

بِسْمِ اللَّهِ الرَّحْمَنِ الرَّحِيمِ



دانشکده مهندسی مکانیک و مکاترونیک

پایان نامه کارشناسی ارشد مهندسی طراحی کاربردی

بهبود عملکرد کنترل موقعیت یک ربات (ARM-ROBO V01)

پالتایزر با استفاده از تکنیک کنترل مد لغزشی مرتبه بالا

نگارنده: فریبا قربانیان

اساتید راهنما

دکتر حبیب احمدی

دکتر امیر جلالی

شهریور ۱۳۹۸

شماره:
تاریخ:
۹۸/۷/۱۷

با اسمه تعالیٰ



مدیریت تحصیلات تکمیلی

فرم شماره (۳) صورت جلسه نهایی دفاع از پایان نامه دوره کارشناسی ارشد

با نام و یاد خداوند متعال، ارزیابی جلسه دفاع از پایان نامه کارشناسی ارشد خانم فریبا قربانیان با شماره ۹۵۱۱۷۱۴ رشته مهندسی مکانیک گرایش طراحی کاربردی تحت عنوان بهبود عملکرد کنترل موقعیت یک ربات (ARM-ROBO V.01) پالتایزر با استفاده از تکنیک کنترل مد لغزشی مرتبه بالا که در تاریخ ۱۳۹۸/۰۶/۱۶ با حضور هیأت محترم داوران در دانشگاه صنعتی شهرورد برگزار گردید به شرح ذیل اعلام می‌گردد:

مرسود مرسود (با درجه: **خوب**)

عملی نظری

امضاء	مرتبه علمی	نام و نام خانوادگی	عضو هیأت داوران
	استادیار	دکتر امیر جلالی	۱- استادرهانمای اول
	استادیار	دکتر حبیب احمدی	۲- استادرهانمای دوم
	دانشیار	دکتر حمیدرضا ابیک چی	۳- استاد مشاور
	استادیار	دکتر مهدی یامدادر	۴- نماینده تحصیلات تکمیلی
	دانشیار	دکتر علیرضا الفی	۵- استاد ممتحن اول
	دانشیار	دکتر سعید میرمحمدی	۶- استاد ممتحن دوم

تاریخ و امضاء و مهر دانشکده:

نام و نام خانوادگی رئیس دانشکده: دکتر محمد محسن شاهروان

تبصره: در صورتی که کسی مرسود شود حداقل بکار دیگر (در مدت مجاز تحصیل) می‌تواند از پایان نامه خود دفاع نماید (دفاع

مجدد نباید زودتر از ۴ ماه برگزار شود).

هرچیز که در جستن آنی، آنی ...

این پایان نامه را تقدیم می‌کنم به مهربانترین همراهان زندگیم،
پدر، مادر و همسر عزیزم که حضورشان همیشه گرما بخش روح
من بوده است.

از اساتید بزرگوارم دکتر احمدی و دکتر جلالی برای تمام
حمایت‌ها و زحمات بی دریغ شان سپاسگزاری می‌کنم.

تعهد نامه

اینجانب فریبا قربانیان دانشجوی دوره کارشناسی ارشد رشته مهندسی مکانیک گرایش طراحی کاربردی دانشکده‌ی مهندسی مکانیک دانشگاه شاهرود نویسنده پایان‌نامه بهبود عملکرد کنترل موقعیت یک ربات (ARM-ROBO V01) پالتایزر با استفاده از تکنیک کنترل مد لغزشی مرتبه بالا تحت راهنمائی دکتر

حبيب‌الحمدی و دکتر امیر جلالی متعهد می‌شوم:

- تحقیقات در این پایان‌نامه توسط اینجانب انجام شده است و از صحت و اصالت برخوردار است.
- در استفاده از نتایج پژوهش‌های محققان دیگر به مرجع مورد استفاده استناد شده است.
- مطالب مندرج در پایان‌نامه تاکنون توسط خود یا فرد دیگری برای دریافت هیچ نوع مدرک یا امتیازی در هیچ جا ارائه نشده است.
- کلیه حقوق معنوی این اثر متعلق به دانشگاه صنعتی شاهرود می‌باشد و مقالات مستخرج با نام «دانشگاه صنعتی شاهرود» و یا «Shahrood University of Technology» به چاپ خواهد رسید.
- حقوق معنوی تمام افرادی که در به دست آمدن نتایج اصلی پایان‌نامه تأثیرگذار بوده اند در مقالات مستخرج از پایان‌نامه رعایت می‌گردد.
- در کلیه مراحل انجام این پایان‌نامه، در مواردی که از موجود زنده (یا بافت‌های آن‌ها) استفاده شده است ضوابط و اصول اخلاقی رعایت شده است.
- در کلیه مراحل انجام این پایان‌نامه، در مواردی که به حوزه اطلاعات شخصی افراد دسترسی یافته یا استفاده شده است، اصل رازداری، ضوابط و اصول اخلاق انسانی رعایت شده است.

تاریخ

امضای دانشجو فریبا قربانیان

مالکیت نتایج و حق نشر

- کلیه حقوق معنوی این اثر و محصولات آن (مقالات مستخرج، کتاب، برنامه‌های رایانه‌ای، نرم افزارها و تجهیزات ساخته شده است) متعلق به دانشگاه صنعتی شاهرود می‌باشد. این مطلب باید به نحو مقتضی در تولیدات علمی مربوطه ذکر شود.
- استفاده از اطلاعات و نتایج موجود در پایان‌نامه بدون ذکر مرجع مجاز نمی‌باشد.

چکیده:

در این پژوهش، به پیدا کردن یک کنترل کننده مناسب برای کنترل سیستم یک ربات (ARM-ROBO V01) پالتایزر، در حضور اغتشاشات خارجی و عدم قطعیت های داخلی سیستم پرداخته شده است. برای پیاده سازی قوانین کنترلی مورد نظر روی ربات پالتایزر، ابتدا معادلات این ربات را با استفاده از نرم افزار maple18 استخراج کرده ایم. ربات مورد نظر، یک ربات سه درجه آزادی با ۹ لینک می باشد. برای مقاوم بودن کنترل کننده نسبت به اغتشاشات خارجی و عدم قطعیت های داخلی از کنترل کننده مد لغزشی معمولی، و کنترل کننده مد لغزشی سوپر توئیستینگ که یک کنترل کننده مرتبه بالا محسوب می شود، استفاده شده است.

عملکرد کنترل کننده ارائه شده با استفاده از بخش Simulink نرم افزار متلب، شبیه سازی شده است. معادلات حرکت با استفاده از روش لاگرانژ به دست آمد. برای این منظور، پیاده سازی نتایج نشان می دهد که عملکرد خوبدر صورت عدم قطعیت وجود دارد.

کلمات کلیدی: اغتشاشات خارجی، ربات پالتایزر، معادلات دینامیکی ربات، مد لغزشی معمولی، مد لغزشی سوپر توئیستینگ

فهرست مطالب

۱.....	فصل اول
۱.....	مقدمه
۲.....	۱-۱ مقدمه
۳.....	۱-۱-۱ انواع ربات
۳.....	۱-۱-۱-۱ ربات‌های زنجیره‌ی سینماتیکی باز
۴.....	۱-۱-۱-۱-۱ ربات‌های زنجیره‌ی سینماتیکی بسته
۷.....	۱-۱-۱ ربات‌های پالتایزر
۷.....	۱-۱-۱-۱ ربات (ARM-ROBO V01) پالتایزر
۹.....	۱-۱ مروری بر پژوهش‌های انجام شده
۹.....	۱-۲-۱ روش کنترلی مد لغزشی کلاسیک
۹.....	۱-۲-۱-۱ روش کنترلی مد لغزشی مرتبه بالا
۱۱.....	۱-۳ ضرورت انجام تحقیق و نوآوری
۱۲.....	۱-۴ ساختار پایان نامه
۱۳.....	فصل دوم
۱۳.....	مدل سازی دینامیکی ربات پالتایزر سه درجه آزادی
۱۴.....	۱-۲ مقدمه
۱۴.....	۱-۲-۲ دوران محورهای مختصات ربات
۱۴.....	۱-۲-۲-۱ ماتریس‌های دوران
۱۵.....	۱-۲-۲-۲ دوران بر اساس مختصات جاری
۱۶.....	۱-۳-۲ محاسبه مختصات نقاط و محاسبه سرعت خطی برای یک ربات سه لینکی
۱۸.....	۱-۴-۲ محاسبه سرعت زاویه‌های
۱۸.....	۱-۵-۲ معادلات دینامیکی ربات
۱۹.....	۱-۵-۲-۱ انرژی پتانسیل
۱۹.....	۱-۵-۲-۲ انرژی جنبشی

۲۱	۳-۵-۲ معادلات حرکت.....
۳۱	فصل سوم.....
۳۱	کنترل کننده مد لغزشی کلاسیک ربات پالتایزر
۳۲	۱-۳ مقدمه
۳۳	۲-۳ روش کنترل مد لغزشی
۳۶	۳-۳ نمودارهای کنترل مد لغزشی.....
۴۲	۴-۳ نتیجه گیری در خصوص استفاده از روش مد لغزشی.....
۴۳	فصل چهارم
۴۳	کنترل مد لغزشی مرتبه بالا ربات پالتایزر.....
۴۴	۱-۴ مقدمه
۴۵	۲-۴ الگوریتم نوین مد لغزشی مرتبه بالا
۴۹	۳-۴ نمودارهای کنترل مد لغزشی مرتبه بالا
۵۵	فصل پنجم.....
۵۵	نتیجه گیری و پیشنهاد ها
۵۶	۱-۵ نتیجه گیری:
۵۷	۲-۵ پیشنهادها
۵۸	پیوست ۱ :
۵۹	پیوست ۲ :
۶۴	مراجع.....

فهرست اشکال

شکل (۱-۱) ربات سری با مجری نهایی جوشکار مدل (6 Axis/welding machine/SA1400 series)	۴
شکل (۲-۱) ربات موازی صفحه‌ای مدل (6-Axis Hexapods / Parallel Positioners)	۵
شکل (۳-۱) نمونه ای از یک ربات پالتایزر [11]	۷
شکل (۴-۱) ربات (ARM-ROBO V01) پالتایزر	۸
شکل (۱-۲) شکل شماتیک ربات سه درجه آزادی	۱۷
شکل (۲-۲) نامگذاری لینک های ربات و مشخص کردن دستگاه مختصات	۲۲
شکل (۱-۳) خطای ردگیری برای زاویه اول ربات(θ_1) - زاویه دوم ربات(θ_2) - زاویه سوم ربات(θ_3)	۳۸
شکل (۲-۳) موقعیت گریپر ربات و موقعیت مطلوب آن	۳۹
شکل (۳-۳) - ورودی های کنترل برای سه زاویه $\theta_3, \theta_2, \theta_1$	۴۰
شکل (۴-۳) - ورودی های کنترل برای سه مختصه x, y, z گریپر ربات پالتایزر	۴۱
شکل (۱-۴) موقعیت ربات و موقعیت مطلوب آن	۵۰
شکل (۲-۴) خطای ردگیری برای زاویه اول ربات(θ_1) - زاویه دوم ربات(θ_2) - زاویه سوم ربات(θ_3)	۵۱
شکل (۳-۴) ورودی های کنترل برای سه زاویه $\theta_3, \theta_2, \theta_1$	۵۲
شکل (۴-۴) تعقیب مسیر مطلوب مجری نهایی در سه محور x, y, z	۵۳

فهرست جداول

جدول (۱-۱) مقایسه‌ای نسبی بین ربات‌های سری و موازی [۲].....	۶
جدول (۱-۲) مشخصات ربات پالتایزر طراحی شده.....	۲۳
جدول (۲-۱) مقادیر ممان اینرسی رابط‌های ربات.....	۲۳

فصل اول

مقدمه

۱-۱ مقدمه

رباتیک علمی است که با هدف راحتی انسان و افزایش وقت مفید او به وجود آمده است. علم رباتیک از تخیلات بشری آغاز شد و تا امروز شاخه های مختلف علمی و فناوری به ویژه رشته های مهندسی برق، مکاترونیک، علوم کامپیوتر، مهندسی مکانیک و ریاضیات کاربردی را در برگرفته است. مفهوم ربات به نوشتۀ نویسنده‌گان علمی تخیلی از ایده یک انسان مصنوعی برتر گرفته شده و به صورت ماشین آلات خودکار متحرک به حقیقت پیوسته است.^[1]

یکی از شاخه های مهم در علم رباتیک، مبحث کنترل ربات به معنای وادار کردن ربات به انجام کارهای مطلوب و به صورت خودکار است. رباتهای صنعتی نیز درنتیجه ادغام همین ماشینهای کنترل عددی و فناوری دور عملگرها و تکامل و پیشرفت آنها به وجود آمده اند.

برای کنترل ربات، روش‌های گوناگونی ارائه شده است که مهمترین آنها در حوزه کنترل غیر خطی عبارتند از: کنترل فازی، کنترل تطبیقی، کنترل مود لغزشی، کنترل پسگام و کنترل پسخوردی. یکی از موضوعات اصلی در مسائل کنترل، مسئله کنترل در حضور عدم قطعیت در سیستم های غیر خطی است، عدم قطعیت هایی که توسط پارامتر های نامعلوم، بارگذاری های متفاوت، دینامیک های مدل نشده و اختلالات خارجی حاصل می شوند، عملکرد کنترلی را تحت تاثیر قرار می دهند. روش های کنترل مقاوم برای غلبه سیستم های کنترلی بر عدم قطعیت ها استفاده می‌شود. روش کنترلی مد لغزشی یکی از روش های کنترلی مقاوم می باشد. این کنترل کننده در برابر اغتشاشات و تغییر پارامتر ها و همچنین نویزهای مزاحم کاملا مقاوم است. همچنین کنترل کننده مدلغزشی کاربردهای فراوانی در حوزه کنترل انواع ربات های سری و موازی دارد.

۱-۱-۱ انواع ربات

ربات‌هایی که عموماً در صنایع استفاده می‌شوند به دو دسته‌ی زنجیره‌ی سینماتیکی باز و زنجیره‌ی سینماتیکی بسته تقسیم می‌شوند. به ربات‌ها با زنجیره‌ی سینماتیکی باز ربات سری و به ربات‌هایی با زنجیره‌ی سینماتیکی بسته ربات‌های موازی گفته می‌شود.

۱-۱-۱-۱ ربات‌های زنجیره‌ی سینماتیکی باز

در ربات‌های با زنجیره‌ی سینماتیکی باز حداقل یک عضو وجود دارد (معمولاً عضو انتهایی) که فقط به یک عضو دیگر متصل است و هر عملگر روی بازویی مرتبط با خود قرار دارد بطوری که موقعیت مجری نهایی^۱ را مشخص می‌کنند. به این نوع زنجیره سینماتیکی طبق شکل (۱-۱) ربات‌های سری می‌گویند. مجری نهایی ربات در واقع عملگر فعال یا غیر فعال ربات است که در نقطه‌ی نهایی ربات نصب می‌شود و در فضای کاری ربات نیاز کاربر را مرتفع می‌سازد. برای مثال در ربات جوشکار در صنایع خودرو سازی از مجری نهایی جوش نقطه‌ای استفاده می‌شود و یا برای جابه‌جا کردن قطعات در یک خط مونتاژ می‌توان از گریپر^۲ به عنوان مجری نهایی استفاده کرد. در ربات سری برای هر کدام از اتصالات، یک موتور به عنوان عملگر وظیفه‌ی حمل و به حرکت در آوردن کل اعضای بالا دستی را بر عهده دارد. یا به زبان ساده‌تر اتصالات مستقل از یکدیگر هستند. این ساختار باعث می‌شود که این‌گونه زنجیره سینماتیکی بسیار سنگین شده و مشکلاتی از قبیل ارتعاشات بالا و پایین بودن نسبت بار به وزن ربات در آن مشهود باشد. اما نقطه‌ی قوت ربات‌های سری فضای کاری بزرگ آن است، که به علت باز بودن زنجیره‌ی سینماتیکی می‌باشد.

¹ End-effector

² Greper



شکل (۱-۱) ربات سری با مجری نهایی جوشکار مدل (6 Axis/welding machine/SA1400 series)

۱-۱-۲- ربات‌های زنجیره‌ی سینماتیکی بسته

در ربات‌های با زنجیره‌ی سینماتیکی بسته همه عضوها حداقل به دو عضو دیگر متصل هستند. این ربات‌ها از یک سکوی ثابت و یک سکوی متحرک تشکیل شده‌اند که این دو صفحه توسط چند زنجیره (ساق) به هم متصل می‌شوند و معمولاً تمامی عملگرها روی سکوی ثابت قرار می‌گیرند. به این نوع زنجیره سینماتیکی طبق شکل ۲ ربات‌های موازی می‌گویند. ساختار فیزیکی ربات‌های موازی ظرفیت شتاب، سرعت، دقت و همچنین قدرت بالا را ایجاد می‌کنند. اما ربات‌های موازی فضای کاری محدود و کوچکتری نسبت به ربات‌های سری دارند.



شکل (۲-۱) ربات موازی صفحه‌ای مدل (6-Axis Hexapods / Parallel Positioners)

در ربات‌های موازی که از زنجیره‌ی سینماتیکی بسته تشکیل شده‌اند، چندین زنجیره‌ی سری که با یکدیگر موازی هستند، به یک سکوی متحرک (پلت فرم^۳) متصل‌اند. در این ربات‌ها، موتورها و عملگرها در ابتدای هر شاخه قرار می‌گیرند و تعدادی از اتصالات به یکدیگر وابسته هستند. با توجه به ربات‌های موازی ساختار آن‌ها بسیار سبکتر و مستحکم‌تر از ربات‌های سری متناظر با خود می‌باشد. ربات‌های موازی برای کاربردهایی از قبیل سرعت، دقیقیت و قدرت نسبت به ربات‌های سری بسیار توانمندتر هستند، اما فضای کاری بسیار کوچکی دارند. مدل‌های دینامیکی این ربات‌ها دارای پیچیدگی بسیار بالا بوده و کنترل آن‌ها نیاز به محاسبات پیچیده می‌باشد. پردازش‌گر مربوط به کنترل و عملکرد ربات به دلیل نیاز به قدرت بالا، هزینه‌ی بسیار زیادی را در پی دارد. جدول (۱-۱) مقایسه‌ای نسبی بین ربات‌های سری و موازی را نشان می‌دهد.

³ Platform

جدول (۱-۱) مقایسه‌ای نسبی بین ربات‌های سری و موازی [2]

مشخصه	ربات موازی	ربات سری
فضای کاری ربات	کم	زیاد
نسبت بار به وزن ربات	زیاد	کم
سفتی ربات	زیاد	کم
سرعت ربات	زیاد	کم
دقت ربات	زیاد	کم
تعداد نقاط تکینگی	کم	زیاد
نیاز به پردازش	زیاد	کم
سختی معادلات دینامیکی و سینماتیکی	زیاد	کم
شتاب ربات	زیاد	کم

با توجه به جدول (۱-۱) کاربرد ربات‌های موازی در فضای کاری کم و سرعت و دقت بالاست، که کاربرد ربات موازی را در صنایع بسته‌بندی [3]، پژوهشی [4][5]، ماشینکاری [6] و دهها کاربرد دیگر را نشان می‌دهد: در تحقیقی بر روی ربات دلتا، به سرعت و دقت بالای ربات‌های موازی اشاره شده است [7]. همچنین در پژوهشی دیگر مقایسه‌ای بین ربات‌های سری و موازی انجام شده است و نتایج این مقاله همانند جدول بالا در پایان همان مقاله نوشته شده است [8]. همچنین در مقاله‌ای که درباره ساخت یک ربات موازی است، به سرعت بالای ربات‌های موازی در خطوط صنعتی اشاره شده است [9]. در تحقیقی دیگر که بر روی یک ربات موازی کو亨وردی انجام شده، مشخصات فنی سیستم ارائه شده و طرح کنترل آنالیز شده است [10]. در این پایان نامه، ربات (ARM-ROBO V01) پالتایزر از نوع ربات‌های صنعتی و یک ربات سری است. در ادامه ربات‌های پالتایزر و کاربرد شان در صنعت مختصر توضیحی داده می‌شود.

۲-۱ ربات های پالتایزر

پالتایزر دستگاهی است که در انتهای خط تولید برای جابجایی کالاها و محصولات کارخانه بروی پالت استفاده می شود. هر زمان که در مورد یک ماشین پالتایزر صحبت می کنید، اولین چیزی که به ذهن می آید یک ماشین اتوماتیک یا رباتیک است که محصولات بسته بندی شده در شکل های مختلف (کیسه، جعبه، بشکه و ..) را ببروی پالت با سرعت و دقیق قرار می دهد. همچنین یکی از کارآمدترین سیستم های چیدمان اجسام بر روی پالت، استفاده از ربات پالتایزر می باشد.



