamiki i kinematyki IRb-6 w programie Simulink.

Rozdział 3

Algorytm odsprzęgania wejściowo-wyjściowego

3.1 Afiniczny układ sterowania

Po zaimplementowaniu manipulatora w programie symulacyjnym, można przystąpić do opracowania algorytmu odsprzęgania wejściowo-wyjściowego. Algorytm odsprzęgania wejściowo-wyjściowego składa się z dwóch części: odsprzężenia i linearyzacji przekształcenia wejściowo-wyjściowego oraz sterowania dla odsprzężonego układu liniowego. Taki algorytm pozwoli użytkownikowi sterować manipulatorem IRb-6 w sposób liniowy, tak jakby robot posiadał przeguby przesuwne.

Najpierw należy zacząć od uzyskania afinicznego układu sterowania. W poprzednim rozdziale zostały określone równania opisujące dynamikę i kinematykę manipulatora (2.31), (2.32). Drugie równanie opisuje kinematykę układu.

$$y_{CHi} = k_i(q), \quad i = 1, ..., p,$$
 (3.1)

które w postaci wektorowej wygląda następująco

$$y_{CH} = \begin{bmatrix} k_1 \\ k_2 \\ k_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x \\ y \\ z \end{bmatrix}. \tag{3.2}$$

Jak widać, dla robota IRb-6 liczba wyjść jest równa p=3. W celu uzyskania postaci afinicznej, należy uzyskać pochodną drugiego rzędu równania (3.1) po czasie. Dlatego zostaną wyliczone pochodne dla każdej składowej wektora k(q)

$$\frac{d}{dt}y_{CHi} = \frac{d}{dt}k_i(q) = \frac{\partial k_i}{\partial q}\frac{dq}{dt} = \frac{\partial k_i}{\partial q}\dot{q}, \quad i = 1, ..., p.$$
(3.3)

Dla całego wektora pochodna będzie wynosiła zatem

$$\dot{y}_{CHi} = \frac{\partial k_i}{\partial q} \dot{q}, \quad i = 1, ..., p, \tag{3.4}$$

a dla pochodnej drugiego rzędu zachodzi

$$\ddot{y}_{CHi} = \frac{d}{dt} \left(\frac{\partial k_i}{\partial q}\right) \dot{q} + \frac{\partial k_i}{\partial q} \ddot{q} = \dot{q}^T \frac{\partial^2 k_i}{\partial q^2} \dot{q} + \frac{\partial k_i}{\partial q} \ddot{q}, \quad i = 1, ..., p.$$
(3.5)

Należy zwrócić uwagę na iloczyn $\dot{q}^T \frac{\partial^2 k_i}{\partial q^2} \dot{q}$. Nie jest on macierzą, tylko skalarem, który oznaczony zostanie jako P_i . Równanie (3.5) można uprościć do postaci

$$\ddot{y}_{CHi} = P_i + \frac{\partial k_i}{\partial q} \ddot{q}, \quad i = 1, ..., p.$$
(3.6)

Równanie (3.6) dotyczy wszystkich składowych pozycji chwytaka

$$\ddot{y}_{CH} = \begin{bmatrix} \ddot{x} \\ \ddot{y} \\ \ddot{z} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} P_1 \\ P_2 \\ P_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{\partial k_1}{\partial q} \\ \frac{\partial k_2}{\partial q} \\ \frac{\partial k_3}{\partial q} \end{bmatrix} \ddot{q} = P + J\ddot{q}. \tag{3.7}$$

Symbol J oznacza macierz Jacobiego. Macierz ta dla naszego układu wynosi

$$J = \begin{bmatrix} \frac{\partial k_1}{\partial q_1} & \frac{\partial k_1}{\partial q_2} & \frac{\partial k_1}{\partial q_3} \\ \frac{\partial k_2}{\partial q_1} & \frac{\partial k_2}{\partial q_2} & \frac{\partial k_2}{\partial q_3} \\ \frac{\partial k_3}{\partial q_1} & \frac{\partial k_3}{\partial q_2} & \frac{\partial k_3}{\partial q_3} \end{bmatrix}.$$

