

Amirkabir Journal of Mechanical Engineering

Amirkabir J. Mech. Eng., 53(Special Issue 6) (2021) 895-898 DOI: 10.22060/mej.2021.18277.6789

Active fault tolerant control based on adaptive back-stepping nonsingular fast integral terminal sliding mode approach

M. Mokhtari, M. Taghizadeh*, M. Mazare

Faculty of Mechanical and Energy Engineering, Shahid Beheshti University, Tehran, Iran.

ABSTRACT: In this paper, finite-time active fault tolerant control based on adaptive back-stepping nonsingular fast integral terminal sliding mode control is proposed to control a lower limb exoskeleton in the presence of actuator fault. In order to detect, isolate and accommodate the actuator fault, a third-order super twisting sliding mode observer is used. To eliminate the chattering of conventional sliding mode, supper twisting sliding mode algorithm is applied, which leads to finite-time convergence and high precision in tracking the desired trajectories. Back-stepping term guarantees global stability based on Lyapunov theory. Upper limb motion is used to provide stability to robot's motion based on zero-moment point criterion. In order to attain maximum stability based on zero-moment point, minimize error in tracking the desired trajectory parameters are optimally tuned based on harmony search algorithm. Performance of the proposed controller is compared with the performance of sliding mode controller with/without fault information. Simulation results reveal the effectiveness of the proposed controller.

Review History:

Received: Apr. 16, 2020 Revised: Jun. 25, 2020 Accepted: Feb. 25. 2021 Available Online: Mar. 13, 2021

Keywords:

Exoskeleton Adaptive robust Controller Fault tolerant control Zero moment point

1-Introduction

Exoskeletons have been essentially employed to increase human physical performance in military purposes, rehabilitation and medical applications. Conformity with the human body and also control strategies applied to exoskeletons have immense impacts on the performance of these means [1]. To counteract the faults of the system, compensate for the effect of un-modeled dynamics, uncertainties and disturbances from the user and the environment, and to reduce the metabolic cost imposed on the user, choosing an appropriate control strategy for exoskeletons is of high importance. Sliding Mode Controller (SMC) is a robust approach which is developed in recent years [2]. Despite its robustness against uncertainties and disturbances, it suffers from low convergence rate, low performance against high rate disturbances, relying on the bounds of uncertainties and disturbances, and chattering phenomenon [3].

Fault-Tolerant Control (FTC) is developed to maintain system safety and an acceptable level of performance in the presence of faults [4]. Generally, FTC is categorized as Passive FTC (PFTC) and Active FTC (AFTC).

Different approaches have been employed for fault detection and estimation in the context of nonlinear systems and robotics. The high order super-twisting observer used for fault detection and isolation offers two main advantages. I) Speed estimation without using filters, II) using the capabilities of high order SMC in identifying unknown inputs [5].

The main contribution of this paper is to design an adaptive FTC by combining adaptive back-stepping nonsingular fast terminal integral-type sliding mode controller and super twisting third-order observer for a 7-DOF lower limb exoskeleton. This controller offers high convergence, fast transient response, stability based on Lyapunov theory and eliminated chattering. To compensate for the effect of disturbances and uncertainties with unknown bounds an adaptive law is used.

2- Problem Statement

In this paper, an adaptive FTC based on back-stepping nonsingular fast terminal integral type SMC is designed to counteract the faults of the system, compensate the effect of un-modeled dynamics, uncertainties and disturbances from the user and the environment. For adaptive FTC, supertwisting third-order observer is employed. Walking stability of the robot at each moment is studied utilizing ZMP criterion and to achieve maximum stability margin, the motion of the upper limb joint is used.

*Corresponding author's email: mo_taghizadeh@sbu.ac.ir



2-1-Problem formulation

To reach a harmonious motion between the robot and the user, in this paper a 7-DOF mechanism is chosen whose joints are placed on the user's hip, knee and ankle joints. the dynamic equation of the robotic expressed as Eq. (1) [2].

$$\tau = M(\theta)\theta'' + C(\theta, \theta') + G(\theta) + F(\theta') + \tau_d + \beta(t - T_f)\varphi(\theta, \theta', \tau) + \Delta(\theta, \theta', t)$$
(1)

where τ is the actuators torque, $M(\theta)$, $C(\theta, \theta')$ are the matrices of inertia moment, and centrifugal and gyroscopic effects, $G(\theta)$ and $F(\theta')$ represent gravitational and friction force vectors, respectively. Additionally, τ_d and $\Delta(\theta, \theta', t)$ denote disturbance torque and uncertainty vectors, and $\beta(t - T_f)\varphi(\theta, \theta', \tau)$ define actuator fault vector.

2-2-Adaptive back-stepping nonsingular fast integral type terminal sliding mode controller

For high convergence rate and fast transient response, a nonsingular fast terminal integral-type sliding surface is chosen as [3]:

$$S_{1} = \int (e + k_{1}e^{\lambda} + k_{2}\dot{e}^{\frac{p}{q}})dt$$
 (2)

where k_1, k_2 , and λ are positive constants. The third order state space equations are written as:

$$\dot{S}_{1} = S_{2}$$

$$\dot{S}_{2} = S_{3}$$

$$\dot{S}_{3} = \frac{d}{dt} (\dot{e} + k_{1}\lambda |e|^{\lambda - 1} \dot{e} + k_{2} \frac{p}{q} |\dot{e}|^{\frac{p}{q} - 1} (\theta'' - \ddot{q}_{d}))$$
(3)

Here, \ddot{q}_d denotes desired acceleration of robot joints. To design the controller based on backstepping method, new state variables are defined as [2]:

$$\begin{aligned}
\upsilon_1 &= S_1 \\
\upsilon_2 &= S_2 - \alpha_1 \\
\upsilon_3 &= S_3 - \alpha_2
\end{aligned} \tag{4}$$

The back-stepping non-singular fast terminal integraltype sliding mode control law is proposed as follows:

$$U = \frac{M(\theta)}{\Xi} (U_n - U_s)$$

$$U_n = \Xi \ddot{q}_d + \Xi M^{-1}(\theta) [C(\theta, \theta')\theta' + G(\theta)] + \alpha_2$$

$$-\psi - \int (\xi_3 \upsilon_3 - \upsilon_2) dt$$

$$\dot{U}_s = (A + \xi) \text{sign}(\upsilon_3)$$

$$\psi = \dot{e} + k_1 \lambda |e|^{\lambda - 1} \dot{e}$$

$$\Xi = k_2 \frac{p}{q} |\dot{e}|_q^{\frac{p}{-1}}$$

$$\alpha_1 = -\xi_1 \upsilon_1$$

$$\alpha_2 = -\xi_2 \upsilon_2 - \upsilon_1 - \xi_1 S_2$$
(4)

An adaptive back-stepping nonsingular fast integral type terminal sliding mode control law is proposed as:

$$U = \frac{M(\theta)}{\Xi} (U_n - U_{as})$$

$$\dot{U}_{as} = (\hat{A} + \xi) \text{sign}(v_3)$$
(5)
$$\hat{A} = \frac{1}{\delta} |v_3|$$

To prove the stability of the proposed control law, Lyapunov function is considered as Eq. (6).

$$V_4 = V_3 + \frac{1}{2}\delta(A - \hat{A})^2$$
(6)

Differentiating Eq. (6) with respect to time yields,

$$\dot{V}_{4} = -\xi_{1} |v_{1}|^{2} - \xi_{2} |v_{2}|^{2} + v_{2} v_{3}$$

$$+ v_{3} \frac{d}{dt} (\dot{e} + k_{1} \lambda |e|^{\lambda - 1} \dot{e} + k_{2} \frac{p}{q} |\dot{e}|^{\frac{p}{q} - 1} (\theta'' - \ddot{q}_{d}) - \dot{\alpha}_{2})$$

$$+ \delta(\hat{A} - A) \dot{\hat{A}}$$

$$\dot{V}_{4} \leq -\xi_{1} |v_{1}|^{2} - \xi_{2} |v_{2}|^{2} - \xi_{3} |v_{3}|^{2}$$
(7)

Thus, the proposed control law is asymptotically stable.

2- 3- Third order super twisting observer for state estimation and fault detection

Based on Eq. (1), state-space equations can be written as Eq. (8).

$$\begin{aligned} x_{1} &= \theta \\ x_{2} &= \theta' \\ \dot{x}_{1} &= x_{2} \\ \dot{x}_{2} &= f(x_{1}, x_{2}, \tau) + \tilde{\Delta} + \beta(t - T_{f}) \varphi(\theta, \theta', \tau) \\ f(x_{1}, x_{2}, \tau) &= M^{-1}(\theta)(\tau - C(\theta, \theta') - G(\theta)) \\ y &= x_{1} \end{aligned}$$
(8)



Fig. 1 ZMP position

A third-order super twisting sliding mode observer is presented as [5]:

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= \hat{x}_2 + \alpha_2 \left\| x_1 - \hat{x}_1 \right\|^{2/3} \operatorname{sign}(x_1 - \hat{x}_1) \\ \dot{x}_2 &= f\left(x_1, \hat{x}_2, \tau \right) + \alpha_1 \left\| \dot{x}_1 - \hat{x}_2 \right\|^{1/2} \operatorname{sign}(\dot{x}_1 - \hat{x}_2) + \hat{z}_{eq}(9) \\ \dot{z}_{eq} &= \alpha_0 \operatorname{sign}(\dot{x}_1 - \hat{x}_2) \end{aligned}$$

where, α_i are the sliding gains and are obtained during controller design. The active fault-tolerant control is designed as:

$$U = \frac{M(\theta)}{\Xi} (U_n - U_{as} + \Xi \hat{Z}_{eq})$$
(10)

3- Results

In this paper, white noise with 20 percent amplitude of the control signal is applied to each joint, and 20% uncertainties in parameters are applied to the model. At and actuator faults are also imposed as a function of joint positions and velocities. The performance of the AFTCis studied using ZMP location (Fig. 1), and upper limb joint trajectory (Fig. 2).

