



## کنترل راه رفتن ربات ناؤ بر اساس کنترل کننده پیش‌بین مبتنی بر مدل

حدیثه نصیری<sup>۱</sup>، حمید قدیری<sup>۲\*</sup>، محمد رضا جاحد مطلق<sup>۳</sup>

۱- دانشجوی کارشناسی ارشد، مهندسی مکاترونیک، دانشگاه آزاد اسلامی، واحد قزوین، قزوین

۲- استادار، مهندسی برق کنترل، دانشگاه آزاد اسلامی، واحد قزوین، قزوین

۳- دانشیار، مهندسی برق کنترل، دانشگاه علم و صنعت ایران، تهران

\* قزوین، h.ghadiri@qiau.ac.ir 3416636452

### چکیده

در این مقاله یک کنترل کننده بر اساس کنترل پیش‌بین برای هدایت و کنترل ربات دوپای ناؤ پیشنهاد شده است. یکی از چالش‌های موجود بر سر راه اعمال عملی این نوع کنترل کننده‌ها با محاسباتی آن‌ها و زمان بر بودن عملیات کنترلی آن در هر گام زمانی می‌باشد، که به منظور کاهش بار محاسباتی کنترل کننده پیش‌بین، استفاده از تابع لاغر پیشنهاد شده است. در این پژوهش ابتدا با استفاده از روش‌های مرسوم شناسایی با استفاده از داده‌های واقعی به دست آمده از ربات ناؤ موجود در مرکز تحقیقات مکاترونیک دانشگاه آزاد قزوین، یک مدل مناسب برای راه رفتن ربات ناؤ که به صورت یک حرکت دو بعدی در نظر گرفته شده است، پیشنهاد می‌شود. سپس با استفاده از کنترل کننده پیش‌بین مبتنی بر مدل به طراحی کنترل کننده برای حرکت ربات پرداخته خواهد شد. هدف از این رویکرد کنترلی، در گام نخست پایدارسازی راه رفتن ربات و پس از آن، هدایت ربات و سپس حفظ آن بر روی مسیر مطلوب مورد نظر است، به طوری که تا جایی که امکان دارد این ردیابی مسیر به خوبی انجام شود. علاوه بر این به منظور ارزیابی کارایی کنترل کننده پیشنهادی، این کنترل کننده را با کنترل کننده تنسابی، مشتق گیر و انگرال مقایسه کرده و به بررسی آن پرداخته خواهد شد. نتایج شبیه‌سازی، مؤثر بودن عملکرد کنترلی پیشنهادی را در ردیابی مسیر ربات نشان می‌دهد، که در انتهای مقایسه نتایج حاصل از هر دو رویکرد کنترلی، گویای کارایی و قابلیت‌های متعدد روش پیشنهادی در این پژوهش می‌باشد.

### اطلاعات مقاله

مقاله پژوهشی کامل

دریافت: ۲۵ مهر ۱۳۹۵

پذیرش: ۲۳ آبان ۱۳۹۵

ارائه در سایت: ۲۶ دی ۱۳۹۵

کلید واژگان:

ربات انسان‌نمای ناؤ

شناسایی سیستم

کنترل پیش‌بین مبتنی بر مدل

ردیابی مسیر

## Control of nao robot walking on the basis of model-based predictive controller

Hadiseh Nasiri<sup>1</sup>, Hamid Ghadiri<sup>2\*</sup>, Mohammad Reza Jahed-Motlagh<sup>3</sup>

۱,۲- Department of Electrical, Biomedical and Mechatronics Engineering, Qazvin Branch, Islamic Azad University, Qazvin, Iran.

۳- Computer Engineering Department, Iran University of Science and Technology, Tehran, Iran

\* P.O.B. 3416636452, Qazvin, Iran h.ghadiri@qiau.ac.ir

### ARTICLE INFORMATION

Original Research Paper

Received 16 October 2016

Accepted 13 November 2016

Available Online 15 January 2017

#### Keywords:

Nao Humanoid Robot

System identification

Model based Predictive Control

Trajectory tracking

### ABSTRACT

In this paper a controller has been presented based on the predictive control to drive and control the bipedal Nao robot. One of the challenges in the practical application of these types of controllers is their high computational loading and the time-consuming control operations in each time step, in which it is suggested to use Laguerre Functions to reduce the computational loading of the predictive controller. In this study, first using the conventional methods for the identification, and via the real data obtained from the Nao robot in Mechatronics Research Center of Qazvin Azad University, a proper model is proposed for walking the Nao robot which is considered as a two-dimensional motion in the plane. Then a controller is designed to control the robot motion using the model based predictive controller. The purpose of this control approach in the first place is to stabilize the walking of the robot and then to guide and keep it on the desired trajectory, so that this trajectory tracking can be performed well, as much as possible. Moreover, in order to evaluate the efficiency of the proposed controller, this controller has been compared with a proportional-integral-derivative controller and will be studied. The simulation results show the effectiveness of the proposed controller performance in the robot trajectory tracking, which by comparing the obtained results from both of the control approaches, indicates the efficiency and different capabilities of the proposed method in this study.

### ۱- مقدمه

تمام تیم‌ها یکسان بوده و رقابت تنها بر روی کنترل و برنامه‌ریزی است. ربات ناؤ ترکیبی از سخت‌افزار و نرم‌افزار است و شامل سنسورها، موتورها و نرم‌افزاری است به نام ناؤکی<sup>۳</sup> که سیستم عامل اختصاص یافته به این ربات است، که بر روی ربات اجرا می‌شود و امکان کنترل آن را می‌دهد. این

ربات ناؤ، ربات دوپای انسان‌نمایی است با ۲۱ درجه آزادی، ساخت شرکت Aldebaran<sup>۱</sup> فرانسه، که برای مسابقات روبوکاپ در لیگ ربات‌های استاندارد<sup>۲</sup> طراحی شده است [۱]. در این لیگ ربات‌ها و شرایط مکانیکی آن برای

<sup>3</sup> NAOqi

<sup>1</sup> Aldebaran

<sup>2</sup> Standard Platform League

برای ارجاع به این مقاله از عبارت ذیل استفاده نمایید:

H. Nasiri, H. Ghadiri, M. R. Jahed-Motlagh, Control of nao robot walking on the basis of model-based predictive controller, *Modares Mechanical Engineering*, Vol. 17, No. 1, pp. 229-2400, 2017 (in Persian)

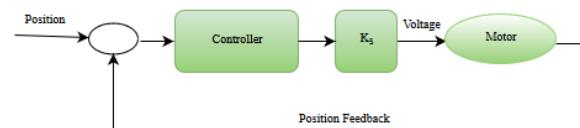
مسلماً کنترل سیستم راه رفتن ربات به شیوه های مرسوم از طریق بدست آوردن معادلات و مدل دقیق آن و تلاش برای بهبود پاسخ امکان پذیر است، اما هزینه های محاسباتی گراف و مشکلاتی را به دلیل توان محدود پردازشگرهای ربات، در کاربرد عملی به ما تحمیل می کند. بنابراین سرعت و سادگی محاسبات، اولویت های بالاتری دارند و همچنین با توجه به نوع محیط و تغییر سریع با زمان نقطه هدف، برای راهبری مناسب ربات در زمین لازم نیست مدل مورد نظر برای فواصل طولانی به طور کامل با سیستم حرکت ربات تطبیق داشته باشد. از نگاه مدل سازی داشتن مدل ساده ای که حرکت ربات را در بازه های کوتاه به خوبی پوشش دهد و در عرض به دلیل سادگی، حجم محاسبات کمتری داشته باشد، توانمندتر خواهد بود. واضح است که سیستم راه رفتن یک ربات انسان نما مانند ربات ناٹو از منظر مفاصل یا فرمان فعال سازهای هر مفصل یک سیستم غیر خطی است، ولی در مدل سازی برای سادگی محاسبات، آن را به صورت خطی فرض نموده و از میانگین نتایج برای جلوگیری از عدم تطبیق میان داده ها استفاده شده است.

بنابراین در گام نخست در این تحقیق ابتدا با استفاده از داده های واقعی اندازه گیری شده در مرکز تحقیقات دانشگاه آزاد قزوین و با انتخاب یکی از روش های مرسوم شناسایی، مدلی مناسب برای راه رفتن ربات ناٹو که ناٹو کی نامیده می شود، استخراج خواهد شد. سپس سعی خواهد شد با به کار گیری روش کنترل پیش بین مبتنی بر مدل ریاضی مسیر هایی را که ربات در زمین فوتیال طی کند، انجام گیرد. در انتهای کنترل کننده تنشیسی انتگرالی و مشتق گیر را، به دلیل استفاده گسترده از این کنترل کننده و همچنین سادگی در پیاده سازی و کارایی بالا به عنوان یک رویکرد دیگر در نظر گرفته و به مقایسه آن با کنترل پیش بین پرداخته خواهد شد. لازم به ذکر است که مراجع [9-4] از این عملکرد کنترلی برای مقایسه با روش پیشنهادی خود استفاده نموده اند. مرجع [10] یک مدل خطی چند جمله ای آرکس <sup>5</sup> شناسایی شده را برای حرکت ربات ناٹو پیشنهاد کرده است. در این تحقیق نیز با انتخاب تابع تبدیل (معادله تفاضلی) به عنوان ساختار سیستم و تخمین پارامترهای آن با استفاده از روش حداقل مربعات خطی، مدل دیگری از حرکت ربات ناٹو استخراج گردیده است که با توجه به نتایج بدست آمده از فاز اعتبارسنجی، مدل استخراج شده قابل اطمینان تر و دقیق تر می باشد، و درصد انتطبق مدل، حداقل 5 درصد بهبود وجود داشته است.

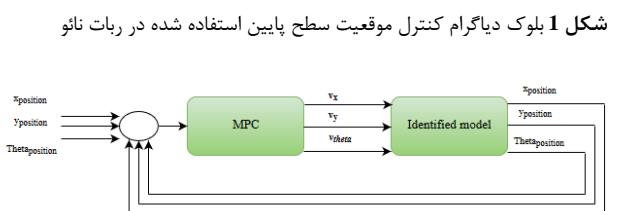
روش های کنترلی گوناگونی برای کنترل راه رفتن ربات های دوپا پیشنهاد شده است، یکی از اولین و شناخته شده ترین رویکردها، برای مواجه شدن با مشکلات حرکت ربات دوپا نقطه ممان صفر <sup>6</sup> نامیده می شود [11]. نقطه های روی زمین است که در آن برآیند نیروهای وزن و اینرسی برابر صفر است. مفهوم ZMP روی انواع گوناگونی از ربات ها از جمله ربات ناٹو پیاده سازی شده است، که مقاله [2] یک الگوریتم راه رفتن پایدار مبتنی بر نقطه ممان صفر به منظور محاسبه مسیر مرکز جرم ربات و به دست آوردن راه رفتن پایدار و مقاوم برای ربات ناٹو را پیشنهاد می کند. در مرجع [3] با استفاده از کنترل کننده موقعیت سطح پایین <sup>7</sup> سرعت، پایداری و کارایی راه رفتن ربات ناٹو را بهبود بخشیدند. با استفاده از مدل پاندول معکوس و کنترل پیش نمایش <sup>8</sup> یک راه رفتن چند

قالب ناٹو کی اجزا می دهد یک ارتباطی بین مازول های متفاوت (حرکت، صدا، فیلم و غیره) که در آن تعریف شده وجود داشته باشد. ربات ناٹو از یک مدل دینامیکی ساده (پاندول معکوس خطی<sup>1</sup>) و برنامه ریزی درجه دوم<sup>2</sup> برای راه رفتن استفاده می کند. همچنین بازخورد از سنسور های مفصل، باعث می شود راه رفتن مقاوم و پایدار نسبت به اغتشاش های کوچک داشته باشد. بنابراین به منظور راه رفتن ربات ناٹو کافی است با استفاده از این نرم افزار و انتخاب یکی از توابع که مختص مازول حرکتی ربات است، به این امر دست یافت [2]. همان طور که در شکل 1 نشان داده شده است، برای کنترل موقعیت ربات ناٹو، از یک کنترل کننده سطح پایین <sup>3</sup> استفاده می شود تا با تنظیم مقدار مناسب ولتاژ که به موتور هر مفصل اعمال می شود، ربات در هر لحظه در موقعیت دلخواه قرار بگیرد که این کار توسط تنظیم کردن مقادیر ورودی در توابع مختص راه رفتن ربات صورت می گیرد [3].

