



## تحلیل عددی دینامیک غیرخطی آشوبناک خودرو به همراه طراحی کنترل کننده آشوب به روش فازی-لغزشی ترمینال سریع

یاور نوراللهی گلوچه، سید مهدی ابطحی\*

گروه مهندسی مکانیک، دانشگاه آزاد قزوین، واحد قزوین، دانشکده مهندسی صنایع و مکانیک، قزوین، ایران

### تاریخچه داوری:

دریافت: ۱۳۹۸/۱۲/۰۵

بازنگری: ۱۳۹۹/۰۳/۰۳

پذیرش: ۱۳۹۹/۰۳/۲۱

ارائه آنلاین: ۱۳۹۹/۰۴/۱۱

### كلمات کلیدی:

ارتعاشات آشوبناک

نمودار دوشاخگی

بیشینه نمای لیپانوف

مود لغزشی ترمینالی

منطق فازی

**خلاصه:** در این مقاله به کنترل ارتعاشات آشوبناک خودرو هنگام عبور از ناهمواری‌های متناوب سطح جاده با استفاده از روش کنترل فازی-لغزشی ترمینال سریع پرداخته شده است. برای این منظور مدل نصف خودرو شامل رفتار غیرخطی فنر و دمپرهای سیستم تعليق و تایرها در نظر گرفته شده است. در ابتدا معادلات دینامیکی حاکم بر مسئله با استفاده از قوانین نیوتون-اویلر استخراج شده و با روش عددی رانگ-کوتای مرتبه چهارم حل می‌شوند. به منظور تحلیل دینامیکی آشوب، پس از شبیه‌سازی سیستم مدار باز، رفتار دینامیک غیرخطی سیستم توسط روش‌هایی همچون نمودارهای دوشاخگی، تابع چگالی طیف توان، مسیرهای حرکت صفحه فازی، مقاطع پوانکاره و بیشینه نمای لیپانوف مورد بررسی قرار می‌گیرد. با مشخص شدن محدوده‌های آشوبناک رفتار دینامیکی سیستم و شناسایی مقادیر بحرانی پارامترهای کنترلی مشاهده می‌شود که در حالت کنترل نشده این سیستم دارای رفتار آشوبناک است. سپس به منظور حذف ارتعاشات آشوبناک سیستم، سیگنال‌های کنترلی با استفاده از الگوریتم نوین کنترل مود لغزشی ترمینال سریع تولید می‌شوند که گین‌های کنترلی آن با منطق فازی محاسبه می‌گردند. نتایج بدست آمده از شبیه‌سازی سیستم کنترلی فازی-لغزشی ترمینال سریع حاکی از پایدارسازی و حذف رفتار آشوبناک در ارتعاشات پدیدار شده در خودرو است و همچنین رفتار دینامیکی نامنظم سیستم را در محدوده‌های آشوبناک در زمان مناسبی بهبود می‌دهد.

### ۱- مقدمه

تعليق مانند فنرها و دمپرهای ذاتاً دارای ویژگی‌های غیرخطی هستند، از این رو دینامیک عمودی خودرو بصورت غیرخطی در نظر گرفته می‌شود. بنابراین احتمال وقوع پدیده دوشاخگی، پاسخ‌های شبه پریودیک و آشوبناک در تحلیل دینامیکی خودرو به‌ازای برخی از مقادیر پارامترهای سیستم و نیروی اعمالی به چرخ‌های خودرو از طرف ناهمواری سطح جاده وجود دارد. رفتارهای نامنظم آشوبناک علیرغم ورودی معلوم دارای رفتار نامشخصی در خروجی سیستم بوده که باعث ایجاد تنش‌های متغیر در قطعات سیستم تعليق شده فلذاً شناسایی و کنترل این نوع رفتار نامنظم ضروری به نظر می‌رسد. در سال‌های اخیر تحقیقات زیادی در زمینه تحلیل دینامیک آشوب و

ارتعاشات پیاپی وارد شده به خودرو هنگام عبور از ناهمواری‌های متناوب از یک سو باعث ایجاد اختلال در راحتی سرنشین شده و از سوی دیگر سبب ایجاد تنش‌های متغیر در خودرو می‌شود که منجر به کاهش عمر قطعات خودرو می‌گردد. پایداری و کنترل‌پذیری خودرو در مواجهه با ناهمواری‌ها از عوامل مهمی هستند که باید هنگام طراحی دینامیکی و ارتعاشی خودرو مورد توجه قرار بگیرند و در این بین سیستم تعليق نقش مهمی در کنترل ارتعاشات اعمالی به خودرو و سرنشینان دارد. از آنجائیکه عناصر ارتعاشی سیستم

\* نویسنده عهده‌دار مکاتبات: m.abtahi@qiau.ac.ir



قابل بازگشت به رفتار منظم در سرعت‌های مشخص است. الگوریتم کنترل مود لغزشی<sup>۱</sup> یک روش ساده برای طراحی کنترل مقاوم سیستم‌های غیرخطی می‌باشد که روشهای مناسب برای مسئله حفظ پایداری و عملکرد یکنواخت در رویارویی با عدم قطعیت در مدل‌سازی است. ویژگی‌های کنترل مود لغزشی شامل سادگی طراحی، پیاده‌سازی آسان و کم هزینه و در نهایت مقاوم‌بودن در برابر عدم قطعیت غیرساختاری‌افتته است [۹، ۸]. به منظور بهبود کیفیت کنترلی مانند افزایش پایداری، کاهش زمان نشست و کاهش یا حذف پدیده چترینگ، در سال‌های اخیر الگوریتم کنترل مود لغزشی توسعه زیادی پیدا کرده است که عمدتاً شامل تعریف یک سطح لغزش کارامد در سیستم بوده است. از آن جمله می‌توان به مود لغزشی ترمینالی و ترمینال سریع اشاره نمود [۱۰-۱۲].

سیستم کنترلی مود لغزشی ترمینال سریع برخلاف روش مود لغزشی دارای سطح لغزش غیرخطی و نمایی می‌باشد و به همین علت سرعت بیشتری در همگرایی حالات سیستم به روی سطح لغزش دارد. بنابراین با به کارگیری روش مود لغزشی ترمینال سریع و با استفاده از ویژگی‌های مثبت آن، در کنار رفع عیوب مهم آن که همان پدیده چترینگ است، می‌توان سیستم کنترلی مناسبی را در اختیار گرفت [۱۲-۱۵]. استفاده از منطق فازی در داخل ساختار مود لغزشی به حذف چترینگ و سریعترشدن همگرایی منتهی می‌شود. از سال ۱۹۶۵ به بعد، استفاده از مجموعه‌های فازی در سیستم‌های کامپیوتری مخصوصاً در کاربردهای کنترلی، گسترش یافت. سیستم‌های فازی به علت دارا بودن توابع عضویت با درجات تعلق دقیق، توانایی محدودی در کاهش اثر عدم قطعیت در قوانین فازی دارند. اخیراً سیستم‌های فازی به منظور بهبود عملکرد کنترل می‌توانند با دیگر سیستم‌های کنترلی ترکیب شوند. به عنوان مثال، ترکیب مجموعه‌های فازی با کنترل مود لغزشی ترمینال سریع می‌تواند منجر به تسريع همگرایی در سیستم کنترلی شود.

