[www.SID.ir](www.sid.ir)

ماهنامه علمی پژوهشی

مکانیک مدر ہ

mme.modares.ac.ir

حامی تورجی زاده^{ا^}، سعید زارع²

1 - استادیار، مهندسی مکانیک، دانشگاه خوارزمی، تهران 2- دانشجوی کارشناسی ارشد، مهندسی مکانیک، دانشگاه خوارزمی، تهران * تهران، صندوق يستى 14911-15719، tourajizadeh@khu.ac.ir

کنترل بهینه ار تعاشات شیمی ارابه فرود دماغه هواپیما

Please cite this article using: :|ÌËZ¼¿Ã{Z¨fY¶Ë}cZ^YÄ·Z¬»¾ËYÄ]ZmYÉY]

H. Tourajizadeh, S. Zare , Optimal Control of Shimmy Oscillation in Aircraft Nose Landing Gear, *Modares Mechanical Engineering*ǡVol. 15, No. 8, pp. 207-215, 2015 (In Persian)

Optimal Control of Shimmy Oscillation in Aircraft Nose Landing Gear

Hami Tourajizadeh* **ǡSaeed Zare**

Department of Mechanical Engineering, Kharazmi University, Tehran, Iran ȗP.O.B. 15719-14911 Tehran, Iran, tourajizadeh@khu.ac.ir

ARTICLE INFORMATION ABSTRACT

Original Research Paper Received 16 March 2015 Accepted 27 May 2015 Available Online 28 June 2015

In this paper, an optimal active controller is designed to prevent the shimmy vibrations in aircraft nose landing gear. The controller is designed according to the linearized system while the input is implemented on the real non-linear plant. Shimmy vibration is the lateral and torsional vibrations in the wheel that is self-excited and causes instability in high speed performances. This phenomenon is highly impressive since this malfunction over a long period of time can damage the landing gear of the aircraft, its fuselage and can even harm the passengers. Thus, control and suppression of this vibration is extremely important. In this paper, using the nonlinear dynamics of the nose landing gear system, the equivalent linearized system is extracted and then its related linearized state space is derived. Stability, controllability and observability of the system are investigated based on the linearized model of the system and damping the shimmy vibrations is performed with the least amount of consumed energy using Linear Quadratic Regulator (LQR). To estimate the states of the system which are not measurable using ordinary sensors, an observer is designed and implemented using separation principal. To verify the performance of the proposed controller, vibration response of the open loop system is compared with the closed loop response of the designed optimal controller. Considerable improvement can be seen in the performance of the closed loop system since not only are the vibrations effectively damped but also the consumption of energy is minimized. Finally, digital control system is extended in order to implement the proposed controller on the discretized model of the system and the effect of sampling rate on the accuracy of the system is studied.

عرضي و پيچشي ارابه فرود بوجود ميآيد و باعث دور شدن چرخ از موقعيت تعادل در جهت عرضی و به صورت پیچشی می شود. انرژی جنبشی ایجاد شده در زمان حرکت روبهجلو هواپیما، در اثر ناصافیهای سطح تماس و غیر -یکنواختی تایر، عامل اصلی ایجاد این نوسانات است. در واقع، در موقع حرکت

Keywords: Landing gear shimmy oscillation optimal control nonlinear systems

 ϵ as

 Ä»|¬» -1 یکی از دغدغههای مهم در طراحی ارابه فرود هواپیما ارتعاشات شیمی¹ است. این ارتعاشات، نوسانات ناخواسته و مزاحم شدیدی است که از ترکیب حرکت

1- Shimmy

حامی تورجی زاده و سعید زارع

هواپیما بر روی باند فرود، برهم کنش رفتار دینامیکی تایر و سطح تماس، و انتقال انرژی به سازه ارابه، باعث بروز این نوسانات می شود. فرکانس این ارتعاشات معمولاً بين 10 تا 30 هرتز مي باشد [1]. اين ارتعاشات در ارابه فرود دماغه هواپیما شدت بیشتری دارد و از طریق خود ارابه فرود به سازه اصلی هواييما انتقال پيدا كرده و با افزايش دامنه اين ارتعاشات، باعث تكانهاى شدیدی در کابین میشود که علاوه بر این که دیدن و خواندن تجهیزات دقیق را برای خلبان دشوار می کند، ایمنی و راحتی مسافران را کاهش داده، بنابراین باعث نارضایتی آنها می شود. به همین دلیل کاهش نوسانات شیمی در طراحی بسیار مهم بوده و در حال حاضر برای جلوگیری و به حداقل رساندن آن از گزینههایی چون افزایش میرایی استفاده میشود. به همین منظور در هواپیماهای مدرن از قطعهای بنام میراکنندهی شیمی استفاده میشود [2-5]. اما پس از مدتی عملکرد میراکنندههای شیمی به دلیل وابسته بودن ویسکوزیته روغن به دما و نشتی روغن کاهش می یابد. بنابراین میراسازی ارتعاشات شیمی به درستی صورت نمیگیرد، و نیاز است که تعمیر دورهای انجام شود، که علاوه بر هزینه تعمیرات، نیاز به صرف وقت و انرژی نیز دارد [7،7]. استفاده از این میراکنندهها به علت سرعتِ بالای ارتعاشات شیمی، نمی تواند از وقوع این ارتعاشات به طور موثری جلوگیری کند. از طرفی، پس از طراحی ارابه فرود، پارمترهای طراحی سازهای قابل تغییر نیستند و شرایطی مانند باند فرود نامناسب، لغزنده بودن باند فرود، آب و هوای به، اشتباهات خلبان و یا هر اغتشاش خارجی دیگری که سیستم برای آن شرایط طراحی نشده باشد، می تواند منجر به ارتعاشات شیمی شود. در چنین شرایطی استفاده از یک مکانیزم کنترل هوشمند می تواند بسیار مفید بوده و در سرعتهای مختلف، مقدار نوسانات و اغتشاشات را حس کرده و سیستم را كنترل كند و مانع از بروز ارتعاشات شيمي و مشكلات احتمالي شود [8].