هدف اصلی این تحقیق، در گام اول طراحی یک موتور حرکتی (راه رفتن) برای ربات انسان نما ناٹو می باشد، تا توانایی راه رفتن پایدار را برای ربات ایجاد کند. به راستی حفظ و کنترل حرکت ربات بر روی مسیر مطلوب، یکی از اساسی ترین اهداف در کنترل حرکت ربات در حین بازی فوتیال است و در گام دوم تابیل براین است که ربات از نقطه A به نقطه B برسد و در عین حال در یک مسیر دلخواه گام ببرد. از آن جایی که برای کنترل یک سیستم نیاز به مدل آن سیستم است، بنابراین در قدم نخست برای انجام این تحقیق به یافتن مدل حرکت ربات با استفاده از روش های مرسوم شناسایی پرداخته خواهد شد، جایی که اطلاعاتی از ارطبه های سیستم وجود ندارد و تنها می توان از طریق آزمودن سیستم با ورودی های مختلف و اندازه گیری نتایج (خروجی) آن به روش های محاسباتی گوناگونی، مدل راه رفتن ربات ناٹو را استخراج نمود. سپس با مشخص شدن مدل مناسبی از حرکت ربات، به طراحی کنترل کننده با استفاده از روش کنترل پیش بین مبتنی بر مدل برای دستیابی به هدف مورد نظر، پرداخته خواهد شد. از آن جایی که سیستم مورد بررسی یک سیستم چند متغیره، ناپایدار و ورودی های سیستم دارای قیود می باشند. بنابراین لزوم استفاده از کنترل پیش بین به دلیل توانایی در مواجه با این گونه مسائل برگزیده شده است. بلوک دیاگرام کلی سیستم کنترلی در شکل 2 نشان داده شده است.



شکل 1 بلوک دیاگرام کنترل موقعیت سطح پایین استفاده شده در ربات ناٹو



شکل 2 نمای بلوکی سیستم کنترل راه رفتن ربات ناٹو به روش کنترل پیش بین

<sup>5</sup> Auto Regressive Moving Average (ARMAX)

<sup>6</sup> Zero moment point (zmp)

<sup>7</sup> low-level positional controller

<sup>8</sup> Preview control

1 مهندسی مکانیک مدرس، فروردین 1396. دوره 17. شماره 1

<sup>1</sup> Linear inverse pendulum

<sup>2</sup> Quadratic programming

<sup>3</sup> NAOqi Motion

<sup>4</sup> low-level positional controller

## 2- مدل سازی راه رفتن ربات ناٹو

به منظور به دست آوردن مدل راه رفتن ربات، با در نظر گرفتن این نکته، مسیرهایی که لازم است هر کدام از مفاصل ربات برای راه رفتن طی کند و همچنین به دست آوردن روابط ربات در معیارهای پایداری استفاده شده در این نوع راه رفتن، مورد بررسی قرار نگرفته است. حال آن که کل فرایند راه رفتن ربات به شکل یک سیستم واحد در نظر گرفته شده و آنچه که در این تحقیق انجام شده است این است که حرکت (جایه‌جایی) ربات در صفحه  $u-x$  به چه شکل انجام می‌پذیرد. گام اول در این بخش به منظور شناسایی یک مدل مناسب، انجام آزمایش‌های مکرر برای دست‌بایی به دسته‌ای از داده‌های ورودی و خروجی از سیستم است. آنچه برای فرمان‌دادن به ربات ناٹو در دسترس می‌باشد، پارامترهایی است در برنامه‌ای که برروی ربات اجرا می‌شود. برای اجرایتابع نرم افزاری<sup>۸</sup> ناٹوکی می‌توان از توابع گوناگونی که در مazzo مربوط به راه رفتن ربات وجود دارد، استفاده کرد در این میان به دلیل دقت و کارایی بالاتر در این تحقیق، از تابع SetWalkTargetVelocity استفاده شده است [24]. این تابع شامل ۴ آرگومان است: سه آرگومان سرعت (دو سرعت خطی در راستای محور  $u$ ،  $x$  و دیگری سرعت زاویه‌ای حول محور  $z$  دستگاه مختصات استاندارد ربات) که اعداد نرمال شده‌ای بین صفر و یک هستند و یک مشخصه برای فرکانس گام برداشت. بنابراین با انتخاب یک مقدار سرعت مناسب برای ربات در تابع مربوطه، آن را به حرکت واداشته و موقعیت ربات را در هر لحظه با استفاده از دوربینی که در بالای سر ربات نصب شده است و در مسابقات روبوکاپ در لیگ ربات‌های فوتبالیست سایز کوچک<sup>۹</sup> استفاده می‌شود و کلاهکی که بر روی سر ربات دارد اندازه‌گیری می‌گردد (شکل 3). بنابراین سه پارامتر به عنوان سیگنال خروجی انتخاب می‌شوند. دو پارامتر اول، موقعیت در راستای محورهای  $x$  و  $u$  و پارامتر سوم زاویه (میزان چرخش) ربات حول محور  $z$  دستگاه مختصاتی آن، یا به عبارت دیگر مقدار زاویه yaw است. بنابراین بردار حاصل از مختصات موقعیت ربات (دو پارامتر اول) در یک بازه زمانی، مشخص کننده مسیر طی شده توسط ربات در صفحه است. سپس در گام دوم یک ساختار<sup>۱۰</sup> یا مدل مناسب را برای سیستم تحت مطالعه انتخاب نموده، و با انتخاب یک روش شناسایی مناسب، که در این تحقیق روش حداقل مربعات خطای می‌باشد به تخمین پارامترها پرداخته خواهد شد. در گام سوم با ارزیابی<sup>۱۱</sup> مدل استخراج شده از درستی و دقت مدل اطمینان حاصل خواهد شد.



Fig. 3 The NAO robot having SSL cap

شکل 3 کلاهک SSL، نصب شده بر روی ربات

<sup>8</sup> Walk Engine

<sup>9</sup> Small Size League Vision(SSL)

<sup>10</sup> Structure or Model

<sup>11</sup> Validation

جهت<sup>۱</sup> مبتنی بر ZMP در مرجع [12] پیشنهاد شده است، که این روش کنترلی برای تولید مسیر مرکز ثقل<sup>۲</sup> اعمال می‌شود. مرجع [13] یک سیستم کنترلی مشاهده‌گر را برای راه رفتن دینامیکی ربات دوپا پیشنهاد می‌کند، این روش پیشنهادی یک کنترل کننده بازخورد را با الگوی پای تولید شده به صورت آنلاین ترکیب می‌کند تا یک راه رفتن پایدار را ایجاد کند. مرجع [14] یک راه رفتن حلقه بسته مقاوم مبتنی بر مرکز ثقل ربات ناٹو را معرفی کرده و همچنین یک راه حل تحلیلی برای سینماتیک معکوس ربات ناٹو ارائه کرده است. در حالی که راه حل‌های زیادی برای راه رفتن پایدار و کارا برای ربات ناٹو در محیط شبیه‌ساز ربات‌های راه رفتن پایداری<sup>۳</sup> یک شبکه ژنتیک الگوی مرکزی بهینه<sup>۴</sup> برای کنترل راه رفتن ربات ناٹو ارائه کرده است، که کنترل کننده CPG سه مفصل از هر پا را در نظر دارد و علاوه بر این استفاده از الگوریتم زنگیک برای بدست آوردن پارامترهای بهینه تا حد زیادی پیچیدگی الگوریتم را کاهش داده است. یک کنترل کننده پیش‌بین مبتنی بر مدل پاندول معکوس، با ارائه یک راه حل بهینه‌سازی شده برای مسائل درجه دوم<sup>۵</sup> در مرجع [17] پیشنهاد گردید. از دیگر موارد استفاده از کنترل پیش‌بین در کنترل ربات ناٹو می‌توان از مرجع [18] نام برد. در این مقاله با استفاده از مدل کارت تیبل<sup>۶</sup> یک مدل دینامیکی برای ربات ناٹو تخمین زده می‌شود و سپس از کنترل پیش‌بین تحت قیود تعریف شده در مسئله به منظور بهبود پایداری استفاده شده است. در [19] برای یک ربات زیردریابی از کنترل پیش‌بین برای پیش‌بینی و بی اثر کردن اغتشاشات واردۀ از امواج اقیانوس استفاده شده است. در [20] از سه الگوریتم متفاوت کنترل پیش‌بین مبتنی بر مدل غیر خطی برای یک بازوی دولینکی در شبیه‌سازی تست شده است. متیو و همکاران با استفاده از کنترل پیش‌بین، راه حلی برای کنترل راه رفتن ربات‌های دوپای زیرفعال<sup>۷</sup> در حضور اشباع گشتوار حرکت‌ها پیشنهاد کردند [21]. مرجع [22] یک کنترل کننده پیش‌بین غیرخطی بهمنظور بالا رفتن از پله برای ربات دوپا با ۵ درجه آزادی در حالی که از عرض و پهنای پله اطلاعی ندارد پیشنهاد گرده است در حالی که محدودیت محیط و پایداری در مسئله وجود دارد. مرجع [23] یک راه رفتن دوپا مبتنی بر سه مرکز جرم با مدل حرکت زاویه‌ای با استفاده از کنترل پیش‌بین را معرفی کرده است. این رویکرد به دنبال کاهش خطای مدل و کاهش افق نقطه ممان صفر است و همچنین دقت ریابی نقطه ممان صفر را بهبود بخشیده است.

در ادامه مقاله به صورت زیر تنظیم شده است: در بخش دوم مدل سازی راه رفتن ربات ناٹو که برای آن کنترل پیش‌بین طراحی می‌شود، معرفی خواهد شد. در بخش سوم به فرمول‌بندی کنترل پیش‌بین با استفاده از توابع لاغر پرداخته خواهد شد. نتایج شبیه‌سازی حاصل از شناسایی و مدل استخراج شده و ارزیابی مدل به ترتیب در بخش چهارم، پنجم و ششم مورد بررسی قرار خواهد گرفت. نتایج شبیه‌سازی حاصل از اعمال کنترل کننده طراحی شده و کنترل کننده تنسی‌انترگالی و مشتق<sup>۸</sup> و مقایسه انجام شده بین این دو، در بخش هفتم، هشتم و نهم آورده شده است. در پایان در بخش دهم نتیجه‌گیری حاصل از مقاله ارائه خواهد شد.