در این مقاله، هدف مدل‌سازی، تحلیل و کنترل ارتعاشات آشوبناک خودرو در دینامیک عمودی بوسیله سیستم تعلیق فعل است. بدین منظور ابتدا پدیده‌های غیرخطی دوشاخگی و ارتعاشات آشوبناک در مدل نصف خودرو مورد بررسی قرار می‌گیرد. پس از مدل‌سازی ریاضی خودرو شامل ارایه پاسخ‌های جابجایی قائم و

همچنین کنترل ارتعاشات آشوبناک خودرو صورت گرفته است. لیتاک و همکاران<sup>۲</sup> به بررسی ارتعاشات آشوبناک در مدل یک چهارم خودرو با یک درجه آزادی تحت تحریک ناهمواری سطح جاده که به شکل سینوسی همراه با ناهمواری‌های اتفاقی مدل شده بود، پرداختند و با به کارگیری نمودارهای صفحه فاز و پوانکاره این پدیده را نشان دادند [۱].

نایک و سینگورا<sup>۳</sup> [۲] به تحلیل پایداری، روزنانس و آشوب در یک مدل یک چهارم خودرو با یک درجه آزادی پرداختند و با استفاده از معیار ملنیکوف، محدوده پایداری را به‌ازای تأخیر زمانی متفاوت به دست آوردند. ژو و ایشیتوبی<sup>۴</sup> [۳] به بررسی و تحلیل دوشاخگی و ارتعاشات آشوبناک در مدل نصف خودرو با چهار درجه آزادی پرداختند. آن‌ها اثر ضربی میرایی را بر رفتار دینامیک غیرخطی خودرو مورد مطالعه قرار داده و نشان دادند به‌ازای فرکانس مشخصی از نیروی تحریک سطح جاده، رفتار آشوبناک در خودروی مدل شده به موقع می‌پیوندد. وی و همکاران<sup>۵</sup> [۴] با تحلیل نمودارهای فرکانسی و صفحه فاز به مطالعه تأثیر تأخیر زمانی و دینامیک آشوب در مدل کامل خودرو پرداختند. فخرایی و همکاران<sup>۶</sup> [۵] تأثیر حضور سرنشین بر ارتعاشات آشوبناک خودرو کامل را بررسی نمودند که مطالعه آن‌ها نشان داد با اضافه شدن سرنشین به خودرو و به دنبال آن افزایش لختی سیستم احتمال خروج از رفتارهای آشوبناک افزایش یافته و حرکات دینامیکی نامنظم سیستم نیز کاهش می‌یابد. در مطالعه‌ای دیگر آن‌ها به بررسی تأثیر پارامترهای ناهمواری کنترل سرعت مورد استفاده در بزرگراه‌ها بر ارتعاشات آشوبناک خودرو کامل با حضور راننده پرداختند. تحقیق آنها نشان داد به‌ازای مقادیر مشخص از دامنه و فرکانس ناهمواری، رفتارهای آشوبناک در خودرو پدیدار می‌شود که تأثیر مستقیم بر راحتی سرنشینان داشته و باعث اختلال در راحتی سرنشینان می‌شود [۶]. دهقانی و همکاران<sup>۷</sup> [۷] به کنترل ارتعاشات آشوبناک در یک سیستم تریلی مجهز به دمپرهای مغناطیسی پرداختند. آنها پس از تحلیل دینامیک آشوب تریلی در مواجهه با ناهمواری جاده، با درنظر گرفتن یک کنترلر فعل و با استفاده از روش کنترلی بازگشته<sup>۸</sup> نشان دادند رفتار نامنظم شبه پریودیک و آشوبناک

1 Litak et al

2 Naik, P. Singru

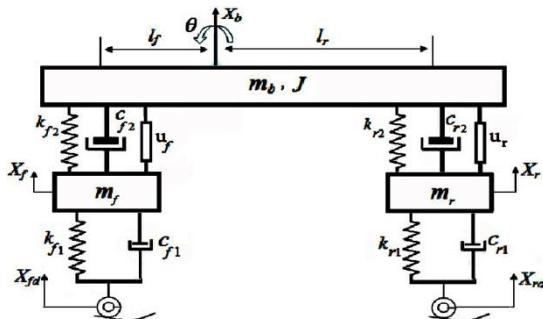
3 Zhu, M. Ishitobi

4 Wei et al

5 Fakhraei et al

6 Dehghani et al

7 Backstepping method



شکل ۱. مدل نصف خودرو با سیستم تعليق فعال تحت ناهمواری سطح جاده

Fig. 1. Half.vehicle model with active suspension system under the uneven road surface

$$f_{sc} = c_s \Delta \dot{X}_s \quad (2)$$

در روابط فوق  $k_s$  ضریب سختی فنرهای سیستم تعليق،  $\Delta_s$  تغییر طول نسبی فنر و  $\dot{\Delta}_s$  سرعت نسبی است. همچنین  $n$  یک عدد غیرصحیح است به عنوان ضریب غیرخطی فنر معروفی می‌شود. ضریب میرایی  $c_s$  در حالت کشش و فشار دمپرها متغیر بوده و برابر است با:

$$c_s = \begin{cases} c_u & , \Delta \dot{X}_s \geq 0 \\ c_d & , \Delta \dot{X}_s < 0 \end{cases} \quad (3)$$

که  $c_u$  و  $c_d$  به ترتیب ضریب میرایی در کشش و فشار است. تایرهای خودرو با فنر غیرخطی و دمپر ویسکوز مدل می‌شوند که نیروی فنر مشابه رابطه (۱) که در آن  $k_t$  عنوان ضریب سختی فنر تایرهای خودرو محاسبه شده و نیروی دمپر تایرهای بصورت:

$$f_{tc} = c_t \Delta \dot{X}_t \quad (4)$$

بيان می‌گردد. جابجایی تحریک ورودی از سطح جاده بصورت تابع سینوسی متناوب فرض شده که بصورت زیر مدل می‌شوند.

$$X_{fd} = A \sin(2\pi ft) \quad (5)$$

$$X_{rd} = A \sin(2\pi ft + \alpha) \quad (6)$$

که در آن  $A$  دامنه،  $f$  فرکانس نیروی تحریک و  $\alpha$  نشان دهنده تأخیر زمانی بین جابجایی اعمال شده از طرف ناهمواری سطح جاده به لاستیکهای جلو و عقب است.