Kolejnym krokiem jest podstawienie równań dynamiki do układu (3.7). Wyliczoną wartość \ddot{q} podstawia się do równania (3.7), otrzymując

$$\ddot{y}_{CH} = P + JF(q)(u - C(q, \dot{q})\dot{q} - D(q)) = P + JF(q)u - JF(q)(C(q, \dot{q})\dot{q} + D(q)).$$
 (3.8)

Z powyższego równania można wyróżnić część mnożoną przez sygnał wejściowy od reszty równania. W ten sposób równanie dochodzi do postaci afinicznej

$$\ddot{y}_{CH} = P - JF(q)(C(q, \dot{q})\dot{q} + D(q)) + JF(q)\mathbf{u} = H + Gu,$$
 (3.9)

gdzie:

- $H = P JF(q)(C(q, \dot{q})\dot{q} + D(q)),$
- $G = JF(q) = JM^{-1}(q)$

Uzyskany afiniczny układ sterowania (3.9) zostanie następnie zaimplementowany w programie Simulink. Zanim jednak zostanie to zrealizowane, należy najpierw upewnić się, czy takim układem da się sterować.

3.2 Konfiguracje osobliwe manipulatora IRb-6

W poprzednim rozdziale został przedstawiony układ sterowania dla manipulatora IRb-6 o określonej dynamice i kinematyce. Widać, że druga pochodna wyjścia y_{CH} zależy od sterowania

$$\ddot{y}_{CH} = H + Gu \tag{3.10}$$

Aby powyższym układem dało się sterować, należy upewnić się, że macierzG jest macierzą odwracalną. Ponieważ

$$G = J(q)F(q), (3.11)$$

to zachodzi

$$G^{-1} = (J(q)F(q))^{-1} = F(q)^{-1}J(q)^{-1}$$
(3.12)

Macierz F(q) jest macierzą odwracalną, albowiem została ona wcześniej zdefiniowana jako odwrócenie macierzy M(q). Dlatego

$$G^{-1} = M(q)J(q)^{-1}, (3.13)$$

Następnym krokiem jest określenie warunków, dla których macierz Jacobiego będzie odwracalna. Po pierwsze, macierz J musi być kwadratowa. Wynika to z [3] warunku regularności, czyli liczba wejść układu musi być równa liczbie wyjść układu. Warunek ten jest spełniony. Po drugie, badany manipulator nie może wykonywać ruchów przechodzących przez konfiguracje osobliwe. W tym celu policzone zostaną wszystkie osobliwości położenia manipulatora IRb-6. Cały proces sprowadza się do określenia, dla jakich kątów wyznacznik Jakobianu detJ będzie równy wartości zero. Poszczególne równania k_i to wcześniej uzyskane

$$\begin{cases} k_1 = x = c_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4) \\ k_2 = y = -d_1 + d_6c_4 - a_2s_2 - a_3s_3 \\ k_3 = z = s_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4) \end{cases}$$

Obliczając odpowiednie pochodne uzyskano macierz

$$J = \begin{bmatrix} J_{11} & J_{12} & J_{13} \\ J_{21} & J_{22} & J_{23} \\ J_{31} & J_{32} & J_{33} \end{bmatrix},$$

gdzie

$$J_{11} = \frac{\partial k_1}{\partial q_1} = -s_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4),$$

$$J_{12} = \frac{\partial k_1}{\partial q_2} = -a_2c_1s_2,$$

$$J_{13} = \frac{\partial k_1}{\partial q_3} = -a_3c_1s_3,$$

$$J_{21} = \frac{\partial k_2}{\partial q_1} = 0,$$

$$J_{22} = \frac{\partial k_2}{\partial q_2} = -a_2c_2,$$

$$J_{23} = \frac{\partial k_2}{\partial q_3} = -a_3c_3,$$

$$J_{31} = \frac{\partial k_3}{\partial q_1} = c_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4),$$

