

آنالیز پایداری مقاوم کنترل کننده خطی در ربات‌ها با مفاصل انعطاف‌پذیر

دانشیار دانشکده مهندسی برق، دانشگاه صنعتی خواجه نصیرالدین طوسی، تهران
حمیدرضا تقی‌راد
کارشناس ارشد و مدیر گروه برق، شرکت پایا پرتو، تهران
محمد اعظم خسروی

چکیده

در این مقاله الگوریتم جدید و کامل‌خطی برای کنترل مقاوم ربات‌های با مفاصل انعطاف‌پذیر (FJR) ارائه می‌گردد. بدین منظور ابتدا دینامیک ربات صلب و کنترل PID آن مورد توجه قرار می‌گیرد. سپس FJR با نامعینی‌های ساختاری و تغیرساختاری مدل شده و به فرم استاندارد تئوری انحرافات استثنایی^(۱) در می‌آید. آنگاه الگوریتم پیشنهادی با توجه به کنترل PID ربات صلب و قضیه تیخونوف ارائه می‌گردد. این کنترل کننده شامل یک PID مقاوم بر مبنای ربات صلب متاظن و یک ترم اصلاحی ساده است که برای جبران تأثیر انعطاف‌پذیری مفاصل پیشنهادی اضافه می‌شود. ویژگی این کنترل کننده در سادگی و خطی بودن آن است. سپس جزئیات ریاضی اثبات پایداری مقاوم الگوریتم پیشنهادی با دو قضیه بیان می‌شود و شرایط کافی برای پایداری مقاوم سیستم به دست می‌آید. در نهایت کارایی الگوریتم پیشنهادی با شبیه‌سازی پازوی یک محوره با مفصل منعطف، بررسی می‌شود.

کلمات کلیدی: ربات‌های با مفاصل انعطاف‌پذیر، هارمونیک درایو، انحرافات استثنایی، قضیه تیخونوف، PID مقاوم، پایداری UUB (Uniformly Ultimately Bounded)، تحلیل لیاپانوف.

Stability Analysis of a Robust Linear Controller For Flexible Joint Robots

H. R. Taghirad Department of Electrical Engineering, K. N. Toosi
M. A. Khosravi University of Technology, Tehran, Iran
 Electrical Group, Paya Partow Co. Tehran, Iran

Abstract

In this paper a new and completely linear algorithm is proposed for robust control of flexible joint robots. Moreover, the robust stability of the closed loop system in the presence of structured and unstructured uncertainties is analyzed. In order to develop the controller, flexible joint robot with structured and unstructured uncertainties is modelled and converted into a singular perturbation form. A robust linear control algorithm is proposed for the slow dynamics and its robust stability conditions are derived using Thikhonov's theorem. Then, the robust stability of the total system considering the proposed composite controller is analyzed, and the sufficient conditions for robust stability of the overall system are determined. Finally the effectiveness of the proposed controller is verified through simulations. It is shown that not only the tracking performance of the proposed controller is very suitable, but also the actuator effort is much smaller than that in the previous result.

Key words: Flexible joint robots, Harmonic drive, Singular perturbation, Robust PID, Thikhonov's theorem, UUB stability, Lyapunov analysis, Simulations.

1- Singular Perturbation Theory

۱- مقدمه

استثنایی به عنوان ثوری پایه برای مدل‌سازی این رباتها استفاده شده است. در این روش با استفاده از خاصیت تقسیم زمانی سیستم‌ها^(۱) این‌گونه سیستم‌ها به دو زیر سیستم کند و تند تجزیه گردیده و مورد استفاده سایر الگوریتم‌های کنترلی قرار گرفته‌اند. همانطور که در [۹] برای یک مدل سه محوره با مفاصل انعطاف‌پذیر نشان داده شده است، سیستم شرایط لازم و کافی برای اینکه قابلیت خطی‌سازی با فیدبک را داشته باشد، دارا نیست. بنابراین از روش‌هایی نظری گشتاور محاسبه شده نمی‌توان استفاده کرد. در مرجع [۱]، با صرف نظر از تاثیر حرکت محور بر روی انرژی جنبشی روتور، یک مدل ریاضی از این رباتها به دست آمده است که با این ساده‌سازی، سیستم قابلیت خطی‌سازی با فیدبک را دارد. البته باید توجه داشت که برای پیاده‌سازی این روش نیاز به اندازه‌گیری شتاب و مشتق^(۲) آن است که عملاً بسیار پرهزینه خواهد بود [۱].

اکثر روش‌های کنترلی که در زمینه کنترل فیدبک FJR ها انجام شده‌اند، در حیطه کنترل غیر خطی هستند و پیاده‌سازی آنها هزینه و پیچیدگی‌های خاص خود را می‌طلبند. در این مقاله کنترل خطی صرف PID به همراه ترم اصلاحی^(۳) برای کنترل سیستم پیشنهاد شده است و شرایط پایداری مقاوم آن نسبت به نامعینی‌ها ساختاری و غیرساختاری طی دو قضیه معین شده است. با استی تووجه شود که برخلاف طبیعت مشابه الگوریتم پیشنهادی با روش ارائه شده توسط همین نویسنده‌گان در [۶]، روش جدید، ساختار بسیار ساده‌تری را با وجود حفظ پایداری مقاوم، داراست [۱۶].

در این مقاله پس از معرفی مختصر بر دینامیک ربات صلب و کنترل PID آن، FJR نامعینی که دینامیک آن دارای نامعینی‌های ساختاری و غیرساختاری است، در نظر گرفته و مدل آن را به فرم ثوری انحرافات استثنایی در می‌آوریم. سپس با استفاده از قضیه تیخونوف و جداسازی متغیرهای کند و تند، الگوریتم پیشنهادی مشکل از کنترل کننده PID برای مدل صلب متناظر و ترم اصلاحی برای جبران سازی انعطاف مفاصل را ارائه می‌کنیم. در نهایت پایداری کلی سیستم، اثبات شده و شرایط کافی برای پایداری تعیین می‌شود و کارآئی الگوریتم با