در مورد ارتعاشات شیمی مطالعات بسیار زیادی صورت گرفته است، که تاریخچه تقریباً کاملی از آن در [8] ارائه شده است. بدین گونه که بسیاری از تحقیقات اخیر بر روی دینامیک ارتعاشات شیمی [9] و مدلسازی تایر، تمرکز کردهاند [10]؛ که به طراحان در پیدا کردن ساختار بهینه ارابه فرود، یا جستوجوی بهتر پارامترهای فیزیکی تایر، کمک میکند. در [11] ابتدا معادلات غیرخطی دینامیک ارتعاشات شیمی ارابه فرود با در نظر گرفتن زاویه رو به عقب استخراج شده است. سپس تحلیل پایداری نیز با استفاده از آنالیز غیرخطی انشعاب¹ بر روی سرعت پیشروی و نیروی عمودی صورت گرفته است و محدودههای پایداری ارتعاشات شیمی، به ازای پارامترهای مختلف مشخص شده است. در [12] به تحلیل پایداری ارتعاشات پیچشی ارابه فرود پرداخته شده است. با خطی سازی معادلات غیرخطی حاکم بر سیستم، تحلیل پایداری با معیار روث-هورویس² ارائه شده است و در نهایت نیز بهازای مقادیر پارامترهای مختلف، درصد پایداری ارتعاشات شیمی را به صورت جدول ارائه شده است.

شده است، که علاوه بر مقاوم بودن در برابر اغتشاشات و شرایط مختلف فرود، میزان مصرف انرژی را به حداقل مقدار خود برساند.

در حال حاضر، برخلاف دیگر سیستمهای هواپیما (از قبیل سیستم موتور هواپیما) ارابه فرود به عنوان یک جاذب ارتعاشی غیرفعال و منفعل عمل می-کند، اما با ظهور کامپیوترهای قوی و ریزپردازندههایی با قدرت پردازش و اطمینان بالا که در کنترلگرها بکار برده میشوند، ایده استفاده از سیستم ارابه فرود فعال و هوشمند، برای راحتی و ایمنی بیشتر خلبان و مسافران، مورد توجه محققان قرار گرفته است. اما چنانچه در [9] گزارش شده است، در حال حاضر هواپیمایی که مجهز به چنین سیستمی باشد، تولید نشده است. در مرجع [13] ابتدا مكانيزمهاي مختلف ارابه فرود طراحي شده و سپس به کنترل و شبیهسازی شرایط مختلف ارابه فرود پرداخته شده است. هدف اصلی این مطالعه، کنترل و شبیهسازی ضربه ناشی از فرود و کنترل ارتعاشات عمودی، هنگام حرکت هواپیما بر روی ناهمواریهای سطح بوده است. در [14] کنترل فعال و نیمه فعال سیستم تعلیق ارابه فرود هواپیما را مورد بررسی و مقایسه قرار داده است و در آن بیان شده است که در کنترل نیمه فعال نیازی به منبع تولید توان خارجی نیست و بر این نکته تأکید کرده که اجرای کنترل نیمه فعال عملی تر و سادهتر می باشد. ناسا [15] نیز یک مدل سادهسازی شده از ارابه فرود هواپیمای جنگنده نیروی دریایی آمریکا، مجهز به سیستم سروهیدرولیک برای کنترل فعال ارتعاشات عمودی ارابه، معرفی می کند و بیان می کند که این سیستم در آزمایشات انجام شده جهت جذب ارتعاشات عمودی، عملکرد خوبی از خود نشان داده است.

در مطالعات قبلی بحثی در مورد کنترل ارتعاشات شیمی به صورت فعال و بهینه صورت نگرفته است. بنابراین کنترل (جلوگیری) از ارتعاشات شیمی مسألهای است که هنوز به طور کامل حل نشده است و می بایست مطالعات .
بیشتری در این زمینه صورت گیرد که در این مقاله به این مهم پرداخته شده

بتم ارابه فَرود از نوع سیستم متغیر پارامتری خطی³ است و این بدین معناست که ماتریس های فضای حالت آن تابعی از سرعت تاکسی کردن هواپیما هستند و طراحی کنترل گر برای سیستم متغیر پارامتری خطی، نيازمند پيشبيني شكل تغييرات أينده سيستم است [16]. بنابراين ميتوان از کنترل بهینه تنظیم کننده <mark>درجه دوم خطی⁴ برای میرا کردن ارتعاشات</mark> شیمی استفاده کرد.

ساختار مقاله به شرح زیر است. در بخش 2 به مدلسازی غیرخطی ارتعاشات شیمی ارابه فرود دماغه هواپیما، شامل دینامیک پیچشی ارابهی فرود، نیرو و گشتاورهای اعمالی به ارابه از منابع مختلف و تغییر شکل الاستیک تایر یا به اصطلاح مکانیک تایر، پرداخته شده است. در بخش 3 به مبحث کنترل این ارتعاشات پرداخته شده است. در این بخش برای کنترل ارتعاشات شیمی، ابتدا پایداری ارتعاشات شیمی که با تغییر طول بازوی اتصال

و سرعت تاکسی کردن هواپیما، متغیراست، بررسی شده و پس از بررسی کنترل پذیری و رؤیت پذیری سیستم، در بخش 4 کنترل گر بهینه طراحی شده است و سپس در بخش 5 به طراحی رؤیتگر پرداختهایم. در بخش 6 نیز با شبیهسازی نتایج، اثر کنترل گر بهینه و رؤیت گر در جلوگیری از ارتعاشات شیمی نشان داده شده است، که بهبود عملکرد را در مقایسه با کنترل غیر-فعال نشان می،دهد.

نکتهای حائز اهمیت آن است که اگر پارامترهای بهینه برای ارابه فرود هواپیما طراحی شده باشد، باز هم با اطمینان نمیتوان از عدم وقوع این ارتعاشات صحبت کرد، چرا که این پارامترها برای شرایط خاص طراحی شده و توانایی جلوگیری از وقوع این ارتعاشات در تمام شرایط را ندارد. به عنوان مثال، اگر هواپیما در مسیر فرود، مجبور به عبور از زمین چمن و یا حرکت بر روی باند یخ زده و لغزنده شود قادر به مهار این ارتعاشات نخواهد بود. بنابراین د, این مقاله، به طراحی یک سیستم کنترل بهینه برای ارابه فرود پرداخته