<sup>1</sup> Omni directional walking

<sup>2</sup> Center of mass trajectories

<sup>3</sup> optimized central pattern generator(CPG)

<sup>4</sup> Quadratic problem

<sup>5</sup> Cart and table model

<sup>6</sup> Underactuated

<sup>7</sup> Proportional, integral and derivative (PID)

به طوری که  $y(k+i|k)$  نشان دهنده خروجی در لحظه‌ی زمانی  $k+i$  براساس حالت در لحظه‌ی زمان  $k$  یعنی  $x(k)$  است. براساس مدل فضای حالت جدید به دست آمده، بردار متغیر خروجی به فرم ماتریسی (5) نمایش داده می‌شود:

$$Y = Fx(k_i) + \varphi \Delta U \quad (5)$$

به طوری که:

$$F = \begin{bmatrix} CA \\ CA^2 \\ CA^3 \\ \vdots \\ CA^{N_p} \end{bmatrix}$$

$$\varphi = \begin{bmatrix} CB & 0 & 0 & \cdots & 0 \\ CAB & CB & 0 & \cdots & 0 \\ CA^2B & CAB & CB & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ CA^{N_p-1}B & CA^{N_p-2}B & CA^{N_p-3}B & \cdots & CA^{N_p-N_c}B \end{bmatrix} \quad (6)$$

هدف کنترل پیش‌بین آن است که خروجی پیش‌بینی شده در لحظه زمانی  $i+k$  بر اساس مدل را تا حد ممکن به مقدار مراجع از پیش‌تunیین شده برساند. فرض کنید که بردار خروجی مرجع به صورت (7) باشد:

$$R_s^T = [1 \ 1 \ \cdots \ 1]_{N_p} r(k) \quad (7)$$

و تابع هزینه نیز به صورت رابطه (8) باشد:

$$J = (R_s - Y)^T (R_s - Y) + \Delta U^T \bar{R} \Delta U \quad (8)$$

به طوری که بخش اول این تابع هزینه برای کمینه‌سازی خطای خروجی پیش‌بینی شده و مقدار مرجع است، و بخش دوم برای کمینه‌سازی حداکثر تلاش در این مسیر می‌باشد. همچنین  $R$  ماتریس وزن روی ورودی است، که ماتریس قطری می‌باشد. پاسخ بهینه یک دنباله از ورودی‌های است اما تنها المان اول از این دنباله به سیستم اعمال می‌گردد، بنابراین:

$$\Delta U = (\varphi^T \varphi + \bar{R})^{-1} \varphi^T (\bar{R}_s r(k_i) - Fx(k_i))$$

$$\left\{ \begin{array}{l} R_s = \overbrace{[111 \dots 1]}^N r(k_i) = \bar{R}_s r(k_i) \\ \bar{R}_s = \overbrace{[111 \dots 1]}^N \end{array} \right\} \quad (9)$$

### 2-3- کنترل پیش‌بین همراه با قیود

در دنیای واقعی سیستم‌ها دارای محدودیت یا قیود متعددی هستند. با توجه به این که در سیستم مورد بررسی نیز برای به حرکت در آوردن ربات، انتخاب سرعت در محدوده یک و منهای یک مجاز است و همچنین با توجه به این که تغییر ناگهانی سرعت، ممکن است که منجر به ناپایداری و در نتیجه واژگونی ربات گردد، بنابراین چنین محدودیت‌هایی در طراحی کنترل کننده باید رعایت گردد. با اضافه شدن قیود و عدم قطعیت‌ها نقش کنترل پیش‌بین بر حسنسته می‌شود. در کنترل پیش‌بین در هر گام نمونه برداری مسئله بهینه‌سازی باید به پاسخ بهینه برسد، در نتیجه سرعت انجام محاسبات مسئله بهینه‌سازی اهمیت ویژه‌ای دارد. بنابراین با بهره‌گیری از توابع لاغر می‌توان تعداد قیود در افق پیش‌بینی را کاهش داد و در نتیجه از بار محاسبات کاست [26]. محدودیت‌ها در انداره و نرخ تغییرات سیگنال کنترلی و محدودیت در خروجی به صورت (10) در نظر گرفته می‌شود.

$$\begin{aligned} u_{\min} &\leq u(k) \leq u_{\max} \\ \Delta u_{\min} &\leq \Delta u(k) \leq \Delta u_{\max} \\ y_{\min} &\leq y(k) \leq y_{\max} \end{aligned} \quad (10)$$

با اضافه نمودن این سه محدودیت به تابع هدف، مسئله کمینه‌سازی

### 2-1- شناسایی با استفاده از روش حداقل مربعات خطای

در روش حداقل مربعات این واقعیت در نظر گرفته می‌شود که هرگونه اندازه‌گیری از اطلاعات، همراه با خطای نویز می‌باشد. از طرفی حتی با فرض بدون خطای بودن اندازه‌گیری‌ها، معمولاً ساختار در نظر گرفته شده برای مدل‌سازی سیستم نیز با واقعیت سیستم اختلاف دارد [25]. اگر مجموعه و برآیند این دو نوع خطای ناشی از تعریف ساختار و خطای ناشی از اندازه‌گیری با سیگنال  $\bar{e}$  نشان داده شود، در روش حداقل مربعات هدف این است که، پارامترها طوری تخمین زده شوند، که مجموع مربعات خطای  $\sum e_t^2$  حداقل گردد. در مرجع [25] به طور مفصل به این مبحث پرداخته شده است.

### 3- الگوریتم کنترل پیش‌بین

در این بخش به معرفی و بیان ریاضی کنترل پیش‌بین و نحوه بدست آوردن معادلات حاکم بر آن پرداخته می‌شود. نکته‌ی قابل تذکر این که ایده‌ی استفاده از توابع لاغر در طراحی کنترل پیش‌بین اولین بار توسط ونگ در [26] و [27] معرفی شده است.

### 4- فرمول‌بندی کلی کنترل پیش‌بین

اساس این روش کنترلی بر حل یک مسئله کنترل بهینه در هر فاصله نمونه برداری استوار است. بدین شکل که ابتدا با استفاده از یک مدل پیش‌بینی، خروجی‌های آینده را برای یک افق محدود پیش‌بینی می‌کند. و با استفاده از کمینه‌سازی یک تابع معیار، ورودی‌های آینده را بر روی افق پیش‌بین به دست می‌آورد و تنها عنصر اول از این سری را به عنوان ورودی به سیستم اعمال می‌کند. در دوره نمونه‌برداری بعدی یک مسئله کنترل بهینه جدید بر اساس اندازه‌گیری‌های جدید فرموله و حل می‌گردد. این استراتژی که به استراتژی افق کاهنده معروف است به طور تکراری در هر لحظه نمونه‌برداری اجرا می‌گردد. در روش‌های کنترل بهینه بر اساس دینامیک شناخته شده از سیستم و با استفاده از معادلات دینامیک موجود، مقادیر کنترل به گونه‌ای به دست می‌آید که یک معیار عملکرد مفروض بهینه گردد. این مبحث و روابط ریاضی مربوطه به طور مفصل در مرجع [26] مورد بررسی قرار گرفته است. سیستم با معادلات گستته فضای حالت (1) دارای  $m$  ورودی و  $q$  خروجی و تعداد حالت‌های آن برابر  $n$  می‌باشد. هدف آن است که بتوان خطای حالت ماندگار هر یک از خروجی‌ها را به صفر رساند [26].

$$x_m(k+1) = A_m x_m(k) + B_m u(k) \quad (1)$$

$$y(k) = C_m x_m(k)$$

به طوری که  $u$  بردار ورودی کنترلی،  $y$  بردار خروجی سیستم و

$$\Delta x_m(k) \text{ و } y(k) \text{ بردار حالت جدید به صورت رابطه (2) تعریف می‌شود:}$$

$$x(k) = [\Delta x_m(k)^T \ y(k)]^T \quad (2)$$

بعد از تفاضل‌گیری و ترکیب روابط بالا، فضای حالت جدید به صورت

$$\text{رابطه (3) خواهد بود.}$$

$$\begin{aligned} \begin{bmatrix} x(k+1) \\ \Delta x_m(k+1) \\ y(k+1) \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} A & & C \\ 0_m^T & I & \\ C_m A_m & & I \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x(k) \\ \Delta x_m(k) \\ y(k) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B \\ B_m \\ C_m B_m \end{bmatrix} \Delta u(k) \\ y(k) &= \begin{bmatrix} 0_m & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta x_m(k) \\ y(k) \end{bmatrix} \end{aligned} \quad (3)$$

ماتریس  $0_m$  به صورت (4) تعریف می‌شود:

$$0_m = \begin{bmatrix} n_1 & & & \\ 0 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \quad (4)$$

که رابطه بازگشتی آن به صورت (13) خواهد شد:

$$\begin{aligned} L(k+1) &= A_l L(k) \\ \Gamma_k(z) &= \Gamma_{k-1}(z) \frac{z^{-1} - 1}{1 - az^{-1}} \\ \Gamma_1 &= \frac{\sqrt{1 - a^2}}{1 - az^{-1}} \end{aligned} \quad (13)$$

که در آن شرایط اولیه به صورت (14) خواهد بود:

$$L(0)^T = \sqrt{\beta} [1 \quad -a^2 \quad -a^3 \quad \dots \quad (-1)^{N-1} \quad a^{N-1}] \quad (14)$$

ماتریس  $A_l$  یک ماتریس  $n \times n$  است، که تابع دو پارامتر  $\alpha, \beta$  است. همان قطب توابع و  $\beta$  بر حسب  $\alpha$  به صورت رابطه (15) قبل تعریف است:

$$\beta = (1 - a^2) \quad (15)$$

#### 4- نتایج شبیه‌سازی شناسایی مدل در فاز جابه‌جایی

در این بخش با داشتن دو ورودی (سرعت درجهات  $x, y$ ) و دو خروجی (موقعیت ربات درجهات محورهای  $x, y$ ) ابعاد ماتریس  $2 \times 2$  خواهد بود. با شناسایی هر چهار تابع تبدیل ماتریس  $G$  به فرم (16) به دست می‌آید:

$$\begin{bmatrix} x \\ y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} G_{11} & G_{12} \\ G_{21} & G_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_x \\ V_y \end{bmatrix}, \quad \begin{array}{ll} G_{11} = \frac{x}{V_x} & \text{if } V_y = 0 \\ G_{21} = \frac{y}{V_x} & \text{if } V_y \neq 0 \\ G_{12} = \frac{x}{V_y} & \text{if } V_x = 0 \\ G_{22} = \frac{y}{V_y} & \text{if } V_x \neq 0 \end{array} \quad (16)$$

همان‌طور که پیش‌تر ملاحظه شد، هر بار تنها یک ورودی به سیستم اعمال می‌شود، بنابراین لازم است هنگام محاسبه هر درایه از ماتریس، ورودی دیگر صفر باشد و چون ورودی‌ها سرعت هستند، هر بار تنها در یکی از جهات  $x$  و  $y$  سرعت خواهیم داشت و ربات تنها دو مسیر، مستقیم (در جهت  $x$ ) و به پله (در جهت  $y$ ) را خواهد پیمود.