انعطاف مفاصل اغلب از عوامل تاثیرگذار در پیچیدگی سیستم‌های رباتیک است. همانطور که در مرجع [۱] و طی نتایج عملی نشان داده شده است، برای دستیابی به عملکرد ریدیابی، بهتر، انعطاف مفاصل باید هم در مدل‌سازی و هم در طراحی کنترل کننده در نظر گرفته شود. مهمترین عامل موثر در انعطاف مفاصل ناشی از انعطاف سیستم انتقال قدرت می‌باشد. بازوهای مکانیکی نیاز به حرکه‌های با قابلیت تولید گشتاور بالا در سرعت‌های پایین دارند. بر عکس موتورهای الکتریکی گشتاور مورد نیاز رباتها را فقط در سرعت‌های بالا تامین می‌کنند. بنابراین بسیاری از رباتها که با موتورهای الکتریکی تحریک می‌شوند، یک سیستم انتقال قدرت (جعبه دندۀ) را برای افزایش گشتاور و کاهش سرعت به کار می‌برند. در میان سیستم‌های انتقال قدرت نیز هارمونیک درایوها به علت دارا بودن خصوصیات ویژه، بیشتر مورد توجه طراحان قرار گرفته‌اند. هارمونیک درایو، جعبه دندۀ مخصوصی است که مکانیزم انتقال قدرت در آن توسط یک عنصر انعطاف‌پذیر صورت می‌گیرد.

استفاده از هارمونیک درایو در طراحی رباتها باعث می‌شود که صلب بودن مفاصل تحت الشاع قرار گرفته و با مشکل انعطاف‌پذیری مفاصل مواجه شویم [۲]. انعطاف‌پذیری مفاصل ضمن اینکه باعث پیچیدگی مدل‌سازی بازوها می‌شود، یک عامل بالقوه نامعینی در سیستم است که می‌تواند مشخصات مطلوب سیستم را تحت تاثیر قرار داده و حتی در مواردی به نایابی‌داری آن منجر گردد.

به دلیل انعطاف موجود در مفصل، موقعیت محرک (مثل زاویه محور موتور) مستقیماً به موقعیت محور درایو شده مربوط نیست و این در کاربردهای با دقت بالا، اصلاً مناسب نیست. ضمن اینکه نوسانات ناخواسته در اثر انعطاف مفاصل، محدودیت پهنای باند را بر روی همه الگوریتم‌های کنترلی که بر مبنای رباتهای صلب طراحی شده‌اند، تحمیل می‌کند و ممکن است مشکلات پایداری را برای قوانین کنترلی که تاثیر انعطاف مفاصل را ناچیز نمی‌گیرند، به وجود آورد.

به منظور جبران انعطاف مفاصل، روش‌های کنترلی زیادی پیشنهاد شده‌اند که از جمله می‌توان استفاده از ثوری انحرافات استثنایی [۳]، خطی‌سازی با فیدبک [۱]، روش‌های تطبیقی [۴]، کنترل مقاوم [۵، ۶ و ۷] و روش‌های هوشمند [۸] را نام برد. با در نظر گرفتن انعطاف‌پذیری ضعیف مفاصل، ثوری انحرافات

.۱- Two-Time Scale Behavior

2- Jerk

3- Corrective Term

و با اعمال آن به (۱) داریم:

$$\dot{x} = Ax + B\Delta A \quad (6)$$

که در آن:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & I_n & 0 \\ 0 & 0 & I_n \\ -M_t^{-1}K_I & -M_t^{-1}K_P & -M_t^{-1}K_V \end{bmatrix} \quad (7)$$

$$B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ M_t^{-1} \end{bmatrix} \quad \text{و} \quad \Delta A = N_t + M_t \ddot{q}_u \quad (8)$$

۱-۲- انتخاب تابع لیاپانوف و اثبات پایداری

تابع لیاپانوفی را به صورت زیر کاندید می‌کنیم:

$$V(x) = x^T P x = \frac{1}{2} [\alpha_2 \int e(s) ds + \alpha_1 e + \dot{e}]^T \cdot M_t \cdot [\alpha_2 \int e(s) ds + \alpha_1 e + \dot{e}] + w^T P_w \quad (9)$$

که در آن

$$w = \begin{bmatrix} \int e(s) ds \\ e \\ \dot{e} \end{bmatrix}$$

$$P_1 = \frac{1}{2} \begin{bmatrix} \alpha_2 K_P + \alpha_1 K_I & \alpha_2 K_V + K_I \\ \alpha_2 K_V + K_I & \alpha_1 K_V + K_P \end{bmatrix} \quad (10)$$

و در نتیجه

$$P = \frac{1}{2} \begin{bmatrix} \alpha_2 K_P + \alpha_1 K_I + \alpha_2^2 M_t & \alpha_2 K_V + K_I + \alpha_1 \alpha_2 M_t & \alpha_2 M_t \\ \alpha_2 K_V + K_I + \alpha_1 \alpha_2 M_t & \alpha_1 K_V + K_P + \alpha_1^2 M_t & \alpha_1 M_t \\ \alpha_2 M_t & \alpha_1 M_t & M_t \end{bmatrix}$$

از آنجا که M_t یک ماتریس معین مثبت است، P مثبت معین است اگر و فقط اگر ماتریس P_1 معین مثبت باشد. با انتخاب

شبیه‌سازی یک یازوی تک مفصل نشان داده می‌شود.

۲- کنترل PID ربات صلب

مدل دینامیکی یک ربات n مجوره صلب را در نظر بگیرید

: ۱۰

$$M_t(q)\ddot{q} + N_t(q, \dot{q}) = u_0 \quad (11)$$

که در آن

$$\begin{cases} M_t(q) = M(q) + J \\ N_t(q, \dot{q}) = V_m(q, \dot{q})\dot{q} + G(q) + F_d\dot{q} + F_s(\dot{q}) + T_d \end{cases} \quad (12)$$

$n \times n$ ماتریس $M(q)$ اینرسی، $V_m(q, \dot{q})$ ماتریس $n \times n$ اینرسی، $G(q)$ بردار $n \times 1$ شامل ترمehای کوربولیس و سانتریفوز، F_d بردار $n \times 1$ ثابت‌های اصطکاک ویسکوز، (\dot{q}) بردار $n \times 1$ ترمehای اصطکاک خشک (کولمب)، T_d بردار $n \times 1$ اغتشاش یا تاثیر دینامیک‌های مدل نشده ولی محدود و / . ماتریس قطری $n \times n$ اینرسی محركها می‌باشند. همانطور که در ۱۰ و ۱۱ نشان داده شده است، با وجود نامعینی در همه پارامترها داریم:

$$\begin{cases} \underline{m}_t I \leq M_t(q) \leq \bar{m}_t I \\ \|N_t\| \leq \beta_0 + \beta_1 \|L\| + \beta_2 \|L\|^2 \\ \|V_m\| \leq \beta_3 + \beta_4 \|L\| \end{cases} \quad (13)$$