1- Bifurcation

2- Routh-Hurwitz

3- Linear Parameter Varying 4- Linear Quadratic Regulator

مہندسی مکانیک مدرس، آبان 1394، دورہ 15، شمارہ 8

www.SID.ir

208

گشتاور M_3 ، از دو بخش گشتاور همسوگر $M_{\rm z}$ حول محور چرخ و گشتاور ناشی از ضرب نیروی جانبی $F_{\rm y}$ در طول بازوی موثر محور چرخ $e_{\rm eff}$ ، تشکیل میشود. مقدار این نیرو و گشتاور وابسته به نیروی عمودی تایر $F_{\rm z}$ و زاویه $-$ لغزش آن \propto میباشد. برای توصیف گشتاور همسوگر نیز از یک تقریب نیم پریود از تابع سینوس که بین دو مقدار حدی زاویه α_g ، محدود شده است، استفاده میشود. δ و α_g به ترتیب، مربوط به حداکثر زاویه لغزش، ناشی از نیروی جانبی و گشتاور همسوگر هستند. گشتاور M_4 ناشی از برجستگیها و $\dot{\psi}$ دندانههای سطح چرخ است که به سرعت هواپیما ۷ و سرعت زاویهای وابسته است. k نیز ضریب گشتاور دندانههای تایر است. جابجایی عرضی چرخ $[9]$ و تغییر شکل آن با استفاده از فرضیه نوار ارتجایی قابل بیان است که در ارائه شده است. این فرضیه در واقع رابطهی بین زاویه چرخش ارابه فرود ψ و تغییر شکل ایجاد شده در چرخها y به هنگام ارتعاش را بیان میکند. که توسط رابطه (4) بیان شده است. قسمتی از نوار یا چرخ که با زمین در تماس است دارای طول محدود 2a است و ناحیهای که با زمین در تماس نیست اما ϵ دچار تغییر شکل می شود دارای طول 2 σ است. میتوان دریافت رابطهی بین زاویه لغزش و جابجایی چرخها از طریق رابطهی (10) به دست می آید [2]: $\alpha \approx \tan(\alpha) = \frac{y}{\sigma}$ (10) σ

[www.SID.ir](www.sid.ir)

 [9] Z¼ÌaYÂÅ {Á§Ä]YY'ÌcZZ eY¹Ì¿Z°»ÉZµ|»-2 مدل غیرخطی ارتعاشات شیمی، شامل دینامیک پیچشی ارابهی فرود، نیرو و گشتاورهای اعمالی به ارابه از منابع مختلف و تغییر شکل الاستیک تایر یا به اصطلاح مكانيك چرخ است. شكل 1 نمايي از يک ارابه فرود دماغه هواپيما را نشان میدهد که برای کنترل آن باید گشتاور کنترلی 4 M_5 را نیز به آن اعمال کرد. با استفاده از قانون دوم نیوتن و گشتاورگیری حول محور عمودی ارابه فرود و با استفاده از روابط حاکم بر دینامیک تایر می5نوان معادلهی دیفرانسیل ارتعاشات شیمی را به صورت روابط (1) تا (10) به دست آورد:

 $I_z \psi = M_1 + M_2 + M_3 + M_4 + M_5$ (1)

209

$$
\dot{y} + \frac{V}{\sigma}y = V\cos(\varphi)\psi + (e_{\text{eff}} - a)\cos(\varphi)\dot{\psi}
$$
 (2)

$$
e_{\rm eff} = e \cos(\varphi) + \tan(\varphi)(R + e \sin(\varphi))
$$
 (3)

واویه $\bm{\psi}$ را به عنوان حروجی در نظر ب $\bm{\psi}$ (14) و (15) خواهد شد:

$$
M_1 + M_2 = C\psi + K\dot{\psi} \tag{4}
$$

$$
M_3 = M_z - e_{\text{eff}} F_y \tag{5}
$$

 $\langle\phi\rangle$ وایه φ ; اویه عمودی ارابه فـرود (زاویـه حملـه) و R شـعاع چـرخ مــ اشـد. گشتاور M_1 ، ناشی از سختی پیچشی استرات (بازوی عمودی ارابه) و گشــتاور پیچشی ناشی از بازوی اتصال است و گشــتاور M_2 ناشــی از خاصـیت میرایــی پیچشی استرات در اثر میرایی ویسکوز بین یاتاقانها و ضربهگیر است.

 $Z_2 + M_3 + M_5$ (باک الله تعلیم کار الله ت گشتاور اینرسی حول محور عمودی ارابه است. C نرخ سختی پیچشی $I_{\rm z}$ و K ضریب میرایی ویسکوز بازوی عمودی ارابه (استرات) است. نیروها و گشتاورهای ناشی از تغییر شکل عرضی چرخها که ناش<mark>ی از زاویهی لغز</mark>ش M_3 جانبی \propto و نرخ تغییرات زاویهی پیچشی ψ است باعث ایجاد گشتاور (سختی پیچشی ناشی از چرخها) و گشتاور M_4 (میرایی پیچشی ناشی از چرخ ها**)** ميشود.

$$
F_{y} = \begin{cases} C_{F\alpha} \propto F_{z} & , \alpha \leq \delta \\ C_{F\alpha} \delta F_{z} \text{sign}(\alpha) & , \alpha \geq \delta \end{cases}
$$
 (6)

$$
M_{z} = \begin{cases} C_{M\alpha} \frac{\alpha_{g}}{180} \sin\left(\frac{180}{\alpha_{g}}\alpha\right) F_{z} & , |\alpha| \leq \alpha_{g} \\ 0 & , |\alpha| \geq \alpha_{g} \end{cases}
$$
(7)

$$
M_4 = \frac{k}{V} \cos(\varphi) \dot{\psi} \tag{8}
$$

$$
u \tag{9}
$$

d·ZuÉZ§cÓ{Z » -3

برای بررسی و کنترل ارتعاشات شیمی ارابه فرود هواییما، ابتدا معادلات غیرخطی فضای حالت را با توجه به معادلات (1) تا (10) به صورت معادله (11) مے نویسیم:

$$
Z_1 = \psi \rightarrow Z_1 = Z_2
$$

\n
$$
Z_2 = \dot{\psi} \rightarrow \dot{Z}_2 = \ddot{\psi}
$$

\n
$$
= \frac{1}{I_z} (cZ_1 + KZ_2 + \frac{k}{V} \cos(\varphi) Z_2 + M_3 + M_5)
$$

$$
Z_3 = y \rightarrow Z_3 = V\cos(\varphi)Z_1
$$

+**(e_{eff} - a)cos(\varphi)Z_2 - $\frac{V}{\sigma}$ Z_3 (11)
1²**

 M_5 اگر گشتاور مربوط به گشتاور M_3 میباشد که با استفاده از بسط تیلور حول نقطه تعادل، یعنی حول 0= y و 0= ψ گشتاور M_3 به فرم معادله (12) بیان میشود [2]: $M_3(\mathbf{y}) = y \frac{(c_{M_\infty} - e_{\text{eff}} c_{F_\infty}) \cdot F_z}{\sigma}$ (12) σ