برای انتخاب مناسب بردار مرتب، اندکی آزمون و خطای ما را به مقصد می‌رساند. هر چند بهره جستن از اطلاعات کلی به عنوان قیودی که باعث می‌شود تعداد آزمون‌ها کاسته شود مفید خواهد بود. برای مثال در اینجا این واقعیت به عنوان کران بالا برای تست مراتب مختلف در نظر گرفته شده است، که مرتبه سیستم‌های مکانیکی عموماً کمتر از 3 است.

مطابق جدول‌های 1 و 2 در میان سه انتخاب موجود برای مرتب توابع تبدیل، پس از آزمودن هر سه و مقایسه نتایج آنها نهایتاً تابع تبدیل مرتبه اول انتخاب گردید. زیرا میزان بهبود آنها در تطبیق با سیستم افزایش چشمگیری نداشته و به همین دلیل توجیه مناسبی برای افزایش مرتبه سیستم وجود نخواهد داشت.

بنابراین مدل بدست‌آمده نهایی با استفاده از روش حداقل مربعات خطای فاز جابه‌جایی (راهبردی) ربات ناچو در قالب چهار تابع تبدیل در جدول 3 و جدول 4 ارائه شده است. ماتریس کواریانس تخمین بیان

جدول 1 مقایسه نتایج هم‌خواهی توابع تبدیل با مرتبه‌های یک، دو و سه

Table 1 The comparison of first, second and third order transfer function

فرکانس ورودی: 1 هرتز		زمان نمونه‌برداری: 0.04 ثانیه	مدل	
سرعت ربات: 0.8 سانتی‌متر بر ثانیه		داده‌های آموزش: 600	مرتبه	
$G_{11}$	$G_{21}$			
3	2	1	3	2
96.5%	96.3%	96.08%	89.9%	89.4%
			درصد انتطباق	89.2%

پیچیده‌تر خواهد شد و بنابراین حل آن نمی‌تواند بهوضوح و روشنی حالت بدون قید به دست آید. بنابراین کنترل پیش‌بین با درنظر گرفتن قیود نیاز به بهینه‌سازی بلاذرگ با استفاده از مسئله برنامه‌ریزی درجه دوم<sup>1</sup> دارد که در مرجع [26] به طور کامل به آن پرداخته شده است.

#### 3-3- فرمول‌بندی دوباره کنترل پیش‌بین با استفاده از بسط توابع لاغر

یکی از مهم‌ترین چالش‌هایی که بر سر راه پیاده‌سازی عملی کنترل پیش‌بین وجود دارد و اعمال آن را محدود کرده است، بار محاسباتی برخط<sup>2</sup> این کنترل کننده می‌باشد [27]. یکی از روش‌هایی که برای کاهش حجم محاسباتی کنترل کننده پیش‌بین استفاده می‌شود آن است که سیگنال کنترل به صورت تابعی از شرایط اولیه به صورت خارج از خط<sup>3</sup> محاسبه شده و در یک جدول مراجعه‌ای قرار می‌گیرد، تا کنترل کننده به صورت برخط، با توجه به شرایط اولیه سیستم به این جدول مراجعه نموده و ورودی کنترلی را برای سیستم محاسبه کند. این روش توانسته است در سیستم‌های کوچک سرعت را تا 100 برابر افزایش دهد [28]. اما در این روش با افزایش پارامترهایی چون افق پیش‌بینی، افق کنترل، تعداد حالت‌ها و ورودی‌ها، تعداد المان‌های این جدول افزایش می‌یابد. بنابراین در سیستم‌های بزرگ اجرای این روش عملی نیست. یکی از رویکردهای بسیار مناسب برای کاهش بار محاسباتی این کنترل کننده استفاده از توابع لاغر در طراحی آن می‌باشد. با پارامتری کردن دنباله سیگنال کنترل می‌توان به طور مؤثری تعداد قیود موجود در افق پیش‌بینی و در نتیجه تعداد پارامترهایی که در هر گام کنترل کننده با آن سرو کار دارد را کاهش داده و بار محاسباتی این کنترل کننده برای سیستم‌هایی در توابع دینامیک سریع را کم کرد. علاوه بر این یک عامل کاهشی نمایی در توابع لاغر وجود دارد که تضمین کننده همگرایی تفاضل سیگنال کنترل به سمت صفر، بعد از یک مدت زمان گذار می‌باشد. بنابراین در بیشتر موارد می‌توان تعداد قیود موجود در مسئله کنترل پیش‌بین را نیز کاهش داد [26].

برای فرمول‌بندی دوباره کنترل پیش‌بین و ساده‌سازی پاسخ آن، توابع لاغر جهت بیان مسئله اصلی مورد استفاده قرار می‌گیرد. علاوه بر این با استفاده از این توابع می‌توان پارامترهای زیادی که در افق‌های پیش‌بینی طولانی وجود دارد را با تعداد کمتری پارامتر جایگزین نمود.

توابع لاغریک مجموعه از توابع گسسته با پایه‌ی متعامد هستند که تبدیل  $z$  آنها به صورت روابط (11) بیان می‌شوند:

$$\begin{aligned} \Gamma_1(z) &= \frac{\sqrt{1 - a^2}}{1 - az^{-1}} \\ \Gamma_1(z) &= \frac{\sqrt{1 - a^2}}{1 - az^{-1}} z^{-1} - a \\ &\vdots \\ \Gamma_N(z) &= \frac{\sqrt{1 - a^2}}{1 - az^{-1}} \frac{(z^{-1} - a)^{N-1}}{1 - az^{-1}} \end{aligned} \quad (11)$$

به طوری که پارامتر  $a$  قطب توابع لاغر است که به آن فاکتور مقیاس<sup>4</sup> نیز گفته می‌شود. برای پایداری باید  $-1 \leq a \leq 0$  باشد. با توجه به بخش مشترکی که در همه ترم‌های توابع لاغر وجود دارد، می‌توان جملات را به صورت بازگشتی نوشت. فرم زمانی توابع لاغر به صورت (12) است:

$$L(k) = [l_1(k) \quad l_2(k) \quad \dots \quad l_N(k)]^T \quad (12)$$

<sup>1</sup> Quadratic Programming Problem(QP)

<sup>2</sup> On line

<sup>3</sup> Off line

<sup>4</sup> Scaling factor

استخراج شده در فاز چرخش، در بخش بعدی مورد بررسی قرار می‌گیرد.  
بنابراین مطابق شکل 4 می‌توان مشاهده نمود که تفاوت بین خروجی واقعی سیستم (موقعیت ربات در  $x$  و  $y$ ) و خروجی حاصل از مدل بسیار ناچیز می‌باشد.

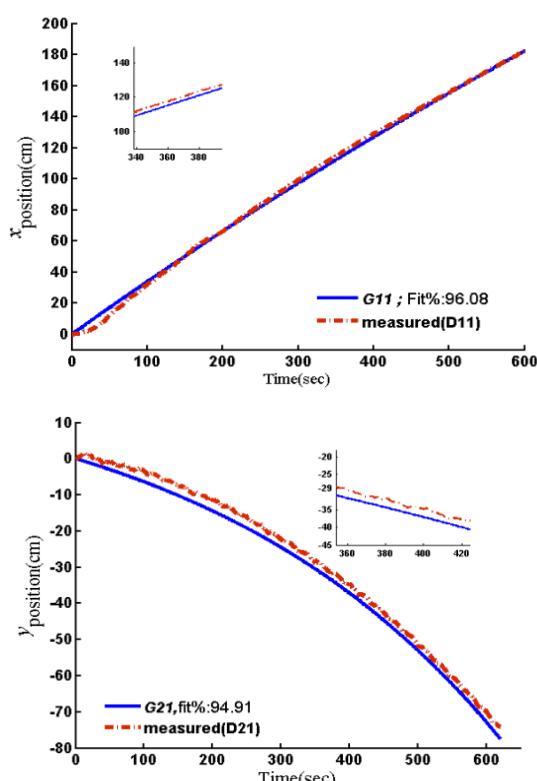
### 5- نتایج شبیه‌سازی شناسایی مدل در فاز چرخش

در این قسمت هدف این است که چرخش ربات را در قالب یکتابع تبدیل مدل گردد. از آن جایی که به طور کلی در این تحقیق ورودی سرعت و خروجی موقعیت، در نظر گرفته شده است. در اینجا نیز مدل گسسته‌ای که سرعت زاویه‌ای (ورودی) را به زاویه ربات (خروجی) بر حسب درجه در هر لحظه مربوط می‌کند مدل چرخش ربات نامیده می‌شود که رابطه (17) این مدل را نشان می‌دهد.

$$\theta = G_\theta(q)V_\theta \quad (17)$$

بنابراین در این فاز با توجه به نحوه تعریف متغیرها و فرض مستقل بودن کاتال‌ها، مدل استخراج شده، تک ورودی‌تک خروجی می‌باشد. مدل به دست آمده نهایی در قالب یکتابع تبدیل گسسته، در جدول 5 ارائه شده است.

مشابه فاز جابه‌جایی در این قسمت نیز نتایج برای توابع تبدیل با هر سه مرتبه محاسبه گردید و نتایج آن‌ها در جدول 6 مقایسه شد. در این بخش نیز به دلیل تشابه در میزان هم‌خوانی در هر سه مرتبه، در نهایت تابع تبدیل مرتبه اول انتخاب گردید. شکل 6 توانایی مدل شناسایی شده را با خروجی واقعی مقایسه می‌کند به وضوح مشخص است که مدل استخراج شده در فاز چرخش نیز به خوبی مدل در فاز جابه‌جایی می‌باشد.



**Fig. 4** The Comparison of real and model output in forward path  
شکل 4 مقایسه خروجی واقعی و خروجی حاصل از در حرکت رو به جلو

جدول 2 مقایسه نتایج هم‌خوانی توابع تبدیل با مرتبه‌های یک، دو و سه

فرکانس ورودی: 1 هرتز	زمان نمونه برداری: 0.04 ثانیه
سرعت ربات: 0.8 سانتی‌متر بر ثانیه	داده‌های آموزش: 600
G <sub>12</sub>	G <sub>22</sub>

مرتبه	مدل
3	2
88.1%	88%

درصد انطباق

می‌کند که بردار پارامترهای تخمین زده شده، چقدر قابل اعتماد است. در این خصوص فقط درایه‌های روی قطر اصلی ماتریس کواریانس، بررسی می‌شوند. اگر به درایه‌های قطر اصلی ماتریس کواریانس هر چهار تابع تبدیل در جداول مربوط به هر یک توجه شود، مشاهده می‌گردد که اعداد سیار کوچکی هستند بنابراین می‌توان ادعا کرد تخمین پارامترها به خوبی انجام گرفته است. جدول‌های 3 و 4 به ترتیب مشخصات مدل بدست آمده در حرکت مستقیم و به پهلو را نشان می‌دهد که با درصد قابل قبولی با داده‌های واقعی هم‌خوانی دارد و همچنین درایه‌های قطر اصلی ماتریس کواریانس به لحاظ عددی، کوچک می‌باشند. یعنی تخمین پارامترها به خوبی انجام شده است.