As is shown in Fig. 1, the ZMP trajectory produced by the AFTC is closer to the desired one, and as a result, generates a greater stability margin.



Fig. 2 The desired trajectory for the upper limb joint

4- Conclusions

In this paper, the performance of the proposed AFTC has been compared with adaptive back-stepping nonsingular fast integral type terminal sliding mode control as a PFTC approach, and conventional SMC scheme. The results show that the AFTC outperforms the others in tracking the desired joint trajectories, convergence rate, interacting forces between human and the robot, control effort, motion stability based on ZMP criterion, as well as robustness against disturbances, uncertainties and faults.

References

- [1] G. Chen, Y. Song, F. Lewis, Distributed Fault-Tolerant Control of Networked Uncertain Euler–Lagrange Systems Under Actuator Faults, IEEE Transactions on Cybernetics, 47(7) (2017), 1706-1718.
- [2] R. Wang and J. Wang, Passive Actuator Fault-Tolerant Control for a Class of Over Actuated Nonlinear Systems and Applications to Electric Vehicles, IEEE Transactions on Vehicular Technology, 62(3) (2013) 972-985.
- [3] J. J. Gertler, Survey of model-based failure detection and isolation in complex plants, IEEE Control Systems Magazine, 8(6) (1988) 3–11.
- [4] M. Van, S. S. Ge and H. Ren, Finite Time Fault Tolerant Control for Robot Manipulators Using Time Delay Estimation and Continuous Nonsingular Fast Terminal Sliding Mode Control, IEEE Transactions on Cybernetics, 47(7) (2017) 1681-1693.
- [5] L. M. Capisani, A. Ferrara, A. Ferreira, L. M. Fridman, Manipulator fault diagnosis via higher order slidingmode observers, IEEE Transactions on Industrial Electronics, 59 (10) (2012) 3979–3986.

HOW TO CITE THIS ARTICLE

M. Mokhtari, M. Taghizadeh, M. Mazare, Active fault tolerant control based on adaptive back-stepping nonsingular fast integral terminal sliding mode approach, Amirkabir J. Mech. Eng., 53(Special Issue 6) (2021) 895-898.



DOI: 10.22060/mej.2021.18277.6789

نشريه مهندسي مكانيك اميركبير

نشریه مهندسی مکانیک امیرکبیر، دوره ۵۳، شماره ویژه ۶، سال ۱۴۰۰، صفحات ۳۷۶۳ تا ۳۷۸۲ DOI: 10.22060/mej.2021.18277.6789



کنترل تحملپذیر عیب فعال بر مبنای رهیافت مد لغزشی ترمینال انتگرالی غیرتکین پسگام تطبیقی

مجيد مختارى، مصطفى تقىزاده*، محمود مزارع

دانشکده مهندسی مکانیک، دانشگاه شهید بهشتی، تهران، ایران.

خلاصه: در این مقاله، کنترل فعال تحمل پذیر عیب زمان محدود بر مبنای روش کنترل تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی به منظور کنترل یک ربات اسکلت خارجی پایین تنه در حضور عیب عملگر ارائه شده است. برای شناسایی و ایزوله کردن عیب عملگر، از روئیت گر مد لغزشی فراپیچشی مرتبه سوم استفاده شده است. برای حذف پدیده چترینگ در کنترل مد لغزشی معمولی، الگوریتم مد لغزشی فراپیچشی بکار گرفته شده است که منجر به همگرایی زمان محدود و دقت بالا در ردیابی مسیرهای مرجع می شود. ترم پسگام این کنترل کننده نیز پایداری عمومی بر اساس معیار لیاپانوف را تضمین خواهد کرد. همچنین از حرکت لینک کمر برای ایجاد پایداری بر اساس معیار نقطه گشتاور صفر استفاده شده است. برای دستیابی به پایداری حداکثری ربات بر اساس معیار نقطه برای ایجاد پایداری بر اساس معیار نقطه گشتاور صفر استفاده شده است. برای دستیابی به پایداری حداکثری ربات بر اساس معیار نقطه کشتاور صفر، کمترین خطا در تعقیب مسیرهای مطلوب مفاصل ربات و افزایش قابلیت سیستم در تحمل عیب عملگر، پارامترهای کنترل کننده پیشنهادی، پارامترهای مسیر مطلوب بالاتنه و پارامترهای رویتگر به کمک الگوریتم جستجوی هارمونی بهینه شده است. عملکرد کنترل کننده پیشنهادی با عملکرد کنترل کننده مد لغزشی معمولی با و بدون حلقه تشخیص عیب مقایسه شده است. شریه سازی برتری کنترل کننده پیشنهادی را در حضور عیب عملگر نسبت به کنترل کنندههای دیگر نشان می دهد.

تاریخچه داوری: دریافت: ۱۳۹۹/۰۱/۲۸ بازنگری: ۱۳۹۹/۰۴/۰۵ پذیرش: ۱۳۹۹/۱۲/۰۷ ارائه آنلاین: ۱۳۹۹/۱۲/۲۳

کلمات کلیدی: ربات اسکلت خارجی کنترل کننده تطبیقی مقاوم کنترل تحملپذیر عیب نقطه گشتاور صفر

۱- مقدمه

رباتهای اسکلت خارجی با دو کاربری اصلی توانبخشی و توان افزایی مورد استفاده قرار می گیرند. از عمده مسائل مطرح در رباتهای اسکلت خارجی نحوه تعامل انسان و ربات با یکدیگر و هماهنگی حرکات ربات با حرکت انسان میباشد. در این راستا همواره تلاشهایی برای افزایش میزان تطابق حرکات ربات با بدن انسان و همچنین توسعه و استفاده از استراتژیهای کنترلی مناسب به منظور مقابله با اغتشاشات، دینامیکهای مدلنشده و نامعینیهای سیستم صورت گرفته است [۱].

رباتهای اسکلت خارجی ابتدا در آمریکا [۲]، ژاپن و اروپا [۳] مورد مطالعه قرارگرفتهاند. پس از آن با پیشرفت علوم مکاترونیک و رباتیک، تحقیقات در زمینه رباتهای اسکلت خارجی به سرعت توسعه یافت. در یک نمونه نظامی ربات بلیکس به منظور تقویت نیروو استقامت کاربر در هنگام حرکت، طراحی و ساخته شده است. الگوریتم کنترل این ربات، کنترل مبتنی بر مدل و براساس استراتژی کمکی افزایش حساسیت به نیروها و گشتاورهای

خارجی میباشد [۴]. در ادامه روند توسعه رباتهای خانواده بلیکس، ربات اگزوهیکر برای حمل بارهای سنگین در مدت زمان طولانی و برای حرکت در سطوح با شیب کم با استراتژی کنترلی فعال طراحی شده است. ربات اگزوکلایمبر برای کوهپیمایی با استراتژی کنترلی مشابه با اگزوهیکر و هالک با استراتژی کنترلی مشابه بلیکس نیز از رباتهای طراحی شده در دانشگاه برکلی میباشند [۵]. همچنین در اکثر رباتهای اسکلت خارجی در زمینه پزشکی و برای کمک به افراد معلول برای راهرفتن، استراتژی کنترلی بر مبنای کنترل کننده موقعیت براساس مسیرهای ازپیش تعیین شده میباشد [۶].

به منظور مقابله با عیوب واردشده به سیستم، مقابله با اثرات دینامیکهای مدلنشده، نامعینیهای سیستم و اغتشاشات وارده از انسان و محیط به ربات و همچنین کاهش هزینه متابولیکی کاربر، انتخاب استراتژی کنترلی مناسب برای رباتهای اسکلت خارجی حائز اهمیت است. برای مقابله با عیوب سیستم، استراتژی کنترل تحمل پذیر عیب توسعه داده شده است [۹–۷]. کنترل تحمل پذیر عیب بر دو نوع است: کنترل تحمل پذیر عیب غیرفعال و کنترل تحمل پذیر عیب فعال. طراحی کنترل تحمل پذیر عیب فعال بر اساس

^{*} نویسنده عهدهدار مکاتبات: mo_taghizadeh@sbu.ac.ir

حقوق مؤلفین به نویسندگان و حقوق ناشر به انتشارات دانشگاه امیرکبیر داده شده است. این مقاله تحت لیسانس آفرینندگی مردمی (Creative Commons License) در دسترس شما قرار گرفته است. برای جزئیات این لیسانس، از آدرس https://www.creativecommons.org/licenses/by-nc/4.0/legalcode در دسترس شما قرار گرفته است. این مقاله تحت ایسانس آفرینندگی مردمی (Creative Commons License)

تخمین برخط عیب انجام می شود. در حالی که برای کنترل تحمل پذیر عیب غیرفعال از یک کنترل کننده مقاوم بدون نیاز به سیستم تشخیص عیب استفاده خواهد شد [۱۰].