حال با قرار دادن عبارت خطی شده (12) در معادله ی (1) و با استفاده از معادله (2)، متغیرهای خطی حالت را به صورت به صورت (13) تعریف می-كنيم [2]:

$$
x_1 = \psi \qquad x_2 = \psi \qquad x_3 = y \tag{13}
$$

$$
\dot{x} = Ax + Bu
$$
\n
$$
\Rightarrow \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \psi \\ \dot{\psi} \\ y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ A_{21} & A_{22} & A_{23} \\ A_{31} & A_{32} & A_{33} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \psi \\ \dot{\psi} \\ y \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} M_5 \qquad (14)
$$
\n
$$
y = \mathbf{C}x \Rightarrow y = \mathbf{I}\psi \mathbf{l} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \psi \\ \dot{\psi} \\ y \end{bmatrix} \qquad (15)
$$
\n
$$
- \int \psi \begin{bmatrix} \psi \\ \psi \end{bmatrix} \qquad (16)
$$

مهندسی مکانیک مدرس، آبان 1394، دوره 15، شما*ر*ه 8

[www.SID.ir](www.sid.ir)

شوند.

$$
A_{21} = \frac{1}{I_z}
$$

\n
$$
A_{22} = \frac{(K + \frac{k}{V} \cos(\varphi))}{I_z}
$$

\n
$$
A_{23} = \frac{(c_{M_\alpha} - e_{\text{eff}} c_{F_\alpha}) F_z}{I_z \sigma}
$$

\n
$$
A_{31} = V \cos(\varphi)
$$

\n
$$
A_{32} = (e_{\text{eff}} - a) \cos(\varphi)
$$

\n
$$
A_{33} = -\frac{V}{\sigma}
$$
\n(16)

 $\mathcal C$

4- **يايداري سيستم**

طبق معادله ديناميک پيچشى غيرخطى ارابه فرود هواپيما، تابع لياپانوف را با توجه به انرژی جنبشی و انرژی پتانسیل سیستم به صورت معادله (17) انتخاب مي كنيم [18]:

$$
U = \frac{1}{2} c \psi^2 + \frac{1}{2} I_z \dot{\psi}^2
$$
 (17)

در این رابطه c معادل سختی پیچشی ارابه فرود است. بنابراین با استفاده از معادلات (17) و (11) نرخ زمانی تغییرات تابع لیایانوف به صورت (18) خواهد شد:

$$
\dot{U} = \mathbf{c}\psi\dot{\psi} + I_z\dot{\psi}\ddot{\psi} = 2c\psi\dot{\psi} + (M_z - e_{\text{eff}}F_y)
$$

+
$$
\left(K + \frac{k}{V}\cos(\varphi)\right)\dot{\psi}^2
$$
(18)

برای پایداری سیستم، باید معادله (18) منفی باشد.

5- کنترل پذیری سیستم

برای کنترل یک سیستم، دینامیک آن باید قابلیت کنترل داشته باشد و برای فهم این موضوع میتوان کنترلپذیری سیستم را بررسی کرد، در اینجا كنترلپذيري سيستم را با تشكيل ماتريس كنترلپذيري بررسي ميكنيم. در صورت كامل بودن مرتبه ماتريس كنترلپذيري، اين سيستم قابل كنترل خواهد بود.

ماتریس کنترلپذیری برای سیستم ارابه فرود دماغه هواپیما به فرم رابطه (19) خواهد بود:

$$
CO = [B \quad AB \quad A^2B] = \begin{bmatrix} 0 & 1 & CO_{13} \\ 1 & CO_{22} & CO_{23} \\ 0 & CO_{32} & CO_{33} \end{bmatrix}
$$
(19)

که درایههای این ماتریس به صورت رابطه **(20)** استخراج شده است.

(20)

$$
CO_{13} = \frac{\left(K + \frac{k}{V}\cos(\varphi)\right)}{I_{z}}
$$

\n
$$
CO_{22} = \frac{\left(K + \frac{k}{V}\cos(\varphi)\right)}{I_{z}}
$$

\n
$$
CO_{23} = \left(\frac{\left(K + \frac{k}{V}\cos(\varphi)\right)}{I_{z}}\right)^{2}
$$

\n+ $\frac{\left(e_{\text{eff}} - a\right)\cos(\varphi)\left(c_{M_{\alpha}} - e_{\text{eff}}c_{F_{\alpha}}\right)F_{z}}{I_{z}\sigma} + \frac{c}{I_{z}}$
\n
$$
CO_{32} = \left(e_{\text{eff}} - a\right)\cos(\varphi)
$$

\n
$$
CO_{33} = \frac{\left(\left(K + \frac{k}{V}\cos(\varphi)\right)\sigma - V I_{z}\right)\left(e_{\text{eff}} - a\right)\cos(\varphi)}{\sigma I_{z}}
$$

\n+ $V\cos(\varphi)$

6-رؤيتيذيري سيستم

در موارد بسیاری امکان اندازهگیری تمام حالتهای سیستم بوسیله حسگرها وجود ندارد. براي رفع اين مشكل ميتوان به طراحي رؤيت\$ر پرداخت. اگر بخواهيم از روى مقادير خروجي سيستم، ساير حالتهاي آن را بدست آوريم، این سیستم باید رؤیتپذیر باشد. در اینجا، رؤیتپذیری سیستم را با تشکیل ماتریس رؤیتپذیری بررسی میکنیم. در صورت کامل بودن مرتبه این ماتریس، سیستم رؤیتیذیر است. ماتریس رؤیتیذیری و نحوه تشکیل آن در معادله (21) نشان داده شده است.

$$
OB = \begin{bmatrix} 1 & CA & CA^2 \mathbf{I}^T \\ 0 & 1 & 0 \\ \frac{C}{I_z} & \frac{K + \frac{k}{V}cos(\varphi)}{I_z} & \frac{(c_{M_\alpha} - e_{\text{eff}}c_{F_\alpha})F_z}{I_z \sigma} \end{bmatrix}
$$
(21)

