

مکانیک هوافضا/ سال ۱۴۰۲/ دوره ۱۹/ شماره ۲/ صفحه ۴۱–۵۵



DOR: 20.1001.1.26455323.1402.19.2.4.1

# **کنترل فعال نوسانات سیستم تعلیق هواپیما با استفاده از کنترلر عصبی NARMA-L2**

میلاد یزدان پناه <sup>(۹</sup> علیرضا ناطقی<sup>۲ (۱۵</sup> <sup>۱</sup> دانشجوی دکتری، دانشکده، واحد علوم و تحقیقات، دانشگاه آزاد اسلامی، تهران، ایران ۲ دانشیار، دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر، دانشگاه هوایی شهید ستاری، تهران، ایران

#### چکیدہ گرافیکی



#### چکیدہ

ارتعاشات کوچک (Shimmy)، ارتعاشات جانبی و پیچشی در چرخ هواپیما است که خود را تحریک میکند؛ و باعث بی ثباتی در عملکردهای سریع می شود؛ که می تواند به تجهیزات فرود هواپیما و بدنه آن و همچنین، در هواپیماهای تجاری، به مسافران آسیب برساند. بنابراین، کنترل و میرایی این ارتعاشات بسیار مهم تلقی میگردد. بدین منظور، پژوهش حاضر، به طراحی یک کنترل کننده با استفاده از روش عصبی نوع NARMA-L2 پژوهش حاضر، به طراحی یک کنترل کننده با استفاده از روش عصبی نوع NARMA-L2 کوچک در ارابه فرود هواپیما پرداخته است. کنترل کننده یادشده توانایی بالایی در برابر کوچک در ارابه فرود هواپیما پرداخته است. کنترل کننده یادشده توانایی بالایی در برابر عدم قطعیتهای پارامتری و اغتشاشات خارجی دارد. برای بررسی عملکرد کنترل پیشنهادی، پاسخ ارتعاشی سیستم توسط نرمافزار MATLAB شبیهسازی شده و کارایی آن با مقایسه نتایج بهدستآمده از کنترلرهای گشتاور محاسبه شده مقاوم شد. نتایج بهدستآمده، نمایانگر بهبود قابل ملاحظهای در عملکرد سیستم حلقه بسته با کاهش مؤثر ارتعاشات درنتیجه استفاده از کنترل کننده پیشنهادی می باشد.

## • كاهش دامنه ارتعاشات ارابه فرود

- میرایی ارتعاشات ارابه فرود بهوسیله
   کنترلر NARMA-L2
- مقاوم نمودن سیستم ارابه فرود نسبت به اغتشاشات خارجی با کمک کنترلر NARMA-L2

#### مشخصات مقاله

برجستهها

تاریخچه مقاله: نوع مقاله: علمی پژوهشی دریافت: ۱۴۰۱/۰۸/۲۷ بازنگری: ۱۴۰۱/۱۹/۱۵ پذیرش: ۱۴۰۱/۱۱/۰۷ ۱۱۵۵ برخط: ۱۴۰۱/۱۲/۰۱ <sup>\*</sup>نویسنده مسئول: <u>کلیدواژهها:</u> کلیدواژهها: کلیدواژهها: کلیدواژها: کلیدواژها: منترل عصبی کنترل فعال کنترل فعال هواپیما

\* حقوق مؤلفین به نویسندگان و حقوق ناشر به انتشارات دانشگاه جامع امام حسین (ع) داده شده است. این مقاله تحت لیسانس آفرینندگی مردمی ( License Commons \* حقوق مؤلفین به نویسندگان و حقوق ناشر به انتشارات دانشگاه جامع امام حسین (ع) داده شده است. این مقاله تحت لیسانس آفرینندگی مردمی ( Creative ( Commons ) در دسترس شما قرار گرفته است. برای جزئیات این لیسانس، از آدرس https://maj.ihu.ac.ir دیدن فرمائید.

## ۱– مقدمه

ارتعاشات کوچک (Shimmy) یک پدیده بسیار مهم و رایج در سیستم ارابه فرود هنگام بلند شدن یا فرود هواپیما است. انرژی موردنیاز این نوع ارتعاش از انرژی جنبشی حرکت روبهجلو هواپیما تأمین میشود [۱]. در ارابه فرود هواپیمای در حال حرکت بر روی باند، شیمی حالت نوسانات خود برانگیخته است که توسط نیروهای واکنش بین لاستیک و زمین ایجاد میشود. درواقع، شیمی، حرکت ترکیبی نوسانی ارابه فرود در جهتهای پیچشی، جانبی و طولی است؛ که ناشی از برهمکنش بین دینامیک تایر و ارابه فرود با محدوده فرکانسی ۱۰ تا ۳۰ هرتز است [۲]. شیمی نه تنها منجر به ناپایداریهایی میشود که راحتی را تضعیف میکند، بلکه میتواند بر دید خلبان نیز تأثیر بگذارد و نتایج خطرناکتری همچون از دست دادن کنترل، فرسودگی بیشازحد همچون از دست دادن کنترل، فرسودگی بیشازحد را ایجاد کند.

اولين تلاشهاى انجامشده براى كاهش اثرات مخرب اين ارتعاشات استفاده از روشهای غیرفعال بود. بهمنظور میرایی این ارتعاشات در هواپیماهای بوئینگ ۷۳۷ و ایرباس A-320 بهعنوان یک اقدام پیشگیرانه معمولی از یک میراگر استفاده شد [۳]. درحالی که، کنترل یک سیستم در سرعتبالا نیاز به میرایی نسبتاً پایین دارد. و دلیل آن هم واضح است، برای غلبه بر دمیری با ضریب میرایی بالا نیاز به عملگری قوی است؛ و تأمين اين قدرت از سرعت عمل سيستم مي كاهد [۴]. پس برای دفع غیرفعال ارتعاشات شیمی به دمپری قوی نیاز است؛ اما برای کنترل سیستم ارابه فرود در سرعتهای بالا باید دمپری ضعیفتر وجود داشته باشد. علاوه بر این، پس از اتمام طراحی ارابه فرود، پارامترهای ساختاری برای میرایی ارتعاشات نمی تواند تغییر کند. یکی از عیوب اصلی میراکنندههای (دمپرهای) مورداستفاده در این روش، نیاز به تعمير و نگهدارى مكرر و همچنين افزايش درجه حرارت است؛ که باعث می شود سیال هیدرولیک منبسط شده و از طریق درزگیرها نشت کند و درنتیجه، بازده میرایی دستگاه را كاهش دهد. بنابراین، هنگامیكه اختلالات خارجی یا پارامترهای نامعلوم در سیستم ارابه فرود پیش میآیند، هیچ

اقدام دیگری نمی توان انجام داد. در برخی از شرایط عملیاتی، مانند قطعات فرسوده، آبوهوای شدید و باند ناهموار، یک استراتژی کنترل فعال می تواند برای کنترل ارتعاشات شیمی مؤثر باشد.