روشهای مختلفی برای تشخیص و تخمین عیب در سیستمهای غیرخطی و رباتیک مورد مطالعه قرار گرفته است [۱۱]. در برخی از کاربردها از شبکه عصبی یادگیرنده برای تشخیص مقاوم عیب پیشنهاد شده است. اما نتایج نشان داده است که این رویتگرها نمی توانند همگرایی زمان محدود را تضمین کنند [۱۲]. همچنین برخی از روشهای هوشمند مانند روش فازی برای تخمین و تشخیص عیب استفاده شده است [۱۳]. برخی از روشهای مبتنی بر مد لغزشی در تشخیص و تخمین عیب مورد استفاده قرار گرفته است که نتایج، عملکرد مناسب این روشها را نشان دادهاند [۱۴].

به منظور افزایش قابلیتهای ربات در تعقیب مسیرهای مرجع در حضور اغتشاشات، عدم قطعیتها و عیب سیستم، کنترل کنندههای مختلفی مانند کنترل کننده های خطی [۱۵]، کنترل کننده های هوشمند و یادگیرنده [۱۶]، کنترل کننده بهینه [۱۷] و کنترل کنندههای مقاوم [۱۸]، ارائه شدهاند. کنترل کننده مد لغزشی به عنوان یک کنترل کننده مقاوم در برابر اغتشاشات و نامعینی های مدل در سال های اخیر توسعه یافته است [۱۹]. از عمده مشکلات این کنترلکننده سرعت همگرایی پایین، عملکرد ضعیف در مقابله با اغتشاشات با سرعت تغییرات بالا، نیاز به آگاهی از محدوده عدم قطعیتها و اغتشاشات سیستم و پدیده چترینگ میباشد. به منظور مقابله با عیبهای موجود در سیستم کنترل کننده باید سه خصوصیت مهم زمان همگرایی محدود، سرعت بالای پاسخ گذرا و حذف پدیده چترینگ را داشته باشد [۲۰]. مزیتها و قابلیتهای کنترل کننده مد لغزشی باعث شده است که همواره تلاشهایی برای بهبود عملکرد این کنترل کننده صورت پذیرد. به منظور ایجاد قابلیت همگرایی زمان محدود در کنترل کننده مد لغزشی، كنترل كننده مد لغزشي ترمينالي طراحي شده است [٢١]. همچنين به منظور افزایش هرچه بیشتر سرعت همگرایی، کنترل کننده مد لغزشی ترمینالی سریع ارائه شده است [۲۲]. تکینگی از عمده مشکلات کنترل کننده مد لغزشی ترمينالي و كنترلكننده مد لغزشي ترمينالي سريع است [٢٣]. به منظور مقابله با پدیده تکینگی در کنترل کننده مد لغزشی ترمینالی، کنترل کننده مد لغزشي ترمينالي سريع غيرتكين طراحي و ارائه شده است [۲۴]. همچنين برای افزایش سرعت پاسخ گذرای کنترل کننده مد لغزشی، با الگوگیری از کنترل کننده تناسبی-انتگرال گیر-مشتق گیر، کنترل کننده های مد لغزشی تناسبی-انتگرال گیر-مشتق گیر [۲۵] و کنترل کنندههای مد لغزشی ترمینالی

تناسبی-انتگرال گیر-مشتق گیر، ارائه شده است [۲۶].

یکی از بزرگترین مشکلات در کنترل کننده مد لغزشی وجود پدیده چترینگ میباشد که کاهش آن میتواند باعث بالارفتن سرعت همگرایی سیستم و صرفهجویی در مصرف انرژی شود. به منظور کاهش پدیده چترینگ، یک لایه مرزی در اطراف سطح لغزش تعریف میشود. در این حالت نه تنها پدیده چترینگ به طور کامل حذف نمیشود بلکه میزان مقاومبودن سیستم در مقابله با عدم قطعیتها و اغتشاشات سیستم کاهش مییابد [۲۷]. برای مقابله موثر با پدیده چترینگ و بالارفتن دقت و سرعت همگرایی سیستم به مقادیر مرجع، کنترل کنندههای مد لغزشی فراپیچشی و مد لغزشی فراپیچشی مرتبه بالا توسعه یافتهاند[۲۸ و۲۹]. با استفاده از این روش ها پدیده چترینگ ذاتا و بدون تعریف لایه مرزی و با حفظ توانایی کنترل کننده در مقابله با عدم قطعیتها و اغتشاشات سیستم، کاهش مییابد.

الگوریتم پسگام یک روش سیستماتیک طراحی کنترل کننده بر مبنای تئوری پایداری لیاپانوف برای سیستمهای غیرخطی میباشد [۳۰]. ایده این روش تضمین پایداری عمومی سیستم از طریق گسترش تابع لیاپانوف از یک سیستم ساده به یک سیستم پیچیده با متغیرهای اضافه و به طور همزمان طراحی کنترل پسخورد با یک الگوریتم پلهای میباشد [۳۱]. این الگوریتم توانایی مقابله با اغتشاشات ناسازگار را داشته و ترکیب آن با کنترل کننده مد لغزشی سبب افزایش مقاومت سیستم خواهد شد [۳۲].

در این مقاله کنترل فعال تحمل پذیر عیب سیستم بر مبنای کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی^۲ و رویتگر فراپیچشی مرتبه سوم صورت می پذیرد. از خصوصیات مهم کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی، سرعت همگرایی بالا، پاسخ حالت گذرای سریع، پایداری براساس قانون لیاپانوف و حذف پدیده چترینگ با تعریف سطح لغزش غیرتکین ترمینال سریع انتگرالی و دستیابی به قانون کنترل پیوسته مانند کنترل کنندههای مرتبه بالای مد لغزشی فراپیچشی اشاره کرد. همچنین به منظور مقابله با اغتشاشات و عدم قطعیتهای با دامنه نامعلوم و نامحدود سیستم، در کنترل کننده پیشنهادی از یک قانون تطبیق مناسب استفاده شده است.

در این مقاله از مشاهده گر مرتبه بالای فراپیچشی مد لغزشی برای تشخیص و تخمین عیب سیستم استفاده شده است. این رویتگر دارای دو مزیت اساسی ذاتی است.۱– تخمین دقیق سرعت بدون استفاده از فیلتر ۲–استفاده از خواص کنترل کننده مد لغزشی مرتبه بالا در شناسایی

¹ Adaptive Backstepping Nonsingular Fast Integral Type Terminal Sliding Mode Controller (ABNSFITSMC)

ورودی های ناشناخته [۳۳]. استفاده از فیلتر باعث ایجاد تأخیر زمانی و خطا شده که در نهایت عملکرد سیستم تشخیص خطا را تضعیف می کند.

حفظ تعادل ربات در برابر اغتشاشات و عیوب موجود در سیستم از مهم ترین مشخصه های عملکردی ربات های اسکلت خارجی در هنگام راهرفتن میباشد. روش های مختلفی برای بررسی پایداری ربات های راهرونده توسعه داده شده است که از مهمترین آن ها میتوان به روش های معیار پایداری مرکز ثقل [۳۴]، معیار پایداری نشان گر چرخش پا [۳۵]، معیار پایداری انرژی مبنا [۳۶] و معیار پایداری ارتفاع گشتاور [۳۷] اشاره کرد. معیار پایداری نقطه گشتاور صفر برای بررسی پایداری در ربات هایی که مفاصل آن فعال هستند و در هر لحظه ربات حداقل روی یک پا می ایستد، مورد استفاده قرار گرفته است [۳۸].

در این مقاله، در ابتدا مدل ربات در نرمافزار آدامز ایجاد شده و معادلات ديناميكي ربات با روش لاگرانژ استخراج شده است. سپس كنترلكننده تحمل پذیر عیب فعال با ترکیب کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشي ترمينال سريع انتگرالي و حلقه تخمين و تشخيص عيب بر مبناي رویتگر فراپیچشی مرتبه سوم طراحی شده است. پایداری راهرفتن ربات با معيار نقطه گشتاور صفر در هر لحظه بررسی شده و به منظور دستيابی به حداکثر حاشیه پایداری از حرکات مفصل بالاتنه ربات استفاده شده است. اطمینان از عملکرد مطلوب سیستم در دستیابی به حداکثر پایداری و کمترین خطا در تعقیب مسیرهای مطلوب مفاصل، با بهینهسازی پارامترهای كنترل كننده، پارامترهاي مسير بالاتنه و پارامترهاي رويتگر به كمك الگوريتم جستجوی هارمونی حاصل شده است [۳۹]. به منظور بررسی عملکرد كنترل كننده پیشنهادی با كنترل كننده تطبیقی پسگام غیرتكین مد لغزشی ترمينال سريع انتگرالى بدون حلقه تشخيص عيب، كنترل كننده مد لغزشى معمولى با حلقه تشخيص عيب و كنترل كننده مد لغزشي معمولي بدون حلقه تشخيص عيب مقايسه شده است. نوآوري اين مقاله عبارتست از: ۱- طراحي كنترل كننده تطبيقي پسگام غيرتكين مد لغزشي ترمينال سريع انتگرالي براي ربات اسكلت خارجى پايين تنه هفت درجه آزادى ٢- طراحى كنترل كننده فعال تحمل پذیر عیب با ترکیب کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی و رویتگر فراپیچشی مرتبه سوم ۳- بررسی اثرات عیب عملگر بر حرکات لینک کمر و پایداری راهرفتن ربات براساس معیار نقطه گشتاور صفر ۴- بهینهسازی همزمان پارامترهای کنترل کننده، پارامترهای مسیر مطلوب بالاتنه و پارامترهای رویتگر با الگوریتم جستجوی هارموني.