چرخشی بدنه به طور همزمان، دینامیک آشوبناک سیستم با استفاده از ابزارهای بررسی رفتارهای آشوبناک مانند نمودارهای دوشاخگی، چگالی طیف توان، مسیرهای حرکت صفحه فاز، مقطع پوانکاره و بیشینه نمای لیاپانوف مورد مطالعه قرار گرفته و محدوده‌های منظم و آشوبناک رفتار دینامیکی سیستم مشخص می‌گردد. هدف از تحلیل دینامیکی آشوبناک، رهیافتی به سمت طراحی سیستم کنترلی کارآمد می‌باشد به این ترتیب که نمودارهای دوشاخگی سیستم برحسب پارامترهای کنترلی همچون ضریب میرایی دمپرها و ضریب سختی فنرهای سیستم تعليق خودرو در کنار ضریب سختی تایرهای مورد تحلیل و ارزیابی قرار می‌گیرد. سپس با ارائه روش کنترل فازی-لغزشی ترمینال سریع به طراحی سیستم کنترلی برای حذف پدیده آشوب در دینامیک عمودی خودرو پرداخته شده است. به این ترتیب که با الگوریتم مود لغزشی ترمینال سریع ضمن بکارگیری سطح لغزش نمایی، پایدارسازی سریع پاسخهای سیستم مدار بسته حاصل شده است. همچنین با تلفیق سیستم فازی در استراتژی مود لغزشی ترمینال سریع، پدیده نامطلوب چتربینگ که ناشی از لغزش مسیر حرکت سیستم در اطراف سطح لغزش می‌باشد نیز حذف شده است.

## ۲- مدل‌سازی دینامیکی خودرو

شکل ۱ بیانگر مدل دینامیکی نصف خودرو با چهار درجه آزادی است که بدنه خودرو به عنوان یک جرم فنربندی شده با یک بلوک صلب مدل‌سازی شده و دارای دو درجه آزادی به‌ازای حرکات جابجایی قائم  $X_b$  و چرخش حول محور عرضی بدنه  $\theta$  می‌باشد. از درجات آزادی چرخش حول محور طولی بدنه و چرخش حول محور عمود بر صفحه گذرنده از بدنه به دلیل اثرات کوچک آن‌ها صرف‌نظر می‌شود. دو جرم فنربندی نشده به جلو و عقب این بلوک متصل شده و همراه با فنرهای غیرخطی و میرایی ویسکوز بیانگر مدل چرخهای خودرو هستند. سیستم تعليق بین جرم‌های فنربندی شده و فنربندی نشده با المان‌های فنر و دمپر غیرخطی مدل می‌شود. همچنین نیروی عملگرهای جلو و عقب سیستم تعليق فعال به ترتیب برابر با  $u_f$  و  $u_r$  می‌باشد. رابطه ریاضی حاکم بر نیروی فنرها و دمپرهای غیرخطی سیستم تعليق به صورت زیر بیان می‌گردد [۳]:

$$f_s = k_s \operatorname{sgn}(\Delta_s) |\Delta_s|^n \quad (1)$$

### جدول ۱. مقادیر عددی پارامترهای سیستم

Table 1. Values of system parameters

مقدار	پارامترهای سیستم
۱۱۸۰ kg	$M_b$
۶۳۳/۶ kg m <sup>2</sup>	$J$
۵۰ kg	$M_f$
۴۵ kg	$M_r$
۲۶۹۵۲ N/m	$k_{f2}$
۲۰۱۳۰ N/m	$k_{r2}$
۱۴۰۰۰ N/m	$k_{fl}, k_{rl}$
۵۰۰ kg/s	$c_{f2u}, c_{f2r}$
۳۶۰ kg/s	$c_{f2d}, c_{fr2}$
۱/۵	$n_{r2} n_{f2}$
۱/۲۵	$n_{rl}, n_{fl}$
۱/۱۲۳ m	$l_f$
۱/۳۷۷ m	$l_r$

$$\Delta_{bf1} = X_f - \Delta_{sf1} - X_{fd} \quad (15)$$

$$\dot{\Delta}_{bf1} = \dot{X}_f - \dot{X}_{fd} \quad (16)$$

$$\Delta_{br1} = X_r - \Delta_{sr1} - X_{rd} \quad (17)$$

$$\dot{\Delta}_{br1} = \dot{X}_r - \dot{X}_{rd} \quad (18)$$

و همچنین  $\Delta_{sf2}$  و  $\Delta_{sr2}$  تغییر طول استاتیکی فنرهای سیستم تعليق،  $\Delta_{sr1}$  و  $\Delta_{sf1}$  تغییر طول استاتیکی فنر تایرها هستند.

### ۳- آنالیز عددی آشوب

حل عددی معادلات دیفرانسیل حرکت سیستم بر مبنای معادلات

(۱۰) با استفاده از روش عددی رانگ-کوتای مرتبه چهار انجام گرفته است. مقادیر عددی پارامترهای مختلف در شبیه‌سازی مطابق جدول ۱ بیان می‌شود. همچنین نتایج حاصل از شبیه‌سازی سیستم مدار باز با نتایج مقاله [۳] مقایسه شده و انتباطی کامل نتایج آن‌ها حاکی از صحت مدل‌سازی انجام گرفته است. برای تحلیل رفتار غیرخطی آشوبناک سیستم، از ابزارهایی عددی مختلفی می‌توان بهره برد. در میان ابزارهای عددی تحلیل آشوب در سیستم دینامیکی خودرو، در کنار تحلیل روی صفحه فاز و نمای لیپانوف، می‌توان به روش تابع چگالی طیف توان، مقاطع پوانکاره و نمودارهای دوشاخگی اشاره کرد. با کمک نمودارهای دوشاخگی، با دانستن بازه‌های مختلف

با اعمال قوانین نیوتن-اویلر معادلات حرکت دینامیک عمودی خودرو به صورت زیر نتیجه می‌شوند.

$$M_b \ddot{X}_b = -k_{f2} \operatorname{sgn}(\Delta_{bf2}) |\Delta_{bf2}|^{n_{f2}} - c_{f2} \dot{\Delta}_{bf2} - k_{r2} \operatorname{sgn}(\Delta_{br2}) |\Delta_{br2}|^{n_{r2}} - c_{r2} \dot{\Delta}_{br2} - M_b g + u_f + u_r \quad (4)$$

$$J \ddot{\theta} = \left[ k_{f2} \operatorname{sgn}(\Delta_{bf2}) |\Delta_{bf2}|^{n_{f2}} + c_{f2} \dot{\Delta}_{bf2} - u_f \right] l_f \cos \theta - \left[ k_{r2} \operatorname{sgn}(\Delta_{br2}) |\Delta_{br2}|^{n_{r2}} + c_{r2} \dot{\Delta}_{br2} - u_r \right] l_r \cos \theta \quad (5)$$

$$M_f \ddot{X}_f = k_{f2} \operatorname{sgn}(\Delta_{bf2}) |\Delta_{bf2}|^{n_{f2}} + c_{f2} \dot{\Delta}_{bf2} - k_{f1} \operatorname{sgn}(\Delta_{bf1}) |\Delta_{bf1}|^{n_{f1}} - c_{f1} \dot{\Delta}_{bf1} - M_f g + u_f \quad (6)$$

$$M_r \ddot{X}_r = k_{r2} \operatorname{sgn}(\Delta_{br2}) |\Delta_{br2}|^{n_{r2}} + c_{r2} \dot{\Delta}_{br2} - k_{r1} \operatorname{sgn}(\Delta_{br1}) |\Delta_{br1}|^{n_{r1}} - c_{r1} \dot{\Delta}_{br1} - M_r g + u_r \quad (7)$$