در مرجع [۵] یک کنترلر تناسبی، انتگرالگیر، مشتق گیر برای از بین بردن ارتعاشات عمودی چرخ هواپیما طراحی شد و کنترل فعال با کنترل نیمه فعال در سیستم تعلیق هواپیما مقایسه گردید. ناسا در [۶]، از یک مدل سادهشده از تجهیزات اصلی فرود هواپیما شروع کرد و یک سیستم هیدرولیک خارجی را برای کنترل فعال در میرایی ارتعاشات عمودی چرخ هواپیما پیادهسازی کرد. در ادامه، مرجع [۷]، به معرفی یک کنترلر فعال مقاوم و بهینه برای ارتعاشات شیمی ارابه فرود هواپیما پرداخت. با توجه به نتایج ارائهشده در مقاله یادشده، تمرکز پژوهش بر بهینه بودن کنترل کننده بوده و از جنبه مقاومت بالای آن نسبت به اغتشاشات خارجی صرفنظر شده است. این امر در پاسخ ارتعاشی سيستم حين اعمال اغتشاش خارجي بهخوبي مشخص است. ژانگ در ۲۰۱۶ [۸] به مدلسازی دینامیکی و کنترل پدیده شیمی در ارابه فرود هواپیما پرداخت. کنترلر پیاده شده توسط وی از نوع LQR و هدف آن افزایش بهینگی کنترل بوده است. درحالی که در قطعه حساسی مانند ارابه فرود هواپیما، سرعت عمل و مقاومت در برابر اغتشاشات بسیار مهم تر از بهینگی است. در ادامه، بربانو و همکاران در سال ۲۰۱۸ [۹] به پیادهسازی یک کنترلر تطبیقی برای ارابه فرود هواپیما پرداختند. اما مطابق نتایجی که به دست آوردند، کنترلر پیادهسازی شده در عین قابلقبول بودن، بهاندازه مطلوبی نسبت به اغتشاشات وارده مقاوم نبوده و دامنه ارتعاشات پس از اعمال اغتشاش غیرقابل چشم یوشی است. پسازآن، اولاندو در سال ۲۰۲۰ [۱۰] به کنترل ارتعاشات شیمی با استفاده از یک کنترلر ساده تطبیقی اصلاحشده' پرداخت. کنترلر پیادهسازی شده باوجود پیشرفت قابلقبول، بهاندازه کافی نسبت به اغتشاشات وارده مقاوم نبوده و دامنه ارتعاشات قابل چشم پوشی نیست. در ادامه، لی و ژائو در سال ۲۰۲۰ [۱۱] به بهینهسازی کاهش دامنه ارتعاشات، برای شیمی ارابه فرود هواپیما، با استفاده از

<sup>&</sup>lt;sup>1</sup> Modified Simple Adaptive Control

یک کنترل نیمه فعال، با در نظر گرفتن تأخیر زمانی پرداختند. با توجه به اینکه زمان عملکرد سیستم ارابه فرود هواپیما بسیار کوچک است و باید به سرعت نسبت به تمامی فرمانها پاسخ دهد، سيستم آن به نحوى طراحي و پیادہسازی شدہ است که کمترین تأخیر ممکن را داشته باشد. ازاینرو، در نظر گرفتن تأخیر برای پیادهسازی کنترلر ضرورتی ندارد. علاوه بر آن، در سیستم موردمطالعه، سرعت عمل و مقاومت در برابر اغتشاشات بسیار مهمتر از بهینگی است. نهایتاً، ونگ و همکاران در سال ۲۰۲۲ [۱۲] با استفاده از کنترلر فیدبک غیرخطی به بهبود عملکرد شیمی ارابه فرود هواپیما پرداختند. در پژوهش آنان، با تمرکز بر دوشاخگی' به طراحی کنترلر به نحوی پرداخته شد که سیستم در یک چرخه حدی پایدار بماند؛ این امر در حالی است که اساساً در کنترل چنین سیستم سادهای (ازنظر ساختاری) عبور از ناپایداری تنها بخشی از کار بوده و تمرکز اصلی بر سرعت رسیدن به پایداری حول نقطه مطلوب است. در همین راستا، با توجه به کمبودهای موجود، به پیادهسازی یک کنترل کننده عصبی فعال از نوع NARMA-L2 باقابلیت بالا در دفع اغتشاشات خارجی و صرف کمترین نیروی کنترلی پرداخته شد. کنترلکننده NARMA-L2، از شبکه-های عصبی جهت پیش گویی رفتار یک دستگاه غیرخطی استفاده می کند. کنترلر، ورودیهای کنترلی را برای افزایش کارایی دستگاه روی محور زمان محاسبه میکند و در بین مدلهای کنترلی دارای حداقل محاسبات است که آموزش آن بهصورت دستهای و آفلاین انجام می شود [۱۳]. تنها محاسبات برخط درگذر روبهجلوی شبکه عصبی است. شبکه عصبی در این کنترلر بهمنظور در دست داشتن یک دینامیک پیشرو از سیستم مورد آموزش و استفاده قرار می-گیرد. به دلیل ماهیت عصبی این کنترلر، نخستین گام برای طراحی کنترلر یادشده، مدلسازی و تعریف سیستم تحت کنترل است. همچنین این کنترلر بهسادگی مدل دستگاه را دوباره چینی میکند [۱۴]. در مرجع [۱۵] ترکیبی از روش فازی و ایده کنترلی NARMA-L2 بهمنظور کنترل حرکت یک هلی کوپتر کوچک پیادهسازی شده و کارایی آن به اثبات رسید. در ادامه، روشی مشابه با آنچه بیان شد، برای کنترل

<sup>1</sup> Bifurcation

سرعت یک موتور توربوفن همراه با عدم قطعیتهای مدل نشده در معادلات دینامیکی به کار گرفته شد [۱۶]؛ و کارایی آن به اثبات رسید.

در همین راستا، در این مقاله بهمنظور رفع چالش ارتعاشات ارابه فرود هواپیما، پس از مدلسازی ریاضی سیستم یادشده، به پیادهسازی یک کنترلر عصبی موسوم به NARMA-L2 پرداخته شد. نوآوریهای اصلی مقاله به شرح زیر میباشد:

- کاهش دامنه ارتعاشات ارابه فرود
- میرایی ارتعاشات ارابه فرود بهوسیله کنترلر NARMA-L2
- مقاوم نمودن سیستم ارابه فرود نسبت به
   NARMA-L2 اغتشاشات خارجی با کمک کنترلر

در راستای نیل به اهداف فوق، ساختار این مقاله پس از ارائه مقدمهای در بخش اول به شرح زیر است: در بخش دوم، مدل سازی سیستم و فرمول نویسی دینامیک حرکت ارابه فرود ارائه شده است. بخش سوم این مقاله، مدل سازی کنترلرهای CTM و NARMA-L2 بیان می کند. در بخش چهارم، شبیه سازی و تحلیل نتایج موردبررسی قرار گرفته است. در پایان، نتیجه گیری مقاله ارائه شده است.

## ۲- مدلسازی

پیشنیاز هر پژوهشی پیرامون کنترل سیستمهای مکانیکی، در دست داشتن یک مدل ریاضی از دینامیک آن سیستم است. به همین دلیل، مدلسازی دینامیک سیستم ارابه فرود هواپیما موردتوجه قرار گرفت. نمایی از سیستم تعلیق هواپیما در قسمت دماغه آن و نوسانات مربوطه در شکل ۱ آمده است:



مطابق شکل ۱، نوسانات سیستم تعلیق (شیمی) هواپیما محدود به سه نوسان طولی<sup>۱</sup>، عرضی<sup>۲</sup> و انحرافی<sup>۳</sup> میشود. بهمنظور مدلسازی ریاضی سیستم تعلیق هواپیما، نیاز است تا پارامترهای مؤثر بر دینامیک سیستم شناسایی و معرفی شوند. در شکل ۲، پارامترهای مؤثر بر دینامیک سیستم تعلیق هواپیما نشان دادهشده است:



eeff



a نصف فاصله تماس

**شکل (۲):** شماتیکی از پارامترهای سیستم تعلیق دماغه هواپیما [۷].

مدل غیرخطی ارتعاشات شیمی، شامل دینامیک پیچشی ارابهی فرود، نیرو و گشتاورهای اعمالی به ارابه از منابع مختلف و تغییرشکل الاستیک چرخ یا بهاصطلاح مکانیک چرخ است. شکل ۲ نمایی از یک ارابه فرود دماغه هواپیما را