شکل(۱-۳) نمونه ای از یک ربات پالتایزر [11]

۱-۲-۱ ربات (ARM-ROBO V01)پالتایزر

دو نمونه از این ربات در آزمایشگاه ساخته شده است. همچنین تصمیمات زیر جهت ساخت ربات با کیفیت و دقیق درنظر گرفته شده است:

- ساخت بدنه ربات از آلیاژ آلومینیوم ۷۰۰۰.
 - استفاده از موتورهای DC با گشتاور بالا و سرعت دور پایین.
 - افزایش سرعت و بالا بردن دقت ربات با انتخاب مناسب قطعات مکانیکی، الکترونیکی و کنترل مناسب ربات روی آن امکان پذیر شده است.
 - ارتباط ربات با کامپیوتر از طریق USB.
- در کنار پارامترهای طراحی، تعیین قابلیت‌ها و کارایی‌های ربات نیز خیلی مهم بوده است. برای بالا بردن گستره‌ی کارایی بازو و چابکی آن، سه درجه آزادی برای ربات درنظر گرفته شده است. با تعریف این سه درجه آزادی قابلیت انتقال نوک ربات به هر نقطه دلخواه در فضای کارتزین متناسب با فضای کاری ربات وجود دارد.



شکل (۱-۴) ربات (ARM-ROBO V01) پالتایزر

همچنین برای تغذیه ربات، یک منبع تغذیه آزمایشگاهی تک خروجی 30 V، 10 A مورد استفاده قرار گرفته و برای ارتباط بازو با اپراتور و سیستم کنترل آن از پورت USB استفاده می‌شود.

بعد از اتمام طراحی لینک‌های اصلی ربات و مشخص شدن ابعاد لینک‌ها، مکانیزم موازی ربات با نرم افزار CATIA طراحی و شبیه سازی شد تا ابعاد صحیح لینک‌های موازی محاسبه شوند.

۱-۲ مروری بر پژوهش‌های انجام شده

در این پژوهه، تحقیقات انجام شده قبلی در خصوص انواع روش‌های کنترل مد لغزشی مرتبه بالا و کنترل مد لغزشی معمولی مرور می‌شود و این بررسی در قالب دو محور که در ادامه می‌آید، ارائه گردیده است.

۱-۲-۱ روش کنترلی مد لغزشی کلاسیک

همان طور که گفته شد، روش کنترلی مد لغزشی به طور گستردۀ در سیستم‌های گونانون غیر خطی مورد استفاده قرار می‌گیرد[12][13]. روش کنترلی مد لغزشی کلاسیک در ترکیب با روش‌های دیگر مورد استفاده قرار گرفته است که از آن جمله می‌توان به طرح کنترل مد لغزشی – فازی، برای کنترل ربات اشاره نمود[14][15][16]. در تحقیقی بر روی ربات کوکا از روش فوق جهت غلبه بر نامعینی‌ها استفاده شده است تا کنترل ربات مدنظر مورد ارزیابی قرار گیرد [17]. طرح کنترلی دیگر بر اساس کنترل مد لغزشی انتگرالی و شبکه عصبی مصنوعی ارائه شده است و این طرح کنترل جهت بهبود عملکرد ربات برای غلبه بر عدم قطعیت‌ها و اختلالات طراحی شده است که با غلبه بر عدم قطعیت‌ها باعث کاهش پدیده چترینگ نیز می‌شود[18].

۱-۲-۲ روش کنترلی مد لغزشی مرتبه بالا

مد لغزشی کلاسیک یا معمولی یا مرتبه اول معاوی‌ی دارد که از آن جمله می‌توان به پدیده چترینگ(نوسان فرکانس بالا در سیگنال ورودی کنترل که به پدیده چترینگ یا وزوز معروف است) اشاره کرد[19]. این معاوی در روش کنترلی مد لغزشی مرتبه بالاتر برطرف می‌شود. در واقع مد لغزشی مرتبه بالاتر نه تنها دارای محسن مد لغزشی کلاسیک است بلکه باعث خطای ردیابی بهتر نسبت به مد لغزشی کلاسیک نیز می‌شود. روش کنترلی مد لغزشی مرتبه بالا در حوزه‌های مختلفی از جمله کنترل مقاوم ربات‌های دوپا، کنترل مقاوم ربات‌های متحرک از جمله ربات‌های کروی و ربات‌های همکار[20][21]، کنترل زنجیره‌های رباتیک، و... مورد

استفاده قرار گرفته است. در ادامه خلاصه ای از تحقیقات فوق در این حوزه ها ارائه می شود. در تحقیقی درباره ربات های متحرک از روش کنترلی مد لغزشی مرتبه دو جهت کنترل ردهایی مسیر و مواجه شدن با عدم قطعیت های ساختاری و پارامتری، اختلالات خارجی، و محدودیت های عملیاتی، استفاده شده است و پدیده چترینگ با طرح روش مد لغزشی مرتبه دو، کاهش پیدا کرده است[22]. در تحقیقی دیگر مسئله تعقیب مسیر برای یک ربات متحرک چرخ دار بر اساس روش مد لغزشی مرتبه دو بررسی شده است[23]. همچنین در مطالعه ای انجام شده بر روی یک ربات کروی و بررسی الگوریتم کنترل آن، جهت پایداری ربات مورد نظر در حضور عدم قطعیت پارامتر ها و اغتشاشات خارجی روش مد لغزشی مرتبه دوم به کار برد شده است[24]. تعدادی از محققین استفاده از روش مد لغزشی مرتبه بالا را برای کاربرد در ربات های راه رونده نیز استفاده نموده اند[25][26]. در این خصوص تخمین گری برای تعیین اندازه زوایای یک ربات دوپایی پنج عضوی طراحی شده است، این تخمین گر بر اساس روش مد لغزشی بوده و جهت بهبود خواص همگرایی در زمان محدود و مشخصه های مقاوم بودن مبتنی بر روش مد لغزشی مرتبه بالا استفاده شده است[27]. همچنین برای تشخیص و تحمل خطا بر اساس روش کنترلی مد لغزشی مرتبه بالا مطالعاتی صورت گرفته است[28][29].

در مطالعه انجام شده روی یک ربات هفت درجه آزادی روش مد لغزشی مرتبه دو طراحی و شبیه سازی شده است[31]. در تحقیقی دیگر، کنترل کننده مد لغزشی مرتبه دوم تطبیقی با سطح لغزش انتگرالی برای سیستم های نامعین غیر خطی دو ورودی دو خروجی طراحی شده است و مقاوم بودن سیستم در حضور عدم قطعیت ها و اختلالات خارجی کران دار تضمین شده است[32]. محققین فوق به این نتیجه رسیدند که روش مد لغزشی با سطح لغزشی تناسبی انتگرالی در مقایسه با مد لغزشی کلاسیک دارای مزایای بسیاری است و برای سیستم هایی که خطای حالت ماندگار زیادی دارند کارایی بهتری از خود نشان می دهد [33]. روش مد لغزشی مرتبه بالا جهت غلبه بر عدم قطعیت ها و اختلالات، برای از بین نامعینی های موجود در سیستم یک ربات فضایی نیز طراحی شده است. در تحقیق فوق پس از مقایسه روش ارائه شده با الگوریتم کنترلی مد لغزشی ساده، ثابت

شده است که طرح کنترل پیشنهادی در این تحقیق می‌تواند از پدیده چترینگ بیشتر از حالت مد لغزشی معمولی جلوگیری کند [34]. در مقابله با عدم قطعیت‌های مدل دینامیکی سیستم و اختلالات خارجی که ربات‌های صنعتی را تحت تاثیر قرار می‌دهند، همچنین جهت کنترل ردیابی موقعیت مفاصل در ربات صنعتی مد نظر، یک طرح کنترلی پیشنهاد داده شده است که در این طرح، روش کنترلی مد لغزشی مرتبه دو با روش کنترلی دینامیک معکوس ترکیب شده است [35][36]. در تحقیقی کنترل کننده مد لغزشی مرتبه دوم تطبیقی با سطح لغزش انتگرالی، برای سیستم‌های نامعین غیر خطی دو ورودی-دو خروجی طراحی شده و مقاوم بودن سیستم در حضور عدم قطعیت‌ها و اختلالات خارجی تضمین شده است. همچنین در مقاله‌ای دیگر برای جلوگیری از پدیده چترینگ، روش مد لغزشی مرتبه دوم پیشنهاد داده شده است [33]. در این تحقیق خاصیت مقاوم بودن سیستم در برابر نامعینی‌ها و اختلالات خارجی اعمال شده به سیستم و پایداری سیستم با استفاده از تابع لیاپانوف تضمین شده است. در تحقیقی دیگر کنترل کننده مد لغزشی مرتبه سه و مرتبه چهار برای ردیابی سرعت و ارتفاع هوایپیما پیشنهاد داده شده است. کنترل کننده مد لغزشی مرتبه بالای فوق، ردیابی عملکرد را به خوبی ایجاد می‌کند و پدیده چترینگ را به طور قابل ملاحظه‌ای کاهش می‌دهد [37]. روش مد لغزشی مرتبه بالا برای کنترل یک ربات انعطاف پذیر یک درجه آزادی حامل بار، طراحی و آزمایش شده است، که روش فوق با کاهش پدیده چترینگ، دقت کنترلر را بالا می‌برد [38]. همچنین در مقاله [39] تعقیب خروجی یک سیستم رباتیک بر اساس تکنیک مد لغزشی مرتبه بالا مورد بررسی قرار داده شده و دینامیک موتور و تغییر در پارامترها لحاظ شده است.

۱-۳ ضرورت انجام تحقیق و نوآوری

با توجه به بررسی روی مطالعات قبلی مشخص می‌شود که ربات پالتایزر در صنعت اتوماسیون کاربرد ویژه‌ای دارد و در این خصوص انواع مختلف با مکانیزم‌های متفاوتی از آن تولید شده است. بر این اساس مطالعاتی برروی مسائل سینماتیک و دینامیک این ربات‌ها انجام شده است. همچنین بحث کنترل این ربات‌ها نیز مورد

توجه بوده است، اما کاربرد کنترل کننده مد لغزشی کلاسیک و مد لغزشی مرتبه بالا بروی هیچ گونه ای از این ربات‌ها انجام نشده است؛ فلذا در این پژوهه بعد از بررسی سینماتیکی و دینامیکی ربات پالتایزر (ARM-ROBO V01) عملکرد کنترل کننده مد لغزشی کلاسیک و مد لغزشی مرتبه بالا بروی این ربات انجام می‌شود. که مسئله فوق در گام‌های زیر انجام شده است:

- مدل‌سازی سیستم شامل تحلیل و بررسی سینماتیک و دینامیک ربات پالتایزر ARM-ROBO V01
- استخراج روابط کنترل مد لغزشی کلاسیک جهت به کارگیری برای غلبه بر عدم قطعیت‌ها برای ربات مورد مطالعه
- طراحی کنترل کننده مد لغزشی مرتبه بالاتر، اثبات روابط ریاضی و آنالیز پایداری
- شبیه‌سازی سیستم کنترل موقعیت مرسوم و پیشنهادی در نرم افزار Matlab/Simulink
- نتیجه‌گیری و تهیه‌ی گزارش نهایی

۴-۱ ساختار پایان نامه

فصل‌های دیگر این پایان نامه به صورت زیر تنظیم شده اند:

فصل دوم به مدل‌سازی دینامیکی ربات و به دست آوردن معادلات آن اختصاص داده شده است. در این فصل ربات‌پالتایزر با سه درجه آزادی، مدل‌سازی می‌شود.

در فصل سوم روش کنترلی مد لغزشی کلاسیک بر روی ربات پیاده سازی شده و نمودارهای خطای ردیابی، کنترل کننده، خطای مختصات فضای کاری و مختصات نقطه انتهایی ربات استخراج شده است.

در فصل چهارم، قانون کنترلی مدل‌لغزشی مرتبه بالا را ارائه و نمودارهای آن را استخراج می‌کنیم. در انتها در فصل آخر، نتیجه‌گیری نهایی و پیشنهاد‌ها ارائه می‌شود.

فصل دوم

مدل سازی دینامیکی ربات پالتایزر سه درجه آزادی

۱-۲ مقدمه

در این فصل، ابتدا مختصات نقاط مرکز تک لینک های ربات پالتایزر V01 ARM-ROBO، با نوشتן معادلات نقاط مرکز جرم، به دست می آید. و با مشتق گیری از این نقاط نسبت به زمان، سرعت لینک ها به دست می آید. پس از آن با جایگذاری در روابط معادلات انرژی جنبشی و انرژی پتانسیل و مدل دینامیکی ربات پالتایزر سه درجه آزادی به روش لاگرانژ محاسبه می شود.

۲-۲ دوران محورهای مختصات ربات

جهت نوشتن معادلات مرکز لینک های ربات، نیاز به تعریف ماتریس های دوران است. بعد از تعریف کردن ماتریس های دوران برای هر لینک، مختصات نقاط تک لینک ها با ضرب ماتریس های مورد نظر در هم، و انجام محاسبات به دست می آید. همچنین ماتریس های دوران در محاسبه سرعت های خطی و سرعت های زاویه ای برای هر لینک ربات هم مورد نیاز هستند. ماتریس های دوران در بخش های بعدی برای یک ربات دو لینکی و برای ربات پالتایزر V01 ARM-ROBO همراه با رسم شکل نوشته می شوند. در نهایت بعد از انجام محاسبات، معادلات دینامیکی برای ربات پالتایزر V01 ARM-ROBO به دست می آیند.

۲-۳ ماتریس های دوران

دوران محورها یا مقاطع به مسائلی در فضای دوبعدی گفته می شود که در آن دستگاه مختصات xy ، به اندازه θ دوران کرده و به ' y' منتقل می شوند. طی این دوران، مبدأ مختصات ثابت می ماند. بنابراین می توان گفت هر نقطه در دستگاه مختصات ' y' ، به اندازه θ ، نسبت به دستگاه مختصات xy دوران کرده است. این دوران با استفاده از ماتریسی انجام می شود که با ضرب شدن در معادله یک شکل یا حتی نقطه، آن را دوران می دهد. اگر منحنی نسبت به محور مختصات در موقعیت مناسبی قرار نداشته باشد، می توان با استفاده از نگاشت دورانی موقعیت منحنی را نسبت به محورها تنظیم کرد. به این فرآیند، تبدیل مختصات گفته می شود. در قسمت بعدی

ماتریس های دوران حول محورهای مورد نظر که در محاسبات ما مورد استفاده هستند را بررسی می کنیم که تمامی ماتریس ها در جهت پاد ساعتگرد دوران کرده اند.

ماتریس های دوران حول سه محور X, Y, Z بر طبق محاسبات معادلات دینامیکی به صورت زیر می باشد [40]:

ماتریس دوران حول محور X به اندازه θ :

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos \theta & -\sin \theta \\ 0 & \sin \theta & \cos \theta \end{bmatrix} \quad (1-2)$$

ماتریس دوران حول محور Y به اندازه θ :

$$\begin{bmatrix} \cos \theta & 0 & \sin \theta \\ 0 & 1 & 0 \\ -\sin \theta & 0 & \cos \theta \end{bmatrix} \quad (2-2)$$

ماتریس دوران حول محور Z به اندازه θ :

$$\begin{bmatrix} \cos \theta & -\sin \theta & 0 \\ \sin \theta & \cos \theta & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \quad (3-2)$$

۲-۲-۲ دوران بر اساس مختصات جاری

اگر دستگاه ابتدایی $x_0y_0z_0$ باشد و سپس حول y_0 به اندازه φ دوران کنیم تا به دستگاه $x_1y_1z_1$ برسیم. در ادامه حول محور جاری z_1 به اندازه θ دوران کنیم تا به دستگاه $x_2y_2z_2$ برسیم. آنگاه خواهیم داشت:

$$R_1^0 = \begin{bmatrix} \cos \varphi & 0 & \sin \varphi \\ 0 & 1 & 0 \\ -\sin \varphi & 0 & \cos \varphi \end{bmatrix} \quad (4-2)$$

$$R_2^1 = \begin{bmatrix} \cos \theta & -\sin \theta & 0 \\ \sin \theta & \cos \theta & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \quad (5-2)$$

ماتریس های R_1^0 و R_2^1 به ترتیب دوران هایی است که ما را از دستگاه صفر به دستگاه یک و سپس از دستگاه یک به دستگاه دو می برد.

$$P^0 = R_1^0 P^1 \quad (6-2)$$

$$P^1 = R_2^1 P^2 \quad (7-2)$$

$$P^2 = R_2^0 P^2 \quad (8-2)$$

توجه کنید که P^2 , P^1 , P^0 مختصات نقطه P با مختصه های تعیین شده نسبت به هریک از سه دستگاه فوق است.

با توجه به رابطه (4-۲) و رابطه (۵-۲) به رابطه زیر می‌رسیم:

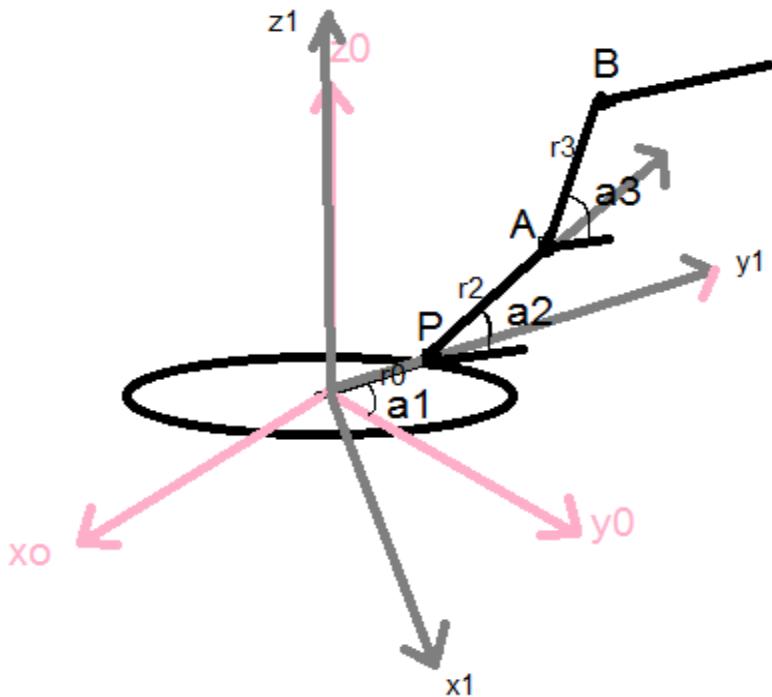
$$P^0 = R_1^0 (R_2^1 P^2) = R_1^0 R_2^1 P^2 \quad (9-2)$$

و در نهایت با استفاده از رابطه (6-۲) و رابطه (7-۲) به رابطه زیر می‌رسیم که R_2^0 , ماتریس تبدیل از محور مختصات صفر به محور مختصات دو است.

$$R_2^0 = R_1^0 P^2 \quad (10-2)$$

۳-۲ محاسبه مختصات نقاط و محاسبه سرعت خطی برای یک ربات سه لینکی

عنوان مثال برای نوشتن مختصات نقاط A و B در شکل(۱-۲)، که شکل شماتیک یک ربات سه لینکی با سه درجه آزادی است، محاسبات به شرح زیر انجام می شود:



شکل(۱-۲) شکل شماتیک ربات سه درجه آزادی

همانطور که در شکل مشخص است؛ محورهای $x_0y_0z_0$ محور ابتدایی است و بعد از دوران به اندازه $a1$ حول محور z_0 به محور مختصات $x_1y_1z_1$ میرسیم. و سپس بعد از دوران به اندازه $a2$ حول محور x_1 به محور مختصات $x_0y_0z_0$ میرسیم. مختصات نقطه A در محور مختصات $x_0y_0z_0$ به شرح زیر محاسبه می شود:

$$A_0 = R_1^0 R_2^1 P^2 = \begin{bmatrix} -r2 \times \cos a2 \times \sin a1 \\ r2 \times \cos a2 \times \cos a1 \\ r2 \times \sin a2 \end{bmatrix} \quad (11-2)$$

همانطور که در بالا توضیح داده شد، ماتریس های R_1^0 و R_2^1 به ترتیب ماتریس های دوران حول محور Z و حول محور X است.