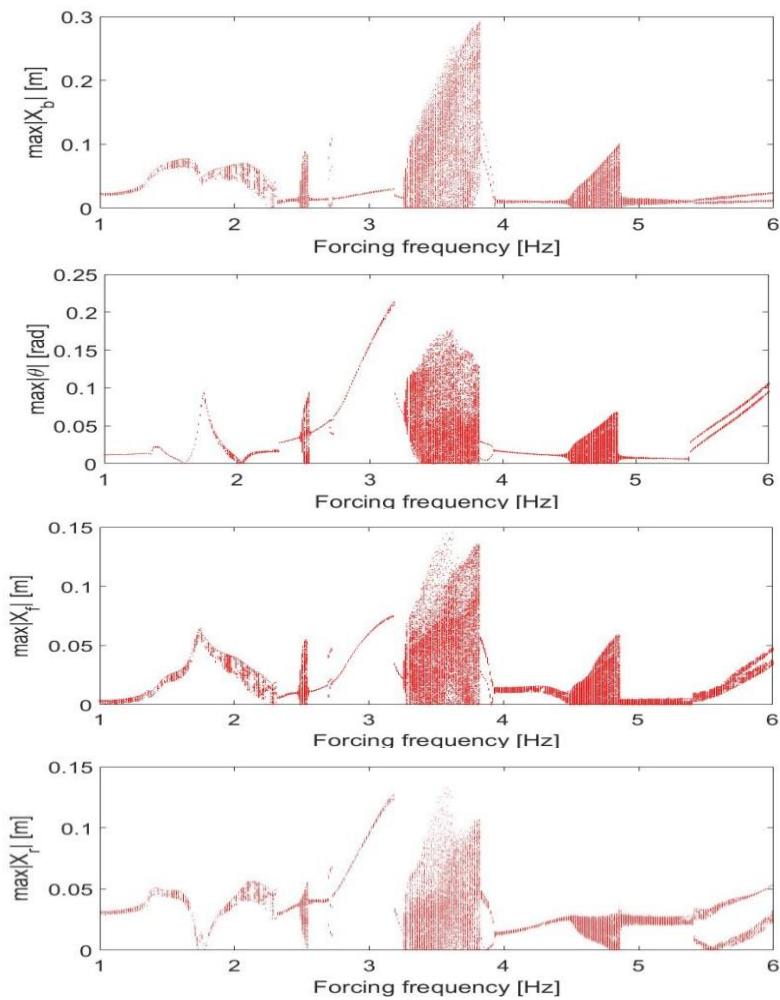
که در روابط فوق داریم:

$$\Delta_{bf2} = X_b - \Delta_{sf2} - X_f - l_f \sin \theta \quad (8)$$

$$\dot{\Delta}_{bf2} = \dot{X}_b - \dot{X}_f - \dot{\theta} l_f \cos \theta \quad (9)$$

$$\Delta_{br2} = X_b - \Delta_{sr2} - X_r + l_r \sin \theta \quad (10)$$

$$\dot{\Delta}_{br2} = \dot{X}_b - \dot{X}_r + \dot{\theta} l_r \cos \theta \quad (11)$$



شکل ۲. نمودار دوشاخگی حداکثر دامنه متغیرهای حالت سیستم نسبت به پارامتر کنترلی فرکانس تحریک جاده

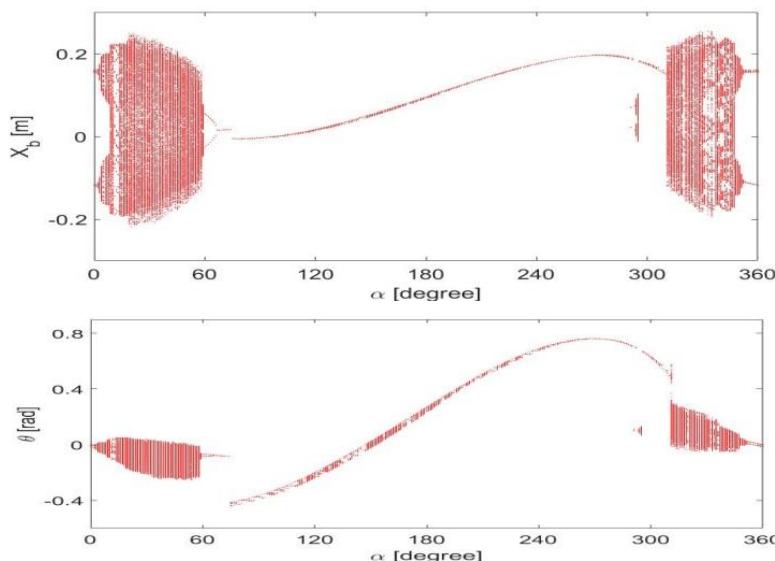
Fig. 2. Bifurcation diagram of maximum amplitude of state variables relative to the frequency of road excitation

با افزایش تعداد نقاط بیشینه محلی در سری‌های زمانی مشاهده می‌شود. به منظور استخراج نمودار دوشاخگی ۲، پارامتر کنترلی فرکانس تحریک جاده با گام  $0.1/\text{هرتز}$  تغییر کرده و بازه مقادیر دامنه تحریک جاده با  $0.06/\text{متر}$ ، زاویه فاز تحریک  $\pi/9$  رادیان و در محدوده فرکانسی صفر تا  $6\text{ هرتز}$ ، دامنه نقاط با حداکثر دامنه ارتعاشی متغیرها رسم شده است. در هر بار تغییر مقدار فرکانس به اندازه گام زمانی آن، مقادیر دامنه نقاط بیشینه محلی پاسخ‌های سری زمانی مربوط به متغیرهای مکانی سیستم استخراج شده و نمایش داده می‌شوند. مطابق نتایج برگرفته از شکل ۲، پاسخ‌های سیستم در محدوده فرکانس  $f<3/8$  و  $f<4/9$  هر تر دارای تعداد زیادی نقطه با حداکثر دامنه است که موید رخداد پدیده آشوب شامل ارتعاشات نویزگونه با دامنه‌های متفاوت است.

شکل ۳ نمودارهای دوشاخهای شدن درجهات آزادی بدن، نسبت به

برای رفتار منظم و آشوبناک سیستم مدار باز، طراحی سیستم کنترلی مدار بسته هدفمندتر دنبال می‌شود. مقادیر این پارامترها که طبیعت کیفی حرکت سیستم را تغییر می‌دهد تحت عنوان مقادیر بحرانی یا مقادیر دوشاخگی معرفی می‌شوند. تمایز بین رفتار پریودیک و آشوبناک از طریق مطالعه شکل‌های دوشاخهای شدن میسر می‌شود.