<sup>1</sup> Longitudinal oscillation

نيز به آن اعمال كرد. با استفاده از قانون دوم نيوتن و گشتاور گیری حول محور عمودی ارابه فرود می توان معادله-ی دیفرانسیل ارتعاشات شیمی را به دست آورد. برای حرکت در جهت زاویه چرخش ارابه فرود ( $\psi$ ) داریم [f]:  $I_{z} \ddot{\psi} = M_{1} + M_{2} + M_{3} + M_{4} + M_{5}$ (1) که در آن، Iz گشتاور اینرسی حول محور عمودی ارابه است. گشتاور M<sub>1</sub> ناشی از سختی پیچشی استرات (بازوی عمودی ارابه) و گشتاور پیچشی ناشی از بازوی اتصال است. گشتاور  $M_2$  ناشی از میرایی پیچشی استرات در اثر میرایی ویسکوز بین یاتاقانها و ضربه گیر است. گشتاورهای  $M_3$  (سختی پیچشی ناشی از چرخها) و *M*4 (میرایی پیچشی ناشی از چرخها) ناشی از تغییرشکل عرضی چرخها است؛ این تغییرشکل، توسط تغییر در زاویه لغزش جانبی α و نرخ تغییرات زاویه چرخش  $\psi$  به وجود میآیند. و داریم:  $M_1 + M_2 = C\psi + K\dot{\psi}$ (٢)

نشان میدهد که برای کنترل آن باید گشتاور کنترلی  $M_5$ را

که در آن، C نرخ سختی پیچشی و K ضریب میرایی و k و مریب میرایی ویسکوز بازوی عمودی ارابه (استرات) است. در ادامه خواهیم داشت:

$$M_3 = M_z - e_{eff} F_y \tag{(7)}$$

که در آن،  $M_Z$  گشتاور همسوگر،  $F_y$  نیروی جانبی و  $e_{eff}$  طول مؤثر بازوی محور چرخ است. برای محاسبه  $e_{eff}$  داریم:  $e_{eff} = e\cos(\varphi) + \tan(\varphi)(R + e\sin(\varphi))$  (۴) که در آن، e طول بازوی چرخ،  $\varphi$  زاویه عمودی ارابه فرود R شعاع چرخ است. برای محاسبه  $F_y$  داریم:  $C = \alpha F$ 

$$F_{y} = \begin{cases} C_{F\alpha} \alpha F_{z} & \alpha \leq \delta \\ C_{F\alpha} \delta F_{z} \operatorname{sign}(\alpha) & \alpha \geq \delta \end{cases}$$
 (a)

 $\delta$  نیروی عمودی تایر،  $\alpha$  زاویه لغزش تایر،  $F_z$  نیروی جانبی تایر و  $G_{F\alpha}$  ضریب نیروی جانبی تایر و  $G_{F\alpha}$  ضریب نیروی جانبی است. برای محاسبه  $M_z$  خواهیم داشت:

$$M_{z} = \begin{cases} C_{M\alpha} \frac{\alpha_{g}}{180} \sin(\frac{180}{\alpha_{g}} \alpha) F_{z} & |\alpha| \le \alpha_{g} \\ 0 & |\alpha| \ge \alpha_{g} \end{cases}$$
(\$

که در آن، a<sub>g</sub> بیشینه زاویه لغزش بر اثر گشتاور همسوگر و *C<sub>Ma</sub> ضریب گ*شتاور همسوگر است. در ادامه خواهیم داشت:

<sup>&</sup>lt;sup>2</sup> Lateral oscillation

<sup>&</sup>lt;sup>3</sup> Yaw oscillation

به کارگیری روش فوق در تخمین یک حدس اولیه مناسب برای اعمال نیروهای کنترلی است. این حدس اولیه مطلوب که با استفاده از معادلات حرکت سیستم و خطای موقعیت و سرعت به دست میآید، از اعمال نیروهای نامناسب کنترلی پیش گیری کرده و همواری مسیر حرکت را به دنبال دارد. با استفاده از مدل به دستآمده و کنترلر طراحی شده برای این سیستم، میتوان هر ارتعاش ناخواسته را دفع کرد؛ حتی اگر خطای اولیه ای در قرارگیری و سنجش مکان عملگرها وجود داشته باشد. به عبارت دیگر به کمک این کنترلر، میتوان از مزایای دو روش کنترلی فیدبک و فیدفوروارد به طور همزمان بهره جست و علاوه بر اعمال سیگنال کنترلی مناسب برای یک سیستم غیر خطی اغتشاشات و عدم قطعیتها را به کمک ترمهای فیدبک از بین برد.

## RCTM استفاده از کنترلر مقاوم RCTM

شماتیک کنترلر CTM در فضای مفاصل چنین است [۱۸]:



شکل (۳): شماتیک کنترلر CTM در فضای مفاصل [۱۸]. همان طور که در شکل ۳ مشخص است، یک مسیر دلخواه به عنوان ورودی سیستم داده می شود؛ پس از آن خطای سیستم از این مسیر محاسبه شده و سرعت و شتاب خطا تعیین می شود و برای تعیین ورودی کنترلی به دینامیک معکوس داده می شود.

بهمنظور مقاوم ساختن کنترلر CTM نسبت به اغتشاش و شرایط اولیه ، معادلات دینامیک خطا را چنین مینویسیم: $\dot{E} = AE + BT_{RC}$ 

$$E = \begin{bmatrix} e^T & \dot{e}^T \end{bmatrix}^T, \quad e = \psi - \psi_d \tag{14}$$

$$M_4 = \frac{\kappa}{V} \cos(\varphi) \dot{\psi} \tag{Y}$$

که در آن، V سرعت هواپیما و K ضریب ممان دندانههای تایر است. و نهایتاً داریم:

که در آن، α نصف طول تماس تایر با زمین و σ طول آرامش تایر است. در ادامه داریم:

 $\alpha \approx \tan(\alpha) = \frac{y_1}{\sigma} \tag{11}$ 

بنابراین، شکل فضای حالت معادلات حرکت با انتخاب  
متغیرهای حالت 
$$X = \begin{bmatrix} \psi & \dot{\psi} & y_1 \end{bmatrix}^T$$
، چنین است:  
 $\dot{X} = AX + Bu + d$   
 $y = CX$ 

که در آن داریم:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ \frac{c}{I_z} & \frac{K}{I_z} + \frac{\kappa}{VI_z}\cos(\varphi) & 0 \\ V\cos(\varphi) & (e_{eff} - a)\cos(\varphi) & -\frac{V}{\sigma} \end{bmatrix},$$
$$B = \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{I_z} \\ 0 \end{bmatrix}, \quad u = M_5$$
(17)

$$d = \frac{M_3}{I_z}, \quad C = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix},$$

۳- طراحی کنترلر

در این بخش بهمنظور کنترل سیستم موردمطالعه، دو کنترلر RCTM و NARMA-L2 مدلسازی می شود. اهمیت ورودیهای کنترلی را برای افزایش کارایی دستگاه روی محور زمان محاسبه می کند و در بین مدلهای کنترلی دارای حداقل محاسبات است که آموزش آن به صورت دسته ای و آفلاین انجام می شود. تنها محاسبات بر خط در گذر روبه جلوی شبکه عصبی است. شبکه عصبی در این کنترلر به منظور در دست داشتن یک دینامیک پیشرو از سیستم مورد آموزش و استفاده قرار می گیرد. به دلیل ماهیت عصبی این کنترلر، نخستین گام برای طراحی کنترلر یادشده، مدل سازی و تعریف سیستم تحت کنترل است. همچنین این کنترلر به سادگی مدل دستگاه را دوباره چینی می کند. یک مدل استاندارد مورداستفاده در سیستمهای غیر خطی گسسته، مدل NARMA به صورت زیر است [۱۹]:

$$y(k+d) = N[y(k), y(k-1), ..., (YY) y(k-n+1), u(k), u(k-1), ..., u(k-n+1)]$$

که در آن u(k) ورودی سیستم و y(k) و خروجی آن است. در فاز تعریف میتوانیم شبکه عصبی را برای تخمین تابع غیرخطی N آموزش دهیم و اگر بخواهیم خروجی سیستم از یک خط سیر مرجع پیروی کند (  $y(k+d) = y_r(k+d)$ )، باید در گام بعدی یک کنترلر غیرخطی را توسعه دهیم. u(k) = G[y(k), y(k-1),..., $y(k-n+1), y_r(k+d),$  (۲۳)

$$u(k-1), ..., u(k-m+1)$$
]