حال در ابتدا مختصات نقطه A در شکل(۲-۲) را در مبدا $x_0y_0z_0$ می نویسیم، سپس به بررسی ربات پالتایزر:

ARM-ROBO V01 می پردازیم:

$$\overrightarrow{oA} = \overrightarrow{oP} + \overrightarrow{PA} = R_1^0 r_0 + R_1^0 R_2^1 r_2 \quad (12-2)$$

$$\overrightarrow{oA} = \begin{bmatrix} -ro \sin a_1 - r_2 \cos a_2 \sin a_1 \\ r_0 \cos a_1 + r_2 \cos a_2 \cos a_1 \\ r_2 \times \sin a_2 \end{bmatrix} \quad (13-2)$$

با مشتق گیری از عبارت بالا در نرم افزار میپل سرعت نقطه A به دست می آید.

در ادامه مختصات نقطه B در مبدا $x_0y_0z_0$ به صورت زیر محاسبه می شود:

$$\overrightarrow{oB} = \overrightarrow{oP} + \overrightarrow{PA} + \overrightarrow{AB} = \overrightarrow{oA} + R_1^0 R_3^1 B^2 \quad (14-2)$$

عبارت \overrightarrow{AB} دقیقا مشابه \overrightarrow{PA} است با این تفاوت که در آن a_2 به a_3 و r_2 به r_3 تبدیل شده است. و همچنین در رابطه بالا B^2 مختصات نقطه B در مختصات میله AB است. در نهایت مختصات نقطه B به صورت زیر به دست می آید:

$$\overrightarrow{oB} = \begin{bmatrix} -ro \sin a_1 - r_2 \cos a_2 \sin a_1 - r_3 \cos a_3 \sin a_1 \\ r_0 \cos a_1 + r_2 \cos a_2 \cos a_1 + r_3 \cos a_3 \cos a_1 \\ r_2 \times \sin a_2 + r_3 \sin a_3 \end{bmatrix} \quad (15-2)$$

با مشتق گیری از رابطه (15-2) در نرم افزار میپل، سرعت نقطه B به دست می آید. پس از محاسبه سرعت های خطی در نرم افزار میپل و جایگذاری در روابط مربوط به انرژی پتانسیل و انرژی جنبشی و معادله لاغرانژ که در بخش بعدی توضیح داده می شود، معادلات حرکت برای ربات مد نظر به دست می آید.

۴-۲ محاسبه سرعت زاویه‌ای

با توجه به شکل شماتیک ربات، سرعت زاویه‌ای برای لینک دوم به صورت زیر نوشته می شود:

$$w_{r2} = \begin{bmatrix} a_2' \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} + (R_1^0 R_2^1)^T \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ a_2' \end{bmatrix} \quad (16-2)$$

۵-۲ معادلات دینامیکی ربات

برای محاسبه معادلات دینامیکی یک سیستم با چند درجه آزادی به روش لاغرانژ، به محاسبه انرژی پتانسیل و انرژی جنبشی رابطه‌ها و مفاضل نیاز است. برای انجام این کار، پس از محاسبه مقادیر انرژی‌ها، تابع لاغرانژین سیستم که عبارت است از اختلاف انرژی جنبشی و پتانسیل، تشکیل می شود. سپس با توجه به این تابع و

استفاده از رابطه لاغرانژ، معادلات دینامیکی سیستم به دست می آید. در اینجا برای توضیح دقیق روند کار ابتدا به روابط مربوط به محاسبه انرژی ها پرداخته و سپس روابط نهایی استخراج می گردد.

۱-۵-۲ انرژی پتانسیل

انرژی پتانسیل رابط ۱ ام با فرض اینکه جرم جسم در مرکز جرم آن متمرکز شده به صورت زیر محاسبه می شود:

$$V_i = g^T d_0^{ci} m_i \quad (17-2)$$

که در رابطه (۱۳-۲) متغیرهای m_i جرم رابط i ام، g^T بردار شتاب جاذبه در دستگاه $X_0Y_0Z_0$ و d_0^{ci} نشان دهنده موقعیت مرکز جرم رابط ۱ ام در دستگاه $X_0Y_0Z_0$ است، پس مجموع انرژی پتانسیل n رابط ربات به صورت زیر محاسبه می شود:

$$V = \sum_{i=1}^n V_i = \sum_{i=1}^n m_i g^T d_0^{ci} \quad (18-2)$$

برای محاسبه d_0^{ci} باید مکان مرکز جرم هر رابط را در دستگاه مختصات متصل به همان رابط یعنی d_0^{ci} را محاسبه کرده و سپس به کمک رابطه زیر مقدار d_0^{ci} را محاسبه کرد:

$$d_0^{ci} = d_0^i + R_0^i d_i^{ci} \quad (19-2)$$

۲-۵-۲ انرژی جنبشی

انرژی جنبشی یک جسم صلب از دو جمله تشکیل می شود: انرژی انتقالی که از متمرکز کردن کل جرم جسم در مرکز جرم آن به دست می آید و دیگری انرژی جنبشی دورانی جسم حول مرکز جرم آن به دست می آید. بدین ترتیب انرژی جنبشی یک ربات که عبارت است از مجموع انرژی جنبشی رابط های ربات که برای رابط ۱ ام به صورت زیر محاسبه می شود:

$$k_i = \frac{1}{2} m_i V_{ci}^T V_{ci} + \frac{1}{2} W_0^{iT} I_0^i W_0^i \quad (20-2)$$

که در رابطه فوق ، برای انرژی جنبشی رابط \dot{I} ام میتوان گفت که $m_i V_{ci}$ جرم آن، R_0^i بردار سرعت خطی مرکز جرم، W_0^i بردار سرعت زاویه ای نسبت به دستگاه مختصات پایه و I_0^i ماتریس ممان اینرسی رابط \dot{I} ام ربات نسبت به دستگاه مختصات پایه می باشد.

برای آنکه بتوان ماتریس ممان اینرسی را مستقل از حرکت جسم محاسبه کرد، لازم است ماتریس ممان اینرسی در دستگاه متصل به همان رابط محاسبه شود، در این صورت دستگاه متصل به مرکز جرم ربات انتخاب شده است [40]. برای ممان اینرسی رابط \dot{I} ام نسبت به دستگاه صفر داریم:

$$I_0^i = R_0^i I_i R_0^{iT} \quad (21-2)$$

بنابراین رابطه (15-۲) به صورت زیر به دست می آید:

$$k_i = \frac{1}{2} m_i V_{ci}^T V_{ci} + \frac{1}{2} W_0^{iT} R_0^i I_i R_0^{iT} W_0^i \quad (22-2)$$

که در رابطه فوق، R_0^i ماتریس دوران است که بردارها را از دستگاه مختصات جسم به دستگاه مختصات پایه تبدیل می کند. I_i ماتریس ممان اینرسی رابط \dot{I} ام در دستگاه مختصات متصل به مرکز جرم ربات و موازی با دستگاه مختصات متصل به همان رابط است که به صورت زیر محاسبه می شود [43]:

$$I_i = \begin{bmatrix} \int (y^2 + z^2) dm & -\int xy dm & -\int xz dm \\ -\int xy dm & \int (x^2 + z^2) dm & -\int yz dm \\ -\int xz dm & -\int yz dm & \int (y^2 + x^2) dm \end{bmatrix} \quad (23-2)$$

که در رابطه فوق x, y, z مختصات نقطه ای در دستگاه مختصات متصل به مرکز جرم رابط \dot{I} ام می باشد.

معادله بالا را می توان به فرم کلی زیر نیز نوشت:

$$I_i = \begin{bmatrix} I_{xxi} & -I_{xyi} & -I_{xzi} \\ -I_{yxi} & I_{yyi} & -I_{yzi} \\ -I_{zxi} & -I_{zyi} & I_{zzi} \end{bmatrix} \quad (24-2)$$

با توجه به معادله (17-۲) رابطه انرژی جنبشی کلی ربات را می توان به صورت زیر نیز بیان کرد:

$$k_i = \sum_{i=1}^n k_i = \frac{1}{2} \sum_{i=1}^n m_i V_{ci}^T V_{ci} + \frac{1}{2} \sum_{i=1}^n W_0^{iT} R_0^i I_i R_0^{iT} W_0^i \quad (25-2)$$

لذا انرژی پتانسیل ربات به کمک رابطه (۱۸-۲) و انرژی جنبشی ربات به کمک رابطه (۲۵-۲) محاسبه می شود.

۳-۵-۲ معادلات حرکت

در این قسمت فرم کلی معادلات حرکت سیستم از روش لاگرانژ محاسبه می شود. معادله لاگرانژ، معادله ای است که بر حسب مشتق تابع لاگرانژین نسبت به مختصات تعمیم یافته و نیز مشتق زمانی تابع لاگرانژین نسبت به سرعت های تعمیم یافته نوشته می شود و مقادیر فرمول و لاگرانژین نهایی در پیوست ۱ ارائه شده است.

$$\frac{d}{dt} \left(\frac{\partial L}{\partial \dot{q}} \right) - \frac{\partial V}{\partial q} = \tau \quad (26-2)$$

که در این رابطه τ بردار گشتاور و تابع L مطابق با رابطه (۲۳-۲) از تفاضل انرژی جنبشی و پتانسیل به دست می آید و لاگرانژین سیستم نامیده می شود.

$$L = K - V \quad (27-2)$$

در نهایت با جایگذاری روابط در معادله (۲۲-۲)، معادله دینامیکی ربات به صورت زیر به دست می آید:

$$\tau = M(q)\ddot{q} + V(q, \dot{q}) \quad (28-2)$$

$$M(q) = \begin{bmatrix} M_{11} & M_{12} & M_{13} \\ M_{21} & M_{22} & M_{23} \\ M_{31} & M_{32} & M_{33} \end{bmatrix} \quad (29-2)$$

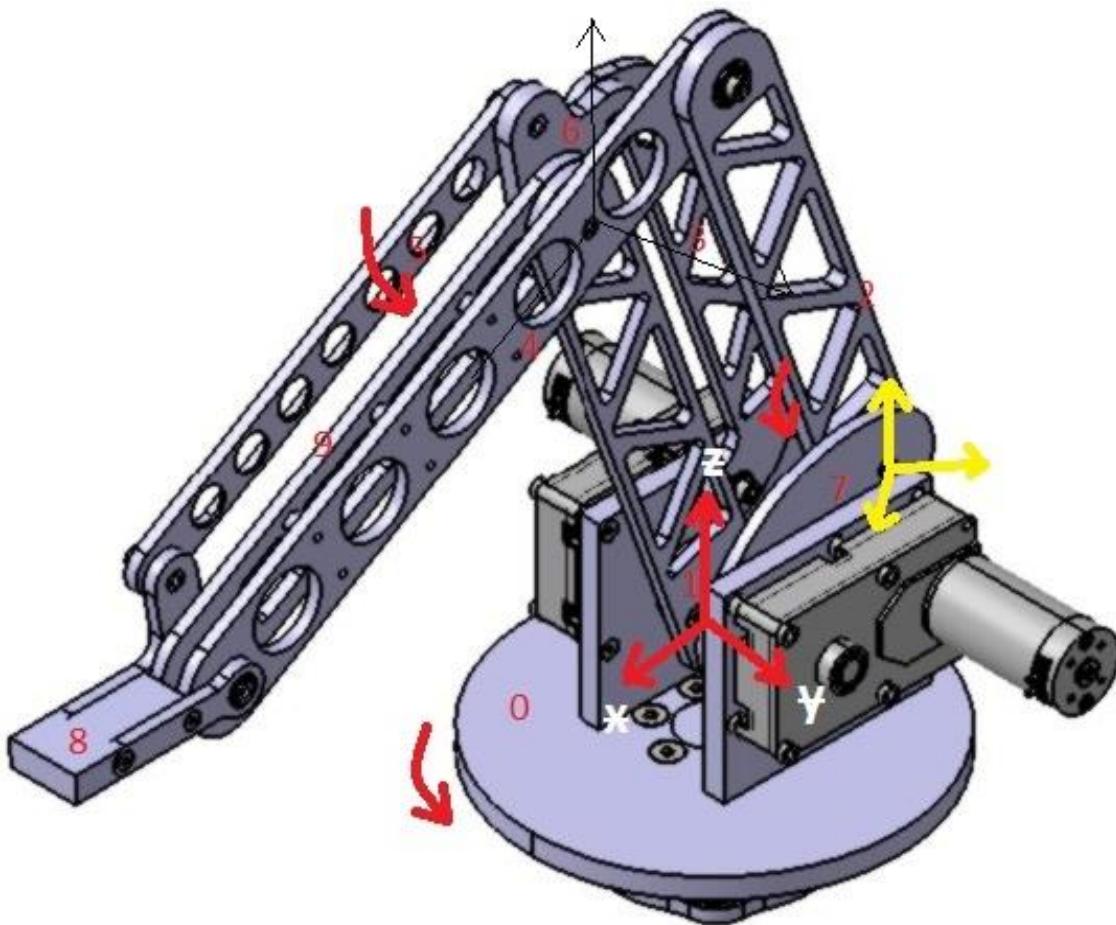
$$V(q, \dot{q}) = \begin{bmatrix} V_{11} \\ V_{21} \\ V_{31} \end{bmatrix} \quad (30-2)$$

که در آن ماتریس $M(q)$ ماتریس 3×3 و ماتریس اینرسی ربات است و ماتریس $V(q, \dot{q})$ شامل عبارت های ماتریس گشتاور کریولیس، جانب مرکز و بردار گرانش است.

ربات مورد بررسی در این پایان نامه، با سه درجه آزادی و ۹ لینک است که پس از وارد کردن اطلاعات لینک ها و محاسبه معادلات موجود و نوشتمن ماتریس های دوران برای تمامی لینک ها و وارد کردن معادلات در نرم افزار میپل، معادله کلی ربات به دست می آید. بدین گونه که ابتدا مختصات تک تک نقاط لینک ها را محاسبه و با

مشتق گیری از این نقاط نسبت به زمان، سرعت ها را استخراج کرده، بعد از آن با نوشتن معادلات انرژی جنبشی و انرژی پتانسیل، معادلات کلی برای ربات به دست می آید.

شکل (۲-۲) طرح نهایی این ربات را در محیط نرم افزار CATIA V5 نشان می دهد.



شکل (۲-۲) نامگذاری لینک های ربات و مشخص کردن دستگاه مختصات

بر روی هر کدام از مفاصل همانند قسمت (۲-۲) یک دستگاه مختصات قرار داده می شود، در شکل (۲-۲) اطلاعات لینک ها و دستگاههای مختصات نشان داده شده است، همچنین با شماره گذاری لینک ها، محاسبات مربوطه را انجام داده ایم و با توجه به دستگاههای مختصات مشخص شده در شکل (۲-۲)، جدول پارامترهای ربات با توجه به قوانینی که در قسمت قبل به دست آمد، به صورت جدول های زیر به دست می آید. مقادیر

پارامترهای ربات در نرم افزار CATIA V5، در جدول (۱-۲) و ممان اینرسی رابط ها در جدول (۲-۲) آمده است، که تمامی این مقادیر از نرم افزار CATIA V5 استخراج شده است.

جدول(۱-۲) مشخصات ربات پالتایزر طراحی شده

m_0	m_1	m_2	m_3	m_4	m_5	m_6	m_7	m_8	m_9	جرم رابط (Kg)
۰/۴۳۷	۰/۰۵۸	۰/۰۰۳	۰/۰۰۱	۰/۰۰۰۱۵۷	۰/۰۰۲	۰/۰۰۰۳۱	۰/۰۶۱	۰/۰۳۲	۰/۰۳۷	
۰/۵۲	۰/۳	۰/۳	۰/۲۶	۰/۳۸	۰/۳	۰/۰۷۵۱	۰/۰۸	۰/۰۷۴	۰/۰۳	طول (m) رابط

جدول(۲-۲) مقادیر ممان اینرسی رابط های ربات

I_{xxi} (kgm^2)	I_{yyi} (kgm^2)	I_{zzi} (kgm^2)	I_{xyi} (kgm^2)	I_{xzi} (kgm^2)	I_{yzi} (kgm^2)	را ب ط ی
۰/۰۰۱	۰/۰۰۱	۰/۰۰۳	۰	۰	$1/۲۳ \times 10^{-8}$	۰
۰/۰۰۰۵۸۱	۰/۰۰۰۱۵۷۸	۰/۰۰۰۵۷	$6/۲۴ \times 10^{-8}$	۰	$4/۸ \times 10^{-8}$	۱
۰/۰۰۰۰۱۸۴	$1/8 \times 10^{-7}$	$1/۰.۸۲ \times 10^{-7}$	۰	۰	۰	۲
۰/۰۰۰۰۳۲۱	$1/8 \times 10^{-8}$	$1/۸۱ \times 10^{-8}$	$۲-/۶ \times 10^{-23}$	$۳/۳ \times 10^{-24}$	۰	۳
۰/۰۰۰۰۱۹۶	$1/۰.۳ \times 10^{-9}$	$1/۰.۳۴ \times 10^{-9}$	۰	۰	۰	۴
۰/۰۰۰۰۳۱۴	$۳/8 \times 10^{-8}$	۰/۰۰۰۰۳۴	۰	۰	۰	۵
۰/۰۰۰۰۲۱۶	$۲/۰.۸ \times 10^{-9}$	$۲/۱۴۴ \times 10^{-7}$	۰	۰	۰	۶
۰/۰۰۰۰۱۱۲	۰/۰۰۰۰۲۴	۰/۰۰۰۰۸۸	$1/۵ \times 10^{-8}$	$۳/۵۸ \times 10^{-9}$	-۰/۰۰۰۰۲۱۲۱	۷
۰/۰۰۰۰۱۵۰	۰/۰۰۰۰۳۳	۰/۰۰۰۰۱۷	۰	۰	۰	۸
۰/۰۰۰۱۲۱	۰/۰۰۰۰۰۲	۰/۰۰۰۱۱	۰	۰	$1/۴۶ \times 10^{-8}$	۹

با توجه به شکل (۲-۲) و توضیحاتی که درباره ماتریس های دوران در قسمت های پیش داده شد، ماتریس های دوران برای ربات مورد نظر به این شکل هستند، که زاویه θ_1 ، مقدار چرخش دیسک در محور مختصات ابتدایی (محور $x_1y_1z_1$) حول محور Z_0 است و زاویه θ_2 ، مقدار زاویه لینک های ۱، ۳ و ۷ با افق است، و زاویه θ_3 ، مقدار زاویه لینک های ۲، ۴، ۵ و ۶ با افق است. بنابراین ماتریس های دوران برای ربات پالتایزر ARM-ROBO V01 به شکل زیر محاسبه شده اند:

ماتریس دوران حول محور Z_0 در محور مختصات $x_1y_1z_1$:

$$\begin{bmatrix} \cos\theta_1 & -\sin\theta_1 & 0 \\ \sin\theta_1 & \cos\theta_1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \quad (31-2)$$

ماتریس دوران حول محور x_1 در محور مختصات $x_2y_2z_2$:

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos\theta_2 & -\sin\theta_2 \\ 0 & \sin\theta_2 & \cos\theta_2 \end{bmatrix} \quad (32-2)$$

ماتریس دوران حول محور x_2 در محور مختصات $x_3y_3z_3$:

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos\theta_3 & -\sin\theta_3 \\ 0 & \sin\theta_3 & \cos\theta_3 \end{bmatrix} \quad (33-2)$$

سه ماتریس نوشته شده در بالا، ماتریس های هستند که با تغییرات θ_1, θ_2 و θ_3 ، متغیرند. چون ربات مورد نظر ما یک ربات متقارن نیست، ما ماتریس های دیگری را نیز در محاسبات مان در نرم افزار میپل تعریف کردیم که زوایا برای این ماتریس های تعریف شده مقادیر ثابتی هستند، و از نرم افزار CATIA V5 استخراج شده اند.