به منظور قابل لمس بودن و حصول اطمینان بیشتر خروجی واقعی با خروجی حاصل از مدل استخراج شده در قالب شکل 4 و شکل 5 مورد مقایسه قرار گرفته است. شکل 4 مقایسه خروجی حاصل از مدل بدست آمده در حرکت مستقیم را با خروجی واقعی نمایش می‌دهد، به عبارت دیگر در حرکت مستقیم با اعمال سرعت در راستای  $x$  با استفاده از تابع تبدیل  $G_{21}$  و  $G_{11}$  می‌توان موقعیت ربات را در محور مختصات به ترتیب در محور  $x$  و  $y$  محاسبه نمود.

به همین ترتیب شکل 5 نیز مقایسه خروجی حاصل از مدل (G<sub>12</sub>) و (G<sub>22</sub>) در حرکت به پهلو را با خروجی واقعی نمایش می‌دهد. همان‌گونه که مشاهده می‌شود خطای بین این دو بسیار ناچیز می‌باشد. بنابراین در فاز جا به جایی، هر چهار تابع تبدیل به لحاظ دقت مورد تأیید بوده و خطای ناچیز بین خروجی واقعی و خروجی حاصل از مدل بیانگر تخمین خوب با

جدول 3 مشخصات تابع تبدیل  $G_{21}, G_{11}$

**Table 3** The transfer function of  $G_{11}, G_{21}$

خروجی: مؤلفه $x$ مختصات	(Vx)	ورودی: حرکت مستقیم
$G_{11} = z^{-5} \times \frac{0.4327}{1 - z^{-1}}$	$cov_{thtahat} = 1.0e - 04 \times [0.0000 \quad 0.0009]$	$fit_{vector} = 96.0837$
خروجی: مؤلفه $y$ مختصات	(Vy)	ورودی: حرکت مستقیم
$G_{21} = z^{-5} \times \frac{-0.07153}{1 - 1.002z^{-1}}$	$cov_{thtahat} = 1.0e - 04 \times [-0.0001 \quad -0.0022]$	$fit_{vector} = 94.9125$

جدول 4 مشخصات تابع تبدیل  $G_{22}, G_{12}$

**Table 4** The transfer function of  $G_{22}, G_{12}$

خروجی: مؤلفه $x$ مختصات	(Vx)	ورودی: حرکت به پهلو
$G_{12} = z^{-5} \times \frac{0.06861}{1 - 1.001z^{-1}}$	$cov_{thtahat} = 1.0e - 06 \times [0.0004 \quad 0.0114]$	$fit_{vector} = 87.9526$
خروجی: مؤلفه $y$ مختصات	(Vy)	ورودی: حرکت به پهلو
$G_{22} = z^{-5} \times \frac{0.1726}{1 - 1.001z^{-1}}$	$cov_{thtahat} = 1.0e - 06 \times [0.0001 \quad 0.0033]$	$fit_{vector} = 95.3521$

استفاده از روش حداقل مربعات خطای می‌باشد. به همین ترتیب نیز مدل

### ۶- ارزیابی مدل

در شناسایی مدل مورد نظر، یکی از فرضهای ساده کننده این بود که سیستم تحت مطالعه خطی است، بهمین دلیل مدل به دست آمده حتماً باید ارزیابی گردد. اگر نتیجه ارزیابی مدل مشتب باشد در آن صورت از مدل استفاده می شود، ولی اگر نتیجه ارزیابی منفی باشد باید به کلیه مراحل قبل بازگشته تا ریشه مشکل مورد بررسی قرار گیرد [25].

یکی از روش های ارزیابی مدل، مقایسه خروجی واقعی و خروجی مدل شبیه سازی شده یا به عبارت دیگر محاسبه خطای مانده ( $\hat{e}$ ) می باشد. مبنای این روش به صورت نموداری است و عموماً نگاه به نمونه منحنی خطای می توان در مورد میزان قابل اعتماد بودن مدل اظهار نظر کرد [25].

با توجه به شکل های 7 و 8 که خطای حاصل از خروجی واقعی و خروجی شبیه سازی شده، برای هر چهار تابع تبدیل در فاز جابه جایی را نشان می دهد، می توان نتیجه گرفت که مدل به دست آمده قابل اطمینان می باشد و آنچه اهمیت دارد آن است که مدل به دست آمده با این شیوه برای نوع کاربردی که از ابتدا برای آن در نظر گرفته شده بود، مناسب بوده و جوابگوی نیاز مسئله می باشد.

توجه به این نکته ضروری است که داده های به دست آمده در مرحله شناسایی مدل، همگی حاصل آزمایش های بوده اند، که برای بخش مدل سازی مورد استفاده قرار گرفته اند. در حالی که برای انجام فرآیند صحه گذاری مدل، سری دیگری از آزمایش ها با انجام تغییرات مورد نظر در پارامترها و یا ترکیبی از موارد پیشین در یک آزمایش برای هر فاز انجام شده است. بنابراین برای ارزیابی نهایی، مدل استخراج شده با سایر مقادیر ورودی (سرعت های متفاوت) مورد بررسی قرار گرفته و نتایجی که

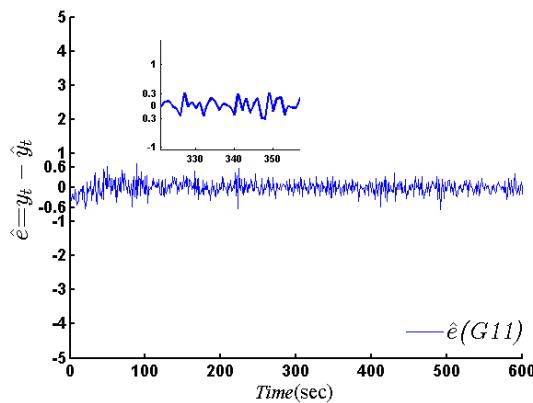
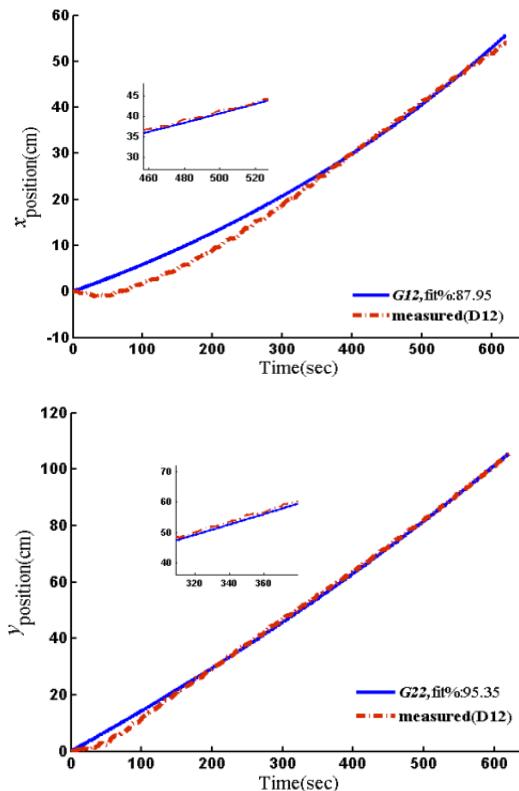


Fig.7 The error diagram after identification  $G_{11}, G_{12}$

شکل 7 نمودار خطای پس از شناسایی  $G_{11}, G_{12}$



شکل 5 مقایسه خروجی واقعی و خروجی حاصل از مدل در حرکت به پهلوی ربات

جدول 5 مشخصات تابع تبدیل  $G_{33}$

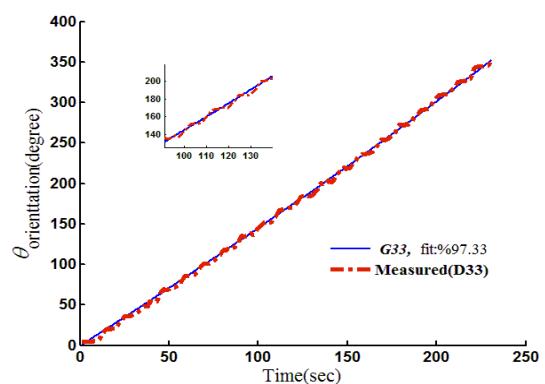
Table 5 The transfer function of  $G_{33}$

ورودی: جرخیش: زاویه چرخش	$(V_{theta})$
$G_{33} = z^{-5} \times \frac{1.745}{1 - 1.001z^{-1}}$	$cov_{thtahat} = \begin{bmatrix} 0.0000 & 0.0006 \\ 0.0006 & 0.1866 \end{bmatrix}$

جدول 6 مقایسه نتایج هم خوانی توابع تبدیل با مرتبه های یک، دو و سه

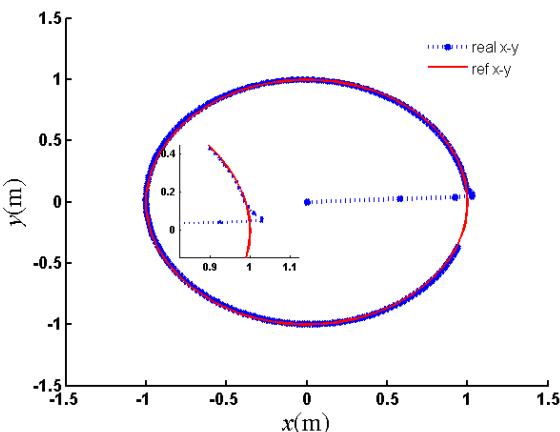
Table 6 The comparison of first, second and third order transfer function

زمان نمونه برداری: 0.04 ثانیه	داده های آموزش: 600	مرتبه
فرکانس ورودی: 0.8 سانتی متر بر ثانیه	سرعت ربات: 0.8 سانتی متر بر ثانیه	مدل
	$G_{33}$	3
		2
		1
		درصد انطباق
	97.3%	96.7%
		97.3%



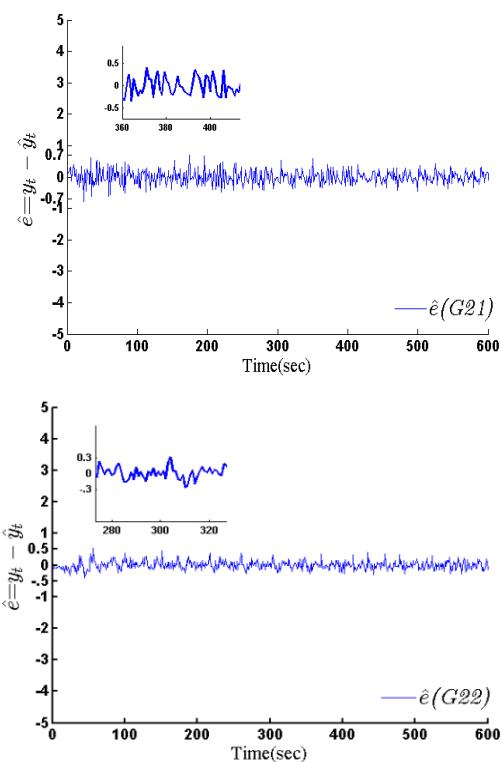
شکل 6 مقایسه خروجی واقعی و مدل در فاز چرخش

را انجام بدهد. بنابراین با ساختن یک دایره با شعاع یک، به عنوان مسیر مرجع، هدف ریدیابی تمام نقاط آن توسط ربات خواهد بود. همان‌طور که در نمای دوبعدی شکل ۹ واضح است، کنترل کننده پیش‌بین باوجود شرایط آغازین در ریدیابی مسیر، عملکرد موفقی داشته است. ربات پس از حدود ۵ ثانیه روی مسیر هدف مستقر شده است و خطای حالت ماندگار صفر است. شکل ۱۰ سیگنال کنترلی و نرخ تغییرات تحت قیود تعیین شده را، برای ریدیابی مسیر دایره نمایش می‌دهد، که از حدود تعیین شده تجاوز نکرده و تحت قیود موجود در مسئله که برای سرعت ربات ( $1 \leq u \leq -1$ ) و نرخ تغییرات سرعت ( $0.5 \leq \Delta u \leq -0.5$ ) وجود دارد این ریدیابی مسیر را به خوبی انجام می‌دهد.