که در آن تابع G خطای مجموع مربعات را حداقل میکند. مشکل این نوع کنترلر این است که اگر لازم باشد شبکه عصبی برای ایجاد تابع G آموزش یابد، باید از پس انتشار پویا استفاده شود و این کار بسیار کند انجام می شود. یک راه حل برای این مشکل تخمین مدل است. کنترلر مورداستفاده در اینجا بر مبنای مدل تخمینی عمل می کند.

$$\hat{y}(k+d) = f \lfloor y(k), y(k-1), ..., y(k-n+1), u(k-1), ..., u(k-m+1) ] + g \lfloor y(k), y(k-1), ..., (?*) y(k-n+1), u(k-1), ..., u(k-m+1) ].u(k)$$

که در آن،  $T_{RC}$  گشتاور اعمالی توسط کنترلر مقاوم است. ماتریسهای A,B برابر هستند با:  $A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -k_p & -k_d \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}.$  (۱۵) حال با انتخاب یک ماتریس Q و حل معادله لیاپانوف،

حال با انتحاب یک ماتریس Q و حل معادله لیاپانوف، ماتریس P را مییابیم:

$$A^{T}P + PA + Q = 0, \quad Q = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$
(۱۶)  
که از آن می توان نوشت:

$$Z = B^T P E \tag{1Y}$$

با استفاده از Z و رابطه زیر، ورودی کنترلی مقاوم تعیین میشود:

$$T_{RC} = \begin{cases} -\rho \operatorname{sgn}(Z) & ||Z|| > \delta \\ -\frac{\rho Z}{\delta} & ||Z|| \le \delta \end{cases}$$
(1A)

که در آن، پارامترهای p و δ با استفاده از تعریف زیر، چنین انتخاب شد:

$$\delta: \delta > 0$$

$$\rho: \|\omega - T_{RC}\| \le \rho$$

$$\delta=0.01, \quad \rho=15$$
(19)

که از آن، ورودی دینامیک معکوس برابر خواهد بود با:

$$\begin{cases} \ddot{\theta} = \omega + T_{RC} \\ \omega = \ddot{\psi}_d - T_{PD} \end{cases} \rightarrow IDM \rightarrow T_{RCTM} \tag{(7.)}$$

و ورودی کنترلی سیستم در حضور اغتشاش چنین است:  $T = T_{\scriptscriptstyle RCTM}$ 

کنترلر پیادهسازی شده به دلیل استفاده از روش لیاپانوف، پایداری تضمینشده داشته و به دلیل استفاده از رابطه ۱۸، در یک خطای مشخص (دلخواه) از مسیر موردنظر باقی میماند. و این بدین معنی است که اغتشاشات خارجی نمی تواند سیستم را از بازه خطای تعیینشده خارج نماید. این امر به معنای مقاوم بودن کنترلر نسبت به اغتشاشات خارجی است.

#### ۲-۳-کنترلر عصبی با استفاده از NARMA-L2

کنترلر NARMA-L2 از شبکههای عصبی برای پیشگویی رفتار یک دستگاه غیرخطی استفاده میکند. کنترلر،

پس با کنترلر NARMA - L2 می توان کنترلر شکل زیر را ایجاد کرد:



همان طور که در شکل ۴ مشخص است، یک مسیر مرجع برای حرکت سیستم در نظر گرفته می شود و با استفاده از آن، خروجی مرجع تولیدشده و به کنترلر داده می شود؛ کنترلر این خروجی را با خروجی تولیدی از دستگاه مقایسه نموده و مطابق الگوریتم کنترلی و آموزش های شبکه عصبی، ورودی کنترلی مناسب را تولید می کند. و داریم:

$$u(k+1) = y_r(k+d) - \frac{f[y(k)....y(k-n+1),u(k),...,u(K-n+1)]}{g[y(k)....y(k-n+1),u(k),...,u(K-n+1)]}$$
(Ya)  

$$\sum_{k=0}^{\infty} d^{k} \geq 2 \quad \text{for } d^{k$$

## ۴- شبیهسازی

در این پژوهش پس از مدلسازی دینامیک ارتعاشات کوچک (شیمی) ارابه فرود هواپیما، به کنترل آن توسط کنترلر NARMA-L2 پرداخته شد و نتایج آن با نتایج حاصل از کنترلرهای RCTM و PID مقایسه گردید. پارامترهای کنترلر PID مورداستفاده در این بخش با استفاده از بخش بهینهسازی سیمولینک مطابق جدول ۱ تعیین شد. در ادامه، برای شبیهسازی سیستم یادشده از مقادیر موجود در جدول NARMA-L2 بستم کنترلی عصبی NARMA-L2 مانند آنچه در بخش سه آمد، در محیط نرمافزار سیمولینک شبیهسازی شد. که در آن، پارامترهای کنترلر NARMA-L2 مطابق جدول ۳ تعیین شد.