ساختار این مقاله بدین ترتیب است: در قسمت ۲ ربات اسکلت خارجی مورد نظر معرفی شده و معادلات دینامیکی آن با استفاده از روش لاگرانژ استخراج شده است. در قسمت ۳ روش کنترل ارائهشده و پایداری آن بررسی شده است. در قسمت ۴ معیار پایداری نقطه گشتاور صفر ارائه شده و مسیر مطلوب مفصل بالاتنه به منظور برقراری پایداری تعیین شده است. در قسمت ۵ شبیهسازیها انجام شده و کنترل کنندههای طراحی شده بر روی مدل استخراجی اعمال شدهاست. در آخر نتایج حاصل از پژوهش در بخش ۶ بیان شده است.

۲- معرفی و مدلسازی مکانیزم پیشنهادی

هماهنگی مناسب بین حرکات ربات و کاربر نیازمند تبعیت کامل سینماتیک ربات از سینماتیک کاربر و همچنین تطابق هر چه بیشتر درجات آزادی ربات با بدن انسان میباشد. در طراحی رباتهای اسکلت خارجی، قرارگیری مفاصل ربات بر روی مفاصل کاربر بسیاری از مشکلات طراحی را حل میکند. این رویکرد در طراحی را میتوان در سری رباتهای هال مشاهده کرد [۴۰]. در این مقاله، بهمنظور دستیابی به حرکات هماهنگ ربات و کاربر از یک مدل ۷ درجه آزادی که دارای مفاصلی منطبق بر ران، زانو و قوزک انسان میباشد، استفاده شده است. در شکل ۱ شماتیک ربات اسکلت خارجی مورد مطالعه نشان داده شده است.

در شکل ۱، $\theta_i \cdot L_i \cdot \theta_i$ برای أ ز ۱ تا ۷ به ترتیب زوایای لینکهای b و b ربات، طول لینکهای ربات و مرکز جرم لینکهای ربات میباشند. a و b نیز ابعاد کف پای ربات میباشند. با محاسبه انرژی پتانسیل و چنبشی ربات و استفاده از روش لاگرانژ در نهایت معادلات دینامیکی ربات به صورت رابطه کلی (۳) بیان می شود [۴۱].

$$\begin{aligned} \tau &= M(\theta)\theta'' + C(\theta, \theta') + \\ G(\theta) + F(\theta') + \tau_d + \\ \beta(t - T_f)\varphi(\theta, \theta', \tau) + \Delta(\theta, \theta', t) \end{aligned} \tag{1}$$

که در آن au گشتاور مربوط به عملگرها، (heta) Mماتریس ممان اینرسی، (heta, heta) C ماتریس اثرات گریز از مرکز و ژیروسکوپی، (heta, heta)بردار نیروهای گرانشی، (heta, heta', au) نیروهای اصطکاکی، (heta, heta', au)بردار عیب عملگرها، (heta, heta', heta) نشاندهنده پروفیل زمانی عیب، بردار عیب کلی سیستم و au_{f} گشتاور اغتشاش میباشند.



شکل ۱. شماتیک ربات اسکلت خارجی پایین تنه هفت درجه آزادی Fig. 1. Schematic of a 7-DOF lower limb exoskeleton

سينماتيك معكوس ربات حاصل شده است.

۳- طراحی کنترل کننده

روش کنترل مد لغزشی از متداولترین روشهای کنترلی است که در دسته کنترلکنندههای مقاوم قرار می گیرد [۱۹]. به منظور طراحی کنترلکننده مد لغزشی، برای هر متغیر حالت خطا به صورت در نظر گرفته شده و یک سطح متغیر با زمان برای آن تعریف می شود. به منظور دستیابی به مزایای سرعت همگرایی بالا و پاسخ گذرای سریع، سطح لغزش غیرتکین ترمینال سریع انتگرالی مد لغزشی به صورت رابطه (۴) تعریف شده است [۲۰].

$$S_{1} = \int (e + k_{1}e^{\lambda} + k_{2}\dot{e}^{\frac{p}{q}})dt$$
 (*)

که در آن k_2 ، k_2 ، k_2 مثبت میباشند. $q \in q$ اعداد مثبت که در آن k_2 ، k_1 و k_2 مثبت میبایست و فردی هستند که برای دستیابی به یک کنترل کننده غیرتکین میبایست 2 و فردی هستند که برای دستیابی به یک کنترل کننده مد لغزشی، $2 = 12 = \frac{p}{q} = 2$ باشد [۲۰]. هدف از طراحی کنترل کننده مد لغزشی، قراردادن مشتق سطح متغیر با زمان در نزدیکی صفر است. با مشتق گیری نسبت به زمان، مشتق اول و دوم سطح لغزش از رابطه (۵) بدست میآید.

به صورت رابطه (۲) تعریف شده است.
$$eta(t-T_f)$$

$$\beta_{i}(t - T_{f}) = \begin{cases} 0 & t \leq T_{f} \\ 1 - e^{-\gamma}(t - T_{f}) & t > T_{f} \end{cases}$$
(Y)

که در آن T_f زمان رخداد عیب و γ یک ثابت مثبت است. در γ ، کوچک، عیب به آرامی اتفاق می افتد و با افزایش مقدار γ به سمت ∞ ، ∞ ، ∞ , امورت یک تابع پله به سیستم اعمال می شود. رابطه (۱) را می توان به صورت رابطه (۳) بازنویسی کرد.

$$\begin{split} \theta'' &= M^{-1}(\theta)(\tau - C(\theta, \theta') - G(\theta)) + \tilde{\Delta} + \beta(t - T_f) \varphi(\theta, \theta', \tau) \\ \tilde{\Delta} &= M^{-1}(\theta)(-F(\theta') - \tau_d - \Delta(\theta, \theta', t)) \\ \left\| \tilde{\Delta} \right\| &< \overline{\Delta} \end{split} \tag{(7)} \\ \left\| \varphi(\theta, \theta', \tau) \right\| &< \overline{\varphi} \end{split}$$

 $\overline{\varphi}$ و $\overline{\Delta}$ و $\overline{\Delta}$ و تساشات سیستم و $\overline{\Delta}$ و $\overline{\phi}$ و $\overline{\phi}$ و $\overline{\phi}$ و $\overline{\phi}$ و $\overline{\phi}$ و ثابت مثبت مشخص میباشند. در این مقاله مسیرهای مرجع مفاصل ربات با الگوبرداری از حرکت مفصل و ران پای انسان به صورت تجربی و استفاده از

$$\dot{S}_{1} = e + k_{1}e^{\lambda} + k_{2}\dot{e}^{p/q}$$

$$\ddot{S}_{1} = \dot{e} + k_{1}\lambda|e|^{\lambda-1}\dot{e} + k_{2}\frac{p}{q}|\dot{e}|^{\frac{p}{q}-1}\ddot{e}$$
(a)

با توجه به روابط (۴) و (۵) معادلات فضای حالت مرتبه سوم به صورت رابطه (۶) حاصل می شود.

$$\begin{split} \dot{S}_{1} &= S_{2} \\ \dot{S}_{2} &= S_{3} \\ \dot{S}_{3} &= \frac{d}{dt} \left(\dot{e} + k_{1} \lambda \left| e \right|^{\lambda - 1} \dot{e} + k_{2} \frac{p}{q} \left| \dot{e} \right|^{\frac{p}{q} - 1} \left(\theta'' - \ddot{q}_{d} \right) \right) \end{split}$$
(8)

در رابطه (q^{2}) (q^{2}) شتاب متغیرهای زاویهای مفاصل ربات میباشد. به منظور دستیابی به قانون کنترلی براساس الگوریتم کنترل کننده پسگام، متغیرهای جدید حالت سیستم به صورت رابطه (۷) تعریف می شود.

$$\begin{aligned}
\upsilon_1 &= S_1 \\
\upsilon_2 &= S_2 - \alpha_1 \\
\upsilon_3 &= S_3 - \alpha_2
\end{aligned} \tag{Y}$$

در ادامه روند طراحی کنترلکننده پسگام، در مرحله اول با تعریف تابع لیاپانوف مثبت معین $V_1 = \frac{1}{2}v_1^2$ ، مشتق گیری از تابع لیاپانوف و با تعریف قانون کنترل مجازی $\alpha_1 = -\xi_1 v_1$ رابطه (۸) حاصل شده است.

$$\dot{V_1} = v_1 \dot{v}_1 = v_1 (v_2 + \alpha_2) = v_1 (v_2 - \xi_1 v_1)$$

$$= -\xi_1 |v_1|^2 + v_1 v_2$$
(A)

در رابطه (۸) اگر $U_2 = 0$ باشد، آنگاه $\dot{V_1} = -\xi_1 |v_1|^2$ و V_1 به صورت مجانبی پایدار است. J_2 یک ثابت مثبت است. در مرحله دوم از طراحی کنترل کننده پسگام تابع لیاپانوف $V_2 = V_1 + \frac{1}{2}v_2^2$ تعریف شده است که با مشتق گیری از آن رابطه (۹) حاصل شده است.

$$\dot{V}_{2} = \dot{V}_{1} + \upsilon_{2}\dot{\upsilon}_{2} = -\xi_{1}|\upsilon_{1}|^{2} + \upsilon_{1}\upsilon_{2} + \upsilon_{2}(\upsilon_{3} + \alpha_{2} + \xi_{1}S_{2})$$
(9)

با تعریف ورودی کنترلی مجازی
$$\alpha_2 = -\zeta_2 v_2 - v_1 - \zeta_1 S_2$$
 رابطه (۹) به $S_1 = S_2$ رابطه (۹) به مورت رابطه (۱۰) بازنویسی شده است.

$$\dot{V}_{2} = \dot{V}_{1} + \upsilon_{2}\dot{\upsilon}_{2} = -\xi_{1}|\upsilon_{1}|^{2} + \upsilon_{1}\upsilon_{2} + \upsilon_{2}(\upsilon_{3} - \xi_{2}\upsilon_{2} - \upsilon_{1})$$

$$\dot{V}_{2} = -\xi_{1}|\upsilon_{1}|^{2} - \xi_{2}|\upsilon_{2}|^{2} + \upsilon_{2}\upsilon_{3}$$
 (1.)