ثابت‌های مثبت $\underline{m}_t, \bar{m}_t, \beta_0, \beta_1, \beta_2, \beta_3, \beta_4$ حقیقی بوده و $L = [e^T \quad \dot{e}^T]$ نمایانگر نرم اقلیدسی است: با انتخاب u_0 بصورت

$$u_0 = K_t \dot{e} + K_r e + K_v \int e(s) ds = Kx \quad (14)$$

که در آن

$$\begin{cases} e = q_d - q \\ K = [K_t \quad K_r \quad K_v] \\ x = [\int e(s) ds \quad e^T \quad \dot{e}^T]^T \end{cases} \quad (15)$$

$$\begin{bmatrix} M_1 & 0 & 0 \\ 0 & M_1 & 0 \\ 0 & 0 & M_1 \end{bmatrix} x + x^T \begin{bmatrix} \alpha_1 I \\ \alpha_1 I \\ I \end{bmatrix} \Delta A$$

$$\begin{cases} K_p = k_p I \\ K_v = k_v I \\ K_i = k_i I \end{cases} \quad (11)$$

با توجه به ویژگیهای حاکم بر معادله دینامیکی ربات داریم
[۱۲]

$$y^T \dot{M}_r y = 2y^T V_m y \quad (12)$$

بنابراین

$$\dot{V}(x) = -x^T Q x + \frac{1}{2} x^T \begin{bmatrix} \alpha_2 I \\ \alpha_1 I \\ I \end{bmatrix} (V_m + V_m^T) [\alpha_2 I \quad \alpha_1 I \quad I] \cdot$$

$$x + \frac{1}{2} x^T \begin{bmatrix} 0 & \alpha_2^2 I & \alpha_1 \alpha_2 I \\ \alpha_2 I & 2\alpha_1 \alpha_2 I & (\alpha_1^2 + \alpha_2^2) I \\ \alpha_1 \alpha_2 I & (\alpha_1^2 + \alpha_2^2) I & \alpha_1 I \end{bmatrix} \cdot$$

$$\begin{bmatrix} M_1 & 0 & 0 \\ 0 & M_1 & 0 \\ 0 & 0 & M_1 \end{bmatrix} x + x^T \begin{bmatrix} \alpha_2 I \\ \alpha_1 I \\ I \end{bmatrix} \Delta A$$

که در آن:

$$Q = \begin{bmatrix} \alpha_2 k_i I & 0 & 0 \\ 0 & (\alpha_1 k_p - \alpha_2 k_v - k_i) I & 0 \\ 0 & 0 & k_v I \end{bmatrix} \quad (14)$$

بنابراین خواهیم داشت:

$$\begin{aligned} \dot{V}(x) &\leq -\gamma \|x\|^2 + \lambda_1 \|V_m\| \|x\|^2 + \lambda_2 \bar{m}_i \|x\|^2 + \\ &\quad \alpha_1 \lambda_1 \|x\| \|\Delta A\| \end{aligned} \quad (15)$$

$$\Rightarrow \dot{V}(x) \leq \|x\| (\xi_0 - \xi_1 \|x\| + \xi_2 \|x\|^2) \quad (16)$$

$$\gamma = \text{Min}\{\alpha_2 k_i, \alpha_1 k_p - \alpha_2 k_v - k_i, k_v\} \quad (17)$$

حال با توجه به (۳)، (۴)، (۵)، (۶) و (۷) داریم:

$$\xi_0 = \alpha_2^{-1} \lambda_1 \beta_0 + \alpha_2^{-1} \lambda_1 \lambda_3 \bar{m}_i \quad (18)$$

لم زیر نشان می‌دهد که P با انتخاب مناسب می‌تواند معین مثبت و دارای مرزهای بالا و پایین باشد.

لم: فرض کنید این نامساویها برقرار باشند:

$$\begin{aligned} \alpha_1 > 0 & \quad \alpha_2 > 0 & \quad \alpha_1 + \alpha_2 < 1 \\ s_1 = \alpha_2(k_p - k_v) - (1 - \alpha_1)k_i & - \alpha_2(1 + \alpha_1 - \alpha_2)\bar{m}_i > 0 \\ s_2 = k_v + (\alpha_1 - \alpha_2)k_v - k_i & - \alpha_1(1 + \alpha_2 - \alpha_1)\bar{m}_i > 0 \end{aligned}$$

آنکه P معین مثبت بوده و بر شرط زیر صدق می‌کند
[۱۲] (Rayleigh-Ritz) (نامساوی ریلی-ریتز)

$$\underline{\lambda}(P) \|x\|^2 \leq V(x) \leq \bar{\lambda}(P) \|x\|^2 \quad (12)$$

که در آن

$$\underline{\lambda}(P) = \text{Min}\left\{\frac{1 - \alpha_1 - \alpha_2}{2} \bar{m}_i, \frac{s_1}{2}, \frac{s_2}{2}\right\}$$

$$\bar{\lambda}(P) = \text{Max}\left\{\frac{1 + \alpha_1 + \alpha_2 - \bar{m}_i}{2}, \frac{s_3}{2}, \frac{s_4}{2}\right\}$$

$$\begin{aligned} s_3 &= \alpha_2(k_p + k_v) + (1 + \alpha_1)k_i + (1 + \alpha_1 + \alpha_2)\alpha_2 \bar{m}_i \\ s_4 &= \alpha_1 \bar{m}_i (1 + \alpha_1 + \alpha_2) + (\alpha_1 + \alpha_2)k_v + k_p + k_i \end{aligned}$$

اثبات این لم با استفاده از قضیه گرشنگورین (شبیه آنچه در [۱۱] آمده است) می‌باشد.