$$J_{32} = \frac{\partial k_3}{\partial q_2} = -a_2s_1s_2,$$

$$J_{33} = \frac{\partial k_3}{\partial q_3} = -a_3s_1s_3.$$

$$(3.14)$$

Teraz określone zostaną wartości q_i , dla których konfiguracje są osobliwe. Pierwszym krokiem jest przyrównanie wyznacznika tej macierzy do zera. Założono, że

$$b = a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4. (3.15)$$

Podstawiając (3.15) do wyznacznika macierzy Jacobiego uzyskano zależność

$$det J = -s_1^2 b a_2 a_3 c_2 s_3 + c_1^2 b a_2 a_3 s_2 c_3 - c_1^2 b a_2 a_3 c_2 s_3 + s_1^2 b a_2 a_3 s_2 c_3.$$
 (3.16)

Wyciągając jedynkę trygonometryczną, równanie upraszcza się do postaci

$$det J = -ba_2 a_3 (c_2 s_3 - s_2 c_3), (3.17)$$

co równoważne jest z równaniem

$$det J = -ba_2 a_3 \sin(q_3 - q_2). (3.18)$$

Z zależności (3.18) wynikają dwa równania wyznaczające konfiguracje osobliwe:

$$b = a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4 = 0, (3.19)$$

$$\sin(q_3 - q_2) = 0. (3.20)$$

Z równania (3.19) otrzymuje się następujące wartości q_i konfiguracji osobliwych

$$(q_2 = \frac{\pi}{2} + k\pi) \cup (q_3 = \frac{\pi}{2} + k\pi) \cup (q_4 = \pi). \tag{3.21}$$

Stała k we wszystkich zależnościach oznacza liczby całkowite. Ostatecznie cały zbiór konfiguracji osobliwych to

$$((q_2 = \frac{\pi}{2} + k\pi) \cup (q_3 = \frac{\pi}{2} + k\pi) \cup (q_4 = k\pi)) \cap (q_3 - q_2 = k\pi). \tag{3.22}$$

Podczas sterowania układem należy upewnić się, że robot nie będzie przechodził przez konfiguracje osobliwe (3.22).

3.3 Sterowanie odsprzegające i linearyzujące

W poprzednim rozdziale dokonano przekształcenia równania układu do postaci afinicznej

$$\ddot{y}_{CH} = P - JF(q)(C(q, \dot{q})\dot{q} + D(q)) + JF(q)\mathbf{u} = H + Gu, \tag{3.23}$$

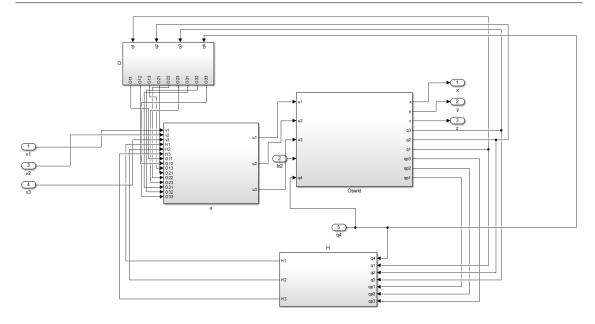
gdzie:

- $H = P JF(q)(C(q, \dot{q})\dot{q} + D(q)),$
- \bullet G = JF(q).

Kolejnym krokiem będzie zaimplementowanie tego układu sterowania w programie Simulink. Polegać będzie to na utworzeniu odpowiednich sprzężeń zwrotnych dla tego obiektu i zamknięciu całości w nowy podsystem nazwany Układem. Najpierw przekształcono równanie, definiując nowy sygnał wejściowy do obiektu, czyli v. Niech

$$u = G^{-1}(-H + u) (3.24)$$

gdzie v jest oznaczeniem nowego wejścia do układu. Na rysunku 3.1 zamieszczono schemat podsystemu Układ.