P + I(1/s) + D(N/1 + N(1/s))         خریب تناسی $P$ $P$ خریب انتگرال گیر $I$ $P$ ۳۵۳۴۴۱۶۹ $I$ $D$ خریب انتگرال گیر $I$ $D$ $P$ ۳۵۳۴۴۱۶۹ $I$ $D$ $D$ خدول (Y): پارامترهای مورداستفاده برای شبیهسازی [۱۹] $P$ عدول (Y): پارامترهای مورداستفاده برای شبیهسازی [۱۹] $P$ ۳ $P$ $P$ $P$ $yloar       P P P yloar       P P P P P P P yloar       P$	جدول (	(۱): پارامترهای بلوک کنترل	ر PID.	
ضریب تناسبی $P$ نتگرال گیر $I$ آ         شریب انتگرال گیر $I$ $V$ ۵۳۴۴۴۱۹۹ $I$ مریب مشتق گیر $D$ ضریب مشتق گیر $D$ $V$ $V$ مخدول (۲): پارامترهای مورداستفاده برای شبیهسازی [۱۷]. $V$ پارام       regue پارامتری       مقادیر واحد         پارامترهای ساختاری       مقادیر واحد         سول بازوی چرخ $N$ $V$ س $V$	N(1/s)	P + I(1/s) + D(N/1 + l)		
ضریب انتگرال گیر $I$ ال مریب مشتق گیر $D$ سریب مشتق گیر $D$ فریب مشتق گیر $N$ 1677 $N$ جدول (۲): پارامترهای مورداستفاده برای شبیه سازی [۱۹۷]       بارامرهای مورداستفاده برای شبیه سازی [۱۹۷]         پارام       مقادیر واحد         پارام       مقادیر واحد         سریب ارتجاعی پیچشی مند         سریب ارتجاعی پیچشی ۱۰۰۰۰۰۰         سریب ارتجاعی پیچشی ۱۰۰۰۰۰۰         سیب میرایی پیچشی ۱۰۰۰۰۰۰         سریب ارتجاعی پیچشی ۱۰۰۰۰۰۰         سریب میرایی پیچشی ۱۰۰۰۰۰         سیب میرای پیچشی ۱۰۰۰۰۰         سیب میرای پیچشی ۱۰۰۰۰۰         سیب میروی پریب ۲۰۰۰۰۰         سیب میروی برایب ۲۰۰۰۰۰         سیب مروب زیروی جازی ۲۰۰۰۰۰         سیب میروی برای پیچشی ۲۰۰۰۰۰         سیب مروب زیروی پریب ۲۰۰۰۰         سیب میروی برای برای برای برای برای برای برای برا	ضريب تنا	ئاسبى <i>P</i>	314.30	
ضریب مشتق گیر $D$ فریب فیلتر $N$ فریب فیلتر $N$ محدول (۲): پارامترهای مورداستفاده برای شبیهسازی [۱۷].         پارام       معادیر واحد         پارام       معادیر واحد         سلول بازوی چرخ       معادیر واحد         سلول بازوی چرخ       ۲/۱۲         سلول بازوی چرخ       ۲/۱۲         مطول بازوی چرخ       ۰/۱۲         مطول بازوی چرخ       ۰/۱۲         محدول (یب میرایی پیچشی       ۰/۱۰         مطول بازوی چرخ       ۰/۱۲         مان اینرسی       ۰/۱۵         ممان اینرسی       ۱         ممان اینرسی       ۰/۱۵         ممان اینرسی       ۲         ممان اینرسی       ۰/۱۵         ممان اینرسی       ۰/۱۵ (میرایی پیچشی         مان اینرسی       ۰/۱۵ (میرایی پیچشی         محدودی ارابه       ۰/۱۵ (میرایی پیچشی         محدودی ارابه       ۰/۱۵ (میرایی پیچشی         محدودی ارابه       ۰/۱۵ (میرایی پیچشی         محدول تماسی تایر       ۰/۱۰ (میرایی پیچشی         محدودی ارابه       ۰/۱۵ (میرایی پیچشی         محدودی ارابه       ۰/۱۵ (میرایی پیچشی         محدودی ارابه       ۰/۱۰ (میرایی پیچشی         محدودی ارابه       ۰/۱۰ (میرایی پیچشی         مریسی میرایی پیچشی       ۰/۱۰ (میرایی	ضريب انت	تگرالگیر I	68466189	٣
خدول (۲): پارامترهای مورداستفاده برای شبیهسازی [۱۷].جدول (۲): پارامترهای مورداستفاده برای شبیهسازی [۱۷].پاراممقادیرپارامترهای ساختاریمقادیرm $\cdot / \cdot / \cdot$ m $\cdot / \cdot / \cdot / \cdot / \cdot$ m $\cdot / \cdot / \cdot / \cdot / \cdot$ m $\cdot / \cdot / \cdot / \cdot$ m $\cdot / \cdot / \cdot / \cdot / \cdot$ m $\cdot / \cdot / \cdot / \cdot / \cdot / \cdot$ m $\cdot / \cdot / \cdot / \cdot / \cdot / \cdot / \cdot$ m $\cdot / \cdot /$	ضريب مث	شتقگیر D	447	
جدول (۲): پارامترهای مورداستفاده برای شبیه سازی [۱۷].پارام تریارامترهای ساختاریمقادیر و احدواحد و احدm $\cdot /17$ توصیف پارامترهای ساختاریهاول بازوی چرخ $\cdot /17$ واحدm $\cdot /17$ $\cdot /17$ $\cdot /160$ $\cdot /160$ $\cdot /160$ N.m.rad-1 $- \cdot \cdot \cdot \cdot - \cdot \cdot - \cdot \cdot - \cdot - \cdot - \cdot - \cdot -$	ضريب في	یلتر N	1677	
پارام $\mathbf{r}$ توصيف پارامترى $\mathbf{r}$ مقادير $\mathbf{r}$ واحد $\mathbf{r}$ سبارامترهاى ساختارى $\mathbf{r}$ مقادير $\mathbf{r}$ واحد $\mathbf{r}$ m $\cdot/17$ خوصيف پارامترهاى ساختارى $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ N.m.rad-1 $-1\cdot$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ N.m.s.rad-1 $-1\cdot$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ $-1\cdot$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ $-1\cdot$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ $-1\cdot$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ $\mathbf{r}$ $-1\cdot$ $\mathbf{r}$	جدول (	(۲): پارامترهای مورداستفاد	ه برای شبیه	سازی [۱۷].
بر       برامترهای ساختاری         س       بازوی چرخ $^{\prime}$ N.m.rad-1 $^{\prime}$ $^{\prime}$ N.m.s.rad-1 $^{\prime}$ $^{\prime}$ 1 $^{\prime}$ $^{\prime}$ N.m.s.rad-1 $^{\prime}$ $^{\prime}$ 1 $^{\prime}$ $^{\prime}$ kgm2 $^{\prime}$ <tr< td=""><th>پارام </th><td>توصيف پارامتری</td><td>مقادير</td><td>واحد</td></tr<>	پارام 	توصيف پارامتری	مقادير	واحد
پارامترهای ساختاری       س $\cdot \cdot \cdot \cdot$ m $\cdot \cdot \cdot \cdot$ $\cdot \cdot \cdot \cdot$ $\cdot \cdot \cdot \cdot$ $\cdot \cdot \cdot \cdot \cdot$ $\cdot \cdot \cdot \cdot \cdot$ $\cdot \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot$ $\cdot \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot$ $\cdot \cdot \cdot$ $\cdot \cdot $	ىر			
m $\cdot/17$ $\cdot/160$ $e$ N.m.rad·1 $-1 \cdot \cdots$ $\cdot/160$ $C$ N.m.s.rad·1 $-1 \cdot \cdots$ $\cdot/160$ $C$ N.m.s.rad·1 $-1 \cdot \cdots$ $\cdot/160$ $K$ kgm <sup>2</sup> $1$ $-1 \cdot \cdots$ $K$ kgm <sup>2</sup> $1$ $-1 \cdot \cdots$ $K$ rad $\cdot/1001$ $4 \cdot 1000000000000000000000000000000000000$		پارامترهای ساختاری		
N.m.rad-1 $-1 \cdot \cdots \cdot $	е	طول بازوی چرخ	•/17	m
N.m.s.rad-1 $-1 \cdot$ $degreent for the stress of the $	С	ضريب ارتجاعي پيچشي	-1	N.m.rad <sup>-1</sup>
kgm²       ۱       ممان اینرسی $I_z$ rad $\cdot/10Y1$ هران ایند معودی ارابه $\varphi$ jular(alo چرخ $R$ m $\cdot/797$ $R$ m $\cdot/107$ $R$ m $\cdot/107$ $a$ N.m².rad-1 $-700$ $curlis         m.rad-1       -700 \sigma_{max}         rad-1       700 \sigma_{max}         rad-1       700 \sigma_{max}         max       .177 \sigma_{max}         rad       .177 \sigma_{max}         rad       .1700 \sigma_{max}         rad       .1770 \sigma_{max}         rad       .1770 \sigma_{max}         rad       .1700 \sigma_{max}         rad       .1700 \sigma_{max}         rad       .1700 \sigma_{max}         rad       .1700 \sigma_{max}         max       .1000 \sigma_{max}$	Κ	ضریب میرایی پیچشی	-1•	N.m.s.rad- 1
rad $\cdot/101$ $\phi$ یارامترهای چرخ $\chi$ m $\cdot/797$ $\chi$ m $\cdot/797$ $\kappa$ m $\cdot/797$ $\kappa$ m $\cdot/797$ $\kappa$ m $\cdot/10$ $\kappa$ m $\cdot/10$ $\kappa$ N.m <sup>2</sup> .rad <sup>-1</sup> $-70$ $\kappa$ m.rad <sup>-1</sup> $-70$ $\kappa$ m.rad <sup>-1</sup> $-70$ $\kappa$ madral $\gamma$ $\gamma$ rad <sup>-1</sup> $\gamma$ $\kappa$ madral $\gamma$ $\gamma$ m $\gamma$ $\gamma$ math $\gamma$ $\gamma$ math $\gamma$ $\gamma$ $\kappa$	$I_z$	ممان اينرسي	١	kgm <sup>2</sup>
پارامترهای چرخ         m $\cdot/787$ $\kappa$ m $\cdot/787$ $R$ m $\cdot/1$ $a$ m $\cdot/1$ $a$ m $\cdot/1$ $a$ m $\cdot/1$ $a$ m $-70$ $a$ m.m <sup>2</sup> .rad $\cdot$ $-70$ $k$ m.rad $-1$ $-70$ $\sigma$ rad $\cdot$ $-7$ $\sigma$ madeu $7$ $\sigma$ max $\gamma$ $\gamma$ m $\gamma$ $\gamma$ m $\gamma$ $\gamma$ m $\gamma$ $\gamma$ m $\gamma$ $\gamma$ max $\gamma$	$\varphi$	زاویه عمودی ارابه	•/10Y1	rad
m $\cdot/7\%7$ $m$ $m$ $m$ $\cdot/1$ $m$		پارامترهای چرخ		
m $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\cdot/1$ N.m <sup>2</sup> .rad <sup>-1</sup> $-7V$ $\cdot/1$ k         m.rad <sup>-1</sup> $-7$ $\cdot/1$ $C_{M\alpha}$ rad <sup>-1</sup> $-7$ $\cdot/1$ $C_{M\alpha}$ rad <sup>-1</sup> $-7$ $\cdot/1$ $C_{F\alpha}$ mad <sup>-1</sup> $7$ $\cdot/1$ $C_{F\alpha}$ m $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\sigma$ rad $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\sigma$ rad $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\sigma$ rad $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\sigma$ max $\cdot/1$ $\sigma$ $\sigma$ rad $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\sigma$ max $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\cdot/1$ max $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\cdot/1$ max $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\cdot/1$ max $\cdot/1$ $\cdot/1$ $\cdot/1$ <	R	شعاع چرخ	•/٣۶٢	m
N.m <sup>2</sup> .rad <sup>-1</sup> $-7^{\circ}$ $\infty$ $\alpha_{rad}^{-1}$ $-7^{\circ}$ $\alpha_{rad}^{-1}$ $C_{M\alpha}$ rad <sup>-1</sup> $-7^{\circ}$ $\omega_{cp}$ $C_{F\alpha}$ m $\gamma^{\circ}$ $\omega_{cp}$ $C_{F\alpha}$ m $\gamma^{\circ}$ $\omega_{cp}$ $\sigma_{cp}$ mathbf{m	а	نصف طول تماس تاير	• / ١	m
m.rad-1 $-7$ $\sigma_{ma}$ rad-1 $7$ $\sigma_{rad}$ m $\cdot / \tau$ $\sigma_{Fa}$ m $\cdot / \tau$ $\sigma$ rad $\cdot / \tau$ $\sigma$ max $\cdot / \tau$ $\tau$ ma	k	ثابت گشتاور میرایی	-77.	N.m <sup>2</sup> .rad <sup>-1</sup>
rad·1       ۲۰ $G_{F\alpha}$ m $\cdot/r$ $\sigma$ rad $\cdot/r$ $\sigma$ max $\sigma$ $\sigma$ max	$C_{M\alpha}$	ضريب گشتاور همسوگر	-۲	m.rad-1
m $\cdot/r$ m         rad $\cdot/\cdot \Lambda V$ $\delta$ rad $\cdot/\cdot \Lambda V$ $\delta$ rad $\cdot/\cdot \Lambda V$ $\sigma_g$ rad $\cdot/\cdot 1 V f \Delta$ $\sigma_g$ mlg $\cdot/\cdot 1 V f \Delta$ $\sigma_g$ wlg $\sigma_g$ $\sigma_g$ mlg $\rho_g$ $\sigma_g$ N $\rho_{\cdot \cdot \cdot} = r_z$ ms-1       V $\Delta$ $v_g$	$C_{F\alpha}$	ضریب نیروی جانبی	۲۰	rad-1
rad ۰/۰۸۷ معد لغزش جانبی $\delta$ معد لغزش جانبی $\alpha_g$ rad ۰/۱۷۴۵ rad $\alpha_g$ $n = - \frac{1}{2} \frac{1}{2$	σ	طول آرامش تایر	۰ /٣	m
rad ۰/۱۷۴۵ مسوگر ۲۵/۱۷۴۵ rad سایر پارامترها .۲۶ نیروی عمودی ۸۹۰۰۰ N .۲۷ سرعت ۷۵ v	δ	حد لغزش جانبي	•/• AV	rad
<b>سایر پارامترها</b> N ۹۰۰۰ نیروی عمودی F <sub>z</sub> w سرعت ۷۵ <u>ms<sup>-1</sup> v</u>	$\alpha_g$	حد لغزش همسوگر	۰/۱۷۴۵	rad
N ۹۰۰۰ نیروی عمودی F <sub>z</sub> ms <sup>-1</sup> ۷۵ v		سایر پارامترها		
سرعت N۵ ms <sup>−1</sup> V۵	$F_z$	نيروى عمودى	٩٠٠٠	N
	v	سرعت	۷۵	ms <sup>-1</sup>