در تحلیل آشوب مدل نصف خودرو، نمودارهای دوشاخگی با رسم حداکثر دامنه متغیرهای حالت سیستم در حال نوسان نسبت به پارامتر کنترلی مورد استفاده قرار می‌گیرند. در شکل ۲ دیاگرام‌های دوشاخگی شامل مقدار بیشینه قدر مطلق دامنه متغیرهای مکانی سیستم نسبت به پارامتر کنترلی فرکانس نیروی تحریک حاصل از سطح جاده نشان داده شده است. با تغییر فرکانس نیروی تحریک نیروی اعمالی ناشی از ناهمواری‌های سطح جاده، تغییر رفتار دینامیک سیستم از حالت پریودیک به وضعیت‌های شبه پریودیک و آشوب



شکل ۳. نمودار دوشاخگی جابجایی متغیرهای سیستم نسبت به پارامتر کنترلی زاویه فاز تحریک جاده

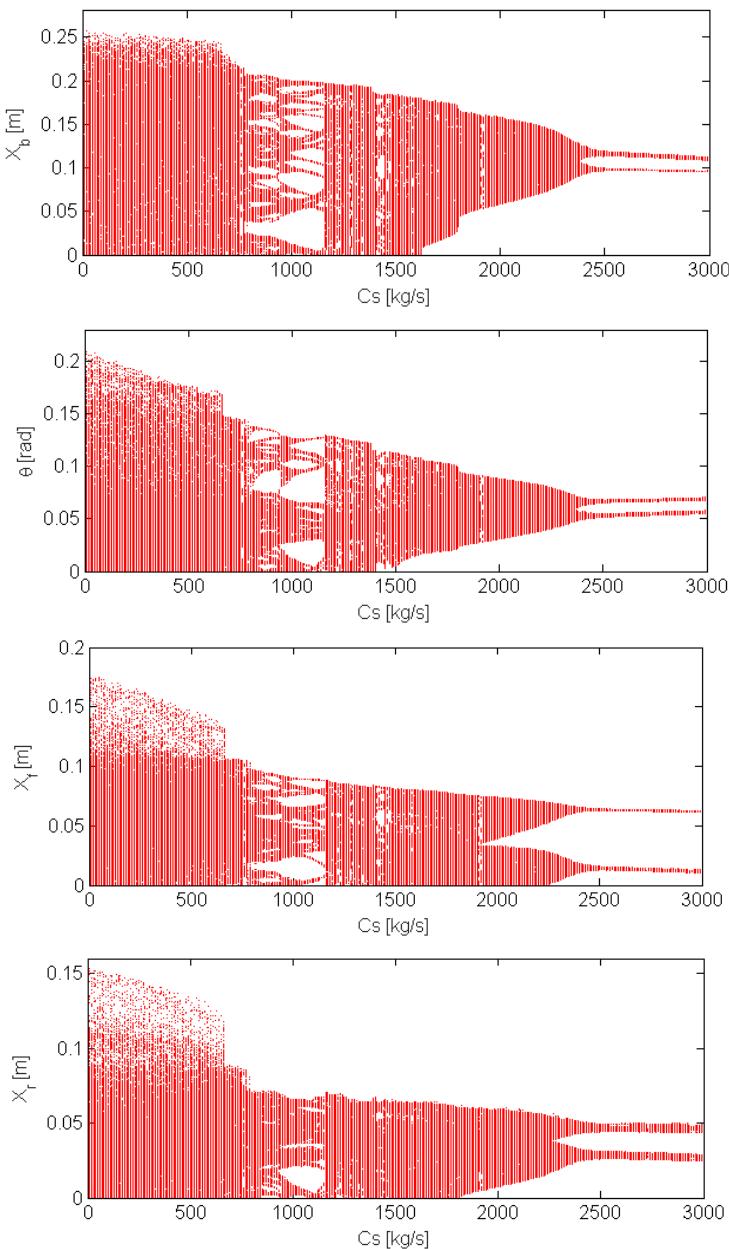
Fig. 3. Bifurcation diagram of maximum amplitude of state variables relative to the phase angle of road excitation

همانطور که در شکل ۵ نشان داده شده است، نمودار دوشاخگی با رسم دامنه نقاط با بیشینه دامنه ارتعاشی نسبت به پارامتر کنترلی سختی فنر معادل در سیستم تعليق فعال  $k_s$  بدست می‌آید. با تغيير مقدار  $k_s$  در محدوده صفر تا ۱۰۰ هزار نیوتون بر متر، مشاهده می‌شود که زمانی ضریب  $k_s$  در محدوده ۲۰ هزار نیوتون بر متر برسد، پدیده دوشاخگی شروع شده و یکباره پاسخهای سیستم به حالت پاسخهای آشوبناک تبدیل می‌شوند.

همچنین مطابق نمودار دوشاخگی حداکثر دامنه جابجایی نسبت به سختی فنر تایرهای خودرو  $k_s$  در شکل ۶، تاثیر تغيير پارامتر کنترلی  $k_s$  در بروز آشوب در سیستم نشان داده شده است که بازاء ضریب سختی تایر حدوداً ۷۰ کیلو نیوتون بر متر، رفتار سیستم از حالت منظم به سمت آشوبناک تبدیل می‌شود. البته لازم بذکر است که ضریب سختی تایرهای جزو ورودی‌های کنترلی نبوده و در این مدل قابل کنترل نمی‌باشد و صرفاً به منظور تاثیر این پارامتر در تحلیل آشوب در سیستم دینامیکی غیرخطی مورد استفاده قرار گرفته است. به منظور بررسی دقیق‌تر رفتار آشوبناک در خودرو از نمودارهای چگالی طیف توان سیستم نیز استفاده شده است که در شکل ۷ بازاء مقدار پارامترهای سیستم و همچنین مقدار دامنه، فرکانس و فاز تحریک اعمالی از طرف جاده بترتیب برابر دامنه ۰/۰۶ متر، فرکانس ۳/۶ هرتز و فاز  $\pi/9$  رادیان نشان داده شده است. نمودار طیف توان برای حرکت پریودیک دارای منحنی‌هایی با قله‌های قابل تشخیص

تغییر پارامتر کنترلی تأخیر زمانی  $\alpha$  را نشان می‌دهد که در محدوده صفر تا ۳۶۰ درجه با انتگرال گیری عددی مستقیم از معادلات حرکت خودرو رسم شده‌اند. مقادیر پارامترهای نیروی تحریک که در این حل عددی مورد استفاده قرار گرفته‌اند به اندازه دامنه برابر ۰/۰۶ متر و فرکانس ۳/۶ هرتز و شرایط اولیه صفر در نظر گرفته شده‌اند. نتایج حاصل از شکل ۳ نشان می‌دهد که در دو بازه  $0 < \alpha < \pi/6$  و  $\pi/6 < \alpha < 2\pi$ ، رفتار دینامیکی نامنظم به همراه وقوع آشوب وجود دارد. بین این دو محدوده نمودارهای دوشاخهای رفتار دینامیکی منظم و پریودیک را نشان می‌دهند. به کمک این نمودار در شناسایی نقاط بحرانی در هنگام رخداد ارتعاشات متناوب و آشوبناک، می‌توان با طراحی مناسب در سیستم تعليق از بروز چنین رفتاری که باعث ایجاد تنفس‌های متغیر در خودرو و در نتیجه منجر به کاهش عمر قطعات سیستم تعليق خودرو می‌شود جلوگیری نمود.