Rysunek 3.1 Podsystem Układ.

Pierwszym utworzonym blokiem był blok H wynikający z równania

$$H = P - JF(q)(C(q, \dot{q})\dot{q} + D(q))$$
(3.25)

Jego zawartość została podzielona na bloki M, N, F, J, G, E, P. Bloki M oraz F są kopią bloków z podsystemu Dynamiki i mają za zadanie utworzyć F(q), czyli odwrotność macierzy bezwładności M(q). Blok J odpowiedzialny jest za utworzenie macierzy Jacobiego J(q).

$$J(q) = \begin{bmatrix} J_{11} & J_{12} & J_{13} \\ J_{21} & J_{22} & J_{23} \\ J_{31} & J_{32} & J_{33} \end{bmatrix}$$

Pozostałe bloki E, G, P, N wynikają bezpośrednio z obliczeń macierzy równania H. W pierwszej kolejności przeanalizowano kwestię bloku P. Niech

$$P_i = \dot{q}^T \frac{\partial^2 k_i}{\partial q^2} \dot{q}, \quad i = 1, ..., p.$$
(3.26)

Z mnożenia macierzy można dojść do wniosku, że jest to skalar zależny od wartości q_i oraz \dot{q}_i , według wzoru

$$P_{i} = \begin{bmatrix} \dot{q}_{1} & \dot{q}_{2} & \dot{q}_{3} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} P_{i11} & P_{i12} & P_{i13} \\ P_{i21} & P_{i22} & P_{i23} \\ P_{i31} & P_{i32} & P_{i33} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{q}_{1} \\ \dot{q}_{2} \\ \dot{q}_{3} \end{bmatrix}, \quad i = 1, ..., p.$$
 (3.27)

gdzie:

$$P_{111} = -c_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4), \qquad (3.28)$$

$$P_{112} = -\sin(q_1)(-a_2\sin q_2 + a_3\cos q_3 + d_6\sin q_4),$$

$$P_{113} = -s_1(a_2c_2 - a_3s_3 + d_6s_4),$$

$$P_{121} = a_2s_1s_2,$$

$$P_{122} = -a_2c_1c_2,$$

$$P_{132} = 0,$$

$$P_{131} = a_3s_1s_3,$$

$$P_{132} = 0,$$

$$P_{133} = -a_3c_1c_3,$$

$$P_{211} = 0,$$

$$P_{212} = 0,$$

$$P_{213} = 0,$$

$$P_{211} = 0,$$

$$P_{221} = 0,$$

$$P_{222} = a_2s_2,$$

$$P_{223} = 0,$$

$$P_{231} = 0,$$

$$P_{232} = 0,$$

$$P_{233} = 0,$$

$$P_{233} = a_3s_3,$$

$$P_{311} = -s_1(a_2c_2 + a_3c_3 + d_6s_4),$$

$$P_{312} = -a_2c_1s_2,$$

$$P_{313} = -a_3c_1s_3,$$

$$P_{321} = -a_2c_1s_2,$$

$$P_{322} = -a_2s_1c_2,$$

$$P_{323} = 0,$$

$$P_{333} = -a_3c_1s_3,$$

$$P_{331} = -a_3c_1s_3,$$

$$P_{322} = -a_2s_1c_2,$$

$$P_{333} = 0,$$

$$P_{333} = -a_3c_1s_3,$$

$$P_{332} = 0,$$

$$P_{333} = -a_3s_1c_3.$$

Po wymnożeniu uzyskano

$$P_{1} = \dot{q}_{1}(-\dot{q}_{1}c_{1}(a_{2}c_{2} + a_{3}c_{3} + d_{6}s_{4}) + \dot{q}_{2}a_{2}s_{1}s_{2} - \dot{q}_{3}a_{3}s_{1}s_{3})$$