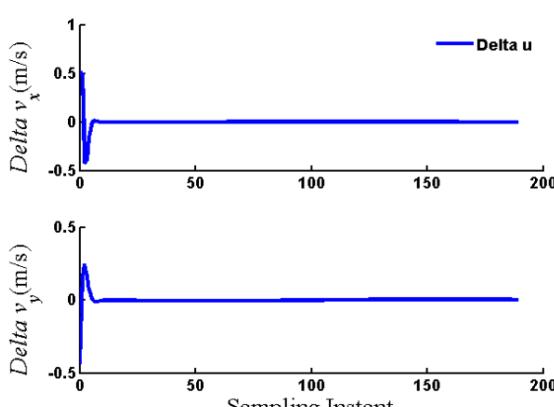
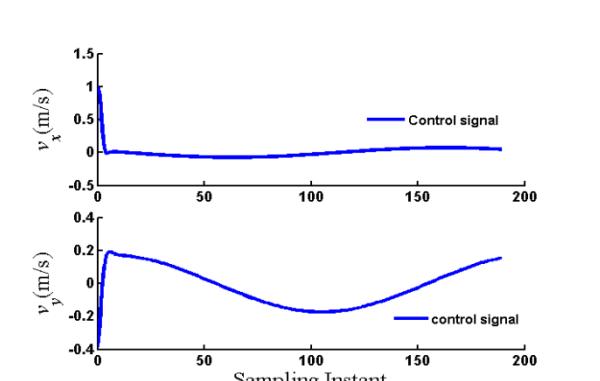


شکل ۹ ریدیابی مسیر مرجع دایره با در نظر گرفتن قیود

شکل ۹ ریدیابی مسیر مرجع دایره با در نظر گرفتن قیود

شکل ۸ نمودار خطای پس از شناسایی  $G_{21}$ 

شکل ۸ نمودار خطای پس از شناسایی  $G_{21}, G_{22}$



شکل ۱۰ نرخ تغییرات  $0.5 \leq \Delta u \leq 1$  و سیگنال کنترلی  $-1 \leq u \leq 1$  در ریدیابی مسیر دایره

حاصل گردید قابل قبول بوده و رضایت بخش بوده است. پس از ارزیابی مدل و حصول اطمینان از صحت مدل شناسایی شده، با بررسی صفر و قطب‌های مدل استخراج شده مشاهده می‌شود که به علت وجود سه قطب (۱.۰۰۱ و ۱.۰۰۲ و ۱.۰۰۱ و ۱.۰۰۱)، یک صفر سمت راست (۱.۰۰۱۹)، مدل شناسایی شده ناپایدار است.

بنابراین لزوم به کارگیری روش کنترلی که قادر به مواجه با سیستم‌های ناپایدار می‌باشد، به روشنی واضح می‌باشد. که در بخش آتی به توانایی کنترل کننده پیش‌بین در مواجه با این نوع سیستم‌ها پرداخته خواهد شد.

پس از ارزیابی مدل و حصول اطمینان از صحت مدل شناسایی شده، با بررسی صفر و قطب‌های مدل استخراج شده خواهیم دید که به علت وجود سه قطب (۱.۰۰۱ و ۱.۰۰۲ و ۱.۰۰۱ و ۱.۰۰۱)، یک صفر سمت راست (۱.۰۰۱۹)، مدل شناسایی شده ناپایدار است.

بنابراین لزوم به کارگیری روش کنترلی که قادر به مواجه با سیستم‌های ناپایدار می‌باشد، به روشنی واضح می‌باشد. که در بخش آتی به توانایی کنترل کننده پیش‌بین در مواجه با این نوع سیستم‌ها پرداخته خواهد شد.

#### ۷- نتایج شبیه‌سازی ریدیابی مسیر با استفاده از کنترل پیش‌بین

در بحث مربوط به راهبری ربات مسیرهای وجود دارند که تمایل برآن است ربات بر روی آنها طی مسیر کند تا به هدف خود یعنی توب و یا دروازه حریف دسترسی پیدا کند در این بخش به ریدیابی مسیرهای پرداخته خواهد شد که ریدیابی آن توسط ربات مورد نیاز و در عین حال مشکل است.

مسیر اول مسیری است که تمایل برآن است ربات حرکت بروی دایره

ربات و تعادل آن دارد. هر چه سختی سطح بیشتر باشد (سطح غیر الاستیک)، به این معنی که پای ربات در هنگام راه رفتن کمتر در سطح فرو می‌رود و پایداری بیشتری به دست می‌آید، زیرا فرورفتگی پای ربات در سطح قابل توجهی بر پایداری ربات تأثیر می‌گذارد. بنابراین به عنوان چالشی برای آزمایش عملکرد کنترل کننده پیش‌بین، تغییر جنس موکت یا به عبارت دیگر تغییر ضریب اصطکاک را به عنوان اغتشاش بیرونی به سیستم در نظر گرفته و رویکرد کنترل کننده پیش‌بین برای حذف اثر اغتشاش در این بخش بررسی خواهد شد. در این شبیه‌سازی مسیر در نظر گرفته شده برای ربات دنبال نمودن مسیر دایره می‌باشد. شکل 13 عملیات ریدیابی مسیر توسط ربات را در حضور عامل اغتشاش (تغییر جنس موکت) با نیروی ثابت  $N$  را در زمان نمونه‌برداری 100 تا 300 نشان می‌دهد. همان‌طور که در شکل 13 مشاهده می‌شود تغییر ضریب اصطکاک، مسیر طی شده توسط ربات رادر راستای  $y$ - $x$  تحت تأثیر قرار می‌دهد و نسبت به مسیر اصلی دچار انحراف می‌شود ولی پس از طی مسیر کمتر از 0.1 متر دوباره به مسیر اصلی بازگشت و طی مسیر می‌کند، و پایداری کلی ربات حفظ می‌شود.

#### 7-2- نتایج شبیه‌سازی روش کنترل پیش‌بین در حضور عامل نویز اندازه‌گیری

از آنجایی که خروجی سیستم (موقعیت ربات در هر لحظه) قابل اندازه‌گیری می‌باشد و هر سیگنالی که اندازه‌گیری شود همراه با نویز خواهد بود، بنابراین در این بخش عملکرد کنترل پیش‌بین در حضور نویز، مورد بررسی خواهد گرفت. برای شبیه‌سازی نویز اندازه‌گیری یک دنباله از نویز سفید با انحراف معیار 0.01 به خروجی اضافه می‌شود. شکل 14 عملکرد کنترل پیش‌بین را در حضور نویز اندازه‌گیری نمایش می‌دهد.

#### 8- نتایج شبیه‌سازی ریدیابی مسیر با استفاده از کنترل PID

شکل 15 بلوک دیاگرام سیستم ربات ناٹو به همراه کنترل کننده PID را نشان می‌دهد. در طراحی این کنترل کننده نیز هدف، ریدیابی مسیرهایی است که در بخش پیشین بررسی شد. بنابراین با طراحی سه کنترل کننده PID برای هر سه کانال خروجی موردنظر، به بررسی مسیر دایره، که مسیر چالش برانگیزی می‌باشد، پرداخته خواهد شد.

با توجه به این که سیستم مورد بررسی چندمتغیره می‌باشد، در نتیجه

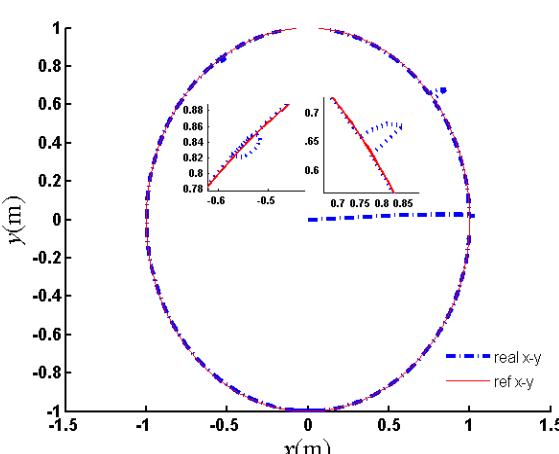


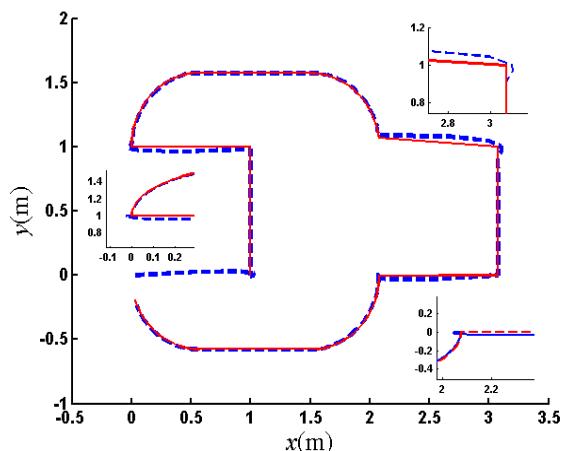
Fig.13 The circular trajectory tracking in the presence of disturbance

شکل 13 ریدیابی مسیر دایره در حضور اغتشاش

شکل 11 در نمای دو بعدی توانایی کنترل پیش‌بین در ریدیابی مسیر ترکیبی توسط ربات را نشان می‌دهد. شکل 12 نیز سیگنال کنترلی و نرخ تغییرات در ریدیابی این مسیر را با در نظر گرفتن قیود نمایش می‌دهد.