بعد از معرفی ماتریس های دوران در ربات، مختصات مرکز لینک ها را به صورت زیر مینویسیم:

مختصات مرکز جرم لینک ۱:

$$\begin{cases} x_1 = -0/05\sin(x_1(t) + 0/4) - 0/15\sin(x_1(t) + 0/4)\cos(x_3(t)) \\ y_1 = 0/05\sin(x_1(t) + 0/4) + 0/15\cos(x_1(t) + 0/4)\cos(x_3(t)) \\ z_1 = 0/068 + 0/15\sin(x_3(t)) \end{cases} \quad (33-2)$$

مختصات مرکز جرم لینک ۲:

$$\begin{cases} x_2 = -0/09\sin(x_1(t)) - 0/08\sin(x_1(t))\cos(x_2(t)) - 0/15\sin(x_1(t))\cos(x_3(t)) \\ y_2 = 0/09\cos(x_1(t)) + 0/08\cos(x_1(t))\cos(x_2(t)) + 0/15\cos(x_1(t))\cos(x_3(t)) \\ z_2 = 0/034 + 0/08\sin(x_2(t)) + 0/15\sin(x_3(t)) \end{cases} \quad (34-2)$$

مختصات مرکز جرم لینک ۳:

$$\begin{cases} x_3 = -0/04\sin(x_1(t) + 0/6) - 0/13\sin(x_1(t) + 0/6)\cos(x_3(t)) \\ y_3 = 0/04\cos(x_1(t) + 0/6) + 0/13\cos(x_1(t) + 0/6)\cos(x_3(t)) \\ z_3 = 0/132 + 0/13\sin(x_3(t)) \end{cases} \quad (35-2)$$

مختصات مرکز جرم لینک ۴:

$$\begin{cases} x_4 = -0/09\sin(x_1(t)) + 0/11\sin(x_1(t))\cos(x_2(t)) - 0/3\sin(x_1(t))\cos(x_3(t)) \\ y_4 = 0/09\cos(x_1(t)) - 0/11\cos(x_1(t))\cos(x_2(t)) + 0/3\cos(x_1(t))\cos(x_3(t)) \\ z_4 = 0/034 - 0/11\sin(x_2(t)) + 0/3\sin(x_3(t)) \end{cases} \quad (36-2)$$

مختصات مرکز جرم لینک ۵:

$$\begin{cases} x_5 = -0/04\sin(x_1(t) + 0/6) - 0/26\sin(x_1(t) + 0/6)\cos(x_3(t)) + 0/15\sin x_1(t)\cos x_2(t) \\ y_5 = 0/04\cos(x_1(t) + 0/6) + 0/26\cos(x_1(t) + 0/6)\cos(x_3(t)) - 0/15\cos x_1(t)\cos x_2(t) \\ z_5 = 0/132 + 0/26\sin(x_3(t)) - 0/079\sin(x_2(t) - 0/4) - 0/15\sin x_2(t) \end{cases} \quad (37-2)$$

مختصات مرکز جرم لینک ۶:

$$\begin{cases} x_6 = -0/04\sin(x_1(t) + 0/6) - 0/26\sin(x_1(t) + 0/6)\cos(x_3(t)) + 0/04\sin x_1((t) + 0/6)\cos x_2(t) \\ y_6 = 0/04\cos(x_1(t) + 0/6) + 0/26\cos(x_1(t) + 0/6)\cos(x_3(t)) - /04\cos(x_1(t) + 0/6)\cos x_2(t) \\ z_6 = 0/132 + 0/26\sin(x_3(t)) - 0/04\sin x_2(t) \end{cases} \quad (38-2)$$

مختصات مرکز جرم لینک 7

$$\begin{cases} x_7 = -0/09\sin(x_1(t)) - 0/04\sin(x_1(t))\cos(x_2(t)) \\ y_7 = 0/09\cos(x_1(t)) + 0/04\cos(x_1(t))\cos(x_2(t)) \\ z_7 = 0/034 + 0/04\sin(x_2(t)) \end{cases} \quad (39-2)$$

مختصات مرکز جرم لینک 8

$$\begin{cases} x_8 = -0/09\sin(x_1(t)) + 0/3\sin(x_1(t))\cos(x_2(t)) - 0/3\sin(x_1(t))\cos(x_3(t)) + 0/037\sin(x_1(t) + 1) \\ y_8 = 0/09\cos(x_1(t)) - 0/3\cos(x_1(t))\cos(x_2(t)) + 0/3\cos(x_1(t))\cos(x_3(t)) + 0/037\cos(x_1(t) + 1) \\ z_8 = 0/034 - 0/3\sin(x_2(t)) + 0/3\sin(x_3(t)) \end{cases} \quad (40-2)$$

مختصات مرکز جرم لینک 9

$$\begin{cases} x_9 = -0/05\sin(x_1(t) + 0/4) - 0/3\sin(x_1(t) + 0/4)\cos(x_3(t)) + 0/015\sin(x_1(t) + 0/4)\cos(x_2(t)) \\ y_9 = 0/05\cos(x_1(t) + 0/4) + 0/3\cos(x_1(t) + 0/4)\cos(x_3(t)) - 0/015\cos(x_1(t) + 0/4)\cos(x_2(t)) \\ z_9 = 0/068 + 0/3\sin(x_3(t)) - 0/015\sin x_2(t) \end{cases} \quad (41-2)$$

در روابط بالا کلیه ثوابت در نرم افزار میپل جایگذاری و محاسبه شده اند، جهت انجام محاسبات برای معادلات انرژی جنبشی، نیاز به محاسبه سرعت برای تک لینک ها است، در نرم افزار میپل با مشتق گیری از معادلات مختصات مکانی مرکز جرم، نسبت به زمان، معادلات سرعت به دست می آیند. همچنین معادله انرژی جنبشی، طبق رابطه (۴۰-۲) به شکل زیر نوشته می شود:

$$k_i = \frac{1}{2} m_i V_{ci}^T V_{ci} + \frac{1}{2} W_0^{iT} I_0^i W_0^i \quad (42-2)$$

که طبق رابطه بالا، همان‌طور که گفته شد، در رابطه فوق، برای انرژی جنبشی رابط i ام میتوان گفت که m_i جرم آن است که برای تک لینک های ربات پالتایزر، اطلاعات جرم در جدول (۱-۲)، بر طبق نرم افزار CATIA V5 استخراج شده است. و V_{ci} بردار سرعت خطی مرکز جرم برای هر لینک است که در نرم افزار میپل محاسبه شده است، و W_0^i بردار سرعت زاویه ای نسبت به دستگاه مختصات پایه می‌باشد که برای هر لینک طبق حرکتی که دارد در نرم افزار میپل محاسبه و در فرمول کلی انرژی جنبشی جایگذاری شده است. و I_0^i ماتریس ممان اینرسی رابط i ام ربات نسبت به دستگاه مختصات پایه می‌باشد، که در فرمول (۲-۲) بیان شده و اطلاعات ممان اینرسی درآیه های این ماتریس برای همه لینک ها در جدول (۲) از نرم افزار CATIA V5 استخراج شده است.

در نهایت معادله کلی انرژی جنبشی برای ربات پالتایزر به شکل زیر نوشته می‌شود:

$$K = k_1 + k_2 + k_3 + k_4 + k_5 + k_6 + k_7 + k_8 + k_9 + k_0 \quad (43-2)$$

طبق رابطه نوشته شده، مقدار k_0 انرژی جنبشی دیسک است، که دیسک در ربات پالتایزر فقط ترم انرژی جنبشی دورانی دارد.

طبق رابطه گفته شده در بخش قبلی، انرژی پتانسیل لینک i ام به صورت زیر محاسبه می‌شود:

$$V_i = g^T d_0^{ci} m_i \quad (44-2)$$

که در رابطه بالا، m_i جرم لینک i ام ربات پالتایزر، g^T بردار شتاب جاذبه در دستگاه $x_1y_1z_1$ و d_0^{ci} نشان دهنده موقعیت مرکز جرم لینک i ام در دستگاه $x_1y_1z_1$ است. پس مجموع انرژی پتانسیل ۹ لینک ربات بعلاوه دیسک، به صورت زیر محاسبه می‌شود:

$$V = \sum_{i=1}^9 V_i = \sum_{i=1}^9 m_i g^T d_0^{ci} \quad (45-2)$$

مقادیر m برای لینک ها در جدول (۱-۲) آمده است. برای محاسبه d_0^{ci} باید مکان مرکز جرم هر رابط را در دستگاه مختصات $x_1y_1z_1$ محاسبه کرد. که در این قسمت برای همه لینک های ربات پالتایزر، مختصه Z را نسبت به دستگاه مختصات $x_1y_1z_1$ در نظر گرفته ایم و محاسبات برای انرژی پتانسیل به شکل زیر می‌نویسیم:

$$\begin{aligned} V_1 &= m_1 g (0/068 + 0/15\sin(x_3(t))) \\ V_2 &= m_2 g (0/034 + 0/08\sin(x_2(t)) + 0/15\sin(x_3(t))) \\ V_3 &= m_1 g (0/132 + 0/13\sin(x_3(t))) \\ V_4 &= m_1 g (0/034 - 0/11\sin(x_2(t)) + 0/3\sin(x_3(t))) \\ V_5 &= m_1 g (0/132 + 0/26\sin(x_3(t)) - 0/079\sin(x_2(t) - 0/4) - 0/15\sin x_2(t)) \end{aligned} \quad (46-2)$$

$$\begin{aligned} V_6 &= m_1 g (0/132 + 0/26\sin(x_3(t)) - 0/04\sin x_2(t)) \\ V_7 &= m_1 g (0/034 + 0/04\sin(x_2(t))) \\ V_8 &= m_1 g (0/034 - 0/3\sin(x_2(t)) + 0/3\sin(x_3(t))) \\ V_9 &= m_1 g (0/068 + 0/3\sin(x_3(t)) - 0/015\sin x_2(t)) \end{aligned}$$

در قسمت آخر این بخش فرم کلی معادلات حرکت ربات پالتایزر به روش لاگرانژ محاسبه می‌شوند، فرمول لاگرانژین در پیوست ۱ ارائه شده است.

تابع L مطابق با رابطه بالا از تفاضل انرژی جنبشی و انرژی پتانسیل ربات پالتایزر، به دست می‌آید.

$$\tau = M(q)\ddot{q} + V(q, \dot{q}) \quad (47-2)$$

$$M(q) = \begin{bmatrix} M_{11} & M_{12} & M_{13} \\ M_{21} & M_{22} & M_{23} \\ M_{31} & M_{32} & M_{33} \end{bmatrix} \quad (48-2)$$

$$V(q, \dot{q}) = \begin{bmatrix} V_{11} \\ V_{21} \\ V_{31} \end{bmatrix} \quad (49-2)$$

درنهایت مدل نامی ربات ارائه شده است.

که در آن ماتریس $M(q)$ ماتریس 3×3 ، ماتریس اینرسی ربات است و ماتریس $V(q, \dot{q})$ شامل عبارت های ماتریس گشتاور کربولیس و جانب مرکز و بردار گرانش است. که تمامی درآیه های ماتریس ها در پیوست ۲ ارائه شده است.

با توجه به نتایج به دست آمده از قسمت های قبلی، محاسبات مرتبط با دینامیک ربات انجام می شود. بدین منظور ابتدا ماتریس های تبدیل ربات محاسبه می شود. سپس به کمک آنها ماتریس های دوران، انتقال، و همچنین ماتریس های سرعت خطی و زاویه ای و ماتریس اینرسی محاسبه می شوند. در مرحله بعد انرژی پتانسیل و انرژی جنبشی را محاسبه نموده و مدل دینامیکی ربات با توجه به توضیحات بخش (۲-۳) به صورت زیر به دست می آید:

$$\tau = M(q)\ddot{q} + V(q, \dot{q}) \quad (50-2)$$

$$M(q) = \begin{bmatrix} M_{11} & M_{12} & M_{13} \\ M_{21} & M_{22} & M_{23} \\ M_{31} & M_{32} & M_{33} \end{bmatrix} \quad (51-2)$$

$$V(q, \dot{q}) = \begin{bmatrix} V_{11} \\ V_{21} \\ V_{31} \end{bmatrix} \quad (52-2)$$

که در این رابطه M ، ماتریس 3×3 و V ، بردار 1×3 می باشد. مقادیر نظیر درآیه های ماتریس های M و V در پیوست ۲ آورده شده است.

پس از محاسبه و بررسی درآیه های ماتریس های به دست آمده برای ربات پالتایزر، جهت اعتبار سنجی این ماتریس ها ابتدا درآیه های به دست آمده از نرم افزار میپل را با مقاله ای از ربات پالتایز [42] مقایسه کرده ایم و به نتایج زیر رسیدیم:

$$\begin{aligned} M_{12} &= M_{21} \\ M_{13} &= M_{31} \\ M_{23} &= M_{32} \end{aligned} \quad (52-2)$$

که برای هر دو ربات به نتایج مشابه رسیدیم.

مرحله بعدی در این بخش، اعتبار سنجی ماتریس ها در نرم افزار است، به این صورت که تمامی این ماتریس ها به روش سعی و خطا تست شده اند به این طریق که پس از شبیه سازی سیمولینک آن در نرم افزار متلب، ورودی کنترل کننده را صفر وارد کردیم و توقع داشتیم که در این تست، ربات به اصطلاح شل شود و روی صفحه شامل x_1 و y_1 بیفتد، و مختصه z_1 برای ربات مساوی صفر شود، در حالی که مختصه های x_1 و y_1 گیرنده ربات متغیر هستند. . بعد از انجام این تست ها به نتایج دلخواه رسیدیم و ماتریس های این ربات مورد تایید شدند.

فصل سوم

کنترل کننده مدل لغزشی کلاسیک ربات پالتایزر

۱-۳ مقدمه

کنترل مد لغزشی، یک ابزار موثر برای پایدارسازی سیستم‌ها با عدم قطعیت و اغتشاشات خارجی است. . با اینکه کنترل تطبیقی پیشرفت موفقی در کنترل ربات‌ها داشته است، وقتی با دینامیک‌های مدل نشده یا عدم قطعیت‌های غیر پارامتریک در ارتباط هستیم روش کنترل مد لغزشی انتخابی مناسب می‌باشد.

ایده اصلی کنترل مد لغزشی، کنترل سیستم ساختار متغیر می‌باشد. در کنترل ساختار متغیر ورودی کنترلی با توجه به وضعیت حالت‌های سیستم، ساختار خود را تغییر خواهد داد. در این صورت، ساختارهای کنترلی که هر یک به تنها‌یی، هدف کنترلی را برآورده نمی‌کردند، با تعویض میان ساختارهای متفاوت، هدف کنترلی را برآورده می‌کنند. در واقع رویکرد کنترل مد لغزشی برای حفظ پایداری و کنترل مناسب حالت‌های سیستم، هدایت مسیر حالت‌های سیستم به سمت سطحی از پیش تعیین شده در فضای حالت، و در ادامه نگه داری این سیستم حول این سطح یا در همسایگی این سطح می‌باشد. به این سطح در اصطلاح، سطح لغزش گفته می‌شود. فرآیند طراحی کنترل مد لغزشی شامل دو مرحله است. گام اول تعیین سطح لغزش مناسب می‌باشد. تابع سطح لغزش را با S نشان می‌دهند و به صورت یک معادله دیفرانسیلی از متغیرهای حالت سیستم تعریف می‌شوند. در طراحی تابع سطح لغزش باید شرط $S=0$ برقرار باشد. در حقیقت همگرایی به سمت سطح لغزش، به منزله نزدیک شدن به سمت نقطه تعادل برای حالت‌های سیستم است.

گام دوم، طراحی ورودی کنترلی u به منظور همگرا شدن مسیرهای حالت سیستم در زمانی محدود به سمت سطح لغزش و باقی ماندن مسیرها روی این سطح یا در همسایگی آن خواهد بود

در این فصل ابتدا روش کنترلی مد لغزشی معمولی به کار برده شده برای ربات مورد نظر در این پژوهه را بیان می‌کنیم، سپس نمودارهای خطای ردیابی، سرعت‌ها، خطاهای نمودارهای مختصات گریپر ربات(gripper) را نمایش می‌دهیم.

۲-۳ روش کنترل مدل‌لغزشی

روش کنترل مدل‌لغزشی از جمله روش‌های کنترلی مشهور در دسته کنترل کننده‌های مقاوم است که عملکرد مناسبی در مقابله با عدم قطعیت‌ها و اغتشاشات با دامنه محدود و معلوم سیستم دارد. از معایب این روش کنترلی، وجود پدیده چترینگ به عنوان یک دینامیک فرکانس بالای مدل نشده و نیاز به آگاهی از محدوده عدم قطعیت‌ها و اغتشاشات سیستم است.

برای اعمال این روش کنترلی به ربات، برای هر یک از متغیرهای حالت (q)، معادله خطأ به صورت $e = q_d - q$ درنظر گرفته شده است. معادله ربات مورد نظر، طبق نتایج به دست آمده از فصل قبل، مطابق با رابطه (۱-۳) تعریف می‌شود:

$$\tau = M(q)\ddot{q} + V(q, \dot{q}) \quad (1-3)$$

$$\ddot{q} = M(q)^{-1} (\tau - V(q, \dot{q})) \quad (2-3)$$

$$\ddot{q} = f(q) + g(q) \tau \quad (3-3)$$

در رابطه بالا، q خروجی مورد نظر (در ربات مورد نظر، q زوایای متغیر ربات هستند)، و همچنین τ ورودی کنترل (برای مثال، یک گشتاور موتور) و \ddot{q} بردار حالت است.

در معادله (۲-۳) تابع $f(q)$ (در حالت کلی غیر خطی) دقیقاً معلوم نیست، ولی وسعت کم دقتی ($f(q)$) به وسیله یک تابع پیوسته معلوم، مشخص است، و به صورت \hat{F} تخمین زده شده است. به طور مشابه بهره ($g(q)$) دقیقاً معلوم نیست، ولی علامت آن معلوم بوده و به وسیله تابع پیوسته معلومی کران دار است.

$$f(q) = \hat{F} + F(\text{معلوم}) \quad (4-3)$$

$$g(q) = \hat{G} + G(\text{معلوم}) \quad (5-3)$$

در اینجا مسئله کنترل، وادار کردن حالت q به تعقیب یک حالت مشخص متغیر با زمان q_d در حضور نامعینی مدل روی $f(q)$ و $g(q)$ است و q_d به شکل زیر نوشته می‌شود:

$$q_d = [q_d, \dot{q}_d, \dots, q_d^{n-1}]^T \quad (6-3)$$

که در محاسبات بردار q_d یک بردار سه بعدی می باشد.

در مورد معادلات دینامیکی برای ربات ها، چون اثر تزویج زیاد است و همه ای متغیرها بر هم اثر می گذارند، لذا

اثر تشديد متقابل وجود دارد [44]. رابطه (۲-۳) را به شکل زیر تعريف می کييم تا روابط ساده تر شوند:

$$\dot{q}_r = \dot{q}_d + \gamma(q_d - q) \quad (7-3)$$

هدف از اين روابط اين است که متغيرهای حالت ما به سمت مطلوب بروند.

همچنین γ ، يك ماتريس قطری 3×3 برای ربات پالتايizer مد نظر است.

علاوه بر اين، يك سطح متغير با زمان $S(t)$ به شکل زير تعريف می شود:

$$S(t) = \dot{e} + \gamma e \quad (8-3)$$

به طور دقيق تر، مسئله تعقيب بردار سه بعدی q_d را می توان به طور موثری با يك مسئله پايدار سازی بر حسب

S ، جايگزين کرد. برای ظاهر شدن τ ، فقط يك بار مشتق گيری از S مورد نياز است.

$$\dot{S} = \ddot{e} + \gamma \dot{e} = (\ddot{q}_d - \ddot{q}) + \gamma \dot{e} = \ddot{q}_d + \gamma \dot{e} - \ddot{q} = \ddot{q}_r - \ddot{q} \quad (9-3)$$

$$\dot{S} = \ddot{q}_r - M(q)^{-1}(\tau - V(q, \dot{q})) \quad (10-3)$$

همچنین در اين قسمت برای بررسی پايداری ربات، يكتابع ليپانوف به شکل زير معرفی می کنيم [45]:

$$V = \frac{1}{2} S^T M(q) S \quad (11-3)$$

از رابطه (11-3) مشتق زمانی می گيريم:

$$\dot{V} = S^T M(q) \dot{S} + \frac{1}{2} S^T \dot{M}(q) S = S^T (M(q) \dot{S} + \frac{1}{2} \dot{M}(q) S) \quad (12-3)$$

پس از ساده سازی روابط به رابطه زير می رسیم:

$$\dot{V} = S^T (M(q) \dot{S} + V(q, \dot{q}) S) = S^T (M(q) \ddot{q}_r + V(q, \dot{q}) \dot{q}_r - \tau) \quad (13-3)$$

طبق معادله (13-3) قانون کنترل مد لغزشی معمولی برای ربات، به شکل زير پيشنهاد داده می شود، بازه برای

V و M مشخص است، پس:

$$\tau = \hat{M} \ddot{q}_r + \hat{V} - K sgn(s) \quad (14-3)$$

در رابطه (14-۳)، $\tau = -K sgn(s)$ قانون کنترل سوئیچینگ است که برای مقابله با اغتشاشات و نامعینی پارامتری به قانون کنترل معادل اضافه می‌شود. در این رابطه بهره K بهره سوئیچینگ است که انتخاب مناسب آن، می‌تواند پدیده چترینگ را کاهش دهد.