$$+ \dot{q}_{2}(-\dot{q}_{1}s_{1}(-a_{2}s_{2} + a_{3}c_{3} + d_{6}s_{4}) - \dot{q}_{2}a_{2}c_{1}c_{2})$$

$$+ \dot{q}_{3}(-\dot{q}_{1}s_{1}(a_{2}c_{2} - a_{3}s_{3} + d_{6}s_{4}) - \dot{q}_{3}c_{1}c_{3}),$$

$$P_{2} = \dot{q}_{2}(\dot{q}_{2}a_{2}s_{2}) + \dot{q}_{3}\dot{q}_{3}a_{3}s_{3},$$

$$P_{3} = \dot{q}_{1}(-\dot{q}_{1}s_{1}(a_{2}c_{2} + a_{3}c_{3} + d_{6}s_{4}) - \dot{q}_{2}a_{2}c_{1}s_{2} - \dot{q}_{3}a_{3}c_{1}s_{3})$$

$$+ \dot{q}_{2}(-\dot{q}_{1}a_{2}c_{1}s_{2} - \dot{q}_{2}a_{2}s_{1}c_{2}) + \dot{q}_{3}(-\dot{q}_{1}a_{3}c_{1}s_{3} - \dot{q}_{3}a_{3}s_{1}c_{3}).$$

$$(3.29)$$

Blok G wynika z mnożenia J(q)F(q) = G(q). W celu utworzenia macierzy G(q) wykorzystano składowe macierzy Jacobiego oraz odwrotności macierzy bezwładno-

ści. Macierz ta ma postać

$$G(q) = \begin{bmatrix} G_{11} & G_{12} & G_{13} \\ G_{21} & G_{22} & G_{23} \\ G_{31} & G_{32} & G_{33} \end{bmatrix}$$

gdzie

$$G_{11} = J_{11}F_{11},$$

$$G_{12} = J_{12}F_{22} + J_{13}F_{23},$$

$$G_{13} = J_{12}F_{22} + J_{13}F_{33},$$

$$G_{21} = 0,$$

$$G_{22} = J_{22}F_{22} + J_{23}F_{23},$$

$$G_{23} = J_{22}F_{23} + J_{23}F_{33},$$

$$G_{31} = J_{32}F_{11},$$

$$G_{32} = J_{32}F_{22} + J_{33}F_{23},$$

$$G_{33} = J_{32}F_{23} + J_{33}F_{33}.$$
(3.30)

W równaniu dokonywane jest działanie na macierzach $C(q,\dot{q})\dot{q}+D(q)$ dające wektor, który oznaczono jako $E(q,\dot{q})$. Za niego odpowiedzialny jest właśnie blok E. Jego składowe to

$$E(q,\dot{q}) = \begin{bmatrix} C_{11} & C_{12} & C_{13} \\ -C_{12} & 0 & C_{23} \\ -C_{13} & C_{32} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{q}_1 \\ \dot{q}_2 \\ \dot{q}_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} D_1 \\ D_2 \\ D_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} C_{11}\dot{q}_1 + C_{12}\dot{q}_2 + C_{13}\dot{q}_3 + D_1 \\ -C_{12}\dot{q}_1 + C_{23}\dot{q}_3 + D_2 \\ -C_{13}\dot{q}_1 + C_{32}\dot{q}_2 + D_3 \end{bmatrix}.$$

Do zaimplementowania bloku E wykorzystano wcześniej utworzone bloki C oraz D. Ostatni Blok N zaś jest wynikiem mnożenia $G(q)E(q,\dot{q})=N(q,\dot{q})$.

$$N(q, \dot{q}) = \begin{bmatrix} G_{11}E_1 + G_{12}E_2 + G_{13}E_3 \\ G_{21}E_1 + G_{22}E_2 + G_{23}E_3 \\ G_{31}E_1 + G_{32}E_2 + G_{33}E_3 \end{bmatrix}.$$
 (3.31)

Ostatecznie, by uzyskać składowe wektora H(q) należy na końcu odjąć wektor $N(q, \dot{q})$ od P.