	کنترلر مذکور	در بلوک	استفادهشده ه	امتر های ا	<b>، (۳):</b> یار	جدول
--	--------------	---------	--------------	------------	-------------------	------

پارامتر	مقدار	واحد
تعداد لایه مخفی	۵	-
تعداد تأخيرهاى ورودى	٣	-
تعداد تأخيرهاي خروجي	٣	-
زمان نمونەبردارى	•/•• ١	S
بيشينه مقدار خروجي آموزش	•/۵	rad
كمينه مقدار خروجي آموزش	_ • /∆	rad
بیشینه مقدار ورودی آموزش	١٠٠٠	N.m
کمینه مقدار ورودی آموزش	-1	N.m

1 . . . .

تعداد نمونهبرداري آموزش

همان طور که در پیوست آمد، سیستم مدل سازی شده توسط بلوكهاى سيمولينك بهعنوان سيستم پايلوت موردپژوهش قرار گرفت؛ و دادههای عددی موردنیاز از آن استخراج شد و برای آموزش و سنجش به شبکه عصبی و نهایتاً کنترلر عصبی داده شد. یکی از مواردی که کنترلر باید از عهده دفع آن براید، شرایط اولیه مختلف است. برای سنجش کارایی کنترلرهای پیادهسازی شده نسبت به خطا در شرایط اولیه، شرایطی به شکل زیر در نظر گرفته شد:

 $\begin{bmatrix} \psi & \dot{\psi} \end{bmatrix}_{t=0} = \begin{bmatrix} -0.1 & 10 \end{bmatrix}$ (78) نتایج حاصل از شبیهسازی کنترلرهای یادشده به شرح شکل ۵ است. همان طور که در شکل ۵ مشخص است، میزان ارتعاشات شيمي در سيستم تحت كنترل بهوسيله NARMA-L2 در بازه زمانی صفر تا ۰/۰۳ ثانیه تا ۳۰٪ کمتر از ارتعاشات در حالتی است که کنترلرهای PID و CTM استفادهشدهاند؛ و در ادامه، این سه کنترلر در بازه زمانی مشابهی به حالت پایدار رسیدهاند. مسیر سرعت زاویهای در طول مسیر چنین (شکل ۶) است. همانطور که در شکل ۶ مشخص است، کنترلر عصبی در دامنه سرعت کمتری عمل کرده است؛ این امر به دلیل جلوگیری از وارد آوردن ضربات ناگهانی به سیستم مهم بوده و نشان از کارایی بالای آن است. در ادامه، نیروی کنترلی صرف شده توسط کنترلرهای ییاده شده در شکل ۷ آمده است. همانطور که در شکل ۷ آمده، کنترلر عصبی با اعمال نیروی کنترلی در دامنه کوچکتر و نوسانات بیشتر از سایر کنترلرها عمل کرده است. بیشترین دامنه نیروی کنترلی برای کنترلر عصبی تا ۹۰٪ کمتر از مقداری است که کنترلرهای CTM و PID اعمال نمودهاند. برای سنجش میزان مقاومت کنترلرها نسبت به اغتشاشات محیطی، از سیگنال اغتشاشی با شماتیک موجود در شکل ۸ استفاده شد. اغتشاش یادشده بهعنوان یک گشتاور خارجی وارده بر چرخ هواپیما مدلسازی گردید و به سیستم اعمال شد. شرایط اولیه در نظر گرفتهشده در این بخش چنین است:

$$\begin{bmatrix} \psi & \dot{\psi} \end{bmatrix}_{t=0} = \begin{bmatrix} 0.1 & 0 \end{bmatrix} \tag{(YY)}$$