⁷- طراحی کنترل گر بهینه برای دفع ارتعاشات شیمی ارابه فرود کنترل تنظیم کننده خطی درجه دوم یکی از روشهای کنترل مطلوب است که بین ورودی کنترلی سیستم و حالتهای آن برای رسیدن به خروجی مطلوب با توجه به قیود و محدودیتهای حاکم بر سیستم دینامیکی، مصالحه و سازش ایجاد میکند. در این روش معادلات حالت سیستم کنترل حلقه -بسته به صورت (22) و (23) خواهد شد:

$$
\dot{x} = Ax + Bu = (A - B\mathbf{K})x \tag{22}
$$

$$
u = -\mathbf{K}x \tag{23}
$$

ابه فرود است. بنابراین با استفاده از معدول از این بنی ورودی تمری_ق سیستم و حربان تابران با استفاده از منابران
Archive of Siddie o ماتریس K در این معادله همان ماتریس بهره کنترلی است. هدف اصلی از کنترل بهینه، تعیین سیگنال کنترلی یک فرایند (دستگاه) است که باعث برآورده شدن برخی از محدودیتهای فیزیکی و در زمان مشخص، با انتخاب \langle يک معيار عملكرد مطلوب (به حداكثر يا حداقل رساندن) مى شود. كنترل حلقه بسته بهينه به صورت معادلات (22) و (23) خواهد بود. با اين تفاوت که ماتریس K در اینجا همان ماتریس بهره کنترل بهینه است که از حداقل كردن تابع هزينه كه در معادله (24) نشان داده شده است بدست مي آيد.

$$
J = \int (\mathbf{X}^{\mathrm{T}} \mathbf{Q} \mathbf{X} + u^{\mathrm{T}} \mathbf{R} u) dt
$$
 (24)

که در آن ماتریسهای وزنی Q و R به ترتیب مربوط به اهمیت حالتهای سیستم و ورودی سیستم هشتند، بنابراین برای بدست آوردن ماتریس K نیاز است که بسته به اهمیت ورودی و حداکثر خطای مربوط به خروجی، ماتریس های وزنی Q و R را تعریف کنیم. برای انتخاب این ماتریس ها روش های مختلفی وجود دارد [19]. ماتریس Ω را میتوان بهصورت Q=CTC انتخاب کرد. روش دیگر در انتخاب این ماتریسها بصورت $\frac{1}{\max\|x\|} = \mathbf{Q}$ و است. که در آن ||max|| u و ||max|| x ، به ترتیب نشان دهنده ${\bf R} = \frac{1}{\max\|u\|}$ حداکثر اندازه ورودی کنترلی و حداکثر خطای تعقیب مجاز متغیرهای حالت

ÃY|¿Y j¯Y|u ,Ä·P» ËY Á {ÂÌ« ¾f§³ ¿ { Z] Ä·Z¬» ¾ËY { .dY]Y]\ÌeeÄ]d·ZuÉZÅ̤f»Zn»\̬ eÉZyj¯Y|uÁÊ·fÀ¯É{ÁÁ Ä] R Á Q ¾ËY]ZÀ] |¿YÃ| [Zzf¿Y maxԡݔԡ = 0.01 Á maxԡݑԡ = 100 |¿ÂÊ»¦Ë e (25) Ä]YcÂ Q = 100 (25) 1 0 0 0 1 0 0 0 1 ൩ , R = {0.01} µfÀ¯ÃÆ]ËeZ»,RÁ ÉZÅËeZ»¾fY{Á (24) Ä·{Z »YÃ{Z¨fYZ] ||ÅYÂyÄ^Zv» (26) Ä·{Z »YÄÀÌÆ] K = R (26) ିଵ ܤ ܵ

مہندسی مکانیک مد*ر*س، آبان 1394، دورہ 15، شما*ر*ہ 8 \sim

که در این رابطه ماتریس S از معادله ریکاتی (27) بدست میآید [20]. $A^TS + SA - SBR⁻¹B^TS + Q = 0$ (27)

8-۔ طراحی رؤیت گر حالت

به طور معمول، تمام حالتهای سیستم توسط حسـگرها قابـل انـدازهگیـری نیستند. برای بدست آوردن حالتهایی که حسگرها قادر به اندازهگیـری آنهـا نیستند، می توان از رؤیت گر حالت استفاده کرد. برای طراحی رؤیت گر حالت از معادلات (28) استفاده می کنیم:

$$
\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{e} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A - B\mathbf{K} & B\mathbf{K} \\ \mathbf{0} & A - \mathbf{L}C \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ e \end{bmatrix}
$$

$$
x = \begin{bmatrix} \psi \\ \dot{\psi} \\ y \end{bmatrix}, e = \begin{bmatrix} e_{\psi} \\ e_{\psi} \\ e_{y} \end{bmatrix}
$$
 (28)

که در آن e خطای سیستم، ∎ ماتریس مربوط به طراحی رؤیت¢ر سیستم و ماتریس K در این معادله همان ماتریس بهره کنترلی است، که میتواند بهره کنترلی بهینه باشد. در اینجا نیز برای طراحی رؤیتگر مورد نظر از بهره کنترلی بهینه استفاده میکنیم. نمودار ساختاری ترکیب کنترل گر بهینه و رؤیت گر در شکل 2 نشان داده شده است.

$$
B = [0 \quad 1 \quad 0]^\mathrm{T}
$$

 x_d

$$
\begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}^T
$$

$$
\begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}^T
$$

$$
\begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}^T
$$

$$
\begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}^T
$$

$$
[0 \quad 1 \quad 0]^\mathrm{T}
$$

$$
= \mathbf{I} \mathbf{0} \quad \mathbf{1} \quad \mathbf{0} \mathbf{1}^{\mathrm{T}}
$$

$$
\mathbf{.} \mathbf{I} \mathbf{0} \quad \mathbf{1} \quad \mathbf{0} \mathbf{I}^{\mathrm{T}}
$$

$$
\mathbf{I} \mathbf{0} \quad \mathbf{1} \quad \mathbf{0} \mathbf{1}^{\mathrm{T}}
$$

$$
0 \quad 1 \quad 0 \mathbf{I}^{\mathrm{T}}
$$

$$
1 \quad 0 \mathbf{I}^{\mathrm{T}}
$$

$$
\mathbf{0}\mathbf{I}^{\mathrm{T}}
$$

 -13.79 $CO = |1 -13.79 -110060.4$ (30) 0.064 -53.026 rank $(CO) = 3$ از معادله (21) و ماتریسهای A و C، ماتریس رؤیتپذیری به فرم (32) می-شود. که مرتبه آن کامل بوده و بنابراین، سیستم رؤیتپذیر نیز است. $A = \begin{bmatrix} -100000 & -13.5 & -159223 \end{bmatrix}$ (31) -236 72 4 $C = [1 0 0]:$ $\mathbf 0$ O 1 $OB =$ 1 ⋂ -100000 -13.79 -159223.8 rank $(OB) = 3$ همان طور که رؤیت میشود سیستم هم کنترل پذیر و هم رویت پذیر است. بنابراین با این که سیستم دارای قطب ناپایدار است (چنانچه در بخش 9-3 نیز

خواهيم ديد)، مي توان أن را كنترل كرد. برای طراحی کنترل گر بهینه از توابع هزینه بیان شده در معادلات (25) و معادله (27) استفاده کرده و ماتریس ریکاتی به صورت (33) بدست می آید .

$$
S = 106 \begin{bmatrix} 7.5344 & 0.0040 & 5.8530 \\ 0.0040 & 0.0001 & -0.0134 \\ 5.8530 & -0.0134 & 8.7543 \end{bmatrix}
$$
 (33)

با استفاده از ماتریس ریکاتی بدست آمده و جایگذاری در معادله (26)، ماتریس بهره بهینه به صورت (34) خواهد شد.