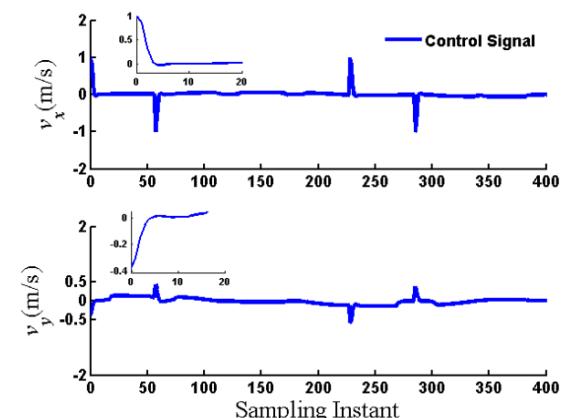
#### 7-1- نتایج شبیه‌سازی روش کنترل پیش‌بین در حضور عامل اغتشاش

سطحی که ربات بر روی آن راه می‌رود تأثیر فراوانی بر کیفیت راه رفتن



شکل 11 ریدیابی مسیر ترکیبی با در نظر گرفتن قیود

شکل 11 ریدیابی مسیر ترکیبی با در نظر گرفتن قیود



شکل 12 نرخ تغییرات و سیگنال کنترلی مسیر ترکیبی

شکل 12 نرخ تغییرات و سیگنال کنترلی مسیر ترکیبی

که از یک سیستم کنترلی خوب مورد انتظار است. بنابراین مقایسه این دو رویکرد کنترلی نشان می‌دهد که کنترل پیش‌بین در مقایسه با کنترل PID روشی بسیار توانمندتر است زیرا:

#### 1. ریدیابی بهتر مسیر مرجع

با مقایسه خطای ریدیابی در هر دو رویکرد کنترلی مشاهده می‌گردد که کنترل پیش‌بین در ریدیابی مسیرهای مرجع و حداقل کردن اختلاف بین مقدار خروجی‌های آینده و مقادیر مرجع بسیار بهتر عمل می‌کند. بنابراین برای ارزیابی عملکرد هر دو رویکرد کنترلی از معیار انتگرالی خطای استفاده می‌شود. رابطه (18) انتگرال مربع خطای<sup>۳</sup> و رابطه (19) انتگرال مطلق خطای<sup>۴</sup> را نشان می‌دهد. جدول 7 این مقایسه را به خوبی نمایش می‌دهد، مطابق این جدول مقادیر ISE و IAE در حالت کنترل پیش‌بین کمتر از کنترل PID می‌باشد، که مبنی عملکرد بهتر کنترل پیش‌بین است.

$$ISE = \int_0^{\infty} e^2 dt = \int_0^{\infty} (r_{\text{reference}} - y_{\text{output}})^2 dt \quad (18)$$

$$IAE = \int_0^{\infty} |e| dt = \int_0^{\infty} |r_{\text{reference}} - y_{\text{output}}| dt \quad (19)$$

#### 2. دفع بهتر اثر اغتشاش

شکل 19 عملکرد ضعیف کنترل PID را در تطبیق سریع با تغییرات سیگنال مرجع در لحظه و قوع اغتشاش نمایش می‌دهد، که در مقایسه با کنترل پیش‌بین در مواجه با اغتشاش بسیار ضعیف عمل می‌کند.

#### 3. انتشار کمتر نویز اندازه‌گیری

شکل 20 عملکرد PID را در حضور نویز سفید با میانگین صفر و واریانس 0.01 نشان می‌دهد، که در مقایسه با کنترل پیش‌بین انتشار نویز در خروجی بسیار قابل توجه می‌باشد.

4. برای طراحی کنترل PID که در بخش پیش‌بین به تفضیل به آن پرداخته شد، به دلیل ناپایدار بودن مدل استخراج شده و عدم توانایی این کنترل کننده در پایدارسازی، با استفاده از روش فیدبک حالت ابتداء سیستم حلقه باز را پایدار کرده و سپس به بررسی ریدیابی مسیر توسط این کنترل کننده پرداخته شد. در مقابل توانایی کنترل پیش‌بین در پایدارسازی با استفاده از تنظیم افق‌های کنترلی و در نتیجه صرف هزینه و زمان به مراتب کمتر، قابلیت این روش کنترلی را به خوبی نمایش می‌دهد.

5. توانایی تطبیق کنترل پیش‌بین در مواجه با قیود موجود در مسئله، یکی از مساوی‌لی که در سیستم‌های دینامیکی همواره با آن مواجه خواهد بود، بسیار قابل توجه است. بنابراین با توجه به موارد ذکر شده می‌توان نتیجه گرفت کنترل کننده پیش‌بین در مقایسه با PID عملکرد رضایت بخش‌تری داشته و در نتیجه انتخاب روش کنترل پیش‌بین مبتنی بر مدل مناسب‌ترین روش برای کنترل سیستم مورد بررسی می‌باشد.

جدول 7 مقادیر IAE و ISE در ریدیابی مسیر دایره

Table 7 IAE and ISE for trajectory tracking

$y_1$	$y_2$	روش کنترل		
IAE	ISE	IAE	ISE	
3.62	0.69	3.65	0.18	MPC
15.08	2.3	17.8	1.99	PID

<sup>3</sup> Integral square error(ISE)

<sup>4</sup> Integral absolute error(IAE)

مهندسی مکانیک مدرس، فروردین 1396. دوره ۱۷. شماره ۱

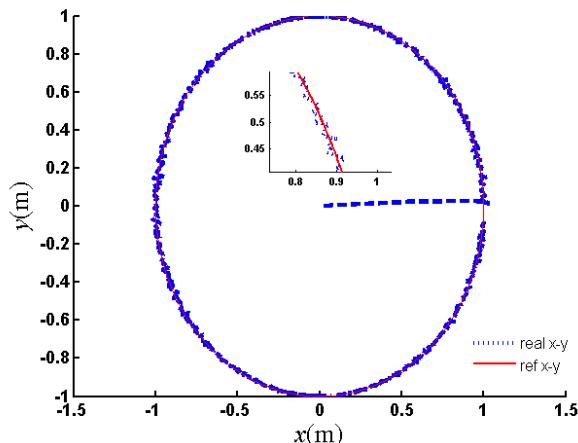


Fig. 14 The Circular path with measure noise

شکل 14 ریدیابی مسیر دایره به همراه نویز اندازه‌گیری

مسئله تداخل<sup>۱</sup> وجود دارد، بنابراین برای طراحی سیستم کنترل چند متغیره، از روش کنترل غیر متمرکز که در آن حلقه‌های کنترلی ارتباط مستقیمی با یکدیگر ندارند، مورد استفاده قرار خواهد گرفت. به دلیل ناپایدار بودن سیستم حلقه باز و مشاهده پاسخ غیر قابل قبول از ریدیابی مسیر توسط کنترل کننده PID برای این سیستم ناپایدار، در این بخش ابتدا با استفاده از فیدبک حالت قطب‌ها را در محل دلخواه قرار داده و سپس به طراحی کنترل کننده پرداخته خواهد شد. برای مقایسه عملکرد کنترل PID، حرکت بروی دایره به عنوان مسیر مرجع در نظر گرفته می‌شود. مطابق شکل 16 مشاهده می‌شود که ریدیابی مسیر با استفاده از کنترل کننده PID به خوبی MPC نمی‌باشد و نسبت به مسیر مرجع کمی انحراف دارد و در مقایسه با کنترل پیش‌بین زمان بیشتری طول می‌کشد تا در مسیر مطلوب قرار بگیرد. همچنین در کنترل پیش‌بین پاسخ سریع‌تری نسبت به کنترل PID وجود دارد. شکل 17 سیگنال کنترلی برای هر دو کانال خروجی را به طور جداگانه، بدون در نظر گرفتن محدودیت سیستم نمایش می‌دهد.

#### 8- بررسی نتایج شبیه‌سازی کنترل PID با در نظر گرفتن محدودیت سیستم

با توجه به این که سرعت مجاز برای حرکت ربات در محدوده  $1 \leq u \leq 1$ -می‌باشد و مطابق شکل 18 در بخش پیش‌بین سیگنال کنترلی مربوط به ریدیابی مسیر دایره از این محدوده منجر به این جمع برای اعمال این قید، مقدار خروجی کنترل کننده باید محدود شود. از آن جایی که اعمال این محدودیت بر روی کنترل کننده منجر به این جمع شوندگی<sup>۲</sup> می‌شود که علی‌رغم اعمال یکی از روش‌های رایج برای جلوگیری از این پدیده نیز نتایج ناموفق بود. شکل 18 ریدیابی ناموفق مسیر توسط کنترل کننده PID در حضور قیود موجود در مسئله را نمایش می‌دهد.

#### 9- مقایسه کنترل پیش‌بین و کنترل PID

با بررسی نتایج شبیه‌سازی و عملکرد کنترل پیش‌بین و کنترل کلاسیک در بخش‌های پیش‌بین، کاملاً مشخص است که روش کنترل پیش‌بین روشی پسیار کارآمد و توانمند در منطقه شدن با ورودی‌های مرتع است. همچنین توانایی تطبیق سریع با تغییرات سیگنال مرجع در لحظه و قوع اغتشاش برای سیستم مورد بررسی را دارد است، که این همان‌چیزی است

<sup>1</sup> Interaction

<sup>2</sup> Windup

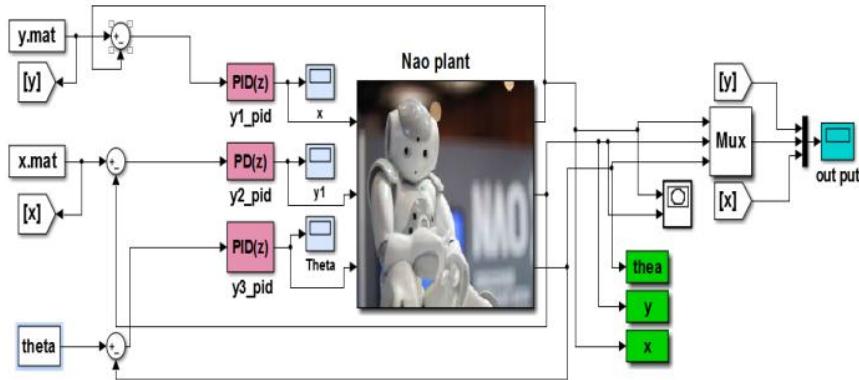


Fig. 15 The Nao robot control design in Closed loop

شکل 15 روش حلقه بستن ترتیبی در طراحی کنترل ربات ناوش

مدلی معتبر استخراج گردید. با بررسی سیستم بدون اعمال کنترل کننده و نتایج قابل قبول بدست آمده، نشان دهنده ماهیت سیستم به عنوان یک سیستم ناپایدار بوده است. کنترل کننده پیش‌بین مبتنی بر مدل پیشنهادی در این تحقیق اثبات کرده که می‌تواند یکی از بهترین روش‌های کنترلی برای کنترل موقعیت ربات و ریدیابی مسیر ربات باشد. بنابراین با طراحی یک کنترل کننده پیش‌بین مبتنی بر مدل که برای کاهش حجم محاسباتی آن از توابع لاغر استفاده شده و اعمال آن به سیستم مشاهده شد که این کنترل کننده به طور موفقیت آمیزی توانسته است ضمن پایدارسازی سیستم،

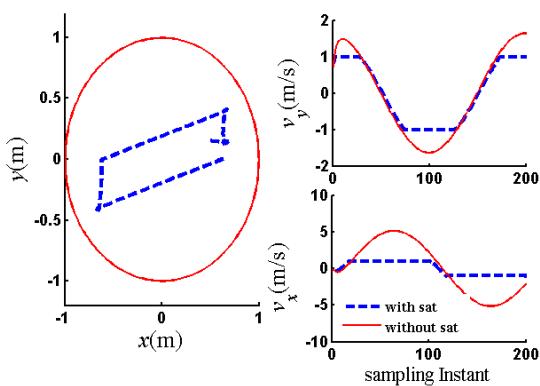


Fig. 18 The circular tracking and control signal with constraint in PID  
شکل 18 ردیابی مسیر دایره و سیگنال کنترلی محدود شده در کنترل PID