نتایج حاصل از شبیهسازی کنترلر یادشده در ادامه (شکلهای ۸ تا ۱۱) نمایش داده شده است. همان طور که در شکل ۹ مشخص است، ارتعاشات شیمی در سیستم تحت کنترل بهوسیله NARMA-L2 در بازه زمانی صفر تا ۰/۰۳ ثانیه برابر با حالتی است که کنترلرهای PID و CTM استفادهشدهاند. در شروع پالس اغتشاش، کنترلر عصبی ارتعاش کمتری داشته و سریعتر به حالت پایدار رسیده است. برتری کنترلر عصبی در پایان پالس اغتشاش بهخوبی نمایان است. کنترلر یادشده در این بازه زمانی بهخوبی تعادل سیستم را حفظ کرده و از ارتعاشات ناخواسته ناشی از تغییر پالس اغتشاش جلوگیری کرده است. ارتعاشات سیستم در این حالت کمتر از یکچهارم ارتعاشات سیستم در حالتی است که از کنترلرهای PID و CTM استفاده شده است. مسیر سرعت زاویهای در طول مسیر مانند شکل ۱۰ است. همان طور که در شکل ۱۰ آمده است، کنترلر عصبی در ابتدای مسیر، در دامنه سرعت کمتری عمل کرده که این امر به دلیل جلوگیری از وارد آوردن ضربات ناگهانی به سیستم مهم بوده و نشان از کارایی بالای آن است.



5×10<sup>4</sup>

 $\times 10^4$ 

0

-5

-10

0.1

(ш.N) и -2

-10

0



d $\psi$  (rad/s)

شاید نوسانات بالا در اعمال گشتاور کنترلی محدودیتهایی را از جهت انتخاب عملگرهای مناسب فراهم آورد. ازاینجهت، با توجه به شکل ۱۱، به عملگری نیاز است که سرعت عملی برابر با پنجهزارم ثانیه داشته باشد. این امر يعنى اگر از يک موتور جريان مستقيم استفاده شود، دور موتور باید تا دوازده هزار دور بر دقیقه برسد. حال اگر از دو موتور در خلاف جهت یکدیگر استفاده شود و اعمال گشتاورهای مثبت و منفی به هرکدام بهصورت جداگانه سیرده شود، این سرعت عمل تا شش هزار دور بر دقیقه کاهش یافته و محدودیت انتخاب عملگر نیز کمتر خواهد شد.



Time (s)

-u<sub>PID</sub>

-<sup>и</sup>стм

0.01

0.06

0.3

0.4

 $\psi_{\mathsf{PID}}$ 

 $\psi$ CTM

 $\psi$ NARMA-L2

0.5

0.02

0.08

-UNARMA-L2

0.1

ارتعاشات شیمی در سیستم تحت کنترل توسط -NARMA L2 در مقایسه باحالتی که از کنترلرهای PID و CTM استفادهشده است، کمتر بوده و در لحظاتی که پالس اغتشاش خارجی به آن اعمال می شود علاوه بر اینکه سریعتر به حالت پایدار رسیده است؛ ارتعاشات سیستم در این حالت کمتر از یکچهارم ارتعاشات سیستم در حالتی است که از کنترلرهای PID و CTM استفاده شده است. در ابتدای بازه شبیهسازی، کنترلر عصبی NARMA-L2، نیروی کنترلی برابر با یکسوم مقدار نیروی کنترلی اعمال شده توسط کنترلرهای CTM و PID و PID وارد کرده است. این کنترلر در بازه زمانی اعمال پالس اغتشاش، در دامنه مشابهی با سایر کنترلرهای طراحی شده، از نوسانات بیشتری برای اعمال نيروى كنترلى استفاده كرده است؛ كه نهايتاً اين نوسانات بیشتر در اعمال نیروی کنترلی، منجر به کاهش دامنه ارتعاشات شده است. جميع موارد بالا بهخوبي برتري كنترلر عصبی NARMA-L2 را بر کنترلرهای PID و CTM نشان میدهد. کنترلر یادشده بهخوبی از عهده میرا نمودن ارتعاشات شیمی ارابه فرود برآمده و در مقابل اغتشاشات خارجی مقاومت بالایی دارد. همچنین، این کنترلر از بهینگی مناسبی برخوردار بوده و نیروی کنترلی را در دامنه کوچکتری (نسبت به دو کنترلر دیگر) به ارابه فرود وارد کردہ است.

[1] Esmailzadeh E, Farzaneh K. Shimmy vibration analysis of aircraft landing gears. Journal of Vibration and Control. 1999;5(1):45-56.

[2] Gears ML. Shimmy of aircraft main landing gears. 2000.

[6] Horta LG, Daugherty RH, Martinson VJ. Modeling and validation of a Navy A6-Intruder actively controlled landing gear system. 1999.

جميع موارد بالا بهخوبي برتري كنترلر عصبي NARMA-L2 را بر کنترلرهای PID و CTM نشان می دهد. کنترلر یادشده بهخوبی از عهده میرا نمودن ارتعاشات شیمی ارابه فرود برآمده و در مقابل اغتشاشات خارجی مقاومت بالایی دارد. همچنین، این کنترلر از بهینگی مناسبی برخوردار بوده و نیروی کنترلی را در دامنه کوچکتری (نسبت به دو کنترلر دیگر) به ارابه فرود وارد کرده است. بهطور کلی، سیستم ارابه فرود هواپیما به دلیل ممانهای اینرسی بالا و ضریب میرایی بالای ادوات استفادهشده، از قابلیت خوبی برای غلبه بر ارتعاشات برخوردار است. و بهطورکلی هر ارتعاشی نمی تواند آن را دچار خطا کند. علاوه بر آن، به کارگیری سیستم میرایی فعال و کنترلر پیادهسازی شده به مقاومت و سرعت عمل آن افزوده است. دلیل سرعتبالای فائق آمدن بر این ارتعاشات چنین بیان می شود. در عمل، کنترلری بهتر و بهینه تر است؛ که واکنش میراگری سیستم را در نظر گرفته و متناسب با آن نیروی کنترلی را اعمال کند. که در بین کنترلرهای پیاده شده، کنترلر عصبی بهترین است. بهمنظور بررسیای بهتر، کارایی روشهای کنترلی پیادهسازی شده در جدول ۴ مقایسه شده است.

شده	ی پیادہ	ں کنترل	روشهای	كارايى	مقايسه	ل ۴:	جدوا
-----	---------	---------	--------	--------	--------	------	------

زمان	بيشينه تلاش	ميزان	
نشست	كنترلى	فراجهش	روش کنترلی
•/• ٢ •	1	•/•۶	PD
•/• ٣٣	۱۰۰۰۰	•/•٧	СТМ
٠/٠١٩	1	۰/۰۳	NARMA-L2

همان طور که از جدول بالا مشخص است، کنترلر NARMA-L2 باوجود اعمال تلاش کنترلی کمتر، زمان نشست و میزان فراجهش کمتری نسبت به کنترلرهای دیگر داشته است. این امر به خوبی بیانگر کارایی بالای کنترلر طراحی شده در مقایسه با کنترلرهای PID و CTM است.

## ۵- نتیجهگیری

در این مقاله بهمنظور رفع چالش ارتعاشات کوچک ارابه فرود هواپیما، پس از مدلسازی ریاضی سیستم یادشده، به پیادهسازی یک کنترلر عصبی موسوم به NARMA-L2 پرداخته شد. طبق نتایج بهدستآمده از شبیهسازیها،

<sup>[3]</sup> Haddadpour H, Bornassi S. The Shimmy Vibration Analysis of Aircraft Landing Gear. 2011.

<sup>[4]</sup> Pritchard J. Overview of landing gear dynamics. Journal of aircraft. 2001;38(1):130-7.