Drugim blokiem w podsystemie Układ jest blok O, wyliczający macierz O(q), która jest odwrotnością wcześniej wyliczonej macierzy G(q). Sposób wyliczenia jest standardowy, wykorzystujący odwrotność wyznacznika tej macierzy. Wyznacznik macierzy G(q) równa się

$$det(G(q)) = G_{11}G_{22}G_{33} + G_{31}G_{12}G_{23} - G_{11}G_{32}G_{23} - G_{31}G_{22}G_{13}$$
(3.32)

Uzyskano macierz

$$O(q) = G^{-1}(q) = \begin{bmatrix} O_{11} & O_{12} & O_{13} \\ O_{21} & O_{22} & O_{23} \\ O_{31} & O_{32} & O_{33} \end{bmatrix},$$

gdzie:

$$O_{11} = \frac{1}{\det(G(q))} (G_{22}G_{33} - G_{23}G_{32}), \qquad (3.33)$$

$$O_{12} = \frac{1}{\det(G(q))} (G_{13}G_{32} - G_{11}G_{33}),$$

$$O_{13} = \frac{1}{\det(G(q))} (G_{12}G_{23} - G_{13}G_{22}),$$

$$O_{21} = \frac{1}{\det(G(q))} (G_{23}G_{31}),$$

$$O_{22} = \frac{1}{\det(G(q))} (G_{11}G_{33} - G_{13}G_{31}),$$

$$O_{23} = \frac{1}{\det(G(q))} (-G_{11}G_{23}),$$

$$O_{31} = \frac{1}{\det(G(q))} (-G_{22}G_{31}),$$

$$O_{32} = \frac{1}{\det(G(q))} (G_{12}G_{31} - G_{11}G_{32}),$$

$$O_{33} = \frac{1}{\det(G(q))} (G_{11}G_{22}).$$

Ostatnim blokiem w Układzie jest blok U odpowiedzialny za połączenie wyników z bloków H oraz O ze sprzężenia zwrotnego. Jego działanie jest zależne od równania

$$u = \begin{bmatrix} O_{11} & O_{12} & O_{13} \\ O_{21} & O_{22} & O_{23} \\ O_{31} & O_{32} & O_{33} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_1 - H_1 \\ v_2 - H_2 \\ v_3 - H_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} O_{11}(v_1 - H_1) + O_{12}(v_2 - H_2) + O_{13}(v_3 - H_3) \\ O_{21}(v_1 - H_1) + O_{22}(v_2 - H_2) + O_{23}(v_3 - H_3) \\ O_{31}(v_1 - H_1) + O_{32}(v_2 - H_2) + O_{33}(v_3 - H_3) \end{bmatrix}.$$

Rozdział 4

Sterowanie układem osdprzężonym

4.1 Generator trajektorii zadanej

W celu przeprowadzenia analizy jakości opracowanego algorytmu, trzeba określić jaka trajektoria ruchu manipulatora będzie realizowana. Z tego powodu utworzono dodatkowy blok nazwany Generatorem, który będzie generował żądane współrzędne chwytaka. Na początek wybrano ruch śrubowy o następujących wzorach:

$$\begin{cases}
 x_d(t) &= \cos\left(\frac{t}{5}\right) \\
 y_d(t) &= \sin\left(\frac{t}{5}\right) \\
 z_d(t) &= \frac{t}{10}
\end{cases}$$
(4.1)