همانطور که در شکل ۴ نشان داده شده است، نمودار دوشاخگی با رسم حداکثر دامنه جابجایی متغیرهای حالت نسبت به ضریب میرایی معادل سیستم تعليق فعال خودرو  $C_s$  بدست آمده است. با توجه به تفاوت رفتار سیستم تعليق در کشش و فشار با توجه به تغييرات ضریب میرایی، بازاء مقدار کمتر ضریب میرایی، پدیده آشوب در سیستم مشاهده می‌شود و با افزایش ضریب میرایی به بیش از  $250.0 \text{ kg/s}$ ، رفتار سیستم از حالت آشوبناک به حالت منظم متمایل می‌شود.



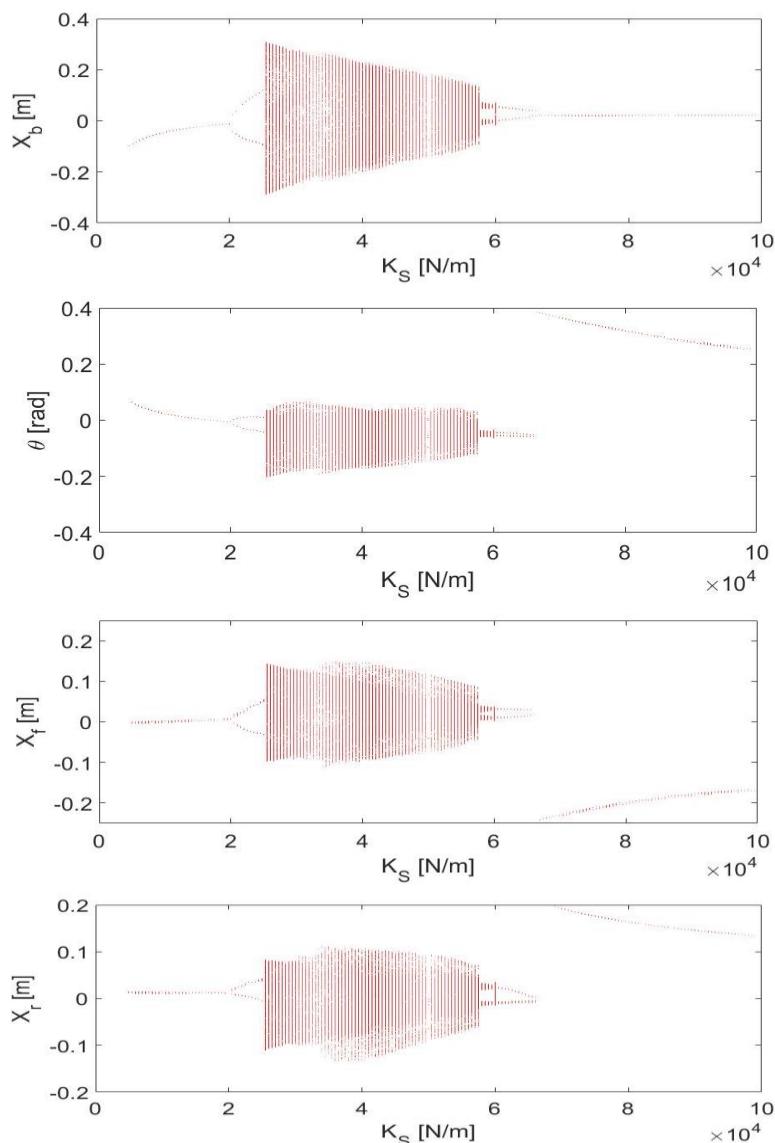
شکل ۴. نمودار دو شاخگی جابجایی متغیرهای سیستم نسبت به پارامتر کنترلی ضریب میرایی معادل سیستم تعليق فعال

Fig. 4. Bifurcation diagram of state variables displacement relative to the equal damping coefficient in active suspension

فرکانس و فاز نیروی واردہ بر خودرو از طرف ناهمواری‌های سطح جاده بترتیب برابر دامنه  $0.06\pi/9$  هرتز و فاز  $3/6$  رادیان در شکل ۹ نشان داده شده است و از آنجاییکه به صورت توده‌ای از نقاط ظاهر می‌شود دارای ساختاری فراکتالی است که خود تأیید کننده ارتعاشات آشوبناک در خودرو است.

به منظور تحلیل کمی آشوب در سیستم، از نمودار بیشینه نمای لیپانوف استفاده می‌کنیم. با توجه به تأثیرپذیری شدید سیستم‌های غیرخطی نسبت به شرایط اولیه، با تغییر جزیی در شرایط اولیه، تأثیر

در فرکانس‌های اصلی و ضرایب آن می‌باشد. این نمودار در حرکت آشوبناک به صورت یک طیف گستردۀ همراه با اختشاش ظاهر می‌شود که یکی از ویژگی‌های مهم دیگر رفتارهای آشوبناک به شمار می‌آید. همچنین مسیرهای حرکت صفحه فاز مطابق در شکل ۸ چون شامل منحنی‌های غیرقابل تکراری هستند که هرگز بسته نشده و تمایل به پرکردن بخشی از فضای فازی دارند، می‌تواند موید رفتار آشوبناک باشد. مقاطع پوانکاره سیستم تحت مقادیر پارامترهای سیستم مندرج در جدول ۱ و ورودی سیستم شامل مقادیر دامنه،



شکل ۵. نمودار دوشاخگی جابجایی متغیرهای سیستم نسبت به پارامتر کنترلی سختی معادل سیستم تعليق فعال