$K_{\text{opt}} =$ [3957 67 -13392] (34)

برای طراحی رؤیت گر حالت، قطبهای سیستم باید به گونهای انتخاب و

تنظیم شوند که پاسخهای سیستم زمان نشست¹ و فراجهش² مناسبی داشته باشد و باعث پایداری سیستم شوند. بر همین اساس اندازه قطبهای مربوط به طراحی رؤیتگر باید بزرگتر از قطبهای کنترلر باشند؛ بنابراین قطبهای $p_1 = -60$, $p_2 = -500$, $p_3 = -300$, مربوط به طراحی رؤیتگر به صورت ,03-=-60 مربوط به طراحی رؤیتگر به صورت شدهاند تا ترم مختلط نداشته باشد و به شکل نمایی اصلاح شود. بنابراین ماتریس L از فرمول آکرمن به صورت ماتریس رابطه (35) بدست میآید. $L = 10^4 [0.0612 - 6.69297 0.01127]^{T}$ (35)

1- Settling time 2- Overshoot

211

شکل 2 نمای ترسیمی ترکیب کنترل *گ*ر بهینه و رؤیت *گ*ر

مهندسی مکانیک مدرس، آبان 1394، دوره 15، شماره 8

9-2-كنترل ديجيتال

برای کنترل دیجیتال سیستم و تبدیل سیستم زمان پیوسته به زمان گسسته از مدار نگهدار مرتبه صفر استفاده شده است. بدین صورت که معادلات خطی سازی شده را، با در نظر گرفتن گشتاور M₅ به عنوان ورودی به سیستم و زاویه چرخش به عنوان خروجی آن، با در نظر گرفتن بهره کنترلی نشان داده شده در رابطه (34)، به فضای لاپلاس برده و تابع تبدیل سیستم را به صورت رابطه (36) بدست میآوریم.

 $G(s)$ $s + 233.3$ (36) $\overline{s^3 + 292.1 s^2 + 2.506 \cdot 10^5 s + 6.745 \cdot 10^7}$ حال از مدار نگهدار مرتبه صفر که در رابطه (37) داده شده است، استفاده كرده و تابع تبديل زمان گسسته آن را در رابطه (38) آورده ايم. $G(z) = (1 - z^{-1})i$ (37) $1.967 \cdot 10^{-6}$ $5.307 \cdot 10^{-6}$ z² $2.895 \cdot 10^{-6}$ z — (38) برای بدسن (40) است B_d و A_d

$$
u = T e^{\lambda \tau} T^{-1}
$$

= $T^{-1} A T$

$$
u^{\tau} = \begin{bmatrix} e^{\lambda_1 \tau} & \mathbf{0} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & e^{\lambda_2 \tau} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{0} & e^{\lambda_3 \tau} \end{bmatrix}
$$
 (39)

 $B_d = \int^{\tau} e^{At} B dt$ (40)

در رابطه λ_1 (39) λ_1 و λ_2 و λ_3 مقادیر ویژه ماتریس A هستند و T ماتریس بردارهای ویژه ماتریس A میباشد. مقادیر محاسبه شده Ad و Bd ماتریسهای فضای حالت گسسته نیز در رابطه (41) نشان داده شده است.

$$
A_{d} = \begin{bmatrix} \mathbf{0.1844} & \mathbf{0.001629} & -\mathbf{2.432} \\ -\mathbf{328.6} & -\mathbf{0.4329} & -\mathbf{482.1} \\ -\mathbf{0.01304} & \mathbf{0.0004208} & -\mathbf{0.1906} \end{bmatrix}
$$
\n
$$
B_{d} = \begin{bmatrix} \mathbf{5.307 \cdot 10^{-6}} \\ \mathbf{0.001629} \\ \mathbf{1.262 \cdot 10^{-6}} \end{bmatrix} \tag{41}
$$

در کنترل دیجیتال بازه نمونه برداری سیگنالها باید از نصف کوچکترین پريود مربوط به بزرگترين فركانس كوچكتر باشند. در واقع فركانس نمونه-برداری باید بیشتر از دو برابر بزرگترین فرکانس باشد تا دچار پدیده تداخل¹ نشويم. نكته ديگر آنكه هرچه نرخ نمونهبرداري بيشتر باشد ياسخ ديجيتال سیستم به پاسخ پیوسته آن نزدیکتر می شود [21]. لازم به ذکر است که این ماتریس ها به ازای گام زمانی 0004= r ثانیه بدست آمدهاند.

كنترل بهينه تنظيم كننده خطي درجهدوم كار مي كند پايدار است [19]. در واقع دلیل اصلی بررسی پایداری سیستم حلقه باز، اثبات این موضوع است كه سيستم در تمام شرايط پايدار نبوده و لازم است كه از كنترل گر فعال استفاده شود. در اینجا با استفاده از مقادیر پارامترهای داده شده در جدول 1، مرزهای پایداری سیستم را در دو حالت برای بررسی پایداری با توجه به معادلات غیرخطی از تابع لیاپانوف و معادله (18) استفاده کردهایم که مرز-های پایداری در دو و سه بعد، برحسب زاویه چرخش و سرعت چرخش در شکلهای 3 و 4 نشان داده شده است، که نواحی تیرهرنگ محدوده پایداری را نشان می دهد، و چنانچه در شکل 4 نشان داده شده است در این نواحی، مشتق زماني تابع لياپانوف منفي ميباشد.

برای بررسی پایداری با معادلات خطی نیز، از معادله شخصه ماتریس ضرایب معادله خطی سازی شده (14) استفاده کردهایم. پایداری سیستم را به روش روت- لوکاس³از نحوه ی قرار گرفتن قطبهای سیستم بررسی می-کنیم، و چنانچه از شکل 5 و محل قرارگیری قطبها رؤیت میشود، ریشه حقیقی آن منفی بوده و مشکلی برای پایداری ایجاد نمی کند، اما بخش حقیقی دو قطب مختلط آن در سرعت 70m/s مثبت بوده، بنابراین در این سرعت مشخص سيستم ناپايدار مىشود.