با اثبات معین مثبت بودن P داریم:

$$\dot{V}(x) = x^T (A^T P + PA + \dot{P}) x + 2x^T P B \Delta A$$

$$\begin{aligned} &= -x^T Q x + \frac{1}{2} x^T \begin{bmatrix} \alpha_2 I \\ \alpha_1 I \\ I \end{bmatrix} \dot{M}_r [\alpha_2 I \quad \alpha_1 I \quad I] x + \\ &\quad \frac{1}{2} x^T \begin{bmatrix} 0 & \alpha_2^2 I & \alpha_1 \alpha_2 I \\ \alpha_2 I & 2\alpha_1 \alpha_2 I & (\alpha_1^2 + \alpha_2^2) I \\ \alpha_1 \alpha_2 I & (\alpha_1^2 + \alpha_2^2) I & \alpha_1 I \end{bmatrix} \cdot \end{aligned}$$

این شرایط به سادگی با بزرگ نمودن ζ_1 ارضاء می‌شوند. ζ_1 نیز با افزایش گینهای K_1, K_V, K_P بزرگ می‌شود.

۳- ربات با مفاصل انعطاف‌پذیر

تجربیات عملی به دست آمده از رباتهای صنعتی که هارمونیک درایو را به عنوان سیستم انتقال قدرت به کار می‌برند، نشان می‌دهد که انعطاف مفاصل تاثیرات قابل توجهی بر دینامیک کل سیستم دارد. با فرض اینکه سختی مفصل را در مقایسه با سایر پارامترهای سیستم بزرگ و پارامتر استهلاک^(۱) مفصل را کوچک فرض کنیم، مدل دینامیکی ربات n محوره با مفاصل انعطاف‌پذیر را می‌توان بدین‌گونه نوشت [۱۴]:

$$\begin{cases} M(q_1)\ddot{q}_1 + N(q_1, \dot{q}_1) = K(q_2 - q_1) \\ J\ddot{q}_2 = K(q_1 - q_2) + u \end{cases} \quad (25)$$

$$N(q_1, \dot{q}_1) = V_m(q_1, \dot{q}_1)\dot{q}_1 + Q(q_1) + F_d\dot{q}_1 + F_s(\dot{q}_1) + T_d$$

q_2 و q_1 به ترتیب نمایانگر زوایای محور و موتور بوده و M ماتریس $n \times n$ قطری است که سختی مفاصل را نشان می‌دهد. با فرض اینکه همه سختی‌های مفاصل دارای یک مقدار باشند (این فرض از عمومیت مسئله نمی‌کاهد زیرا با مقیاس کردن می‌توان به این نتیجه رسید) و با توجه به فرض بزرگ بودن آن در مقایسه با سایر پارامترهای سیستم، می‌توان آن را به صورت $K = O(1/\epsilon^2)$ در نظر گرفت. توجه کنید که با فرض وجود نامعینی وقتی همه مفاصل چرخشی باشند، خواهیم داشت [۱۰ و ۱۳]:

$$\begin{cases} m_1 I \leq M(q_1) \leq m_2 I \\ \|V_m(q_1, \dot{q}_1)\| \leq \zeta_c \|\dot{q}_1\| \\ \|G(q_1)\| \leq \zeta_g \end{cases} \quad (26)$$

$$\begin{cases} \|F_d\dot{q}_1 + F_s(\dot{q}_1)\| = \zeta_{f_0} + \zeta_{f_1} \|q_1\| \\ j_1 I \leq J \leq j_2 I \end{cases} \quad (27)$$

همچنین با فرض محدود بودن اختشاش داریم:

$$\zeta_1 = \gamma - \lambda_1 \beta_3 - \lambda_2 \bar{m}_1 - \alpha_2^{-1} \lambda_1 \beta_1 \quad (19)$$

$$\zeta_2 = \lambda_1 \beta_4 + \alpha_2^{-1} \lambda_1 \beta_2 \quad (20)$$

که $\lambda_{Max} = \lambda_{Max}(R_1), \lambda_2 = \lambda_{Max}(R_2), \lambda_3 = \sup \|\ddot{q}_d\|$ و λ_{Min} به ترتیب بیانگر بزرگترین و کوچکترین مقادیر ویژه می‌باشند و

$$R_1 = \begin{bmatrix} \alpha_2^2 I & \alpha_1 \alpha_2 I & \alpha_2 I \\ \alpha_1 \alpha_2 I & \alpha_1^2 I & \alpha_1 I \\ \alpha_2 I & \alpha_1 I & I \end{bmatrix}$$

$$R_2 = \frac{1}{2} \begin{bmatrix} 0 & \alpha_2^2 I & \alpha_1 \alpha_2 I \\ \alpha_2 I & 2\alpha_1 \alpha_2 I & (\alpha_1^2 + \alpha_2^2) I \\ \alpha_1 \alpha_2 I & (\alpha_1^2 + \alpha_2^2) I & \alpha_1 I \end{bmatrix}$$

با توجه به نتایجی که تاکنون به دست آورده‌یم، می‌توان قضیه زیر را بیان کرد. این قضیه پایداری UUB سیستم خطای (۶) را نشان می‌دهد.

قضیه ۱: سیستم خطای (۶) پایدار از نوع UUB است اگر ζ_1 به قدر کافی بزرگ انتخاب شود. اثبات: با توجه به (۱۲)، (۱۶) و لم ۵.۳ از [۱۳]، در صورتیکه این شرایط ارضاء شوند، سیستم نسبت به $B(0, d)$ که

$$d = \frac{2\xi_0}{\xi_1 + \sqrt{\xi_1^2 - 4\xi_0\xi_2}} \sqrt{\frac{\lambda(P)}{\underline{\lambda}(P)}} \quad (21)$$

پایدار به صورت UUB خواهد بود:

$$\xi_1 > 2\sqrt{\xi_0\xi_2} \quad (22)$$

$$\xi_1^2 + \xi_1 \sqrt{\xi_1^2 - 4\xi_0\xi_2} > 2\xi_0\xi_2 (1 + \sqrt{\frac{\lambda(P)}{\underline{\lambda}(P)}}) \quad (23)$$

$$\xi_1 + \sqrt{\xi_1^2 - 4\xi_0\xi_2} > 2\xi_2 \|x_0\| \sqrt{\frac{\lambda(P)}{\underline{\lambda}(P)}} \quad (24)$$

$$\|T_d\| \leq \zeta_e \quad (28)$$

$$\varepsilon^2 J\ddot{z} + \varepsilon K_2 z + K_1 z = K_1(u_r - J\dot{q}_1) \quad (24)$$

حال می‌توان معادلات (۲۵) را بدین صورت نوشت:

$$\begin{cases} M(q_1)\ddot{q}_1 + N(q_1, \dot{q}_1) = z \\ \varepsilon^2 J\ddot{z} + \varepsilon K_2 z + K_1 z = K_1(u_r - J\dot{q}_1) \end{cases} \quad (25)$$

سیستم (۲۵) سیستمی با انحرافات استثنایی است که متغیرهای کند آن q_1, \dot{q}_1 , پارامترهای محور بوده و پارامترهای تند آن، متغیرهای z, \dot{z} می‌باشند.