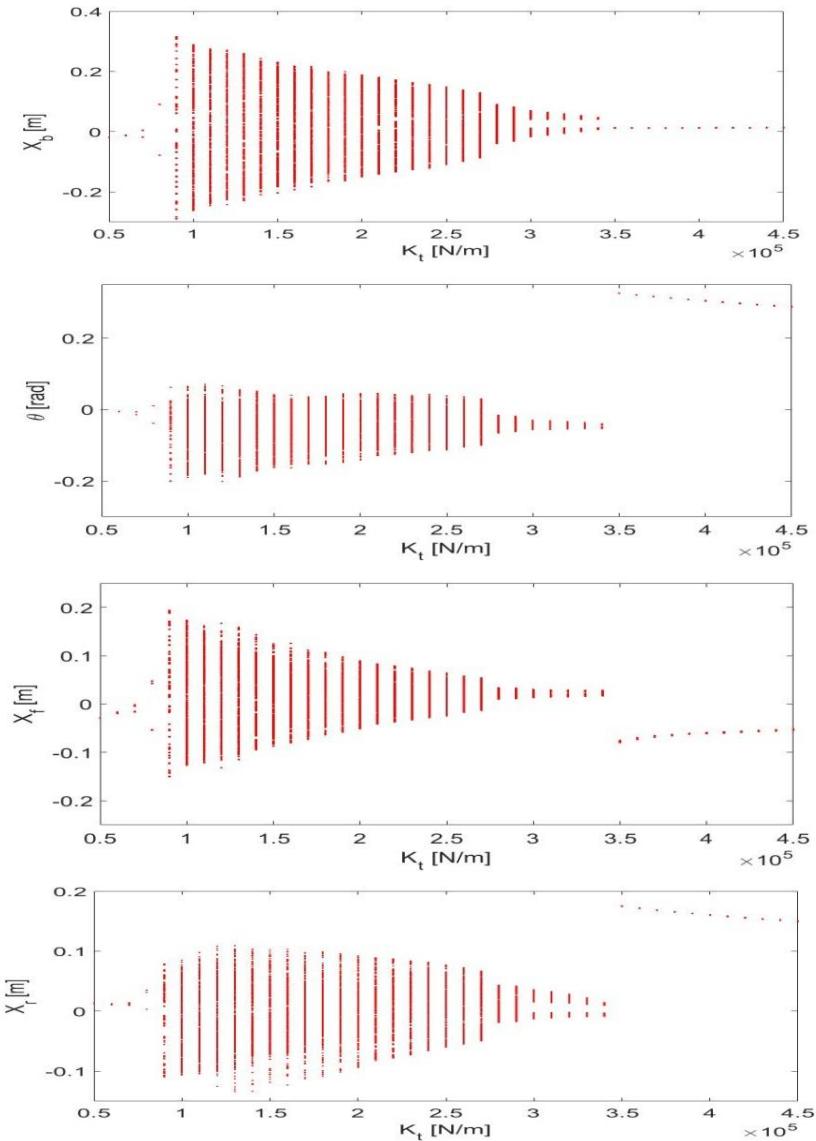
Fig. 5. Bifurcation diagram of state variables displacement relative to the equal stiffness of active suspension

ثبت بودن نمای لیپانوف نشان دهنده دور شدن مسیرهای حرکت سیستم از نقطه تعادل، منفی بودن آن میان نزدیک شدن مسیرهای حرکت سیستم به سمت نقاط تعادل و مقادیر صفر نمای لیپانوف گویای بازگشت مسیرهای سیستم می باشد. بطور کلی سیستم های مصرف کننده انرژی که دارای رفتار کلی پایدار و محدودی هستند، دارای مقادیر لیپانوف منفی می باشند. بنابراین اگر سیستم غیر خطی در کنار مقدار منفی نمای لیپانوف دارای حداقل یک مقدار نمای لیپانوف با علامت ثابت باشد، در نتیجه سیستم حتماً دارای رفتار آشوبناک است. به منظور محاسبه نمای لیپانوف سیستم غیر خطی از الگوریتم وولف استفاده شد که مطابق نمودار بیشینه مقدار نمای

آن را روی رفتار دینامیکی سیستم ها مورد بررسی قرار داده و فاصله بین مسیرهای حرکت نزدیک هم و در نتیجه نرخ تغییرات فاصله آن ها را تحت عنوان نمای لیپانوف بدست می آوریم. بدین ترتیب نمای لیپانوف برای متغیر  $x(t)$  را می توان بصورت زیر تعریف کرد [۱۷].

$$\lambda_i = \lim_{t \rightarrow \infty} \frac{1}{t} \int_0^t E(x(\tau)) d\tau = \lim_{t \rightarrow \infty} \frac{1}{t} \ln \left| \frac{\delta x_i(t)}{\delta x_i(0)} \right| \quad (19)$$

که در آن  $E(x(t))$  مقدار ویژه حقیقی ماتریس ژاکوبی مربوط به دینامیک تغییرات جزیی متغیرهای حالت سیستم است. سیستم های آشوبناک دارای مقادیر لیپانوف مثبت، منفی و صفر می باشد بطور یکه



شکل ۶. نمودار دوشاخگی جابجایی متغیرهای سیستم نسبت به پارامتر کنترلی سختی معادل فنر تایرها

Fig. 6. Bifurcation diagram of state variables displacement relative to the equal stiffness of the tires

$u$  ورودی کنترل شده است. در معادله بالا  $(x) f$  و  $(x) b$  توابع شناخته شدهای هستند که دارای عدم قطعیت می‌باشند و مقادیر آن دقیقاً مشخص نبوده اما محدوده تغییرات آن معلوم است. در الگوریتم کنترلی مود لغزشی ترمینال سریع برخلاف روش مود لغزشی، سطح لغزش بصورت غیرخطی نمایی تعریف می‌شود و به همین علت، سرعت بیشتری در همگرایی متغیرهای متغیرهای حالت سیستم به روی سطح لغزش دارد. سطح لغزش در کنترل مود لغزشی ترمینالی بصورت زیر تعریف می‌شود [۱۲].

$$S = \dot{X}_1 + \beta X_1^{q/p} = 0 \quad (21)$$

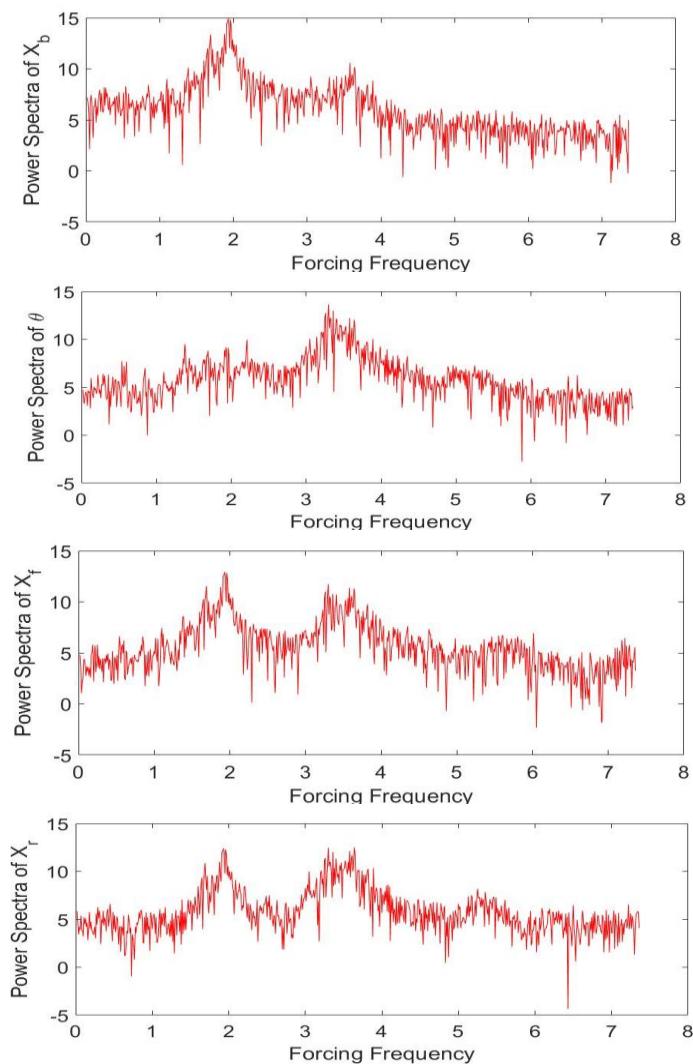
لیپانوف در شکل ۱۰، بیشینه نمای لیپانوف مثبت بوده و تأییدکننده رفتار آشوبناک در دینامیک خودرو می‌باشد.