و همچنین برای \dot{V} داریم:

$$\dot{V} = s^T (\tilde{M} \ddot{q}_r + \tilde{V} \dot{q}_r) - \sum_{i=1}^n K_i |s_i| \quad (15-3)$$

که \tilde{M} و \tilde{V} به شکل زیر تعریف می‌شوند:

$$M - \hat{M} = \tilde{M} \quad (16-3)$$

$$V - \hat{V} = \tilde{V} \quad (17-3)$$

برای ربات مورد نظر، جهت شبیه سازی در نرم افزار متلب، مقدار عدم قطعیت ۲۰ درصد در نظر گرفته شده است، طبق رابطه زیرداریم:

$$\hat{M} = 0/8 M \quad (18-3)$$

$$\hat{V} = 0/8 V \quad (19-3)$$

برای ربات 3×3 مد نظر، داریم:

$$[K_1 \ K_2 \ K_3] \begin{bmatrix} sgn(S_1) \\ sgn(S_2) \\ sgn(S_3) \end{bmatrix} \quad (20-3)$$

در این قسمت از قانون، برای ربات باید کران بالای $[|\eta| - K sgn(S)]$ را برای K در نظر بگیریم، هرچقدر مقدار پارامتر K بزرگتر باشد پایداری نسبی بیشتر می‌شود [46]. ولی از طرفی انداره سیگنال کنترل و نوسانات آن نیز بیشتر می‌شود. برای انتخاب K باید مصالحه ای صورت گیرد. به همین جهت در این پژوهه مقدار مناسب K برابر ۲۰ در نظر گرفته شده است.

طبق رابطه زیر اگر K بزرگتر از η_i انتخاب شود، \dot{V} همواره منفی و پایداری مجانبی کل سیستم تضمین می گردد و در نهایت داریم:

$$\text{If } K_i \geq [\tilde{M} \ddot{q}_r + \tilde{V}]_i + \eta_i \\ \rightarrow \dot{V} \leq -\sum_{i=1}^n \eta_i |S_i| \quad (21-3)$$

که رابطه (21-3) پایداری تابع لیاپانوف معرفی شده را نمایش می دهد.

۳-۳ نمودارهای کنترل مد لغزشی

در این بخش روش کنترلی پیشنهادی را بر روی ربات مورد نظر شبیه سازی می کنیم، و نتایج حاصل از شبیه سازی را در قالب نمودارهای خطای رديابی، سرعت ها، مختصات نقطه انتهایي گیرنده ربات(gripper)، و همچنین نمودار کنترل کننده پیشنهادی برای ربات بررسی می شود.

هر کدام از نمودارها در سه بخش نمایش داده می شوند، که به ترتیب نمودارها برای مفصل اول(θ_1)، مفصل دوم(θ_2) و مفصل سوم(θ_3) هستند.

در این طراحی ها سیگنال های ورودی مرجع به صورت زیر در نظر گرفته شده است:

$$\theta_{1d}=0/1 \sin(\pi t) \quad , \quad \theta_{2d}=0/1 \cos(\pi t) \quad , \quad \theta_{3d}=0/1 \cos(0.5\pi t) \quad (22-3)$$

همچنین شرایط اولیه برای ربات به شکل زیر در نظر گرفته شده است:

$$q_0=[0 \ 0/5 \ 1]^T$$

شکل های (1-۳) و (3-۳) نتایج حاصل از شبیه سازی کنترل کننده مد لغزشی معمولی را نشان می دهد. شکل (۲-۳)، پاسخ رديابی موقعیت را در ۵ ثانیه اول برای هر سه زاویه $\theta_1, \theta_2, \theta_3$ نشان می دهد. همان طور که از شکل پیدا است، کنترل کننده پیشنهادی عمل رديابی موقعیت را با دقت بسیار خوبی و در کمتر از ۰/۱ ثانیه انجام می دهد.

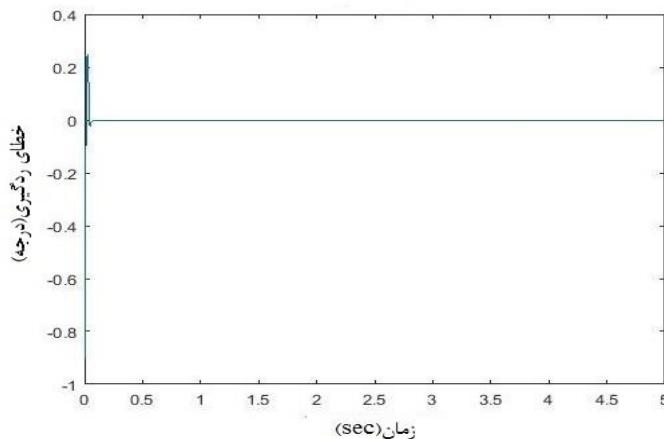
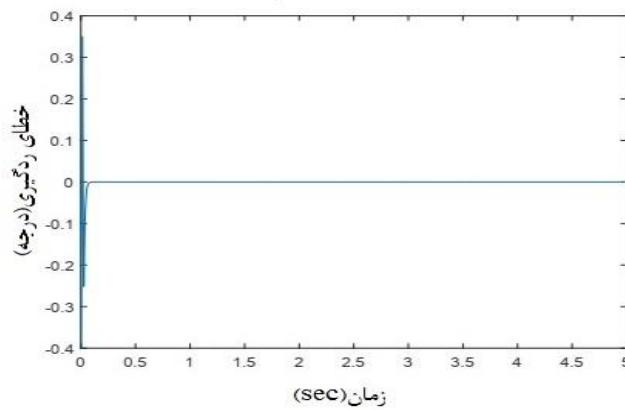
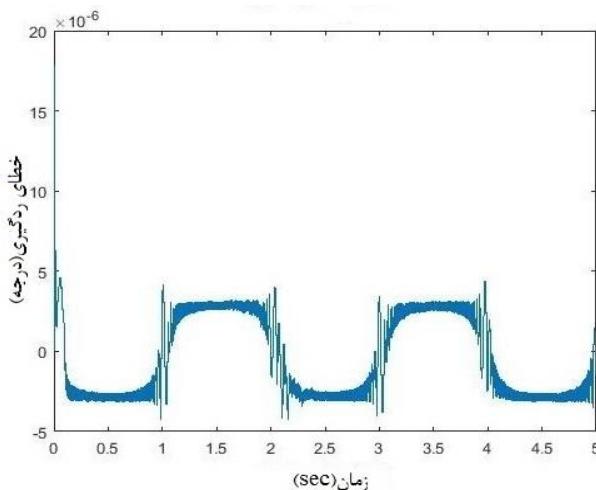
در واقع همان طور که از نمودار های شکل (۲-۳) مشخص است، خطای ردیابی کنترل کننده پیشنهادی بعد از چند نوسان میراشونده کوچک، به سمت صفر میل کرده و خطای حالت ماندگار آن صفر می شود. همچنین کنترل کننده پیشنهادی عمل ردیابی موقعیت را برای زاویه θ_1 و θ_2 و θ_3 بهتر از زاویه θ_1 انجام می دهد. همچنین شکل (۳-۳)، ورودی های کنترل اعمال شده به سیستم ربات مورد نظر را در مدت زمان ۵ ثانیه برای هر سه زاویه θ_1 , θ_2 , θ_3 نشان می دهد. با اعمال این ورودی های کنترلی طراحی شده در معادله (۳-۳) سیستم در حضور اغتشاشات خارجی عمل ردیابی را با دقت بسیار خوبی مطابق شکل (۱-۳) انجام می دهد.

در واقع مسیر حرکت مجری نهایی، مطابق معادلات زیر نوشته می شود:

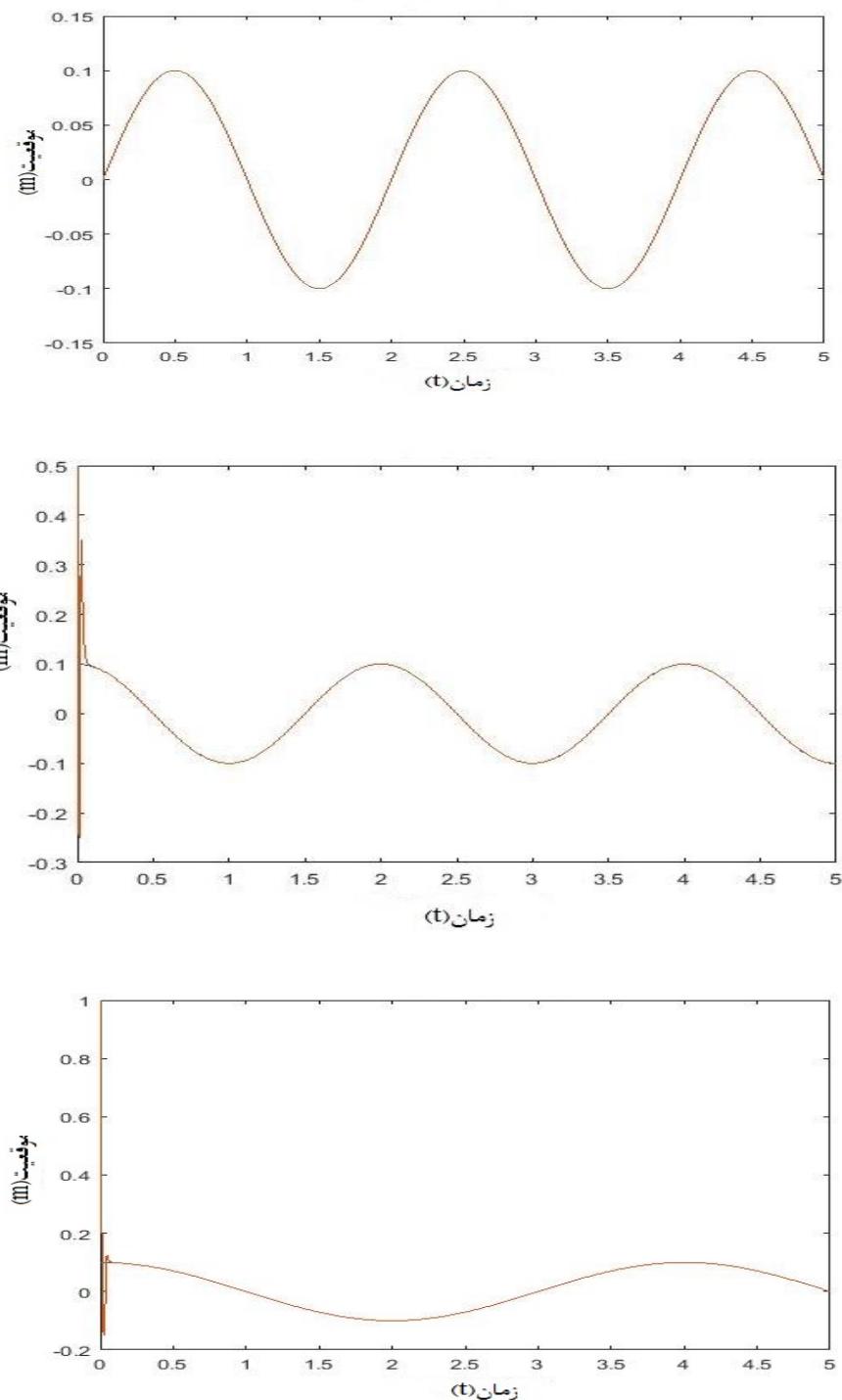
$$\begin{aligned} xe &= -0/9e^{-1}\sin(x_1) + 0/3\sin(x_1)\cos(x_2) - 3\sin(x_1)\cos(x_3) \\ &+ 0/37e^{-1}\sin(x_1+1) \end{aligned} \quad (23-3)$$

$$\begin{aligned} ye &= 0/9e^{-1}\cos(x_1) - 0/03\cos(x_1)\cos(x_2) + 3\cos(x_1)\cos(x_3) \\ &+ 0/37e^{-1}\cos(x_1+1) \end{aligned} \quad (24-3)$$

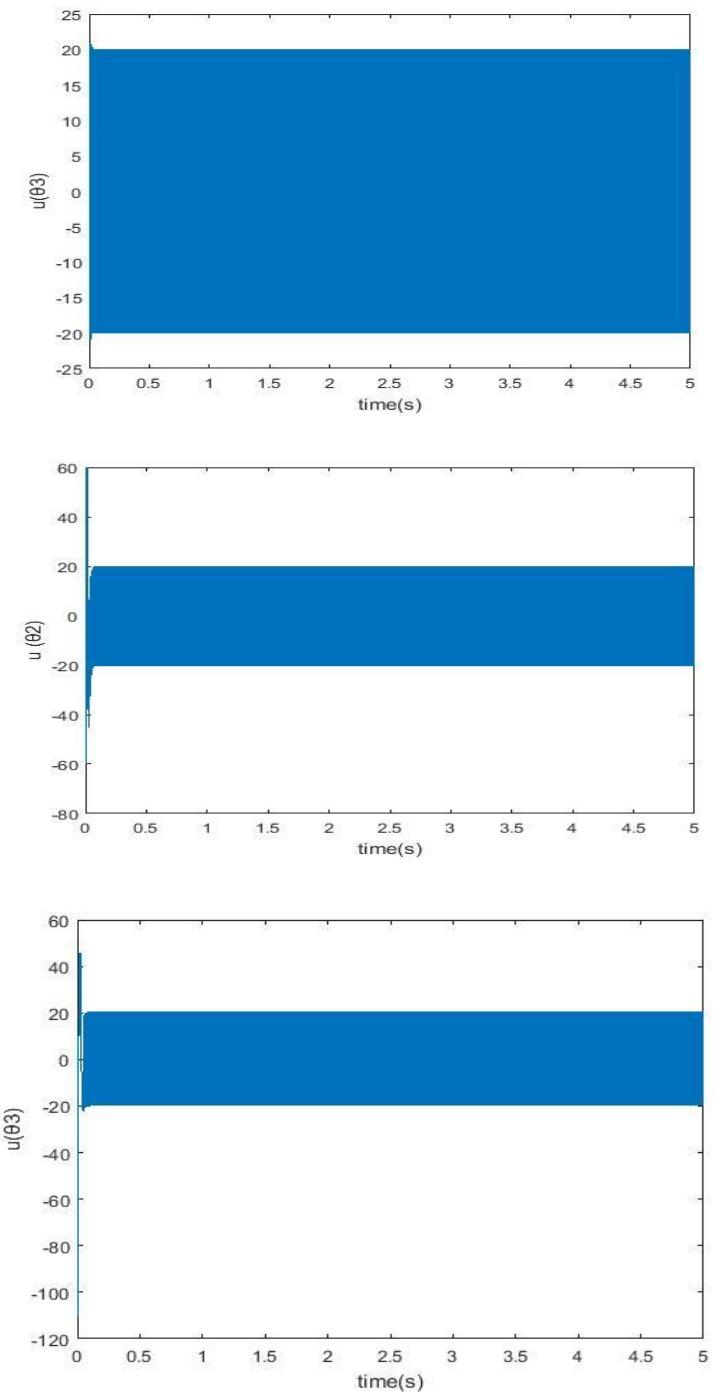
$$ze = 0/34e^{-1} - 0/3 \sin(x_2) + 0/3\sin(x_3) \quad (25-3)$$



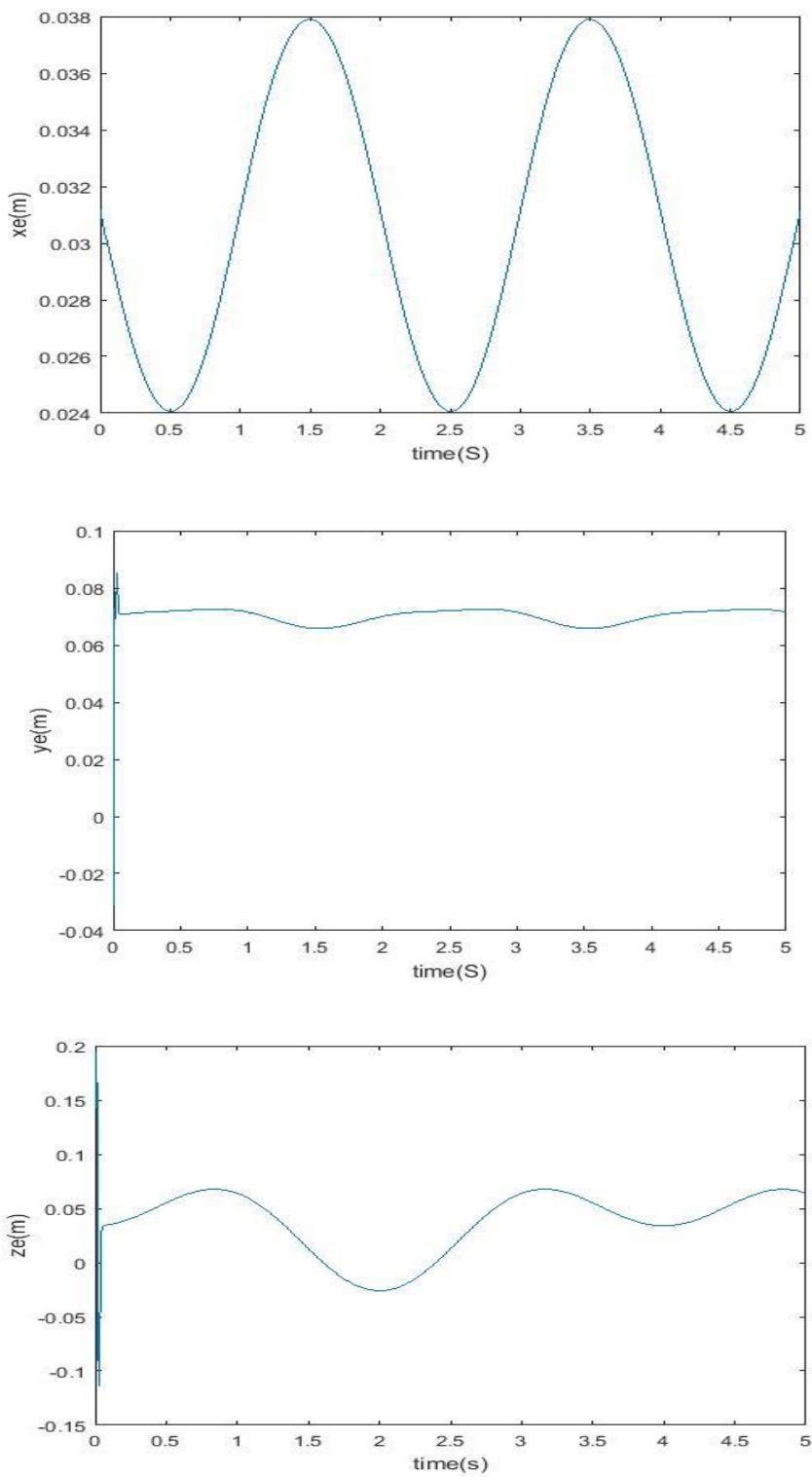
شکل(۳-۱) خطای ردگیری برای زاویه اول ربات(θ_1)-زاویه دوم ربات(θ_2)-زاویه سوم ربات(θ_3)



شكل(٢-٣) موقعية گریپر ربات و موقعیت مطلوب آن



شکل(۳-۳)- ورودی های کنترل برای سه زاویه $\theta_1, \theta_2, \theta_3$



شکل(۴-۳)- ورودی های کنترل برای سه مختصه X, Y و Z گریپر ربات پالتایزر

۴-۳ نتیجه گیری در خصوص استفاده از روش مد لغزشی

همان طور که توضیح داده شد در یک مد لغزشی ایده آل، هرچه فرکانس سوئیچینگ به سمت بی نهایت میل کند(یعنی تابع کنترلی دارای ناپیوستگی باشد)، مقاومت و دقت سیستم افزایش میابد. ولی در این صورت حرکتی زیگزاگی حول سطح لغزش با فرکانس و دامنه محدود ایجاد خواهد شد که به پدیده چترینگ معروف است [47]. پدیده چترینگ برای سیستم نامطلوب است. همچنین چترینگ باعث تحریک فرکانس های بالای سیستم می‌گردد. به منظور حذف یا کاهش پدیده چترینگ روش های زیادی ارائه شده است. استفاده از کنترل مد لغزشی مرتبه بالا، یکی از روش های حذف چترینگی باشد، که در آن با استفاده از توابع پیوسته، می‌توان علاوه بر حذف چترینگ، دقت و سرعت ردیابی و همگرایی سیستم را افزایش داد.

فصل چهارم

کنترل مد لغزشی مرتبه بالا ربات پالتایزر

۱-۴ مقدمه

در این فصل به طراحی کنترل کننده مد لغزشی مرتبه دوم بر اساس الگوریتم سوپر تؤیستینگ و مقایسه آن با کنترل کننده مد لغزشی مرتبه اول پرداخته می‌شود. این روش همانند روش کنترل مد لغزشی مرتبه اول، روشی مقاوم برای کنترل سیستم‌هایی در حضور اغتشاشات خارجی همراه با عدم قطعیت است. وجود پدیده نامطلوب چترینگ در کنترل مد لغزشی مرتبه اول، انگیزه‌ای برای طراحی روش‌هایی، برای بهبود رفتار کنترل مد لغزشی مرتبه اول را فراهم می‌کند. در واقع این روش یکی از موثرترین روش‌ها برای بهبود رفتار کنترل مد لغزشی مرتبه اول و کاهش چترینگ است. انتخاب مناسب ضرایب سطح لغزش یکی از مهم‌ترین مسائل در طراحی کنترل کننده‌های مد لغزشی مرتبه اول و دوم است.