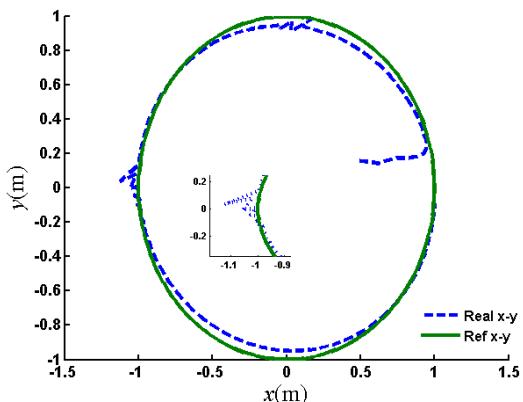


Fig. 19 The PID performance in Circle trajectory tracking in the presence of disturbance  
شکل 19 عملکرد PID در ردیابی مسیر دایره در حضور عامل اغتشاش

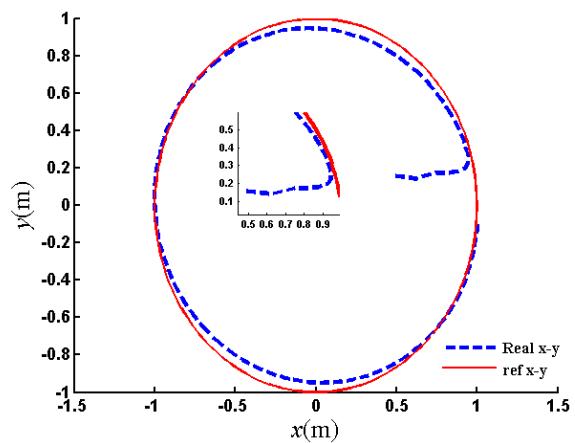


Fig.16 The Circular trajectory tracking with PID controller  
شکل 16 ردیابی مسیر دایره با استفاده از کنترل کننده PID

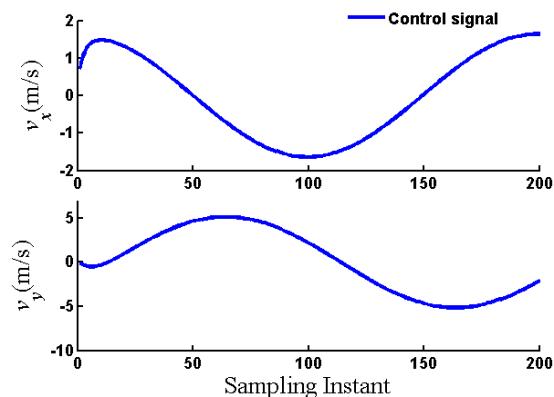
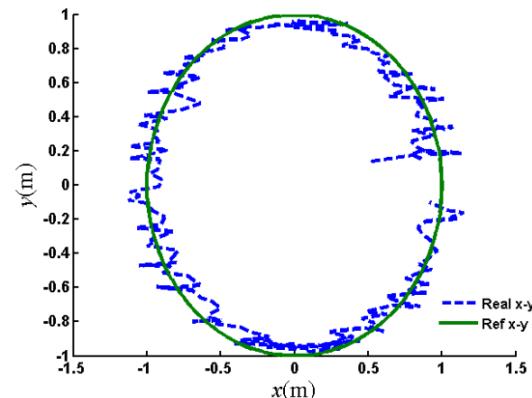


Fig.17 The control signal without constraint in PID controller  
شکل 17 سیگنال کنترلی بدون قید با استفاده از کنترل کننده PID

#### 10- نتیجه گیری

هر کنترل کننده‌ای در مرحله طراحی نیاز به مدلی از فرایند دارد برخلاف بسیاری از انواع کنترل کننده‌ها که بعد از انجام طراحی، مدل فرایند کنار گذاشته می‌شود، در کنترل کننده‌های مبتنی بر مدل، این مدل در درون کنترل کننده باقی می‌ماند و برای پیش‌بینی رفتار آینده سیستم به کار می‌رود. بنابراین در این تحقیق به دست آوردن مدل راه رفتن ربات انسان نمای ناوش، با توجه به فرضیات در نظر گرفته شده، مورد بررسی قرار گرفته و در نهایت

- [6] A. Medina, et al. Outline of an Autonomy Framework for Space Mobile Robots, *Aerospace Robotics II, Springer International Publishing, Switzerland*, pp. 187-198, 2015
- [7] B. Cirak, Comparision of MPC and PID controls of sirkak water supply network system, Vo. 1, No. 2, pp. 28-36, 2015
- [8] A.Ramdani, S.Grouni, Y. Soufi, Application of predictive controller tuning and a comparison study in terms of PID controllers, *International Journal of Hydrogen Energy*, Vol. 41, No. 29, pp. 12454-12464, 2016.
- [9] Y.A.Sha'aban, B.Lennox, D.Lauri, PID versus MPC performance for siso dead-time dominant processes, *10th IFAC International Symposium on Dynamics and Control of Process Systems*, Vol. 46, No. 32, pp. 241-246, 2013.
- [10] S. Parsianmehr, A. Fakharian, S. S. Tabatabaei, An experimental LTI model for open loop Nao navigation, *Annual IEEE India Conference (INDICON)*, pp. 1-6, 2013.
- [11] M. Vukobratović, J. Stepanenko, On the stability of anthropomorphic systems, *Mathematical Biosciences*, Vol. 15, No. 1, pp. 1-37, 1972
- [12] J. Strom, G. Slavov, E. Chown, Omnidirectional walking using zmp and preview control for the nao humanoid robot, *RoboCup Conference: Robot Soccer World Cup XII*, 2009.
- [13] S. Czarnetzki, S. Kerner, O. Urbann, Observer-based dynamic walking control for biped robots, *Robotics and Autonomous Systems*, Vol. 57, No. 8, pp. 839-845, 2009.
- [14] C. Graf, A. Härtl, T. Röfer, T. Laue, A robust closed-loop gait for the standard platform league humanoid, *Proceedings of the Fourth Workshop on Humanoid Soccer Robots*, France, Paris, pp. 30-37, 2009.
- [15] I. Kapustik, J. Hudec, P. Navrat, Stabilized walking for Nao robot, *IEEE 13th International Symposium on Applied Machine Intelligence and Informatics (SAMI)*, pp. 115-118, 2015.
- [16] Q. Zhang, T. Tang, D. Zhang, S. Yang, Y. Shao, Optimized central pattern generator network for NAO humanoid walking control, *Robotics and Biomimetics (ROBIO), International Conference on IEEE*, pp. 1486-1490, 2013
- [17] A. Sherikov, *Model predictive control of a walking bipedal robot using online optimization*, Master Dissertation, Orebro University, 2012
- [18] Piperakis, S., Orfanoudakis, E., Lagoudakis, M.G.: Predictive control for dynamic locomotion of real humanoid robots, *IEEE/RSJ International Conference on Intelligent Robots and Systems*, pp. 4036-404, 2014.
- [19] D. C. Fernández, G. A. Hollinger, *Model Predictive Control for Underwater Robots in Ocean Waves*, *IEEE Robotics and Automation Letters*, Vol. 2, No. 0, pp. 88-95, 2017.
- [20] J. Wilson, M. Charest, R. Dubay, Non-linear model predictive control schemes with application on a 2 link vertical robot manipulator, *Robotics and Computer-Integrated Manufacturing*, Vol. 41, No. 0, pp. 23-30, 2016.
- [21] M.J. Powell, E.A. Cousineau, A.D. Ames, Model predictive control of underactuated bipedal robotic walking, *IEEE International Conference on Robotics and Automation (ICRA)*, pp. 5121-5126, 2015.
- [22] R. Heydari, M. Farrokhi, Model predictive control for biped robots in climbing stairs, *2014 22nd Iranian Conference on Electrical Engineering (ICEE)*, pp. 1209-1214, 2014
- [23] R.C Luo, C.C. Chen, Biped walking trajectory generator based on three-mass with angular momentum model using model predictive control, *IEEE Transactions on Industrial Electronics*, Vol. 63, No. 1, pp. 268-27, 2016 .
- [24] Monitoring NAOqi, Accessed on 17 october 2013, <http://www.aldebaranrobotics.com/documentation/dev/tools/naoqi.html>
- [25] Karrari Mehdi, *System Identification*, first edition, pp 10-300, Amirkabir university of technology- Tehran polytechnic, Iran, 16 March 2010. (in persian)
- [26] L. Wang, *Model Predictive Control System Design and Implementation Using MATLAB*, Springer Science & Business Media, first edition, Australia, pp. 28-220, 2009.
- [27] L. Wang, Discrete model predictive controller design using Laguerre functions, *Journal of Process Control*, Vol. 14, No. 2, pp. 131-142, 2004.
- [28] W. Yang, S. Boyd, Fast Model Predictive Control Using Online Optimization, *Control Systems Technology, IEEE Transactions on*, Vol. 18, No. 2, pp. 267-278, 2010.



**Fig. 20** The PID performance in Circle trajectory tracking with the measurement noise

شکل 20 عملکرد PID در حضور نویز اندازه‌گیری

به مقدار مطلوب برای خروجی دست یابد. اثر اغتشاش که یکی از بحرانی‌ترین عواملی است که در حین راه رفتن ربات را تحت تأثیر قرار می‌دهد. روش کنترل ارائه شده با حذف کامل اثر اغتشاش، موفقیت هدایت راه رفتن ربات را تضمین می‌کند. در گام بعدی برای اطمینان از انتخاب مناسب روش کنترلی این روش با یک روش کنترل کلاسیک مقایسه شده است. نتایج بدست آمده عملکرد روش مورد نظر را به اثبات می‌رساند.

## 11- قدردانی

از اعضای مرکز تحقیقات مکاترونیک دانشگاه آزاد قزوین بابت همکاری بی دریغشان و فراهم کردن موقعيت و شرایط مناسب برای کار کردن بر روی ربات نائو قدردانی و سپاس فراوان می‌گردد.

## 12- مراجع

- [1] K. Fujiwara, F. Kanehiro, S. Kajita, H. Hirukawa, Safe knee landing of a human-size humanoid robot while falling forward, *IEEE/RSJ International Conference on Intelligent Robots and Systems (IROS)*, Vol. 1, No. 0, pp. 503-508, 2004
- [2] D. Gouaillier, V. Hugel, P. Blazevic, C. Kilner, J. Monceaux, P. Lafourcade B. Marnier, J. Serre, B. Maisonnier, The nao humanoid: a combination of performance and affordability, *Computing Research Repository (CoRR)*, Vol. abs/0807.3223, No. 0, 2008
- [3] J. Kulk, J. Welsh, A low power walk for the NAO robot, *Proceedings of the Australasian Conference on Robotics & Automation (ACRA)*, Australia, pp. 1-7, 2008
- [4] Z. Šehić, Z. Šehić-Galić, Comparation study for PID and MPC controller based on orthonormal functions, *Proceedings in ARSA-Advanced Research in Scientific Areas*, Vol. 1, No. 1, pp. 1700-1703, 2012
- [5] L. Pacheco, N. Luo, Testing PID and MPC performance for mobile robot local path-following, *International Journal of Advanced Robotic Systems*, Vol. 12, No. 11, pp. 155-165, 2015