در رابطه (۱۰) $\frac{\mathcal{E}}{\mathcal{E}_2}$ یک ثابت مثبت است. در صورتی که U_3 به سمت صفر میل کند \dot{V}_2 منفی شده و حالتهای U_1 و U_2 به صورت مجانبی پایدار هستند. در مرحله سوم از طراحی کنترل کننده پسگام تابع لیاپانوف پایدار هستند. در مرحله سوم از طراحی کنترل کننده پسگام تابع لیاپانوف حایدار (۱۱) حاصل کند و است. که با مشتق گیری از آن رابطه (۱۱) حاصل شده است.

$$\dot{V}_{3} = \dot{V}_{2} + \upsilon_{3}\dot{\upsilon}_{3} = -\xi_{1}|\upsilon_{1}|^{2} - \xi_{2}|\upsilon_{2}|^{2} + \upsilon_{2}\upsilon_{3}$$
$$+\upsilon_{3}\frac{d}{dt}(\dot{e} + k_{1}\lambda|e|^{\lambda-1}\dot{e} + k_{2}\frac{p}{q}|\dot{e}|^{\frac{p}{q}-1}(\theta'' - \dot{q}_{d}) - \dot{\alpha}_{2})$$
(11)

$$\begin{split} U &= \frac{M(\theta)}{\Xi} (U_n - U_s) \\ U_n &= \Xi \ddot{q}_d + \Xi M^{-1}(\theta) [C(\theta, \theta')\theta' + G(\theta)] + \\ \alpha_2 - \psi - \int (\xi_3 v_3 - v_2) dt \\ \dot{U}_s &= (A + \xi) sign(v_3) \\ \psi &= \dot{e} + k_1 \lambda |e|^{\lambda - 1} \dot{e} \\ \Xi &= k_2 \frac{p}{q} |\dot{e}|_q^{\frac{p}{q} - 1} \end{split}$$
(17)

در رابطه (۱۲) کی و ξ_{3} ثوابت مثبت هستند. Aنیز یک ثابت مثبت است که شرط $\mathcal{Z}. A > |\mathbf{j}|$ را برآورده می سازد. Υ از رابطه (۱۳) حاصل شده است [۲۰].

$$\Upsilon = \frac{d}{dt} (\Xi \widehat{\Delta})$$

$$\widehat{\Delta} = \widetilde{\Delta} + \beta (t - T_f) \varphi(\theta, \theta', \tau)$$
(17)

(14) +
$$\delta(\hat{A} - A)\hat{A}$$

(14) + $\dot{\delta}(\hat{A} - A)\hat{A}$
(15) + $\dot{\delta}(\hat{A} - A)\hat{A}$
(16) $\dot{V}_{3} = -\xi_{1}|v_{1}|^{2} - \xi_{2}|v_{2}|^{2} - \xi_{3}|v_{3}|^{2} + v_{3}\frac{d}{dt}(U_{s} + \Xi\hat{\Delta})$
 $\pounds -\xi_{1}|v_{1}|^{2} - \xi_{2}|v_{2}|^{2} - \xi_{3}|v_{3}|^{2} - (A + \xi)|v_{3}| + |v_{3}|$
 $\pounds -\xi_{1}|v_{1}|^{2} - \xi_{2}|v_{2}|^{2} - \xi_{3}|v_{3}|^{2}$
(17)

با توجه به رابطه (۱۴) منفی نیمه
معین شده و حالتهای $U_3^{}$ (۱۴) با توجه به رابطه (به صورت مجانبی پایدار بوده و در زمان محدود به صفر همگرا می شوند. U_3 روابط (۱۲) و (۱۴) با این فرض برقرار است که مقدار A به عنوان کران بالای تابع Υ مشخص باشد. این فرض در کاربردهای عملی بسیار پیچیده است چرا که آگاهی از محدوده عدم قطعیتها، اغتشاشات و عیوب سیستم عملا امکان پذیر نمی باشد. برای حل این مشکل از یک قانون تطبیق استفاده شدهاست. بنابراین قانون کنترلی کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشي ترمينال سريع انتگرالي به صورت رابطه (۱۵) پيشنهاد شده است.

$$U = \frac{M(\theta)}{\Xi} (U_n - U_{as})$$

$$\dot{U}_{as} = (\hat{A} + \xi) sign(v_3)$$
(\delta)

$$\hat{A} = \frac{1}{\delta} |v_3|$$

برای اثبات پایداری کنترل کننده پیشنهادی، تابع لیاپانوف به صورت رابطه (۱۶) در نظر گرفته شده است.

$$V_4 = V_3 + \frac{1}{2}\delta(A - \hat{A})^2$$
 (18)

(۲۰)

$$V_{4}^{i} = -\xi_{1}|v_{1}|^{2} - \xi_{2}|v_{2}|^{2} + v_{2}v_{3}$$
 $+v_{3}\frac{d}{dt}(\dot{e}+k_{1}\lambda|e|^{\lambda-1}\dot{e}+k_{2}\frac{p}{q}|\dot{e}|^{\frac{p}{q}-1}(\theta''-\ddot{q}_{d})-\dot{\alpha}_{2})+\delta(\hat{A}-A)\dot{A}$
 $\zeta_{1}(\xi)$

با استفاده از روابط (۱۴)، (۱۵) و (۱۶) رابطه (۱۸) بدست آمدهاست.

$$\begin{split} & \pounds - \xi_1 |\upsilon_1|^2 - \xi_2 |\upsilon_2|^2 - \xi_3 |\upsilon_3|^2 - (A + \xi) |\upsilon_3| + |\upsilon_3| \\ & \pounds - \xi_1 |\upsilon_1|^2 - \xi_2 |\upsilon_2|^2 - \xi_3 |\upsilon_3|^2 \end{split}$$

با توجه به رابطه (۱۸)، تابع $\dot{V_4}$ مثبت نیمهمعین است. بنابراین روش کنترلی پیشنهادی به صورت مجانبی پایدار خواهد بود.

۳- ۱- رویتگر تخمین و تشخیص عیب و حالت فراپیچشی مرتبه سوم

در این مقاله برای تخمین حالتهای سیستم و همچنین تخمین و تشخيص عيب موجود در سيستم ازرويتگر فراپيچشى مرتبه سوم استفاده شده است. بر اساس رابطه (۳) معادلات حالت سیستم به صورت رابطه (۱۹) نوشتەشدەاست.

$$\begin{aligned} x_1 &= \theta \\ x_2 &= \theta' \\ \dot{x}_1 &= x_2 \\ \dot{x}_2 &= f(x_1, x_2, \tau) + \tilde{\Delta} + \beta(t - T_f) \varphi(\theta, \theta', \tau) \\ f(x_1, x_2, \tau) &= M^{-1}(\theta)(\tau - C(\theta, \theta') - G(\theta)) \\ y &= x_1 \end{aligned}$$
(19)

$$\begin{split} \dot{x}_{1} &= \hat{x}_{2} + \alpha_{2} \left\| x_{1} - \hat{x}_{1} \right\|^{2/3} sign(x_{1} - \hat{x}_{1}) \\ \dot{x}_{2} &= f(x_{1}, \hat{x}_{2}, \tau) + \alpha_{1} \left\| \dot{x}_{1} - \hat{x}_{2} \right\|^{1/2} sign(\dot{x}_{1} - \hat{x}_{2}) + \hat{z}_{eq} \quad (\Upsilon \cdot) \\ \dot{z}_{eq} &= \alpha_{0} sign(\dot{x}_{1} - \hat{x}_{2}) \end{split}$$

در رابطه (۲۰)
$$lpha_i$$
 ثابتهای مد لغزشی هستند که باید در طراحی تعیین
شوند. با تفاضل رابطه (۲۰) و (۱۹) خطای رویتگر مطابق با رابطه (۲۱)
بدست میآید.