با استفاده از نتایج ثوری انحرافات استثنایی می‌توان سیستم انعطاف‌پذیر (۲۵) را به دو سیستم شبه-حالت ماندگار^(۱) و سیستم لایه مرزی^(۲) تقریب زد. با $\varepsilon = 0$ برای معادله (۲۴) خواهیم داشت:

$$\bar{z} = \bar{u}_r - J\ddot{\bar{q}}_1 \quad (26)$$

که (۱) نمایانگر تعریف متغیرها در $\varepsilon = 0$ می‌باشد. با قرار دادن (۲۶) در (۲۵) خواهیم داشت:

$$(M(\bar{q}_1) + J)\ddot{\bar{q}}_1 + N(\bar{q}_1, \dot{\bar{q}}_1) = \bar{u}_r \quad (27)$$

این معادله که شبیه مدل ریاضیات صلب با متغیر \bar{q}_1 می‌باشد، سیستم شبه-حالت ماندگار خوانده می‌شود.

با استفاده از قضیه تیخونوف [۳]، نیروی الاستیک مقاصل $z(t)$ و زاویه محور $q(t)$ برای $t > 0$ ، این شرایط را برآورده می‌سازند:

$$\begin{cases} z(t) = \bar{z}(t) + \eta(\tau) + O(\varepsilon) \\ q_1(t) = \bar{q}_1(t) + O(\varepsilon) \end{cases} \quad (28)$$

که در آن $\varepsilon = t/\tau$ ، مقیاس زمانی سریع بوده و η در معادله لایه مرزی صدق می‌کند:

که $m_1, m_2, \zeta_1, \zeta_2, \alpha, j_1, j_2, \zeta$ ثابت‌های مثبت حقیقی هستند. وقتی که همه مقاصل صلب باشند، مدل سیستم به این صورت خواهد بود:

$$M_r(q)\ddot{q} + N_r(q, \dot{q}) = u_r \quad (29)$$

که $q = q_1$ و M_r یک ماتریس اینرسی معین مثبت می‌باشد. این مدل حالت حدی مدل FJR وقتی $K \rightarrow \infty$ می‌باشد. این حقیقت ناشی از این مطلب مهم است که مدل با مقاصل انعطاف‌پذیر، یک انحراف استثنایی از مدل صلب می‌باشد [۱۵].

۱-۳- روش کنترل توکیبی

در این قسمت نشان می‌دهیم که قانون کنترل (۴) که تحت شرایط صلب بودن کامل سیستم، ریدیابی مقاوم مسیر مرجع را نتیجه می‌دهد، می‌تواند به سادگی برای کنترل سیستم با مقاصل انعطاف‌پذیر اصلاح گردد. بدین منظور قانون کنترل را به فرم

$$u = u_r + K_d(\dot{q}_1 - \dot{q}_2) \quad (30)$$

انتخاب می‌کنیم. در این رابطه K_d کنترل PID بوده که با (۴) داده شده و K_d ماتریس قطری ثابتی است که المانهای آن از مرتبه $O(1/\varepsilon)$ می‌باشند. با قرار دادن قانون کنترل (۳۰) در رابطه (۲۵) و تعریف متغیر Z به صورت

$$Z = K(q_2 - q_1) \quad (31)$$

خواهیم داشت:

$$J\ddot{z} + K_d\dot{z} + Kz = K(u_r - J\dot{q}_1) \quad (32)$$

با توجه به فرض ما در مورد K و انتخاب K_d از مرتبه $O(1/\varepsilon)$ می‌توان نوشت:

$$K = \frac{K_1}{\varepsilon^2} \quad ; \quad K_d = \frac{K_2}{\varepsilon} \quad (33)$$

و K_1 و K_2 از مرتبه $O(1)$ می‌باشند. رابطه (۳۲) را می‌توان

1- Quasi-steady state

2- Boundary Layer

$$\begin{bmatrix} e \\ \dot{e} \\ \ddot{e} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & I & 0 \\ 0 & 0 & I \\ -M_t^{-1}K_l & -M_t^{-1}K_p & -M_t^{-1}K_v \end{bmatrix}$$

$$J \frac{d^2\eta}{d\tau^2} + K_2 \frac{d\eta}{d\tau} + K_1 \eta = 0 \quad (39)$$

$$\begin{bmatrix} \int_0^t e(s) ds \\ e \\ \dot{e} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ M_t^{-1} \end{bmatrix} (N_t + M_t \ddot{q}_d) + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ -M_t^{-1} \end{bmatrix} \eta$$

و به همین صورت:

$$\begin{bmatrix} \dot{\eta} \\ \ddot{\eta} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & I \\ -J^{-1}K_l & -J^{-1}K_d \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \eta \\ \dot{\eta} \end{bmatrix} \quad (42)$$

$$x = \begin{bmatrix} \int_0^t e(s)^T ds & e^T & \dot{e}^T \end{bmatrix} \quad \text{با در نظر گرفتن} \\ y = \begin{bmatrix} \eta^T & \dot{\eta}^T \end{bmatrix} \quad \text{و خواهیم داشت:}$$

$$\dot{x} = Ax + B\Delta A + C[I \ 0]y \quad (43)$$

$$\dot{y} = \tilde{A}y \quad (44)$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & I & 0 \\ 0 & 0 & I \\ -M_t^{-1}K_l & -M_t^{-1}K_p & -M_t^{-1}K_v \end{bmatrix} \quad (45)$$

$$\Delta A = N_t + M_t \ddot{q}_d, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ M_t^{-1} \end{bmatrix} \quad (46)$$

$$C = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ -M_t^{-1} \end{bmatrix}, \quad \tilde{A} = \begin{bmatrix} 0 & I \\ -J^{-1}K_l & -J^{-1}K_d \end{bmatrix} \quad (47)$$

قضیه ۲: ماتریس قطری و معین مثبت K_d وجود دارد به طوری که سیستم حلقه بسته توصیف شده با (۴۷) به صورت مجانبی پایدار جامع باشد.