<sup>[5]</sup> Vu KT. Advances in optimal active control techniques for aerospace systems; application to aircraft active landing gear: University of California, Los Angeles; 1989.

[19] Celikel R, Aydogmus O, editors. NARMA-L2 controller for single link manipulator. 2018 International Conference on Artificial Intelligence and Data Processing (IDAP); 2018: IEEE.

[20] Pukrittayakamee A, De Jesús O, Hagan MT, editors. Smoothing the control action for NARMA-L2 controllers. The 2002 45th Midwest Symposium on Circuits and Systems, 2002 MWSCAS-2002; 2002: IEEE.

[7] Tourajizadeh H, Zare S. Robust and optimal control of shimmy vibration in aircraft nose landing gear. Aerospace Science and Technology. 2016;50:1-14.

[8] Zhang T. Dynamic modeling and control strategies for shimmy in aircraft landing gears 2016.

[9] Burbano-L DA, Coraggio M, di Bemardo M, Garofalo F, Pugliese M, editors. Adaptive and quasi-sliding control of shimmy in landing gears. 2018 European Control Conference (ECC); 2018: IEEE.

[10] Orlando C, editor Modified simple adaptive control of aircraft NLG shimmy. AIP Conference Proceedings; 2020: AIP Publishing LLC.

[11] Li F, Zhao Y, editors. Amplitude reduction optimization of time delay semi-active control for aircraft landing gear shimmy. Journal of Physics: Conference Series; 2022: IOP Publishing.

[12] Wang Y, Jin X, Yin Y. Using nonlinear feedback control to improve aircraft nose landing gear shimmy performance. Meccanica. 2022;57(9):2395-411.

[13] El Hamidi K, Mjahed M, El Kari A, Ayad H, El Gmili N. Design of Hybrid Neural Controller for Nonlinear MIMO System Based on NARMA-L2 Model. IETE Journal of Research. 2021:1-14.

[14] Srakaew K, Sangveraphunsiri V, Chantranuwathana S, Chancharoen R, editors. Design of NARMA-L2 neurocontroller for nonlinear dynamical system. 29th International Conference on Modeling, Identification, and ontrol, Innsbruck, Austria; 2010.

[15] Al-Fallooji NS, Abbod M. Helicopter Control Using Fuzzy Logic and Narma-L2 Techniques. International Journal of Intelligent Systems & Applications. 2020;12(5).

[16] Lu F, Yan Z, Tang J, Huang J, Qiu X, Gao Y. Iterative learning NARMA-L2 control for turbofan engine with dynamic uncertainty in flight envelope. Proceedings of the Institution of Mechanical Engineers, Part G: Journal of Aerospace Engineering. 2021:09544100211029814.

[17] Tourajizadeh H, Zare S. Optimal control of shimmy oscillation in aircraft nose landing gear. Modares Mechanical Engineering. 2015;15(8):207-15.

[18] Paccot F, Andreff N, Martinet P. A review on the dynamic control of parallel kinematic machines: Theory and experiments. The International Journal of Robotics Research. 2009;28(3):395-416.

## ۷-پيوست



سیستم مدل شده در نرمافزار Simulink بهمنظور شبیهسازی مدلهای ریاضی آمده در بخشهای پیشین چنین است:

**شکل ۱ پ:** مدل سیستم تحت کنترل در محیط نرمافزار Simulink.

که در آن مدل زیرسیستمهای Fy ،M3 و alpha چنین است:



**شکل ۲ پ:** مدل زیرسیستم M3.



**شکل ۳ پ:** مدل زیرسیستم Mz.



**شکل ۵ پ:** مدل زیرسیستم alpha.

برای شبیه سازی سیستم کنترلی عصبی NARMA-L2 مانند آنچه در متن مقاله آمد، در محیط نرم افزار سیمولینک چنین عمل شد:



**شکل ۶ پ**: سیستم تحت کنترل با استفاده از کنترلر NARMA-L2 مدل شده در محیط Simulink.

که در آن، پارامترهای کنترلر NARMA-L2 مورداستفاده در این بخش چنین تعیین شد:

承 Plant Identification - NARMA	-L2		—		
File Window Help				a N	
Plant Ide	entificati	on - NAI	RMA-L2		
	Network A	rchitecture -			
Size of Hidden Layer	1	No.	Delayed Plant Inputs	3	
Sampling Interval (sec)	0.001	No. D	elayed Plant Outputs)	3	
Normalize Training Data					
	- Trainir	ng Data -			
Training Samples	10000		Limit Output Data		
Maximum Plant Input	10000	N	/laximum Plant Output	0.5	
Minimum Plant Input	-10000		Minimum Plant Output	-0.5	
Maximum Interval Value (sec)	0.01		Simulink Plant Model:	Browse	
Minimum Interval Value (sec)	0.001	Model_shim	my		
Generate Training Data	Impor	t Data	Export Data	a	
	- Training P	arameters -			
Training Epochs	1000	Tr	aining Function trainlr	n 🗸	
Use Current Weights	Use Valida	tion Data	🗹 Use Testing Dat	а	
Train Network	ОК	C	ancel Ap	ply	
Generate or import data before training the neural network plant.					

**شکل ۷ پ:** پارامترهای استفاده شده در بلوک کنترلر.

Journal of Aerospace Mechanics/ 2023/ Vol.19/ No.2/ 41-55

# Journal of Aerospace Mechanics



DOR: 20.1001.1.26455323.1402.19.2.4.1

## Active Control of Suspension Oscillations in Aircraft by using NARMA-L2 Neural Controller

## Milad Yazdanpanah<sup>1</sup>, Alireza Nateghi<sup>2</sup>

<sup>1</sup> Ph.D. Student, Faculty of Electrical Engineering, Science and Research Branch, Islamic Azad University, Tehran, Iran

<sup>2</sup> Associate Professor, Faculty of Electrical and Computer Engineering, Shahid Sattari University of Aeronautical Engineering, Tehran, Iran

## HIGHLIGHTS

- Reducing the amplitude of landing gear vibrations.
- Damping of landing gear vibrations by NARMA-L2 controller.
- Making the landing gear system resistant to external disturbances with the help of the NARMA-L2 controller.

#### ARTICLE INFO

Article history: Article Type: Research paper Received: 18 November 2022 Received in revised form: 6 December 2022 Accepted: 27 January 2023 Available online: 20 February 2023 \*Correspondence: control.theory13@gmail.com How to cite this article:

M. Yazdanpanah, A. Nateghi. Active control of suspension oscillations in aircraft by using NARMA-L2 neural controller. Journal of Aerospace Mechanics. 2023; 19(2):41-55.

Keywords: Neural Controller NARMA-L2 Active Control Suspension Oscillations Aircraft

#### GRAPHICAL ABSTRACT



#### ABSTRACT

Small vibrations (Shimmy) are lateral and torsional vibrations in the aircraft wheel that excites itself and cause instability in fast functions; which can damage the aircraft's landing gear and its fuselage, as well as, in commercial aviation, this may harm passengers. Therefore, controlling and damping these vibrations is essential. For this purpose, the present study has designed a controller using the NARMA-L2 type neural method to prevent small vibrations in the aircraft's landing gear. The controller as mentioned above has a high capability against parameter uncertainties and external disturbances. To check the performance of the proposed controller, the vibration response of the system was simulated by MATLAB software, and its efficiency was measured by comparing the results obtained from RCTM and Proportional-Integral-Derivative (PID) controllers. The obtained results show a significant improvement in the performance of the closed-loop system with an effective reduction of vibrations as a result of using the proposed controller.

<sup>\*</sup> Copyrights for this article are retained by the author(s) with publishing rights granted to Imam Hossein University Press. The content of this article is subject to the terms and conditions of the Creative Commons Attribution 4.0 International (CC-BY-NC 4.0) License. For more information, please visit https://www.creativecommons.org/licenses/by-nc/4.0/legalcode.