$$\begin{aligned} \dot{\vec{x}}_{1} &= \vec{x}_{2} + \alpha_{2} \left\| x_{1} - \hat{x}_{1} \right\|^{2/3} sign(x_{1} - \hat{x}_{1}) \\ \dot{\vec{x}}_{2} &= d(x_{1}, \hat{x}_{2}, \tilde{x}_{2}) + \\ \tilde{\Delta} + \beta(t - T_{f}) \varphi(\theta, \theta', \tau) - \\ \alpha_{1} \left\| \dot{\vec{x}}_{1} - \hat{x}_{2} \right\|^{1/2} sign(\dot{\vec{x}}_{1} - \hat{x}_{2}) - \hat{z}_{eq} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \dot{\vec{z}}_{eq} &= \alpha_{0} sign(\dot{\vec{x}}_{1} - \hat{x}_{2}) \\ \tilde{\vec{x}}_{i} &= x_{i} - \hat{x}_{i} \\ d(x_{1}, \hat{x}_{2}, \tilde{x}_{2}) &= f(x_{1}, x_{2}, \tau) - f(x_{1}, \hat{x}_{2}, \tau) \\ F(x_{1}, \hat{x}_{2}, x_{2}, \tau) &= d(x_{1}, \hat{x}_{2}, \tilde{x}_{2}) + \tilde{\Delta} + \varphi(\theta, \theta', \tau) \end{aligned}$$

$$(Y1)$$

که در آن f = 1 عدد ثابت میباشد. با فرضهای رابطه (۳) و براساس تحلیلهای انجامشده در مراجع [۴۲] با انتخاب ضرایب رویتگر به صورت (* $\alpha_0 = 1.1(f^*)$ و $\alpha_1 = 1.5(f^*)^{1/2}$ و $\alpha_0 = 1.1(f^*)$ پایداری معادلات رویتگر حاصل شده و همگرایی در تخمین حالتهای سیستم ایجاد خواهد شد. بنابراین خواهیم داشت:

 $F(x_1, \hat{x_2}, x_2, \tau) < f^*$

$$\begin{split} \tilde{\Delta} + \beta(t - T_f) \varphi(\theta, \theta', \tau) - \\ \alpha_1 \left\| \dot{\hat{x}_1} - \hat{x_2} \right\|^{1/2} sign(\dot{\hat{x}_1} - \hat{x_2}) - \hat{z_{eq}} = 0 \end{split} \tag{77}$$

با همگرایی رویتگر به مقادیر حقیقی حالتهای سیستم، ترم با همگرایی رویتگر به مقادیر حقیقی حالتهای سیستم، ترم $\alpha_1 \| \hat{x_1} - \hat{x_2} \|^{1/2} sign(\hat{x_1} - \hat{x_2})$ معادل صفر شده و بنابراین خواهیم داشت:

$$\tilde{\Delta} + \beta(t - T_f) \varphi(\theta, \theta', \tau) = \hat{z}_{eq} \tag{(YT)}$$

رابطه (۲۰) و (۲۳) به ترتیب روابط مفیدی برای تخمین حالتها و عیب سیستم به منظور استفاده در روش کنترل فعال تحمل پذیر عیب سیستم است.

٤- معیار پایداری نقطه گشتاور صفر ۱

نقطه گشتاور صفر، نقطهای روی سطح تماس کف پای ربات و زمین است که در آنجا برآیند تمام نیروهای وارد بر ربات را میتوان با یک نیروی واحد جایگزین کرد [۴۲]. در صورت قرارگرفتن نقطه گشتاور صفر در درون محدوده تعادل ربات، شرط پایداری محقق شده است. محدوده تعادل در فاز تک تکیهگاهی شامل یک کف پای ربات و در فاز دو تکیهگاهی چندضلعی بسته حاصل از دو پاست. روابط مربوط به نقطه گشتاور صفر به صورت رابطه (۲۴) میباشد.

$$x_{ZMP} = \frac{\sum_{i=1}^{n} m_i (z_i'' + g) x_i - \sum_{i=1}^{n} m_i x_i'' z_i - \sum_{i=1}^{n} I_{iy} \theta_{iy}''}{\sum_{i=1}^{n} m_i (z_i'' + g)}$$

$$y_{ZMP} = \frac{\sum_{i=1}^{n} m_i (z_i'' + g) y_i - \sum_{i=1}^{n} m_i y_i'' z_i - \sum_{i=1}^{n} I_{ix} \theta_{ix}''}{\sum_{i=1}^{n} m_i (z_i'' + g)}$$
(YF)

در رابطه (۲۴)، ، و مختصات مرکز جرم لینکهای ربات میباشد. همچنین $""_{0}$ و $"'_{0}$ به ترتیب شتاب زاویهای لینکها در راستای افقی و عمودی میباشد. از آنجا که در تعیین مسیرهای مطلوب مفصل پایین تنه ربات، پایداری ربات در نظر گرفتهنشدهاست بنابراین از حرکت بالاتنه برای دستیابی به حداکثر پایداری ربات در حین راهرفتن استفاده شدهاست. در این مقاله موقعیت، سرعت و شتاب زاویهای بالاتنه ربات با تعریف مسیر مطلوب مفصل کمر به کمک یک منحنی مرتبه پنج که از چند نقطه معلوم در یک بازه حرکتی میگذرد، تعیین شده است و سپس پارامترهای مسیر با کمینهسازی یک تابع هدف مناسب بهینه میشوند. رابطه (۲۵) چند نقطه معلوم از یک بازه حرکتی را برای مفصل کمر بیان میکند.

$$\theta_{7} = \begin{cases} \frac{\pi}{2} - \alpha & t = 0\\ \gamma & t = 0.5Ts\\ \frac{\pi}{2} - \alpha & t = Ts\\ \sigma & t = Ts + Td \end{cases}$$
(YD)

که در آن lpha , γ و σ پارامترهای ثابت می باشد. Ts زمان حرکت در

¹ Zero moment point (ZMP)



شکل ۲. بلوک دیاگرام روش کنترلی پیشنهادی

Fig. 2. Block diagram of the proposed control scheme

فاز تک تکیهگاهی و *Td* زمان حرکت در فاز دو تکیهگاهی میباشد. برای داشتن مسیری هموار، متناوب و پیوسته در مفصل کمر از شرایط رابطه (۲۶) استفاده شده است.

$$\theta_7'(0) = \theta_7'(Ts + Td)$$

$$\theta_7''(0) = \theta_7''(Ts + Td)$$
(Y8)

تابع هدف به گونهای در نظر گرفته شده است که در هر لحظه بالاترین حاشیه پایداری را برای ربات و حداقل اختلاف در مسیر حرکت مفاصل ربات نسبت به مسیرهای مرجع ایجاد شود.

$$CF = \int \left| ZMP - ZMP_{desird} \right|^2 + \sum_{i=1}^7 \int \left| e_i \right|^2 \tag{YY}$$

در رابطه (۲۷)، *ZMP*، نقطه ممان صفر در هر لحظه از حرکت ربات میباشد. *ZMP_{desird}* نقطه ممان صفر مطلوب در فاز تک و دو تکیهگاهی است که بر اساس بیشینه مقدار پایداری ربات در هر فاز تعریف شده است. *e_i* برای i از ۱ تا ۷ خطای تعقیب مسیرهای مطلوب مفاصل ربات است. برای داشتن حرکت مناسب، محدوده مجاز زاویه مطلوب مفصل بالاتنه

کنترلی کنترلی که کا ک $\theta \leq 115^\circ$ در نظر گرفته شده است. در نهایت بلوک دیا گرام کنترلی به صورت شکل ۲ می باشد.

در شکل ۲، *P* خطای بین مسیرهای مطلوب مفاصل و مسیرهای تولیدشده توسط ربات، u ورودی کنترلی حاصل از کنترلکننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی و uAFTC ورودی کنترلی حاصل از کنترلکننده پیشنهادی میباشد. در نهایت کنترلکننده تحمل پذیر عیب فعال با ترکیب کنترلکننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی و حلقه تخمین و تشخیص عیب بر مبنای رویتگر فراپیچشی مرتبه سوم و با الگوگیری از مرجع [۱۴] به صورت رابطه (۲۸) تعریف شده است.

$$U = \frac{M(\theta)}{\Xi} (U_n - U_{as} + \Xi \hat{Z}_{eq})$$
(YA)

٥- شبيهسازى

در این مقاله پس از استخراج مسیرهای مرجع مفاصل، ربات با استفاده از کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی به همراه حلقه تشخیص عیب، کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد

لغزشى ترمينال سريع انتگرالى بدون حلقه تشخيص عيب، كنترل كننده مد لغزشى معمولى با حلقه تشخيص عيب و كنترلكننده مد لغزشي معمولى بدون حلقه تشخيص كنترل شدهاست. همچنين با طراحي مسير حركت مفصل بالاتنه، پایداری ربات بر اساس معیار نقطه گشتاور صفر در هر لحظه تامین شده است. در هر لحظه از حرکت ربات، موقعیت و سرعت هر یک از مفاصل و همچنین میزان عیب عملگرها توسط رویتگر فراپیچشی مرتبه سوم تخمین زده شده است. همچنین بهینه سازی همزمان پارامترهای کنترل کننده، پارامترهای مسیر مطلوب بالاتنه و پارامترهای رویتگر بهمنظور دستیابی به حداکثر پایداری، کمترین خطای ردیابی مفاصل ربات توسط الگوريتم بهينه سازى جستجوى هارمونى انجام شده است. به منظور نشان دادن مقاومبودن کنترل کنندهها در برابر اغتشاشات، نویزها و عدم قطعیتهای سیستم، اغتشاشاتی با دامنهای معادل ۲۰ درصد متوسط سیگنال کنترلی برای هر یک از مفاصل، نویز سفید موجود در سیمولینک متلب و همچنین عدمقطعیتهایی به صورت ۲۰ درصد مقدار نامی هر یک از پارامترها در نظر گرفته شده است. عیب در زمان ۲/۵ ثانیه و به صورت توابعی از موقعیت و سرعت زاویهای مفاصل به ربات اعمال شده است. عملکرد کنترل کنندههای طراحی شده با نمودارهای صفحه فاز، نمودارهای خطای ردیابی مفاصل، نمودار تشخیص عیب، نمودار انرژی مصرفی، نمودار نقطه گشتاور صفر و نمودار مسیر مفصل کمر بررسی شده است. مدل دینامیکی ربات با مدل ایجادشده در نرمافزار آدامز به منظور اعتبارسنجی مقایسه شده است. مشخصات فیزیکی ربات و همچنین اعتبارسنجی معادلات دینامیک ربات با مدل ایجادشده در نرمافزار آدامز در مرجع [۴۳] ارائه شدهاست. در ادامه نمودارهای تعقیب مفاصل ربات برای چهار کنترل کننده در شکل ۴ آمده است.