با توجه به این نتایج می‌توان سیستم با مفاصل انعطاف پذیر (۲۵) را تا مرتبه $O(\varepsilon)$ بدین صورت تقریب زد:

$$\begin{cases} (M(q_1) + J)\ddot{q}_1 + N(q_1, \dot{q}_1) = u_r + \eta(t/\varepsilon) \\ J \frac{d^2\eta}{d\tau^2} + K_2 \frac{d\eta}{d\tau} + K_1 \eta = 0 \end{cases} \quad (40)$$

از آنجا که می‌تواند به صورت مناسبی جنان انتخاب شود که سیستم لایه مرزی (۳۹) پایدار مجانبی گردد، پس برای مقادیر به قدر کافی کوچک ε ، پاسخ سیستم انعطاف پذیر با کنترل صلب u_r (PID) به اضافه ترم اصلاحی $(K_d(\dot{q}_1 - \ddot{q}_2))$ می‌تواند پس از زوال اولیه پاسخ‌گذاری متغیرهای سریع نشان داده شده با $\eta(\tau)$ به پاسخ سیستم صلب کنترل شده با u_r به تنهایی، نزدیک شود.

۴- تحلیل پایداری مقاوم سیستم کامل

در بخش‌های قبل کنترل PID مدل صلب و پایداری آن مورد بررسی قرار گرفت و نشان داده شد که سیستم لایه مرزی نیز تحت تاثیر ترم اصلاحی، به صورت مجانبی پایدار می‌گردد. همان‌طور که می‌دانیم در جالت کلی بر مبنای پایداری دو سیستم لایه مرزی و شبه-حالت ماندگار، نمی‌توان در مورد پایداری سیستم کامل قضاوت کرد [۳]. در این بخش با توجه به نتایجی که در بخش‌های قبل به دست آمده است، پایداری سیستم کامل را مورد بحث قرار داده و پایداری آن را که از نوع UUB است، اثبات خواهیم نمود. برای این منظور یک بار دیگر معادلات دینامیکی حاکم بر FJR را بازنویسی می‌کنیم:

$$\begin{cases} (M(q_1) + J)\ddot{q}_1 + N(q_1, \dot{q}_1) = u_r + \eta(t/\varepsilon) \\ J \frac{d^2\eta}{d\tau^2} + K_2 \frac{d\eta}{d\tau} + K_1 \eta = 0 \end{cases} \quad (41)$$

با قرار دادن u_r از (۴) و با توجه به $q_1 - q_d = e$ خواهیم داشت:

$$Z_t = [\|x\| \ \|y\|]^T \quad (54)$$

اثبات: تابع لیبانوف انتخابی را بدین صورت در نظر می‌گیریم:

خواهیم داشت:

$$V_F = y^T S y, S = \frac{1}{2} \begin{bmatrix} K_d + K & J \\ J & J \end{bmatrix} \quad (48)$$

$$\begin{aligned} & [\|x\| \ \|y\|] \begin{bmatrix} \underline{\lambda}(P) & 0 \\ 0 & \underline{\lambda}(S) \end{bmatrix} [\|x\| \ \|y\|] \leq V(x, y) \\ & \leq [\|x\| \ \|y\|] \begin{bmatrix} \bar{\lambda}(P) & 0 \\ 0 & \bar{\lambda}(S) \end{bmatrix} [\|x\| \ \|y\|] \end{aligned} \quad (55)$$

برای معین مثبت بودن S , کافی است که $J > K_d$, حال با مشتق گیری از V_F در امتداد پاسخ (۴۴) داریم:

$$\dot{V}_F = y^T S y + y^T S \dot{y} = -\eta^T K \eta - \dot{\eta}^T (K_d - J) \dot{\eta} < 0 \quad (49)$$

دوباره با اعمال نامساوی Rayleigh-Ritz می‌توان نوشت:

$$\underline{\lambda} \|Z_t\| \leq V(Z_t) \leq \bar{\lambda} \|Z_t\| \quad (56)$$

با توجه به معین مثبت و قطری بودن ماتریس‌های K_d, K , J منفی بوده و می‌توان نوشت:

$$\dot{V}_F = -y^T W y, W = \begin{bmatrix} K & 0 \\ 0 & K_d - J \end{bmatrix} \quad (50)$$

قضیه ۳: سیستم حلقه بسته (۴۳) و (۴۴) پایدار از نوع UUB است، اگر $K_d > J$ به اندازه کافی بزرگ انتخاب شوند.

اثبات: برای اثبات تابع لیبانوف مرکب زیر را در نظر می‌گیریم:

$$V(x, y) = x^T P x + y^T S y \quad (51)$$

تابع $x^T P x$ تابع لیبانوف انتخابی برای سیستم صلب بوده و $y^T S y$ تابع لیبانوف انتخاب شده در قضیه (۲) می‌باشد. طبق نامساوی Rayleigh-Ritz می‌توان نوشت:

$$\begin{aligned} & \underline{\lambda}(P) \|x\|^2 \leq x^T P x \leq \bar{\lambda}(P) \|x\|^2 \\ & \underline{\lambda}(S) \|y\|^2 \leq y^T S y \leq \bar{\lambda}(S) \|y\|^2 \end{aligned} \quad (52)$$

که $\underline{\lambda}, \bar{\lambda}$ به ترتیب بزرگترین و کوچکترین مقادیر ویژه را نشان می‌دهند. با جمع این نامساویها داریم:

$$\begin{aligned} & \underline{\lambda}(S) \|y\|^2 + \underline{\lambda}(P) \|x\|^2 \leq V(x, y) \\ & \leq \bar{\lambda}(S) \|y\|^2 + \bar{\lambda}(P) \|x\|^2 \end{aligned} \quad (53)$$

با تعریف

همانطور که در قضیه ۲ دیدیم:

$$2y^T S y \leq -\lambda_{min}(W) \|y\|^2 \quad (54)$$

$$\lambda_{min}(R) > 2\sqrt{\xi_0\xi_2}$$

$$\lambda_{min}^2(R) + \lambda_{min}(R)\sqrt{\lambda_{min}^2(R) - 4\xi_0\xi_2} > 2\xi_0\xi_2(1 + \sqrt{\frac{\bar{\lambda}}{\underline{\lambda}}})$$

$$\lambda_{min}(R) + \sqrt{\lambda_{min}^2(R) - 4\xi_0\xi_2} > 2\xi_2 \|Z_0\| \sqrt{\frac{\bar{\lambda}}{\underline{\lambda}}}$$

این شرایط به سادگی با بزرگ نمودن $\lambda_{min}(R)$ ارضا می شوند. $\lambda_{min}(R)$ نیز با افزایش γ_1 (که خود تابعی از K_V, K_p, K_I است) و بزرگ نمودن $\lambda_{min}(W)$ (که از K_d تاثیر می بذرد)، می تواند به اندازه کافی به منظور ارضا شرایط، بزرگ انتخاب شود.