 $G(z) =$

$$
A_d = e^{A\tau}
$$

\n
$$
A_d = T e^{A\tau} T^{-1}
$$

\n
$$
1 = T^{-1} A T
$$

\n
$$
I e^{\lambda_1 \tau}
$$

3- Root Locus

9-3- مقايسه و رسم نتايج برای طراحی کنترل برخط²ارتعاشات شیمی ارابه فرود، شبیهسازی نتایج بدست آمده برای این ارتعاشات لازم است. به طور کلی براساس توابع پایداری، مناطقی پایدار و مناطقی ناپایدارند، که این مناطق در نمودارها و شکلها آورده میشوند. در این مقاله شرط پایداری براساس تابع لیاپانوف و نتیجتاً حوزه های پایداری براساس متغیرهای حالت استخراج گشته است. نیازی به اثبات پایداری سیستم حلقه بسته نیست چون سیستمی که براساس روش

1- Aliasing 2- online

مہندسی مکانیک مدرس، آبان 1394، دورہ 15، شمارہ 8

212

مقادیر پارامترهای طراحی را که در شبیهسازی نتایج از آنها استفاده کردهایم، همان مقادیر ارائه شده در جدول 1 میباشد. برای پیدا کردن مرزهای پایداری از بخش حقیقی دو ریشه مختلط استفاده می کنیم. شکل 6 مرزهای پایداری را برای طولهای مختلف بازوی اتصال ارابه فرود (0/1m، 0/15 . 0/2، 0/25) c=) نشان میدهد و قسمتهای ناپایدار با رنگ قرمز مشخص شده اند. چنانچه مشاهده می شود در بهترین حالت مرز پایداری برای بازوی اتصال با طول (e =0/25 m) ، كمتر از 30m/s مي باشد. كه اهميت كنترل اين ا, تعاشات د, سرعتهای بالا ,ا گوشزد می کند.

در شکل 7 پایداری ارتعاشات شیمی ارابه را در حالت کنترل حلقه باز و با استفاده از معادلات غیرخطی، با کنترل حلقه بسته سیستم که در کنترل آن از بهره کنترلی رابطه (42) استفاده شده است، مورد مقایسه قرار دادهایم و مشاهده میکنیم که در پاسخ حلقه باز سیستم ناپایداری را نشان میدهد، در حالی که زمانی که سیستم توسط کنترل حلقه بسته کنترل میشود، سیستم به سمت پایداری پیش میرود.

 $K = [-1248 \t 45 \t 12351]$ (42)

شکل 8 تأثیر استفاده از رویتگر حالت را در کاهش ارتعاشات شیمی نشان می دهد که با استفاده از ماتریس رویتگر حالت طراحی شده در رابطه (35) و ماتریس کنترل گر بهینه طراحی شده رابطه (34) با در نظر گرفتن شرایط اوليه به صورت رابطه (43) بدست آمده است. مشاهده مي شود كه ميزان اين ارتعاشات در کمتر از 0/2 ثانیه به سمت صفر میل میکند و این عملکرد خوب رؤيت گر طراحي شده و ادغام آن با كنترل گر بهينه را نشان مي دهد. $\psi(0) = 0.1$, $\dot{\psi}(0) = 0$, $y(0) = 0$, (43)

شکل 6 بررسی مرزهای پایداری به ازای طولهای مختلف بازوی اتصال ارابه فرود $(e=0/25.0/2.0/15.0/1m)$

حدود 0/02 ثانیه بوده که نسبت به زمان نشست حالتهای سیستم 10 برابر بهتر است. در شکل 10 پایداری ارتعاشات شیمی ارابه را در حالت کنترل حلقه باز و با استفاده از معادلات غیرخطی، با کنترل حلقه بسته سیستم که در کنترل آن از کنترل بهینه استفاده شده است، در سرعت 70m/s مورد مقایسه قرار دادهایم و مشاهده می کنیم که در پاسخ حلقه باز، دامنه ارتعاشات افزایشی بوده و سیستم ناپایدار است، اما زمانی که سیستم توسط کنترل حلقه بسته بهینه کنترل میشود، در کمتر از 0/2 ثانیه ارتعاشات سیستم میرا میشود و عملکرد خوب کنترل بهینه در مقایسه با کنترل حلقه باز نشان میدهد.

213

مہندسی مکانیک مدرس، آبان 1394، دورہ 15، شمارہ 8

در شکلهای 11 و 12 ابتدا ورودی کنترلی در کنترل حلقه بسته و کنترل بهینه نشان داده شده است که ملاحظه میگردد ورودی کنترل بهینه کمتر است. چنانچه در شکل 12 مشاهده می شود کنترل بهینه در مقایسه با کنترل حلقه بسته، به ازای ورودی کنترلی کمتری، پاسخ بهتری می دهد. شکل 13 مقایسهای بین جایگیری قطبها را در حالت کنترل حلقه باز و کنترل بهینه نشان می دهد. در ابتدا دو قطب سیستم ناپایدار بوده و با اعمال كنترل حلقه بسته بهينه تمام قطبهاى سيستم در حالت يايدار و سمت چپ محور موهومي قرار مي گيرند .

بهینه بر پایداری آن

شکلهای 14 و 15 طیف فرکانسی ارتعاشات شیمی را در حالت پاسخ غیر -خطی و کنترل بهینه، نشان میدهد و چنانچه مشاهده می شود در هر دو نمودار حداکثر مقدار در محدوده فرکانس 5 تا 7 هرتز میباشد، با این تفاوت که این مقدار حداکثری در پاسخ حلقه باز غیرخطی بسیار بیشتر از پاسخ کنترل بهینه میباشد.

در شکلهای 16 و 17 نیز پاسخ سیستم کنترلی پیوسته و گسسته، نسبت به ورودی ضربه نشان داده شده است. گام زمانی نمونهبرداری در کنترل دیجیتال 0/01 و 0/004 ثانیه در نظر گرفته شده است که مشاهده مي گردد پاسخهاي سيستم گسسته و پيوسته با افزايش نرخ نمونهبرداري به هم نزدیکتر ً میشوند.