شکل ۳ نشان میدهد که سیگنال خطای تعقیب هر دو کنترل کننده مبتنی بر روش تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی دارای سرعت همگرایی بالاتر، خطای ردیابی کمتر و نوسانات کمتری نسبت به کنترل کنندههای مبتنی بر روش مد لغزشی معمولی می باشند. همجنین وجود حلقه تشخیص عیب در هر دو کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی و مد لغزشی معمولی باعث بهبود عملکرد هر دو کنترل کننده در مقابله با عیبها و اغتشاشات سیستم شده است. به منظور بررسی پایداری روش کنترلی نمودار فاز مفاصل ربات در شکل ۴ ارائه شدهاست.

تشکیل نمودارهای صفحه فاز به صورت چرخه حدی در شکل ۴

نشان میدهد که کنترل کننده پیشنهادی دارای عملکرد پایداری در تعقیب مسیرهای مرجع ربات میباشد. در ادامه سیگنال کنترلی برای کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی به همراه حلقه تشخیص عیب و کنترل کننده مد لغزشی معمولی با حلقه تشخیص عیب ارائه شدهاست.

با توجه به شکلهای ۵ مشخص می شود که برای دو کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی به همراه حلقه تشخیص عیب و کنترل کننده مد لغزشی معمولی با حلقه تشخیص عیب، سیگنالهای کنترلی در محدوده مناسب و کمتر از اشباع عملگرها قرار گرفتهاند. بنابراین امکان انتخاب عملگر مناسب و اعمال سیگنالهای کنترلی به عملگرها وجود دارد. مقدار میانگین دامنه سیگنال کنترلی برای کنترل کننده پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی به همراه حلقه تشخیص عیب برابر با مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی به همراه حلقه تشخیص عیب برابر با ییب برابر با ۲۹/۴۷۸ نیوتن متر می باشد. سیگنالهای کنترلی حاصل از روش پیشنهادی نه تنها دامنه کمتری نسبت به سیگنالهای کنترلی روش مد لغزشی به همراه حلقه تشخیص عیب دارد، بلکه دارای شکل هموارتری مد لغزشی به همراه حلقه تشخیص عیب دارد، بلکه دارای شکل هموارتری مد نیز می باشند و برخلاف کنترل کننده مد لغزشی معمولی پدیده چترینگ در آن دیده نمی شود. به منظور بررسی پایداری حرکت ربات، نمودار موقعیت نقطه گشتاور صفر و نمودار موقعیت زاویهای مفصل کمر برای کنترل کنندههای

همانطور که در شکل ۶ و ۷ قابل مشاهده است، کنترل کنندههای طراحی شده به کمک حرکت لینک بالاتنه ربات می توانند حرکت پایداری برای ربات ایجاد کنند. مسیر نقطه گشتاور صفر تولید شده توسط کنترل کننده پیشنهادی اختلاف کمتری با مسیر نقطه گشتاور صفر مطلوب دارد بنابراین حاشیه پایداری بالاتری را ایجاد خواهد کرد. در مجموع دو کنترل کننده مبتنی بر روش تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی پایداری حرکت بهتر با وجود دامنه حرکت لینک کمر کمتر نسبت به کنترل کنندههای مبتنی بر روش مد لغزشی معمولی دارند. وجود حلقه تشخیص عیب در هر دو کنترل کننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی پایداری و میتنی بر روش مد لغزشی معمولی دارند. وجود حلقه تشخیص عیب در هر رویت گر پیشنهادی در تشخیص عیب با ارائه میزان مانده حاصل از تخمین موقعیت زاویهای مفاصل ربات بررسی شده است. در این نمودارها آستانههای موقعیت زاویهای مفاصل ربات بررسی شده است. در این نمودارها آستانههای

همانطور که در شکل ۸ نشان داده شده است، ماندهها برای تمامی مفاصل



شکل ۳. خطای تعقیب مسیرهای مطلوب

Fig. 3. Tracking error of the desired trajectories





Fig. 4. phase plane diagrams of the proposed controller



شکل ۵. سیگنال کنترلی Fig. 5. control signal



شکل ۶. موقعیت نقطه گشتاور صفر ربات

Fig. 6. Zero moment point position



شكل ٧. مسير مفصل بالاتنه

Fig. 7. Upper limb joint trajectory









عدد کوچکی می باشد. تا قبل از زمان ۲/۵ ثانیه که عیبی در سیستم اتفاق نیافتاده است، سیگنال مانده در محدوده آستانههای تعیین شده قرار می گیرد. بعد از زمان ۲/۵ ثانیه با وقوع عیب، سیگنال مانده از آستانه تعیین شده عبور کردهاست. این موضوع نشان دهنده تشخیص عیب در زمان های بیشتر از ۲/۸ ثانیه در سیستم است. به منظور بررسی میزان مقاوم بودن سیستم در برابر اغتشاشات و عدم قطعیت های وارده به سیستم، در شکل ۹ میزان مجموع مجذور خطای تعقیب مفاصل ربات در حضور اغتشاشات و در شکل ۱۰ میزان مجموع مجذور خطای تعقیب مفاصل ربات در حضور عدم قطعیت های مختلف ارائه شده است.

شکل ۹ نشان میدهد که تا اغتشاشات حدود۳۰ درصد، خطای کنترل کنندههای طراحی شده دارای عملکرد ثابتی هستند. برای اغتشاشات بالای ۳۰ درصد عملکرد کنترل کنندههای مبتنی بر روش تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی نسبت به کنترل کنندههای مبتنی بر روش مد لغزشی معمولی تضعیف نمی شود. شکل ۱۰ نشان میدهد که

برای عدم قطعیتهای کمتر از ۲۰ درصد خطای کنترل کنندههای طراحی شده دارای عملکرد ثابتی هستند. عدم قطعیتهای بیشتر از ۲۰ درصد عملکرد کنترل کنندههای مبتنی بر روش پیشنهادی نسبت به کنترل کنندههای مبتنی بر روش مد لغزشی معمولی بهتر و مقاومتر میباشد. همچنین، استفاده از حلقه تشخیص عیب در کنترل کنندهها باعث افزایش قابلیت سیستم در مقابله با اغتشاشات و عدم قطعیتها شده است.

٦- نتیجه گیری

در این مقاله یک روش کنترل تحمل پذیر عیب فعال و کنترل تحمل پذیر عیب غیرفعال بر اساس روش تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی ارائه شد. روش تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی به عنوان یک کنترل کننده تحمل پذیر عیب فعال روشی موثر در مقابله با عیوب سیستم و دارای خواصی مانند مقابله با اغتشاشات و عدمقطعیتهای با دامنه نامعلوم سیستم، سرعت همگرایی بالا، پایداری بر





منابع

- R. Bogue, Exoskeletons and robotic prosthetics: a review of recent developments, Industrial Robot: An International Journal, 36(5) (2009) 421-427.
- [2] D. Aaron, H. Hugh, lower extremity exoskeletons and active orthoses: challenges and state-of-the-art, IEEE Transactions on Robotics. 24 (2008) 144-158.
- [3] M. Vukobratovic, B. Borovac, D. Surla, D. Stokic, Biped Locomotion, Springer-Verlag, Berlin, (1990) 1-349.
- [4] H. Kazerooni, Hybrid Control of the berkeley lower extremity exoskeleton (BLEEX), The International Journal of Robotics, 25(2) (2006), 561-573.
- [5] H. Herr, challenges and state-of-the-art Lower Outhouses extremity exoskeletons and active, Journal of Nero

اساس قاعده لیاپانوف، سرعت بالای پاسخ گذرای و همچنین حذف پدیده چترینگ میباشد. به منظور افزایش قابلیت مقابله با عیوب سیستم، یک سیستم تشخیص عیب برمبنای رویتگر مرتبه سوم فراپیچشی به عنوان حلقه تشخیص و تخمین عیب به کنترلکننده تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی اضافه شده است. عملکرد روش پیشنهادی با کنترل کنندههای تطبیقی پسگام غیرتکین مد لغزشی ترمینال سریع انتگرالی بدون حلقه تشخیص و تخمین عیب، کنترلکننده مد لغزشی معمولی بدون حلقه بدون حلقه تشخیص و تخمین عیب کنترلکننده مد لغزشی معمولی با میزان نظای تعقیب مفاصل، مدت زمان همگرایی خطا به سمت صفر، میزان انرژی مصرفی، میزان پایداری بر اساس معیار نقطه گشتاور صفر و همچنین میزان مقاومبودن در برابر اغتشاشات، عدمقطعیتها و عیب سیستم را نشان داد. in Engineering, (2016)