بنابراین می توان نوشت:

$$\dot{V} \leq [\|x\| \|y\| \begin{bmatrix} \xi_1 & -\gamma_1 \bar{\lambda}(P) \\ -\gamma_1 \bar{\lambda}(P) & \lambda_{min}(W) \end{bmatrix} \\ \begin{bmatrix} \|x\| \\ \|y\| \end{bmatrix} + \xi_0 \|x\| + \xi_2 \|x\|^3]$$
(۶۳)

با توجه به (۵۴) داریم:

$$\dot{V} \leq -Z_1^T R Z_1 + \xi_0 \|Z_1\| + \xi_2 \|Z_1\|^3$$
(۶۴)

که

$$R = \begin{bmatrix} \xi_1 & -\gamma_1 \bar{\lambda}(P) \\ -\gamma_1 \bar{\lambda}(P) & \lambda_{min}(W) \end{bmatrix}$$
(۶۵)

برای اینکه R معین مثبت باشد باید داشته باشیم:

$$\lambda_{min}(W) > \frac{\gamma_1^2 \bar{\lambda}^2(P)}{\xi_1}$$
(۶۶)

با برآورده شدن شرط (۶۶) که با انتخاب مناسب K_d برای زیرسیستم سریع صورت می گیرد، داریم:

$$\dot{V} \leq \|Z_1\| (\xi_0 - \lambda_{min}(R) \|Z_1\| + \xi_2 \|Z_1\|^2)$$
(۶۷)

حال با توجه به (۵۶) و (۶۷) و لم ۳-۵-۵ از [۱۳]، در صورتی که این شرایط ارضا شوند سیستم نسبت به $Y(0, d')$ که

$$d' = \frac{2\xi_0}{\lambda_{min}(R) + \sqrt{\lambda_{min}^2(R) - 4\xi_0\xi_2}} \sqrt{\frac{\bar{\lambda}}{\underline{\lambda}}}$$
(۶۸)

پایدار به صورت UUB خواهد بود:

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= x_2 \\ \dot{x}_2 &= \frac{-MgL}{I} \sin(x_1) - \frac{k}{I} (x_1 - x_3) \\ \dot{x}_3 &= x_4 \\ \dot{x}_4 &= \frac{k}{J} (x_1 - x_3) + \frac{1}{J} u \end{aligned}$$

که با $x_3 = q_2, x_1 = q_1$ ضرایب انتخاب $x_3 = q_2, x_1 = q_1$ ، معادلات حرکت سیستم که به $z = k(q_1 - q_2), q_1 = q$ فرم استاندارد تنویری انحرافات مستثنایی در می آیند عبارتند از:

$$\begin{aligned} \ddot{q} &= \frac{-MgL}{I} \sin(q) - \frac{1}{I} z \\ \ddot{z} &= \frac{-MgL}{I} \sin(q) - \left(\frac{1}{J} + \frac{1}{J}\right) z - \frac{1}{J} u \end{aligned}$$

با این توصیف، کنترل ترکیبی طراحی شده با پارامترهای نشان داده شده در جدول (۱) عبارت است از:

$$u = u_s + K_d(\dot{q}_1 - \dot{q}_2)$$

که

کنترل خیلی کمتر از مقداری است که در [۶] گزارش شده است.

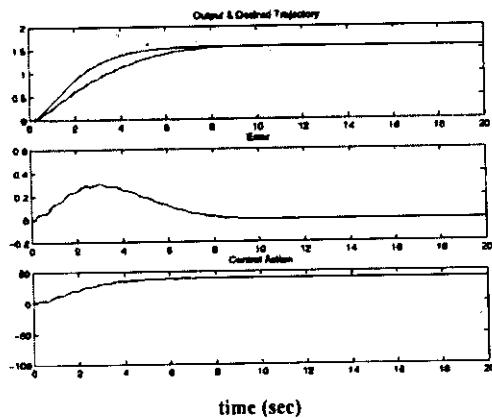
$$u_s = 50\dot{e} + 60e + 30 \int e(s)ds$$

$$K_d = 50$$

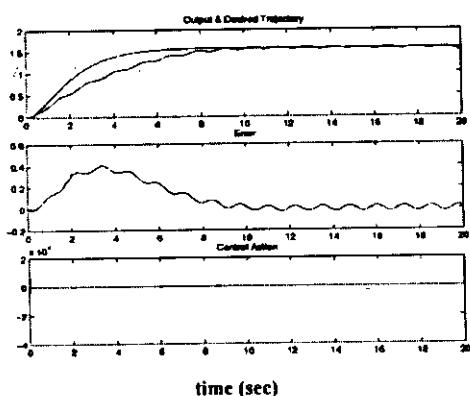
ضرایب کنترل کننده به قدر کافی بزرگ انتخاب می‌شوند تا شرایط پایداری با توجه به قضیه‌های گفته شده ارضاء گردند.

جدول ۱- پارامترهای بازو

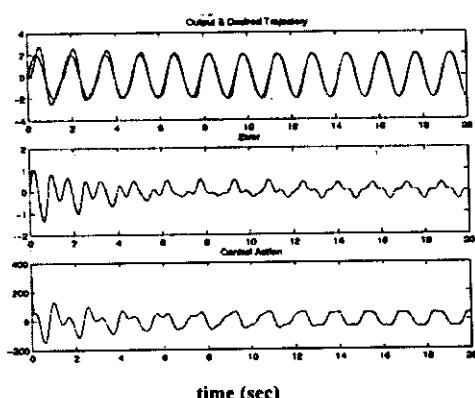
پارامتر	مقدار نامی
جرم	M=2
سختی مفصل	K=100
طول (2L)	L=1
جاذبه	g=9.8
اینرسی	I=1.5
لختی موتور	J=1.5



شکل ۱- مشخصه رديابي سيستم حلقه بسته به يك منحنى
نرم: الگوريتم پيشنهادی



شکل ۲- مشخصه رديابي سيستم حلقه بسته به يك منحنى
نرم: الگوريتم پيشنهادی در [۶]



شکل ۳- مشخصه رديابي سيستم به يك منحنى سينوسی

به منظور مقایسه نتایج حاضله از الگوريتم پيشنهادی با سایر الگوريتم‌ها، فرض کنید مسیر مرجع به فرم زیر باشد:

$$\theta = 1.57 + 7.8539 \exp(-t/1.2)$$

در این منحنی زاویه مفصل به نرمی از مقدار اولیه $\theta = 0$ به مقدار نهایی $\theta = \pi/2$ می‌رسد.