Tak jak w poprzednich rozdziałach, uwzględniono, że idealne różniczkowanie numeryczne nie istnieje. Zamiast tego zamodelowano najwyższe pochodne, a następnie scałkowano je z odpowiednimi warunkami początkowymi

$$x_d(t) = \cos\left(\frac{t}{5}\right), \tag{4.2}$$

$$\dot{x}_d(t) = -0.2\sin\left(\frac{t}{5}\right),$$

$$\ddot{x}_d(t) = -0.04\cos\left(\frac{t}{5}\right),$$

$$x_d(0) = 1,$$

$$\dot{x}_d(0) = 0,$$

$$y_d(t) = \sin\left(\frac{t}{5}\right),$$

$$\dot{y}_d(t) = 0.2\cos\left(\frac{t}{5}\right),$$

$$\ddot{y}_d(t) = -0.04\sin\left(\frac{t}{5}\right),$$

$$y_d(0) = 0,$$

$$\dot{y}_d(0) = 1,$$

$$z_{d}(t) = \frac{t}{10},$$

$$\dot{z}_{d}(t) = \frac{1}{10},$$

$$\ddot{z}_{d}(t) = 0,$$

$$z_{d}(t) = 0,$$

$$\dot{z}_{d}(t) = \frac{1}{10}.$$
(4.3)

Z tak zaimplementowanym Generatorem będzie określana dla sygnału wejściowego odpowiednia trajektoria ruchu chwytaka. Ta z kolei będzie na bieżąco sprawdzana z rzeczywistymi współrzędnymi efektora IRb-6, co pozwoli na wyliczenie uchybu układu.

4.2 Regulacja PD z korekcją

Posiadając generator trajektorii, można przystąpić do tworzenia algorytmu Qu-Dorseya. Jest to regulator PD określony zależnością

$$v = \ddot{y}_{CHd} - K_d \dot{e}_y - K_p e_y. \tag{4.4}$$

Stałe K_d oraz K_p są stałymi regulatora. Wartość e_y oraz jej pochodna są sygnałami uchybu wynikającego z różnicy rzeczywistego położenia efektora w przestrzeni roboczej, a żądanej trajektorii określonej przez generator.

Na podstawie wzoru (4.4) opisano zależność sygnału sterującego od uchybu

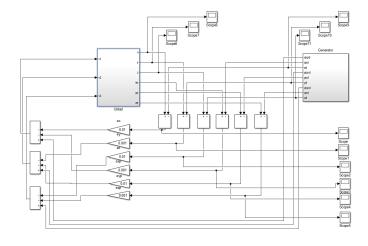
$$v_{1} = \ddot{x}_{d} - K_{d}(\dot{x} - \dot{x}_{d}) - K_{p}(x - x_{d}),$$

$$v_{2} = \ddot{y}_{d} - K_{d}(\dot{y} - \dot{y}_{d}) - K_{p}(y - y_{d}),$$

$$v_{3} = \ddot{z}_{d} - K_{d}(\dot{z} - \dot{z}_{d}) - K_{p}(z - z_{d}).$$

$$(4.5)$$

gdzie współrzędne x_d , y_d , z_d oraz ich pochodne wynikają z generatora trajektorii, a współrzędne x, y, z wynikają z kinematyki obiektu (2.30). Cały schemat regulacji został przedstawiony na schemacie 4.1



Rysunek 4.1 Regulacja PD z korekcją.

4.3 Badanie symulacyjne

Bibliografia

- [1] K. Tchoń, A. Mazur, I. Dulęba, R. Hossa, R. Muszyński *Manipulatory i roboty mobilne. Modele, planowanie ruchu, sterowanie.* Akademicka Oficyna Wydawnicza PLJ, Warszawa, 2000.
- [2] M. Spong, S. Hutchinson, M. Vidyasagar, Dynamika i sterowanie robotów. WNT, Warszawa, 1997.
- [3] A. Isidori, Nonlinear Control Systems. Springer, Londyn, 1995.
- [4] A. Gosiewski i in., Badanie własności dynamicznych oraz projekt regulacji nadążnej dla robotów IRb-6 oraz IRb-60. Raport IA Politechniki Warszawskiej, Warszawa, 1984.