مہندسی مکانیک مدرس، آبان 1394، دورہ 15، شمارہ 8

214

سیستم پرداخته شد؛ پس از آن برای بهینه کردن کنترل از روش کنترلی بهینه تنظیم کننده خطی درجه دوم استفاده شد. برای تخمین حالتهایی از سیستم که ممکن است حسگرها نتوانند اندازهگیری کنند، رؤیتگر حالت طراحی شد. کنترل گر و رؤیت گر بر روی سیستم واقعی (غیرخطی) اعمال شد. برای نشان دادن برتری کنترل بهینه، پاسخ و همچنین ورودیهای کنترل بهینه و کنترل حلقه بسته با هم مقایسه، و در شبیهسازی نتایج نشان داده شد که کنترل بهینه با وجود نسبت کمتر ورودی، پاسخی بهتر و سریعتر از کنترل گر حلقه بسته دارد. در نهایت نیز برای بررسی کنترل دیجیتال، یاسخ سیستم را در حالت گسسته و پیوسته نسبت به ورودی ضربه با گامهای زمانی 0/01 و 0/004 ثانیه مورد مقایسه قرار داده، و مشاهده شد که با افزایش نرخ نمونهگیری، پاسخ سیستم گسسته به سیستم پیوسته نزدیک خواهد شد.

11 - منابع

- [1] I. J. M. Besselink, Shimmy of aircraft main landing gears, TU Delft, Delft University of Technology, 2000.
- [2] H. Haddadpour, S. Bornassi, The Shimmy Vibration Analysis of Aircraft Landing Gear, Journal of Aeronautical Engineering(Issue 2), 2012. (In Persian)
- [3] W. Krabacher, A review of aircraft landing gear dynamics, in 81st Meeting of the AGARD Structures and Materials Panel, 1995.
- [4] N. K. Sura, S. Suryanarayan, Lateral stability of aircraft nose-wheel landing gear with closed-loop shimmy damper, Journal of Aircraft, Vol. 46, No. 2, pp. 505-509, 2009.
- [5] D. Takacs, G. Orosz, G. Stepan, Delay effects in shimmy dynamics of wheels with stretched string-like tyres, European Journal of Mechanics-A/Solids, Vol. 28, No. 3, pp. 516-525, 2009.
- [6] H.b. GU, Y.I. Ding, Z. Yao, J.h. Zhang, M. Xiong, L.g. Gong, Simulation of aircraft wheel shimmy, ACTA Aeronaotica ET Astronautica Sinca-Series A And B, Vol. 22, pp. 362-365, 2001.
- [7] B. Spencer Jr, S. Nagarajaiah, State of the art of structural control, Journal of structural engineering, Vol. 129, No. 7, pp. 845-856, 2003.
- [8] J. Pritchard, An overview of landing gear dynamics, NASA Langley RC, 1999
- [9] G. Somieski, Shimmy analysis of a simple aircraft nose landing gear model using different mathematical methods, Aerospace Science and Technology, Vol. 1, No. 8, pp. 545-555, 1997.
- [10] B. Von Schlippe , R. Dietrich, Shimmying of a pneumatic wheel, Lilienthal-Gesell schaft fur Luftfahrtforschung, Bericht, Vol. 140, pp. 125-160, 1941.
- [11] P. Thota, B. Krauskopf, M. Lowenberg, Interaction of torsion and lateral bending in aircraft nose landing gear shimmy, Nonlinear Dynamics, Vol. 57, No. 3, pp. 455-467, 2009.
- [12] E. Atabay, I. Ozkol, Stability analysis of a landing gear mechanism with torsional degree of freedom, Global Journal of Researches in Engineering, Aerospace engineering, Volume 12 Issue 1 Version 1.0, 2012.
- [13] S. Ambalaparambil, Aircraft landing gear simulation and control, Master of Science in Mechanical Engineering, 2003.
- [14] W. Kruger, I. Besselink, D. Cowling, D. Doan, W. Kortum, W. Krabacher, Aircraft landing gear dynamics: simulation and control, Vehicle System Dynamics, Vol. 28, No. 2-3, pp. 119-158, 1997.
- [15] L. G. Horta, R. H. Daugherty, V. J. Martinson, Modeling and validation of a Navy A6-Intruder actively controlled landing gear system, Citeseer, 1999
- [16] L. Palladino, G. Duc, R. Pothin, LPV control for µ-split braking assistance of a road vehicle, in Decision and Control, European Control Conference

- CDC-ECC'05. IEEE, pp. 2664-2669, 2005.
- [17] P. Thota, B. Krauskopf, M. Lowenberg, Shimmy in a nonlinear model of an aircraft nose landing gear with non-zero rake angle, 6th EUROMECH Nonlinear Dynamics Conference, ENOC, 2008.
- [18] D. Chen, G. Hong-bin, and W. Hao, Application of magneto-rheological (MR) damper in landing gear shimmy, Systems and Control in Aeronautics and Astronautics (ISSCAA), 2010.
- [19] B. D. Anderson, J. B. Moore, Optimal control: linear quadratic methods: Courier Corporation, 2007.
- [20] K. Ogata, Modern control engineering, Fifth Edition, pp. 793-806, 2010.
- [21] G. F. Franklin, J. D. Powell, M. L. Workman, Digital control of dynamic systems: Addison-wesley Menlo Park, 1998.
- [22] H. Tourajizadeh, S. Zare, A. Farshbaf, S.A.A. Hosseini, Optimal Control of Shimmy vibration in Aircraft Nose Landing Gear, Conference of Iranian Aerospace Society, 2015. (In Persian).

در این پژوهش، در ابتدا با استفاده از معادلات غیرخطی ارتعاشات شیمی ارابه فرود دماغه هواييما، پايداري ارتعاشات شيمي با استفاده از تابع لياپانوف بررسی شد. پس از خطی سازی معادلات غیرخطی این ارتعاشات، بار دیگر پایداری را برای طولهای مختلف بازوی اتصال ارابه بررسی کرده و مشاهده شد که در بهترین حالت، یعنی طول ارابه فرود 0/25 متر، این ارتعاشات تنها در سرعتهای کمتر از 30 متر بر ثانیه پایدار هستند و اهمیت کنترل ارتعاشات برای سرعتهای بالا مشخص شد. بنابراین ابتدا با بررسی کنترل-پذیری و رؤیتپذیری سیستم، مشخص شد که سیستم هم کنترلپذیر و هم رؤیتپذیر است، بدین ترتیب، به طراحی کنترل گر و رؤیت گر برای کنترل

مهندسی مکانیک مدرس، آبان 1394، دوره 15، شماره 8

www.SID.ir

215