همان‌طور که اشاره شد، مد لغزشی کلاسیک یا معمولی یا مرتبه اول معايبی دارد که از آن جمله می‌توان به پدیده چترینگ اشاره کرد و این معايب در مد لغزشی مرتبه بالاتر برطرف می‌شود. در واقع مد لغزشی مرتبه بالاتر نه تنها دارای محسن مد لغزشی کلاسیک است بلکه باعث خطای ردیابی بهتر نسبت به مد لغزشی کلاسیک نیز می‌شود.

در ادامه به معرفی روش سوپر تؤیستینگ که یکی از پر کاربردترین روش‌های مورد استفاده در کنترل مد لغزشی مرتبه دوم است، می‌پردازیم و نحوه طراحی قانون کنترل را مورد بررسی قرار می‌دهیم، همچنین معادلات و نمودارهای آن را توضیح می‌دهیم. الگوریتم سوپر تؤیستینگ یکی از مؤثرترین روش‌ها برای بهبود رفتار کنترل مدلغزشی مرتبه اول و کاهش چترینگ می‌باشد. انتخاب مناسب ضرایب سطح لغزش یکی از مهم‌ترین مسائل در طراحی کنترل کننده‌های مدلغزشی مرتبه اول و دوم است. در این فصل، پس از پیاده‌سازی روش سوپر تؤیستینگ، نتایج حاصل از شبیه‌سازی بر روی سیستم ربات پالتایزر (ARM-ROBO V01)، بیانگر عملکرد مناسب الگوریتم سوپر تؤیستینگ در مقایسه با روش کنترل مدلغزشی مرتبه اول می‌باشد که

کاهش پدیده چترینگ، افزایش دقت و سرعت همگرایی حالت های سیستم و کاهش دامنه ورودی کنترلی را به همراه دارد.

۲-۴ الگوریتم نوین مد لغزشی مرتبه بالا

در کنترل مد لغزشی مرتبه اول، قانون کنترلی حالت های سیستم را به سمت سطح لغزش $S=0$ هدایت می‌کند.

در این بخش نوع جدیدی از الگوریتم مد لغزشی مرتبه بالا برای تضمین پایداری سیستم غیر خطی مد نظر در حضور نامعینی ارائه می‌گردد. این الگوریتم به صورت رابطه (۴-۲۰) تعریف می‌شود.

همان‌طور که در قبل گفته شد، سیستم دینامیکی تک ورودی- تک خروجی برای ربات مد نظر به شکل زیر تعریف می‌شود:

$$M(x) \ddot{x} + V(x, \dot{x}) = u \quad (1-4)$$

$$\ddot{x} = M^{-1}(x) (u - V(x, \dot{x})) \quad (2-4)$$

خروجی مورد نظر x است و u ورودی کنترل می‌باشد [48].

همچنینتابع غیر خطی به شکل زیر تعریف می‌شود، که در آن $a(t, x)$ بخش معین و $b(t, x)$ بخش نامعین تابع است.

$$\dot{x} = f(x, t, u) = a(t, x) + b(t, x) u(t) \quad (3-4)$$

هدف کنترلی رساندن X به مقدار مطلوب بوده و برای این منظور طبق تئوری کنترل مد لغزشی، متغیر لغزش S به شکل زیر تعریف می‌شود:

$$S = S(t, x) \quad (4-4)$$

با مشتق گیری زمانی از سطح لغزش:

$$\dot{S} = \frac{\partial S(t, x)}{\partial t} + \frac{\partial S}{\partial x} \dot{x} = \varphi_1 + \varphi_2 u \quad (5-4)$$

که مقدار \dot{x} از رابطه (۳-۴) جایگزین می‌شود:

$$\dot{S} = \frac{\partial S(t,x)}{\partial t} + \frac{\partial S}{\partial x}(a(t,x) + b(t,x)u(t)) = \varphi_1 + \varphi_2 u \quad (6-4)$$

$$\varphi_1 = \frac{\partial S(t,x)}{\partial t} + \frac{\partial S}{\partial x}a(t,x) \quad (7-4)$$

که در آن φ_1 و φ_2 توابع عدم قطعیت دار با کران های بالا و پایین هستند.

سپس مشتق دوم سطح لغزش به شکل زیر محاسبه می‌شود:

$$\ddot{S} = \varphi(t,x) + \gamma(t,x) \dot{u} \quad (8-4)$$

همان طور که در رابطه بالا نشان داده شده است، $\varphi(t,x)$ و $\gamma(t,x)$ مقادیر نامعینی هستند با کران های بالا و پایین که حدود آنها طبق روابط زیر مشخص می‌باشد:

$$|\varphi(t,x)| \leq \phi \geq 0 \quad (8-4)$$

$$0 \leq \int \leq \gamma(t,x) \leq \int_m \quad (9-4)$$

مقادیر \int و \int_m ، ثوابتی هستند که مقدار نامعینی را برای تابع $\gamma(t,x)$ بیان می‌کنند.

خطای ردیابی سیستم به صورت $x - x_d$ تعریف می‌شود.

ایده کنترل لغزش به این ترتیب است که ابتدا سطح لغزش S بر حسب خطای ردیابی سیستم تعریف می‌گردد و ورودی کنترل را طوری طراحی می‌کنند که $S=0$ شود، همچنین ایده اصلی در کنترل مد لغزشی مرتبه بالا، رساندن S و S مرتبه بالاتر به صفر است، یعنی علاوه بر صفر شدن سطح لغزش، تغییرات سطح لغزش هم باید صفر شود. و برای این منظور طبق تئوری کنترل مد لغزشی، متغیر لغزش S براساس خطای ردیابی سیستم به صورت زیر نوشته می‌شود:

$$S = \dot{e} + ke = \dot{x}_d - \dot{x} + k(x_d - x) \quad (10-4)$$

با مشتق گیری زمانی از سطح لغزش:

$$\dot{S} = \ddot{x}_d - \ddot{x} + k(\dot{x}_d - \dot{x}) \quad (11-4)$$

با جایگذاری رابطه (۱۱-۴) در رابطه (۲-۴)، به رابطه زیر می‌رسیم:

$$\dot{S} = \ddot{x}_d - M^{-1}(x)(u - V(x, \dot{x})) + k(\dot{x}_d - \dot{x}) \quad (12-4)$$

و بعد از ساده سازی :

$$\dot{S} = \ddot{x}_d + M^{-1}(x)(V(x, \dot{x})) + k(\dot{x}_d - \dot{x}) + (-M^{-1}(x))u \quad (13-4)$$

با مشتق گیری دوم از سطح لغزش نسبت به زمان خواهیم داشت:

$$\ddot{S} = \ddot{x}_d + M^{-1}(x)(V(x, \dot{x})) + k(\ddot{x}_d - \ddot{x}) + (-M^{-1}(x))u + (-M^{-1}(x))\dot{u} \quad (14-4)$$

ایده اصلی و نتیجه گیری از محاسبات بالا این است که u ، به جای اینکه در S ظاهر شود، در \ddot{S} یا \dot{S} مرتبه بالاتر ظاهر شده است. همچنین تمامی محاسبات انجام شده در بالا، به این هدف است که رابطه نهایی (۱۲-۴) با رابطه (۷-۴) که مشتق دوم از سطح لغزش است، مقایسه شده و به شکل زیر این جملات را جدا می‌کنیم:

$$\gamma(t, x) = -M^{-1}(x) \quad (15-4)$$

$$\varphi(t, x) = \ddot{x}_d + M^{-1}(x)(V(x, \dot{x})) + k(\ddot{x}_d - \ddot{x}) + (-M^{-1}(x)) \quad (16-4)$$

در این مرحله قانون کنترل را تعریف، این روش بر اساس مد لغزشی مرتبه دو نوشته می‌شود که به الگوریتم سوپر تؤییستینگ معروف است [49].

$$u_2 = -\lambda |S|^\rho \operatorname{sgn}(s) + u_1 \quad (17-4)$$

که u_1 به شکل زیر نوشته می‌شود:

$$u_1 = -w \operatorname{sgn}(s) \quad (18-4)$$

در نتیجه با انتگرال گیری از u_1 ،تابع کنترل u به شکل زیر به دست می‌آید:

$$u = u_1 + u_2 \quad (19-4)$$

$$u = -\lambda |S|^\rho \operatorname{sgn}(s) - \int w \operatorname{sgn}(s) dt \quad (20-4)$$

حدود ثوابت فرمول بالا به شکل زیر تعریف می‌شوند:

$$w > \frac{\phi}{\int_m} \quad (21-4)$$

$$\lambda^2 \geq \frac{\phi \int_m (w+\phi)}{\int_m^2 \int_m (w-\phi)} \quad (22-4)$$

تعیین ضرایب مناسب سطح لغزش به منظور بهبود عملکرد کنترلی در کنترل کننده‌های مد لغزشی مرتبه اول و روش سوپر تؤییستینگ، امری مهم در طراحی کنترل مد لغزشی می‌باشد.

در این قسمت، با استفاده از الگوریتم سوپر تؤییستینگ، یک کنترل کننده طراحی شده و هدف از طراحی ردیابی موقعیت مطلوب برای ربات پالتایزر(ARM-ROBO V01) است. در این قسمت، فرم فضای حالت این

مدل را به شکل زیر تعریف می‌کنیم [50]:

$$\dot{x}_1 = x_2 \quad (23-4)$$

$$\dot{x}_2 = f(x) + g(x)u \quad (24-4)$$

همان طور که گفته شد توابع S و e به شکل زیر نوشته می‌شوند:

$$S = \dot{e} + ke, e = x_{1d} - x_1 \quad (25-4)$$

سپس تابع u را برای این حالت به شکل زیر تعریف می‌کنیم:

که x_1 همان q و x_2 همان \dot{q} است.

$$u = M (\ddot{x}^d_1 - k_e \dot{e} - k_1 |S|^{\frac{1}{2}} \cdot \text{sgn}(s) - k_2 \int sgn(s) dt + M^{-1} V) \quad (26-4)$$

$$u = M (\ddot{x}^d_1 - k_e \dot{e} - k_1 |S|^{\frac{1}{2}} \cdot \text{sgn}(s) - k_2 \int sgn(s) dt) + \hat{V} \quad (27-4)$$

$$\ddot{q} = M^{-1} (u - V) \quad (28-4)$$

با جایگذاری رابطه (26-4) در رابطه (28-4) معادلات زیر به دست می‌آیند:

$$\ddot{q} = \ddot{q}^d_1 - k_e \dot{e} - k_1 |S|^{\frac{1}{2}} \cdot \text{sgn}(s) - k_2 \int sgn(s) dt + M^{-1} (\hat{V} - V) \quad (29-4)$$

$$\ddot{q} - \dot{q}^d_1 + k e^{\cdot} = -k_1 |S|^{\frac{1}{2}} \cdot \text{sgn}(s) - k_2 \int sgn(s) dt + M^{-1} (\hat{V} - V) \quad (30-4)$$

$$\ddot{e} + k e^{\cdot} = k_1 |S|^{\frac{1}{2}} \cdot \text{sgn}(s) + k_2 \int sgn(s) dt + M^{-1} (V - \hat{V}) \quad (31-4)$$

$$\dot{S} = k_1 |S|^{\frac{1}{2}} \cdot \text{sgn}(s) + k_2 \int sgn(s) dt + M^{-1} (V - \hat{V}) \quad (32-4)$$

پارامترهای k_1 و k_2 باید طوری تنظیم شوند که اثر نامعینی $(V - \hat{V})$ را جبران نمایند تا عبارت \dot{S} به سمت صفر میل نماید.

۳-۴ نمودارهای کنترل مد لغزشی مرتبه بالا

همان طور که در فصل پیش برای نمودارها توضیح داده شد: هر کدام از نمودارها در سه بخش نمایش داده می شوند، که به ترتیب نمودارها برای مفصل اول (θ_1)، مفصل دوم (θ_2) و مفصل سوم (θ_3) هستند.

در طراحی کدهای مد لغزشی مرتبه بالا نیز همانند مد لغزشی مرتبه پایین، سیگنال های ورودی مرجع به

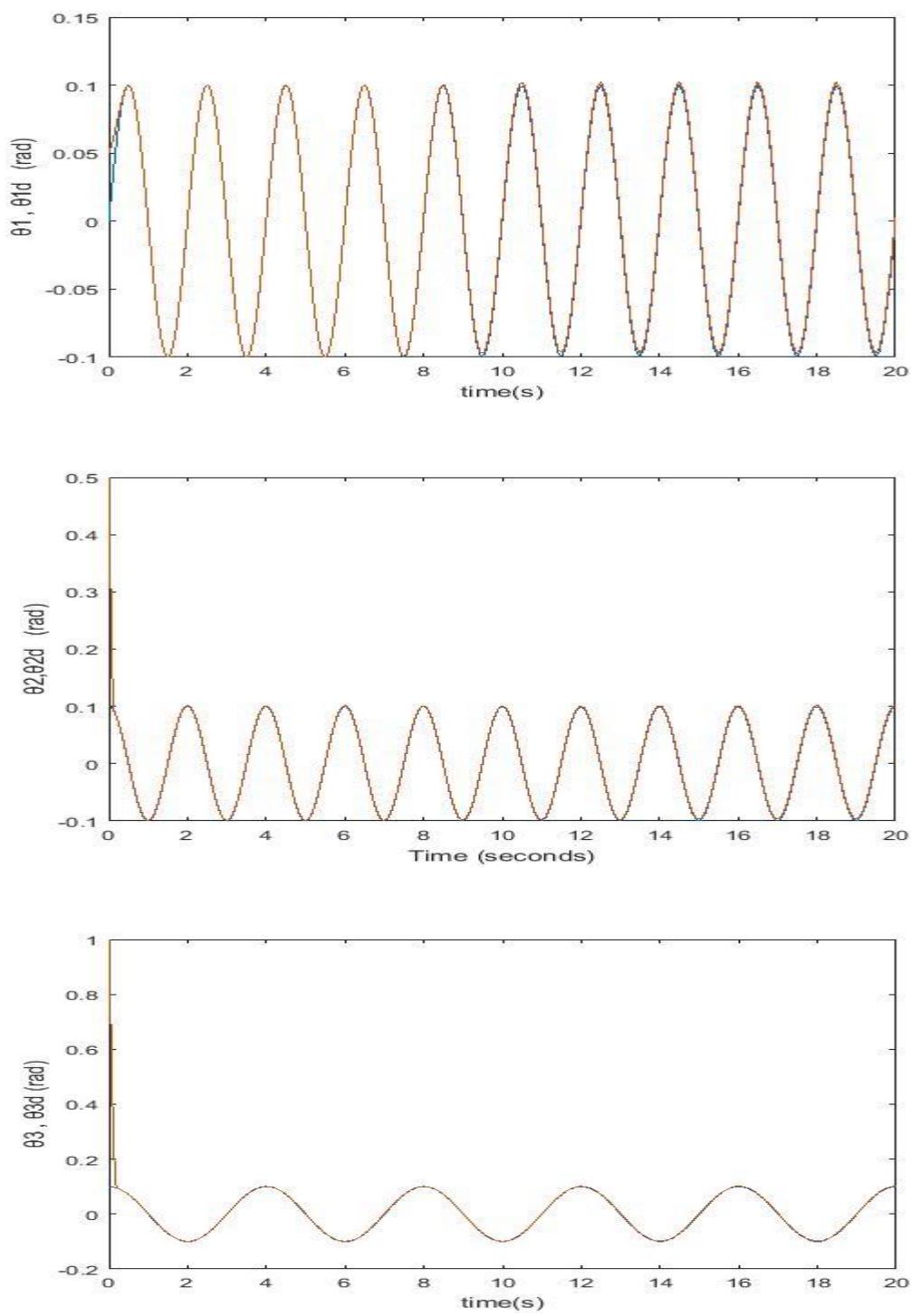
صورت زیر در نظر گرفته شده است:

$$\theta_{1d} = 0/1 \sin(\pi t), \quad \theta_{2d} = 0/1 \cos(\pi t), \quad \theta_{3d} = 0/1 \cos(0.5\pi t) \quad (33-4)$$

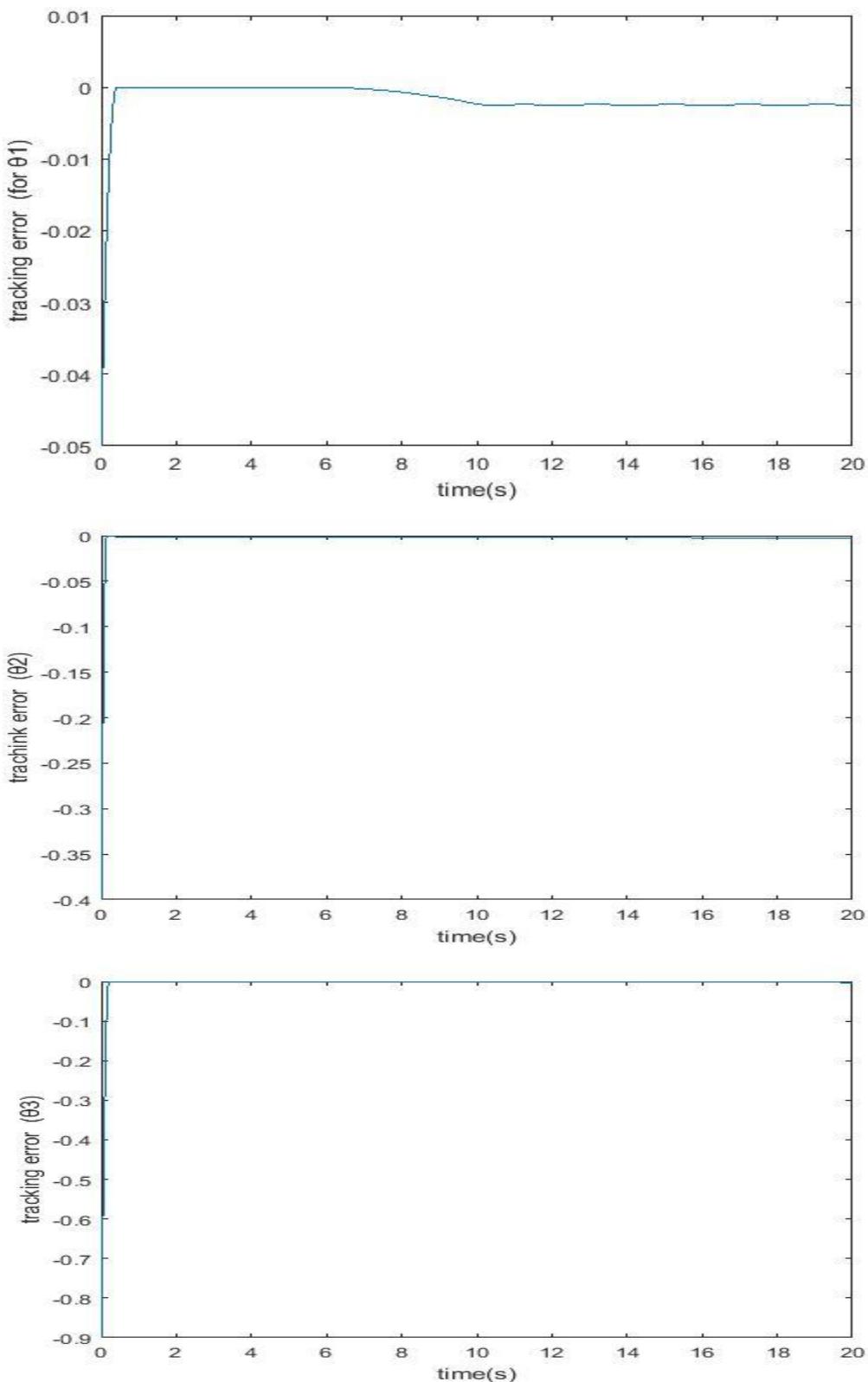
همچنین شرایط اولیه برای ربات به شکل زیر در نظر گرفته شده است:

$$q_0 = [0 \ 0/5 \ 1]^T \quad (34-4)$$

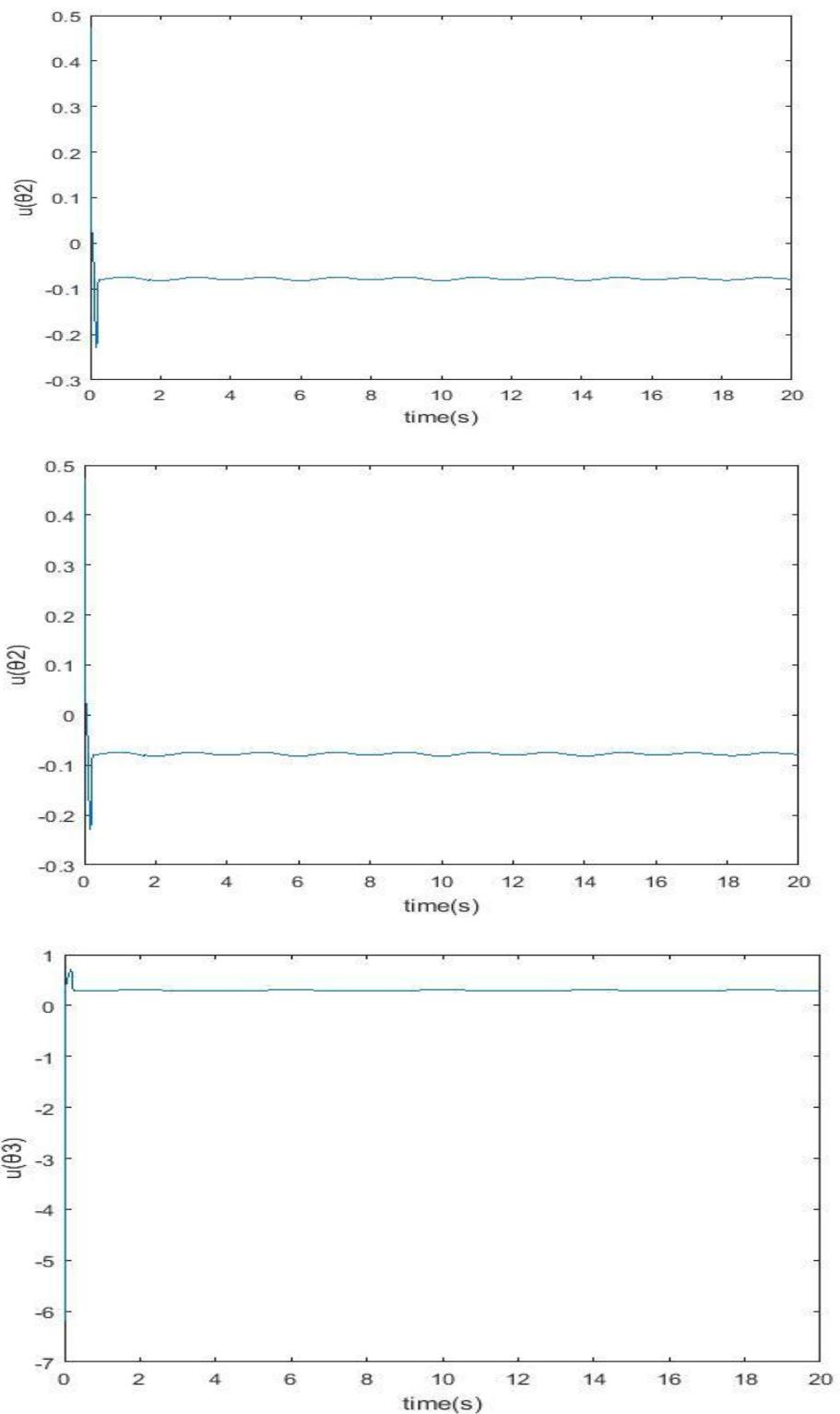
در نتیجه نمودارها به شکل های زیر در نرم افزار متلب شبیه سازی شده اند:



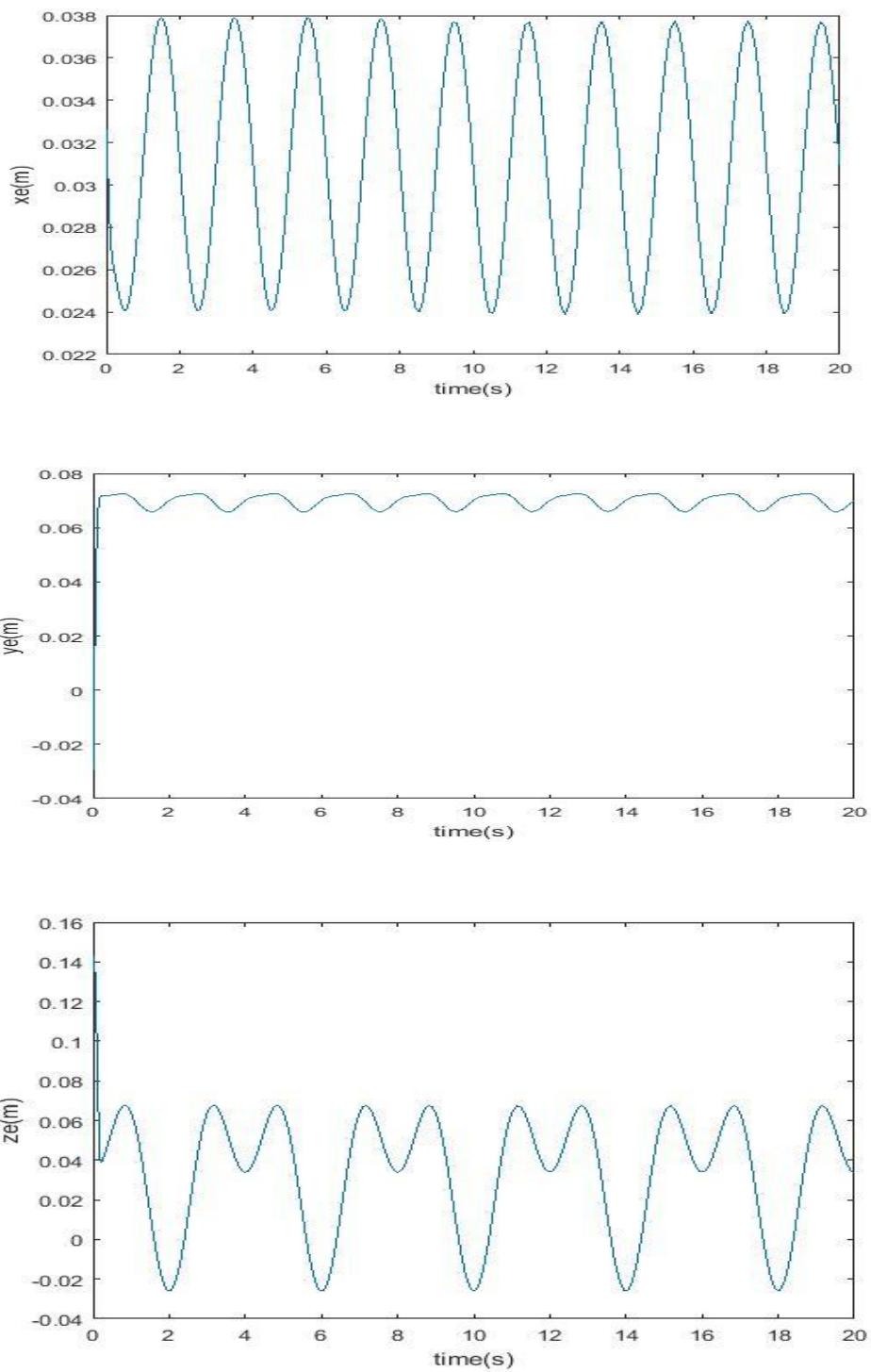
شكل(٤) موقعية ربات و موقعية مطلوب آن



شکل(۲-۴) خطای ردگیری برای زاویه اول ربات(θ_1)-زاویه دوم ربات(θ_2)-زاویه سوم ربات(θ_3)



شکل(۴-۳) ورودی های کنترل برای سه زاویه $\theta_3, \theta_2, \theta_1$



شکل(۴-۴) تعقیب مسیر مطلوب مجری نهایی در سه محور X,y,Z

با توجه به نمودارهای این فصل، که برای هر سه زاویه θ_1 , θ_2 , θ_3 و در مدت زمان ۲۰ ثانیه اول در نرم افزار متلب شبیه سازی شده اند. مشاهده می شود که پاسخ تولید شده توسط کنترل کننده سوپر تؤییستینگ، کمترین میزان خطا و چترینگ را ایجاد می کند. علاوه بر این، برتری روش سوپر تؤییستینگ را می توان در سیگنال های کنترلی ایجاد شده توسط این کنترل کننده مشاهده نمود.

همچنین با توجه به نمودار شکل (۳-۴) این روش نوسانات شدید کنترلی ندارد و سیگنال کنترلی آن در مقایسه با روش مد لغزشی معمولی، به صورت پیوسته و همراه با دامنه کنترلی بسیار محدودتر می باشد.

فصل پنجم

نتیجه گیری و پیشنهاد ها

۵-۱ نتیجه گیری:

در این پایان نامه، ابتدا به مدل سازی دینامیکی ربات پالتایزر سه درجه آزادی پرداخته شده است و پس از انجام محاسبات طولانی، تمامی درآیه های ماتریس های اصلی معادله ربات استخراج شده است. تمامی این ماتریس ها اعتبار سنجی شده و بعد از انجام مراحل اعتبار سنجی، به نتایج دلخواه رسیدیم و ماتریس های این ربات مورد تایید شدند.

در ادامه پایان نامه در فصل ۳، به منظور بررسی نامعینی های ربات مورد نظر، روش مد لغزشی کلاسیک یا معمولی به کار بردشده است. و معادلات آن و پایداری این معادلات بررسی شده است، در نهایت پس از نوشتند کدها در نرم افزار متلب و استخراج نمودارهای کنترل کننده و خطاهای و نمودار رد یابی موقعیت برای مفاصل که دارای زاویه θ_1 , θ_2 , θ_3 هستند به بررسی نمودارها پرداختیم. در این فصل تمامی نمودارها و نتایج را در ۵ ثانیه اول بررسی کردیم.

در نهایت در فصل ۴، روش مد لغزشی مرتبه بالا معروف به روش سوپر تؤییستینگ را بیان کردیم و بعد به بررسی معادلات و نمودارهای آن پرداختیم، تمامی نمودارها در این فصل در ۲۰ ثانیه اول بررسی و استخراج شده اند.

از مقایسه نمودارهای خطای رددگیری مفاصل در دو فصل ۳ و ۴ به خوبی می توان دریافت که در روش سوپر تؤییستینگ برای هر سه زاویه، مقدار خطای رددگیری، با نوسان کم به صفر رسیده است.

در حالی که برای روش مد لغزشی معمولی، مقدار دامنه خطای برای زاویه θ_1 , بیشتر از دو زاویه دیگر و در حدود ۲/۵ است و برای دو زاویه دیگر در ۰/۱ ثانیه به صفر رسیده و تا پایان ۵ ثانیه صفر باقی می ماند. همچنین با توجه به نمودار کنترل کننده پیشنهادی در فصل ۴، کنترل کننده سوپر تؤییستینگ، دامنه نوسان کمتر و یکنواخت تر دارد.

۲-۵ پیشنهادها

پیشنهاد های زیر برای ادامه تحقیق ارائه می گردد:

- ۱- استفاده از روش های کنترلی دیگر برای مقابله با عدم قطعیت های سیستم
- ۲- اعمال تخمین گرها و مشاهده گرها بر روی ربات
- ۳- با توجه به اینکه در این پایان نامه، معادلات ربات پالتایزر به طور کامل و برای اولین بار استخراج شده است، می توان این معادلات را بر روی تمامی کنترل کننده های دیگر پیاده سازی و شبیه سازی کرد و روی این ربات که ربات آزمایشگاهی است، به شکل عملی پیاده سازی نمود.

پیوست ۱:

معادله لاغرانژین نهایی به صورت زیر نوشته می‌شود:

$$L = K - V$$

$$\frac{d}{dt} \left(\frac{\partial L}{\partial q'} \right) - \frac{\partial V}{\partial q} = \tau$$

در این رابطه τ بردار گشتاور و نیروی وارد شده بر مجرى نهایی و تابع L از تفاضل انرژی جنبشی و پتانسیل به دست می‌آید.

پیوست ۲:

مقادیر نظیر درایه های ماتریس های M و V از معادله دینامیکی ربات به شرح ذیل آمده است:

$$\tau = M(q)\ddot{q} + V(q, \dot{q})$$

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

$$V(q, \dot{q}) = \begin{bmatrix} v_{11} \\ v_{12} \\ v_{13} \end{bmatrix}$$

$$v_1 = \dot{X}_1$$

$$v_2 = \dot{X}_2$$

$$v_3 = \dot{X}_3$$

$$\begin{aligned}
M_{11} = & 5/027200 \quad 10^{-7} \cos(x_2 - 5772156649)^2 \quad +0/3856045760e-2 \cos(x_3) \quad - \\
& 0/1304220480e-2 \quad \cos(x_2) \quad -9/608 \quad 10^{-7} \cos(x_3) \quad \sin(x_3) \quad - \\
& 0/6031401600e-2 \quad \cos(x_3) \quad \cos(x_2) \quad +0/3263463932e-2 \quad \cos(x_2)^2 \\
& +0/832497192e-2 \quad \cos(x_3)^2 -0/821e-4 \quad \cos(x_3) \quad \cos(x_2) \quad -0/400 \quad - \\
& 0/6535360000e-5 \quad \cos(x_3) \quad \cos(x_2 - 0/5772156649) \quad +0/124820e-4 \\
& \cos(x_2)^2 -0/12640e-4 \quad \cos(x_2 - 0/40) \quad -0/1005440 \quad e-5 \quad \cos(x_2) - \\
& 0/24000e-4 \quad \sin(x_1) \quad \sin(x_1) \quad \cos(x_2) \quad -0/2000e4 \quad \cos(x_1) \cos(x_1) \\
& \cos(x_2) \quad +0/710400e-3 \quad \cos(x_1) \quad \cos(x_2) \quad \cos(x_1+1) -0/710400e-3 \quad \cos(x_1) \\
& \cos(x_3) \quad \cos(x_1+1.) \quad +0/71040e-3 \quad \sin(x_1) \quad \cos(x_2) \quad \sin(x_1+1) \quad -0/7104e-3 \\
& \sin(x_1) \quad \cos(x_3) \quad \sin(x_1+1) \quad +e3 \quad \cos(x_1+0/60) \quad \cos(x_3) \quad \cos(x_1) \quad \cos(x_2) \\
& +0/474e-4 \quad \cos(x_1+\cos(x_2-0/4000)) \quad \cos(x_1) \quad \cos(x_2) \quad -0/1560e-3 \\
& \sin(x_1+0/600) \quad \cos(x_3) \quad \sin(x_1) \quad \cos(x_2) \quad +0/474e-4 \quad \sin(x_1+0/600)
\end{aligned}$$

$$\cos(x_2 - 0/400) \quad \sin(x_1) \quad \cos(x_2) \quad -0/213120e-3 \quad \cos(x_1) \quad \cos(x_1) \quad -0/213120e-3 \quad \sin(x_1) \quad \sin(x_1) \quad -0/421266 e-7 \quad \sin(x_2) \quad \cos(x_2)$$

$$\begin{aligned} M12 = M21 = & 0/23700e-4 \cos(x_1 + 0/6) \sin(x_2 - 0/4000) \sin(x_1) \cos(x_2) \\ & -0/7800e-4 \cos(x_1) \sin(x_2) \sin(x_1) \cos(x_3) + 0/2370e-3 \cos(x_1) \\ & \sin(x_2) \sin(x_1 + .600) \cos(x_2 - .400) -0/23700e-3 \sin(x_1 + 0/600) \\ & \sin(x_2 - 0/400) \cos(x_1) \cos(x_2) + 0/78000e-3 (x_1) \sin(x_2) \cos \\ & (x_1 + .6000) \cos(x_3) - 0/237000e-3 \sin(x_1) \sin(x_2) \cos(x_1) \cos(x_2 - \\ & 0/40) -0/12000e-3 \cos(x_1) \sin(x_2) \sin(x_1) + 0/120e-3 \sin(x_1) \\ & \sin(x_2) \cos(x_1 + 0/6000) -0/355200e-3 \sin(x_1) \sin(x_2) \cos(x_1 + 10) \\ & +0/355200e-3 \cos(x_1) \sin(x_2) \sin(x_1) + \sin(x_2) + 3/584010^{-9} \cos(x_2) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} M13 = M31 = & -0/78000e-3 \cos(x_1 + 6) \sin(x_3) \sin(x_1) \cos(x_2) \\ & +0/7800e-3 \sin(x_1 + 0/60) \sin(x_3) \cos(x_1) \cos(x_2) - 0/355200e-3 \\ & \cos(x_1) \sin(x_3) \sin(x_1 + 10) + 0/355200e-3 \sin(x_1) \sin(x_3) \cos \\ & (x_1 + 10) + 6/244 \sin(x_3) + 3/30900 10^{-24} \cos(x_3) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} M22 = & 0/3330514943e-2 + 0/4740e-3 \cos(x_2 - 0/40) \cos(x_2) + 0/4740e-4 \\ & \sin(x_1 + 0/600) \sin(x_2 - 0/400) \sin(x_1) \sin(x_2) + 0/47400e-4 \\ & \cos(x_1 + 600000) \sin(x_2 - 0/4000000) \cos(x_1) \sin(x_2) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} M23 = M32 = & -0/3015700800e-2 \sin(x_3) \sin(x_2) - 0/3267680e-5 \sin(x_3) \\ & \sin(x_2 - 0/5772156649) - 0/410800e-4 \sin(x_3) \sin(x_2) - 0/78e-4 \sin(x_1) \\ & \sin(x_3) \sin(x_1) \sin(x_2) - 0/780e-4 \cos(x_1) \sin(x_3) \cos(x_1) \sin(x_2) \\ & - 0/309370080e-4 \cos(x_3) \cos(x_2) - 0/410800e-4 \cos(x_3) \cos(x_2 - 0/400) \\ & - 0/32676800e-4 \cos(x_3) \cos(x_2 - 0/5772156649) \end{aligned}$$

M33=0/00835634009

v11=-0/842532000e-4 cos(x₂)² v2 v1+0/4212660e-4 v1 v2+0/1005440
e-4 v1 sin(x₂-.5772156649) v2+0/12640e-4 v1 sin(x₂-0/4)
v2+0/15600 e-4 sin(x₁+0/6) v1 sin(x₃) v3 sin(x₁) cos(x₂)-0/47400e-
4 sin(x₁+0/6) v1 sin(x₂-0/4) v2sin(x₁)cos(x₂)+0/156 e-4
sin(x₁)v1sin(x₂)v2sin(x₁+0/6)cos(x₃)-0/474e-4
sin(x₁)v1sin(x₂)v2sin(x₁+0/6)cos(x₂-0/4) +0/156000e-4 cos(x₁+0/6)
v1 sin(x₃)v3 cos(x₁) cos(x₂)-0/4740e-4 cos(x₁+0/6) v1 sin(x₂-
0/4)v2 cos(x₁) cos(x₂)+0/1560e-4
cos(x₁)v1sin(x₂)v2cos(x₁+0/6)cos(x₃)-0/474e-4
cos(x₁)v1sin(x₂)v2cos(x₁)cos(x₂)-1/92160010⁻⁷)cos(x₃) v3
v1+0/603140160e-4 v1 sin(x₂) v2 cos(x₃)+0/603140160e-2 v1 sin(x₃)
v3 cos(x₂)-0/3856045760e-4 sin(x₃) v3 v1+0/1304220480e-4 sin(x₂)
v2 v1-0/6526927864e-4 sin(x₂) v1 cos(x₂) v2-0/1664994384e-4
sin(x₃) v1 cos(x₃) v3+6/2440010⁻⁸cos(x₃)v3^2-3/5840010⁻⁸ sin(x₂)
v2^2-3/3090 10⁻²⁴ sin(x₃) v3^2+0/8216e-4v1 sin(x₂) v2 cos(x₃)-
0/249640e-4 v1sin(x₂) v2cos(x₂)+ 0/653536e-4 v1 sin(x₃)v3
cos(x₂x₃-.5772156649)+0/6535360000e-4 v1 sin(x₂) v2 cos(x₃)-
0/1005440000e-4 v1 sin(x₂) v2 cos(x₂)+0/821600e-4 v1 sin(x₃) v3
cos(x₂)- 0/355200000e-4 sin(x₁) cos(x₂) v2^2 cos(x₁+1.) +0/3552
e-4 sin(x₁) cos(x₃) v3² cos(x₁+1.)+0/3552e-4 cos(x₁) cos(x₂)
v2²sin(x₁+1.)- 0/355200000e-4 cos(x₁) cos(x₃) v3² sin(x₁+1.) -
0/1200e-4 cos(x₁) cos(x₂) v2²sin(x₁)+0/12e-4 sin(x₁) cos(x₂)
v2²cos(x₁)+9/60800 10⁻⁸ v3 v1+ 1/509010⁻⁸cos(x₂) v3²+0/2400e-4
sin(x₁) v1 sin(x₂)v2 sin(x₁)-0/780e-4 cos(x₁) cos(x₂) v2²sin(x₁+