با اعمال کنترل صلب u_s سیستم به ناپایداری می‌رود. دلیل عدمه عدم کارآئی کنترل صلب، در نظر نگرفتن تاثیرات انعطاف در سیستم است. در حالی که با اعمال راهبرد کنترلی پيشنهادی، سیستم به خوبی پایدار شده و با توجه به شکل (۱)، محور مسیر مرجع را به خوبی دنبال می‌کند.

شکل (۲) خروجی سیستم را با کنترل ترکیبی پيشنهادی در [۶] با ضرایب یکسان PID نشان می‌دهد. این کنترل کننده که شامل سه قسمت است از مدل کاهش یافته مبتنی بر روش انتگرالی و کنترل سریع برای پایدارسازی زیر سیستم سریع استفاده می‌کند. همان گونه که در شکل‌های (۱) و (۲) دیده می‌شود، با وجود سادگی ساختار کنترل کننده پيشنهادی و رديابی مناسب، میزان سیگنال کنترلی بسیار کمتر از [۶] است. به منظور بررسی سرعت سیستم، $\phi = \sin(4t)$ را به عنوان مسیر مرجع در نظر می‌گیریم. همان گونه که در شکل (۳) نشان داده شده است، سیستم رديابی مناسبی را دارا بوده و مقدار سیگنال کنترلی نیز قابل قبول است. در این مثال نیز سیگنال

- and Automation, 3:3108-3113, Sep. 2003.
- [7] H. D. Taghirad and M. A. Khosravi, Stability analysis and robust composite controller synthesis for flexible joint robots, IEEE International Conference on Intelligent and Robotic Systems, IROS'02, pp2067-2072, Lausanne, Switzerland, 2002.
- [8] V. Zeman, R. V. Patel and K. Khorasani, A neural net controller for flexible-joint manipulators. American Control Conference, 4:3025--3027, 1990.
- [9] G. Cesareo and R. Marino, On the Controllability properties of Elastic Robotics. INRIA, 1984.
- [10] J. J. Craig, Adaptive Control of Mechanical Manipulators. Addison-Wesely, 1988.
- [11] Z. Qu and J. Dorsey, Robust PID Control of Robots. Int. Journal of Robotics and Automation, 6(4):228-35, 1991.
- [12] Z. Qu, Nonlinear Robust Control of Uncertain systems. John Wiley & Sons., 1998.
- [13] Z. Qu and D. M. Dawson, Robust Tracking Control of Robot Manipulators. IEEE Press., 1996.
- [14] F. Ghorbel and M. W. Spong, Stability Analysis of Adaptively Controlled Flexible Joint Manipulators. In Int. Conf. on Decision and Control, pages 2538-44, 1990.
- [15] M. W. Spong, K. Khorasani, and P. V. Kokotovic, Integral manifold approach to the feedback control of flexible joint robots. JRA, RA-3(4):291-300, Aug. 1987.
- [16] H. D. Taghirad and M. A. Khosravi, A Robust Linear Controller for Flexible Joint Manipulators, IEEE IROS'04, 3: 2936-2941, Oct. 2004, Japan.

۶- نتیجه‌گیری

در این مقاله روش کنترلی جدیدی برای رباتها با مفاصل انعطاف‌پذیر FJR پیشنهاد شده است. در این راستا، پس از مروری بر دینامیک رباتهای صلب و کنترل PID این نوع رباتها، رباتها با مفاصل انعطاف‌پذیر توسط تئوری انحرافات استثنای مدل‌سازی شده‌اند. در این روش کنترلی پیشنهادی از یک قانون کنترل ترکیبی استفاده شده است، که در آن از یک کنترل کننده PID برای زیر سیستم کند و یک ترم اصلاحی برای پایدارسازی زیر سیستم تند استفاده می‌شود. آنگاه با استفاده از قضیه تیخونوف متغیرهای کند و تند جداسازی شده و اثبات پایداری مقاوم سیستم حلقه بسته با الگوریتم پیشنهادی ارائه گردیده است. متد ارائه شده دارای این ویژگی است که علاوه بر اینکه یک ربات با مفاصل انعطاف‌پذیر را در حضور نامعینی‌های ساختاری و غیرساختاری بصورت مقاوم پایدار می‌سازد و مشکلات کنترل کننده‌های طراحی شده بر اساس مدل صلب را ندارد، لذا پایدارسازی عملی، از سادگی غیرقابل وصفی در مقایسه با نسایر الگوریتم‌های پیشنهادی برای کنترل این‌گونه رباتها، برخوردار است.

مراجع

- [1] M. W. Spong, Modeling and control of elastic joint robots, Journal of Dynamic Systems, Measurement and Control, 109:310-319, 1987.
- [2] H. D. Taghirad and P. R. Belanger, Modelling and parameter identification of harmonic drive systems, Journal of Dynamic systems, Measurements and Control, ASME Pub., 120(4):439-444, Dec, 1998.
- [3] J. O'Reilly P. V. Kokotovic and H. Khalil, Singular Perturbation Methods In Control: Analysis and Design, Academic Press., 1986.
- [4] F. Ghorbel and M. W. Spong, Adaptive integral manifold control of flexible joint robot manipulators, Int. Conf. on Robotics and Automation, 1:707-714, 1992.
- [5] Y. H. Chen and M. C. Han, Robust Control Design For Uncertain Flexible-Joint Manipulators: A Singular Perturbation Approach, In Int. Conf. on Decision and Control, pages 611-16, 1993.
- [6] H. D. Taghirad and M. A. Khosravi, Design and simulation of robust composite controllers for flexible joint robots, in the proceedings of IEEE International Conference on Robotics