- [15] W. Yu, J. Rosen, Neural PID Control of Robot Manipulators with Application to an Upper Limb Exoskeleton, IEEE Transactions on Cybernetics, 43(2) (2013) 673-684.
- [16] M. Wang, A. Yang, Dynamic Learning from Adaptive Neural Control of Robot Manipulators with Prescribed Performance, IEEE Transactions on Systems, Man, and Cybernetics: Systems, 48(99) (2017) 1-12.
- [17] F.Lin, R. D. Brandt, An optimal control approach to robust control of robot manipulators, IEEE Transactions on Robotics and Automation, 14(1) (1998) 69-77.
- [18] M. Jin, S. H. Kang, P. H. Chang, J. Lee, Robust Control of Robot Manipulators Using Inclusive and Enhanced Time Delay Control, IEEE/ASME Transactions on Mechatronics, 22(5)(2017) 2141-2152.
- [19] C. Edwards, E. F. Colet, L. Fridman, Advances in variable structure and sliding mode control, Springer, Berlin, (2006) 50-280.
- [20] M. Van, M. Mavrovouniotis, S.S. Ge, An Adaptive Backstepping Nonsingular Fast Terminal Sliding Mode Control for Robust Fault Tolerant Control of Robot Manipulators, IEEE Transactions on Systems, Man, and Cybernetics, Part B: Cybernetics, 49(7) (2019) 1448-1458.
- [21] G. Chen, Y. Song; Y. Guan, Terminal Sliding Mode-Based Consensus Tracking Control for Networked Uncertain Mechanical Systems on Digraphs, IEEE Transactions on Neural Networks and Learning Systems,29(3) (2016)749-756.
- [22] T. Madani, B. Daachi, K. Djouani, Modular-Controller-Design Based Fast Terminal Sliding Mode for Articulated Exoskeleton Systems, IEEE Transactions on Control Systems Technology, 25(3) (2017) 1133-1140.
- [23] S. Xu, C. Chen, Z. Wu, Study of nonsingular fast terminal sliding mode fault-tolerant control, The IEEE Transactions on Industrial Electronics, 62(6) (2015) 3906-3913.
- [24] M. Van, S. S. Ge and H. Ren, Finite Time Fault

Engineering and Rehabilitation, 21 (2009) 1-9.

- [6] T. Yan, M. Cempini, C. M. Oddo, N. Vitiello, Review of assistive strategies in powered lower-limb orthosis and exoskeletons, Robotics and Autonomous Systems, 64(1) (2015) 120-136.
- [7] G. Chen, Y. Song, F. Lewis, Distributed Fault-Tolerant Control of Networked Uncertain Euler–Lagrange Systems Under Actuator Faults, IEEE Transactions on Cybernetics, 47(7) (2017), 1706-1718.
- [8] K. Ben-Gharbia, A. Maciejewski, R. Roberts, A Kinematic Analysis and Evaluation of Planar Robots Designed from Optimally Fault-Tolerant Jacobians, IEEE Transactions on Robotics, 30(2) (2014) 516-524.
- [9] R. C. Hoover, R. G. Roberts, A. A. Maciejewski, P. S. Naik, K. M. Ben-Gharbia, Designing a Failure-Tolerant Workspace for Kinematically Redundant Robots, IEEE Transactions on Automation Science and Engineering, 12(4) (2015) 1421-1432.
- [10] R. Wang and J. Wang, Passive Actuator Fault-Tolerant Control for a Class of Over Actuated Nonlinear Systems and Applications to Electric Vehicles, IEEE Transactions on Vehicular Technology, 62(3) (2013) 972-985.
- [11] J. J. Gertler, Survey of model-based failure detection and isolation in complex plants, IEEE Control Systems Magazine, 8(6) (1988) 3–11.
- [12] Q. Song, W. J. Hu, L. Yin, Y. C. Soh, Robust adaptive dead zone technology for fault-tolerant control of robot manipulators using neural networks, Journal of Intelligent and Robotic Systems: Theory and Applications, 33(2) (2002) 113–137.
- [13] M. D. Anand, T. Selvaraj, S. Kumanan, FAULT DETECTION AND FAULT TOLERANCE METHODS FOR INDUSTRIAL ROBOT MANIPULATORS BASED ON HYBRID INTELLIGENT APPROACH, Advances in Production Engineering & Management, 7(4) (2012) 225-236.
- [14] V. Mien, F. Pasquale, C, Darek, Fault diagnosis and fault tolerant control of uncertain robot manipulators using high-order sliding mode. Mathematical Problems

572.

- [33] L. M. Capisani, A. Ferrara, A. Ferreira, L. M. Fridman, Manipulator fault diagnosis via higher order sliding mode observers, IEEE Transactions on Industrial Electronics, 59 (10) (2012) 3979–3986.
- [34] P. Pa, J. Jou, Design of a bipedal toy robot with an automatic center of gravity shifting mechanism, Advanced Material Research, 120(2010) 670-674.
- [35] D. Messuri, C. Klein, Automatic body regulation for maintaining stability of a legged vehicle during rough-terrain locomotion. Robotics and Automation, IEEE, 1(3) (1985) 141-132.
- [36] S. A. A. Moosavian, K. Alipour, Y. Bahramzadeh. Dynamics modeling and tip-over stability of suspended wheeled mobile robots with multiple arms. In intelligent robots and Systems, 2007. IROS 2007. IEEE/RSJ International Conference, USA, 2007.
- [37] A. Takhmar, MHS measure for postural stability monitoring and control of biped robots. In Advanced intelligent Mechatronics, 2008. AIM 2008. IEEE/ ASME International Conference on, China, 2008.
- [38] C. Monje, S. Martinez, P. Pierro, C. Balaguer, Whole-Body Balance Control of a Humanoid Robot in Real Time Based on ZMP Stability Regions Approach, Cybernetics and Systems. 49(8) (2018) 521-537.
- [39] J. Kim, Harmony search algorithm: A algorithm, Procedia Engineering. 154(2016) 1401-1405.
- [40] H. Kawamoto, Y. Sankai, Power assist method based on phase sequence and muscle force condition for HAL, Advanced Robotics. 19(2005) 717-734.
- [41] J. Craig, Introduction to Robotics: Mechanics and Control, Hall, London, (2017) 85-310
- [42] M. Van, H. Kang, Y. Suh, K. Shin, Output feedback tracking control of uncertain robot manipulators via higher order sliding-mode observer and fuzzy compensator, Journal of Mechanical Science and Technology, 27(8) (2013) 2487–2496.

Tolerant Control for Robot Manipulators Using Time Delay Estimation and Continuous Nonsingular Fast Terminal Sliding Mode Control, IEEE Transactions on Cybernetics, 47(7) (2017) 1681-1693.

- [25] A. Pati, S. Singh, R. Negi, sliding mode controller design using PID sliding surface for half car suspension system, students conference on engineering and systems (SCES), India, 2014.
- [26] M. Rahmani, H. Komijani, A. Ghanbari, M. M. Ettefagh, Optimal novel super-twisting PID sliding mode control of a MEMS gyroscope based on multiobjective bat algorithm, Micro system Technologies, 24 (6) (2018) 2835-2846.
- [27] G. P. Incremona, M. Rubagotti, A. Ferrara, Sliding Mode Control of Constrained Nonlinear Systems, IEEE Transactions on Automatic Control, 62(6) (2017) 2965-2972.
- [28] F. Zargham, A. H. Mazinan, Super-twisting sliding mode control approach with its application to wind turbine systems, Springer, 11(1) (2018) 1-19.
- [29] A. Goel, A. Swarup, MIMO Uncertain Nonlinear System Control via Adaptive High-Order Super Twisting Sliding Mode and its Application to Robotic Manipulator, Journal of Control Automation and Electrical System, 28(2017) 36–49.
- [30] J. A. Farell, M. Polycarpou, M. Sharma, W. Dong, Command Filtered Backstepping, Automatic Control, IEEE Transaction on 54(6)(2009) 1391-1395.
- [31] M. Liu, S. Xu, C. Han, Backstepping Adaptive Attitude Tracking Control of Flexible Spacecraft, IEEE, Electrical and Control Engineering (ICECE), (2011) 2034- 2037.
- [32] N. M. Dehkordi, N. Sadati, M. Hamzeh, A Robust Backstepping High-Order Sliding Mode Control Strategy for Grid-Connected DG Units with Harmonic/ Interharmonic Current Compensation Capability, IEEE Transactions on Sustainable Energy, 8(2) (2017) 561-

چگونه به این مقاله ارجاع دهیم M. Mokhtari, M. Taghizadeh, M. Mazare, Active fault tolerant control based on adaptive back-stepping nonsingular fast integral terminal sliding mode approach , Amirkabir J. Mech Eng., 53(Special Issue 6)(2021) 3763-3782.



DOI: 10.22060/mej.2021.18277.6789

بی موجعه محمد ا