$\cos(x_3) 0/780e-4$

$\cos(x_1) \cos(x_3) v3^2 \sin(x_1) \cos(x_2) + 0/780 \sin(x_1) \cos(x_3) v3^2 \cos(x_1) \cos(x_2)$

v12=5/027200000 10^{-7} $\sin(x_2 - .5772156649)$ $v1^2 \cos(x_2 - .5772156649) -$
5/027200000 $10^{-7} \sin(x_2 - .5772156649)$ $v1^2 - 0/2106330000e-5$ $v1^2 -$
0/410e-4 $v1^2 \cos(x_3) \sin(x_2) - 0/4108e-4 \cos(x_3) v3^2 \sin(x_2)$
+0/12482 e-4 $v1^2 \cos(x_2) \sin(x_2) - 0/3267680e-4 \sin(x_2 - .5772156649)$
 $v1^2 \cos(x_3) - 0/3267680000 e-4 \sin(x_2 - ./5772156649) \cos(x_3)$
 $v3^2 + 0/42126600 \cos(x_2) v1^2 + 0/309370080 \cos(x_2) \sin(x_3) v3^2 -$
0/6521102400 $v3^2 \sin(x_2) - 0/1200 e-4 \cos(x_1) v1^2 \cos(x_1) \sin(x_2) -$
0/1204 $\sin(x_1) v1^2 \sin(x_1) \sin(x_2) + 0/35520 e-4 \cos(x_1 + .) v1^2 \cos(x_1)$
 $\sin(x_2) + 0/355200 e-4 \sin(x_1 + .) v1^2 \sin(x_1) \sin(x_2) + 0/237 e-4$
 $\sin(x_1) v1^2 \cos(x_2) \sin(x_1) \sin(x_2) + 0/237 e-4 \sin(x_1) \cos(x_2 -) v2^2$
 $\sin(x_1) \sin(x_2) + 0/23700e-4 \sin(x_1) v1^2 \cos(x_2) \sin(x_1) \sin(x_2) + 0/2370$
e-4 $\sin(x_1) \cos(x_2) v2^2 \sin(x_1) \sin(x_2) - 0/78000e-4 \cos(x_1) v3^2 \cos(x_3)$
 $\cos(x_1) \sin(x_2) - 0/780 e-4 \cos(x_1) \cos(x_3) v3^2 \cos(x_1)$
 $\sin(x_2) + 0/2370 \cos(x_1) v1^2 \cos(x_2 - 0/4000) \cos(x_1)$
 $\sin(x_2) + 0/2370000000e-2 \cos(x_1 + ./6000) \cos(x_2 - 0/400000) v2^2 \cos(x_1)$
 $\sin(x_2) + 0/2370000e-4 \cos(x_1) v1^2 \cos(x_2) \cos(x_1 + ./60000) \sin(x_2 -$
.4000) + 0/200e-4 $\cos(x_1) \cos(x_2) v2^2 \cos(x_1 + ./600000) \sin(x_2 -$
.4000) - 0/78000e-4 $\sin(x_1 + ./60000) v1^2 \cos(x_3) \sin(x_1) \sin(x_2) -$
0/78000000e-4 $\sin(x_1) \cos(x_3) v3^2 \sin(x_1) \sin(x_2) - 0/301570080e-4 v1^2$
 $\cos(x_3) \sin(x_2) - 0/3015700800e-4 \sin(x_2) \cos(x_3) v3^2 + 0/3267680000e-4$
 $\cos(x_2 - .5772156649) \sin(x_3) v3^2 + 0/4108000e-4 \sin(x_3) v3^2 \cos(x_2 -$
.4000) - 0/2370e-4 $\sin(x_2 - ./40000) v2^2 \cos(x_2) - 0/2370000e-4 \sin(x_2)$
 $v2^2 \cos(x_2 - ./4000) + 0/1560 - 4 \sin(x_1) v1 \sin(x_3) v3 \cos(x_1)$
 $\sin(x_2) - 0/15600e-3 \cos(x_1) v1 \sin(x_3) v3 \sin(x_1) \sin(x_2) -$
0/7792336000 e-4 g $\cos(x_2) - 0/63200e-4 v1^2 \sin(x_2) - 0/125680000 e-4$

$g \cos(x_2 - .5772156649) - 0/1580e-4$ $g \cos(x_2) + 0/3263463932e-2$ $\sin(x_2)$
 $v1^2 \cos(x_2)$

$v13 = 2/6470 \cdot 10^{-23} \cos(x_3)$ $v3 \quad v1 - 4/8040 \cdot 10^{-8} v1^2 - 0/3267680e-4$
 $v1^2 \sin(x_3) \quad \cos(x_2 - 0/5772156649) - 0/32676800e-4 \quad \sin(x_3) \quad \cos(x_2 -$
 $0/5772156649) \quad v2^2 - 0/41080000e-4 \quad v1^2 \sin(x_3) \quad \cos(x_2 - 400000) - 0/410800$
 $e-4 \quad \sin(x_3) \quad \cos(x_2 - 4000000) \quad -0/3552000e-4 \quad \sin(x_1) \quad v1^2 \sin(x_3)$
 $\sin(x_1 + .) - 0/355200000 e-3 \quad \cos(x_1) \quad v1^2 \sin(x_3) \quad \cos(x_1 + .) - 0/780000$
 $e-4 \quad \sin(x_1) \quad \sin(x_3) \quad \sin(x_1) \quad \cos(x_2) \quad v2^2 - 0/780 e-4 \quad \cos(x_1) \quad \sin(x_3)$
 $\cos(x_1) \quad \cos(x_2) \quad v2^2 - 0/78000e-4 \quad \cos(x_1) \quad v1^2 \sin(x_3) \quad \cos(x_1) \quad \cos(x_2) -$
 $0/7800e-4 \quad \sin(x_1) \quad v1^2 \sin(x_3) \quad \sin(x_1) \quad \cos(x_2) - 0/3015700800e-2$
 $v1^2 \sin(x_3) \quad \cos(x_2) + 0/15600e-3 \quad \cos(x_1) \quad v1 \quad \sin(x_3) \quad \sin(x_1) \quad \sin(x_2) \quad v2 -$
 $0/1560000e-3 \quad \sin(x_1) \quad v1 \quad \sin(x_3) \quad \cos(x_1) \quad \sin(x_2) \quad v2 -$
 $0/301570080e-2 \quad \sin(x_3) \quad \cos(x_2) \quad v2^2 + 0/3093700800e-2 \quad \cos(x_3) \quad \sin(x_2)$
 $v2^2 + 0/192802288e-2 \quad v1^2 \quad \sin(x_3) + 0/832497192e-2 \cos(x_3)$
 $v1^2 \sin(x_3) + 0/3267680e-5 \quad \cos(x_3) \quad \sin(x_2 - 0/5772156649) \quad v2^2 + 0/41080e-$
 $4 \quad \cos(x_3) \quad \sin(x_2) \quad v2^2 + 0/3062897200e-1g \quad \cos(x_3) + 9/6080 \quad 10^{-8} \cos(x_3)^2$
 $v1^2$

مراجع

- [1] Cadoret, G. and Smith, A.M., 1996. Friction, not texture, dictates grip forces used during object manipulation. *Journal of Neurophysiology*, 75(5), pp.1963-1969.
- [2] Schiling, Robert J. "Fundamentals of Robotics." (1990).
- [3] Iqbal, J., Khan, Z.H. and Khalid, A., 2017. Prospects of robotics in food industry. *Food Science and Technology*, 37(2), pp.159-165.
- [4] Klamroth-Marganska, V., Blanco, J., Campen, K., Curt, A., Dietz, V., Ettlin, T., Felder, M., Fellinghauer, B., Guidali, M., Kollmar, A. and Luft, A., 2014. Three-dimensional, task-specific robot therapy of the arm after stroke: a multicentre, parallel-group randomised trial. *The Lancet Neurology*, 13(2), pp.159-166.
- [5] Merlet, J. P. (2001, October). Micro parallel robot MIPS for medical applications. In ETFA 2001. 8th International Conference on Emerging Technologies and Factory Automation. Proceedings (Cat. No. 01TH8597) (Vol. 2, pp. 611-619). IEEE.
- [6] Chablat, D. and Wenger, P., 2003. Architecture optimization of a 3-DOF translational parallel mechanism for machining applications, the Orthoglide. *IEEE Transactions on Robotics and Automation*, 19(3), pp.403-410.
- [7] Pardeshi, S. M., & Doss, A. S. A. (2017, June). Kinematic and Velocity Analysis of 3-DOF Parallel Kinematic Machine for Drilling Operation. In Proceedings of the Advances in Robotics (p. 18). ACM.

- [8] Pandilov, Z. and Dukovski, V., 2014. COMPARISON OF THE CHARACTERISTICS BETWEEN SERIAL AND PARALLEL ROBOTS. *Acta Technica Corvininesis-Bulletin of Engineering*, 7(1).
- [9] Xie, F. and Liu, X.J., 2015. Design and development of a high-speed and high-rotation robot with four identical arms and a single platform. *Journal of Mechanisms and Robotics*, 7(4), p.041015.
- .
- [10] Aracil, R., Saltarén, R. and Reinoso, O., 2003. Parallel robots for autonomous climbing along tubular structures. *Robotics and Autonomous Systems*, 42(2), pp.125-134.
- [11] Aburaia, M., Markl, E. and Stuja, K., 2015. New concept for design and control of 4 axis robot using the additive manufacturing technology. *Procedia Engineering*, 100, pp.1364-1369.
- [12] Zhang, B., Yang, X., Zhao, D., Spurgeon, S.K. and Yan, X., 2017. Sliding Mode Control for Nonlinear Manipulator Systems. *IFAC-PapersOnLine*, 50(1), pp.5127-5132.
- [13] Loukianov, A. G., Dominguez, J. R., & Castillo-Toledo, B. (2018). Robust sliding mode regulation of nonlinear systems. *Automatica*, 89, 241-246.
- [14] Mansouri, M., Teshnehlab, M. and Shoorehdeli, M.A., 2016. Indirect adaptive hierarchical fuzzy sliding mode controller for a class of nonlinear systems. *Journal of Intelligent & Fuzzy Systems*, 30(3), pp.1377-1391.
- [15] Wai, R. J., & Muthusamy, R. (2013, June). Fuzzy-neural-network control for robot manipulator via sliding-mode design. In 2013 9th Asian Control Conference (ASCC) (pp. 1-6). IEEE.

- [16] Soltanpour, M.R., Khooban, M.H. and Soltani, M., 2014. Robust fuzzy sliding mode control for tracking the robot manipulator in joint space and in presence of uncertainties. *Robotica*, 32(3), pp.433-446.
- [17] Jasim, I.F., Plapper, P.W. and Voos, H., 2015. Adaptive sliding mode fuzzy control for unknown robots with arbitrarily-switched constraints. *Mechatronics*, 30, pp.174-186.
- [18] Rahmani, M., Ghanbari, A. and Ettefagh, M.M., 2016. Hybrid neural network fraction integral terminal sliding mode control of an Inchworm robot manipulator. *Mechanical Systems and Signal Processing*, 80, pp.117-136.
- [19] Kamali, M., Farhadi, M. and Askari, J., 2017. Fractional order sliding mode controller design for quadrotor system. *Modares Mechanical Engineering*, 17(5), pp.287-294.
- [20] Jia, Q., Xing, X., & Li, G. (2007, August). Formation path tracking controller of multiple robot system by high order sliding mode. In 2007 IEEE International Conference on Automation and Logistics (pp. 923-927). IEEE.
- [21] Abdelhedi, F., Bouteraa, Y. and Derbel, N., 2016. Second order sliding mode based synchronization control for cooperative robot manipulators. In *Advances and Applications in Nonlinear Control Systems* (pp. 669-683). Springer, Cham.
- [22] Martins, N.A., De Pieri, E.R. and Moreno, U.F., 2014. PD-super-twisting second order sliding mode tracking control for a nonholonomic wheeled mobile robot. *IFAC Proceedings Volumes*, 47(3), pp.3827-3832.
- [23] Hamerlain, F., Achour, K., Floquet, T., & Perruquetti, W. (2005, December). Higher order sliding mode control of wheeled mobile robots in the presence of sliding effects. In *Proceedings of the 44th IEEE Conference on Decision and Control* (pp. 1959-1963). IEEE.

- [24] Chowdhury, A.R., Soh, G.S., Foong, S.H. and Wood, K.L., 2017. Experiments in Second Order Sliding Mode Control of a CPG Based Spherical Robot. IFAC-PapersOnLine, 50(1), pp.2365-2372.
- [25] Rengifo, C., Plestan, F. and Aoustin, Y., 2008. Absolute orientation angle estimation of a quadruped robot using non linear observers. IFAC Proceedings Volumes, 41(2), pp.10439-10444.
- [26] Lebastard, V., Aoustin, Y. and Plestan, F., 2006. Observer-based control of a walking biped robot without orientation measurement. Robotica, 24(3), pp.385-400.
- [27] Lebastard, V., Aoustin, Y., Plestan, F. and Fridman, L., 2006, June. Absolute orientation estimation based on high order sliding mode observer for a five link walking biped robot. In International Workshop on Variable Structure Systems, 2006. VSS'06. (pp. 373-378). IEEE.
- [28] Van, M., & Kang, H. J. (2013, July). Fault tolerant control for robot manipulators using neural network and second-order sliding mode observer. In International Conference on Intelligent Computing (pp. 526-535). Springer, Berlin, Heidelberg.
- [29] Van, M. and Kang, H.J., 2015. Robust fault-tolerant control for uncertain robot manipulators based on adaptive quasi-continuous high-order sliding mode and neural network. Proceedings of the Institution of Mechanical Engineers, Part C: Journal of Mechanical Engineering Science, 229(8), pp.1425-1446.
- [30] Van, M., Franciosa, P., & Ceglarek, D. (2016). Fault diagnosis and fault-tolerant control of uncertain robot manipulators using high-order sliding mode. Mathematical Problems in Engineering, 2016.
- [31] Kali, Y., Saad, M., Benjelloun, K. and Fatemi, A., 2017. Discrete-time second order sliding mode with time delay control for uncertain robot manipulators. Robotics and Autonomous Systems, 94, pp.53-60.

- [32] Mondal, S. and Mahanta, C., 2014. Adaptive second order terminal sliding mode controller for robotic manipulators. *Journal of the Franklin Institute*, 351(4), pp.2356-2377.
- [33] Zare, K. and Koofigar, H.R., 2016. Adaptive Second Order Sliding Mode Controller for Two-input Two output Uncertain Nonlinear Systems and Application to a 2-DOF Helicopter Model. *Modares Mechanical Engineering*, 15(12), pp.189-199.
- [34] Zhao, Y., Huang, P. and Zhang, F., 2018. Dynamic modeling and super-twisting sliding mode control for tethered space robot. *Acta Astronautica*, 143, pp.310-321.
- [35] Capisani, L.M., Ferrara, A. and Magnani, L., 2009. Design and experimental validation of a second-order sliding-mode motion controller for robot manipulators. *International Journal of Control*, 82(2), pp.365-377.
- [36] Capisani, L. M., Ferrara, A., & Pisano, A. (2011). Second-order sliding mode control with adaptive control authority for the tracking control of robotic manipulators. *IFAC Proceedings Volumes*, 44(1), 10319-10324.
- [37] Zhang, Y., Li, R., Xue, T., Liu, Z., & Yao, Z. (2016). An analysis of the stability and chattering reduction of high-order sliding mode tracking control for a hypersonic vehicle. *Information Sciences*, 348, 25-48.
- [38] Arisoy, A., Bayrakceken, M. K., Basturk, S., Gokasan, M., & Bogosyan, O. S. (2011, June). High order sliding mode control of a space robot manipulator. In *Proceedings of 5th international conference on recent advances in space technologies-RAST2011* (pp. **833-838**). IEEE.
- [39] Ramírez, H.S., Aguilar-Orduna, M.A. and Zurita-Bustamante, E.W., 2017. Sliding mode tracking controller for a non-linear single link-DC motor system: An input output approach. *IFAC-PapersOnLine*, 50(1), pp.11619-11624.

- [40] Spong, M. W., & Vidyasagar, M. (2008). *Robot dynamics and control*. John Wiley & Sons.
- [41] Derafa, L., Benallegue, A. and Fridman, L., 2012. Super twisting control algorithm for the attitude tracking of a four rotors UAV. *Journal of the Franklin Institute*, 349(2), pp.685-699.
- [۴۲] Ning, F., Yun, C. and Chen, X., 2008, October. Dynamic Analysis and Control of the MJR Robot Palletizer. In *International Conference on Intelligent Robotics and Applications* (pp. 713-722). Springer, Berlin, Heidelberg.
- [43] احمدی، حبیب، اسماعیلی، هانیه، & فاتح. (۲۰۱۵). جبران سازی لغزش رخ داده در گرفتن اجسام توسط پنجه ربات. *مهندسی مکانیک مدرس*, ۱۵(۱)، ۱۵۱-۱۶۲.
- [44] Slotine, J. J. E., & Li, W. (1991). *Applied nonlinear control* (Vol. 199, No. 1). Englewood Cliffs, NJ: Prentice hall.
- [45] Zare, K., & Koofifar, H. R. (2016). Adaptive Second Order Sliding Mode Controller for Two-input Two output Uncertain Nonlinear Systems and Application to a 2-DOF Helicopter Model. *Modares Mechanical Engineering*, 15(12), 189-199.
- [46] فاضلی اصل، سید باقر، موسی پور، & سید سجاد. (۲۰۱۷). کنترل مد لغزشی ترمینال سریع بازگشت به عقب مرتبه کسری برای ژیروسکوپ سه محوره میکروالکترومکانیکی. *مهندسی مکانیک مدرس*, ۱۷(۵)، ۳۸۵-۳۹۳.
- [47] Jafari Chogan, G., Ghasemi, M. H., & Dardel, M. (2015). Jacobian analysis, dynamic modeling and adaptive control of a cable robot with six degrees of freedom and six cable. *Modares Mechanical Engineering*, 15(4), 391-400.
- [48] "طراحی سیستم هدایت مقاوم با استفاده از الگوریتم مد لغزشی مرتبه بالا برای تولید دستور شتاب هموار و مقابله با اهداف مانوردار" وحید بهنامگل، احمد رضا ولی، علی محمدی. . مجله کنترل، انجمن مهندسان کنترل و ابزار دقیق ایران- قطب علمی کنترل صنعتی دانشگاه صنعتی خواجه نصیرالدین طوسی

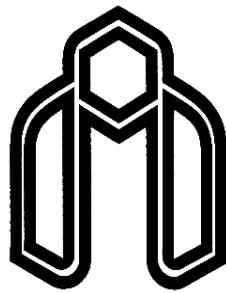
- [49] Shtessel, Y., Edwards, C., Fridman, L., & Levant, A. (2014). *Sliding mode control and observation* (pp. 163-166). New York: Springer New York.
- [50] Derafa, L., Benallegue, A., & Fridman, L. (2012). Super twisting control algorithm for the attitude tracking of a four rotors UAV. *Journal of the Franklin Institute*, 349(2), 685-699.

Abstract:

The aim of this paper is to develop an appropriate controller for a palletizer robot (ARM-ROBO V01) in the presence of the system's external disturbances and internal uncertainties. Equations of motion were derived utilizing the Lagrange method. To this end, to implement the desired control strategies on the palletizer robot with 3 degree of freedom and 9 links, Maple 18 was employed to establish robot's equations. For the controller to be resistant to system's external disturbances and internal uncertainties, conventional sliding mode controller and high-order super-twisting sliding mode controller were applied. The performance of the controller was simulated using MATLAB-Simulink software. Results show the good performance in presence of uncertainties. Equations of motion were derived utilizing the Lagrange method. To this end, to implement Results show the good performance in presence of uncertainties.

Keywords:

Palletizer robot, robot dynamic Equations, sliding mode control, external disturbances, super twisting sliding mode control.



**Shahrood University of Technology
Engineering Department**

**Improving the Position Control Function of a Palletizer Robot Using
High-Sliding Mode Control Technique**

**By:
Fariba Ghorbanian**

**Supervisor(s):
Dr. Habib Ahmadi,
Dr. Amir Jalali**

September 2019