#### ۴- طراحی سیستم کنترل آشوب

۴-۱- کنترل مود لغزشی ترمینال سریع سیستم دینامیکی با مدل ریاضی غیرخطی زیر در نظر گرفته می‌شود.

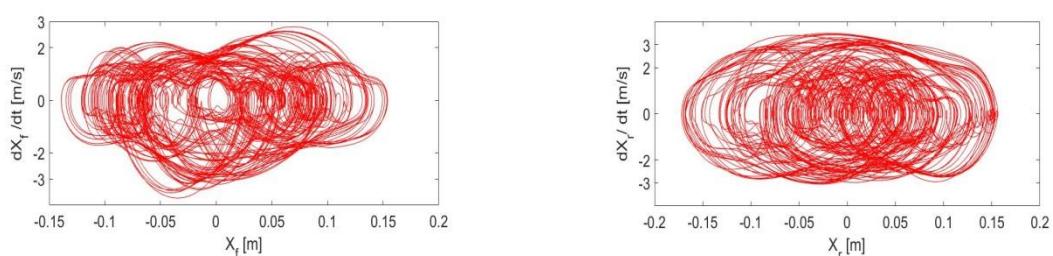
$$x^{(n)} = f(x) + b(x)u \quad (20)$$

که در آن  $x = [x, \dot{x}, \dots, x^{(n-1)}]$  بردار حالت سیستم و



شکل ۷. نمودار چگالی طیف توان جابجایی قائم بدنه، چرخش حول محور عرضی بدنه، جابجایی قائم چرخ جلو و چرخ عقب

**Fig. 7. Power sspectrum density diagram of the vertical and angular displacement of the chassis, and the vertical displacements of tires**



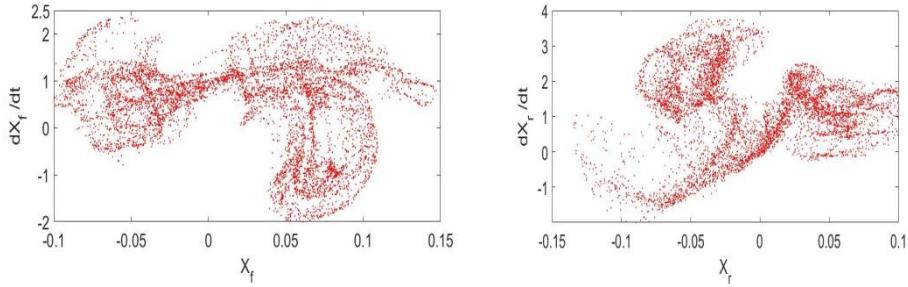
شکل ۸. نمودار صفحه فاز سیستم آشوبناک مدار باز

**Fig. 8. Phase plane diagrams of the chaotic open loop system**

شده در رابطه (۲۲) به مقدار صفر همگرا خواهد شد که نشان دهنده زمان رسیدن مسیرهای حرکت سیستم به سطح لغزش می‌باشد.

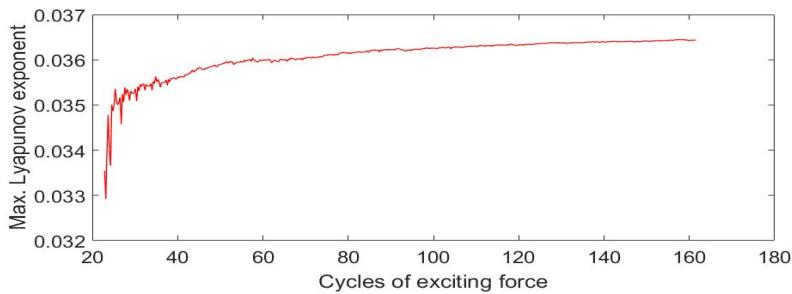
$$t^s = \left( P/\beta(p-q) \right) |X_1(0)|^{(p-q)/p} \quad (22)$$

که  $X_1$  یک متغیر اسکالر است و  $p, q$  اعداد صحیح مثبت هستند. این نکته قابل توجه است که  $q$  و  $p$  باید دو عدد صحیح باشند. همچنین به ازای شرایط اولیه غیرصفر در دینامیک (۲۰)، سطح لغزش طبق رابطه (۲۱) در زمان محدودی به اندازه محاسبه



شکل ۹. نمودار مقطع پوانکاره سیستم آشوبناک مدار باز

Fig. 9. Poincaré' section diagram of the chaotic open loop system



شکل ۱۰. نمودار بیشینه نمای لیاپانوف

Fig. 10. Diagram of the maximum Lyapunov exponent

که در آن:

$$u_{eq} = -b^{-1}(z) \cdot \left( a(z) + \sum_{k=0}^{n-2} (\alpha_k \ell_{A+Bu}^{n-k-1} s_k + \beta_k \ell_{A+Bu}^{n-k-1} s_k^{q/p}) \right)$$

و

$$u_d = -b^{-1}(z) K \text{sign} s_{n-1}; \quad K > 0$$

که برای محاسبه  $a(z)$  و  $b(z)$ ، در صورتی که دینامیک سیستم طبق معادله (۲۰) را بصورت معادلات ۱  
 $\dot{z}_i = z_{i+1}; i = 1, \dots, n-1$   
 $\dot{z}_n = a(z) + b(z)u$   
 $a(z) = \ell_f^n h(x)$   
 $b(z) = \ell_g \ell_f^{n-1} h(x)$   
 عبارتست از مشتق جهتدار لی تابع  $h$  با توجه به  $f$  که مشتق مراتب بالاتر لی بصورت  $\ell_f^i h = \nabla(\ell_f^{i-1} h)f; i = 1, 2, \dots$  و مشتق صفرم آن بصورت  $\ell_f^0 h = h$  تعریف می‌شود [۱۲].

زمانی که حالت سیستم دورتر از نقطه تعادل باشد مود لغزشی ترمینالی تحت سطح لغزش (۲۱) نمی‌تواند بر قسمت خطی غلبه کند در نتیجه ترم  $X_1^{q/p}$  دامنه نرخ همگرایی از نقطه تعادل را کاهش می‌دهد. یک راه حل برای این کار، معرفی سطح لغزش بصورت زیر است که مود لغزشی ترمینال سریع را معرفی می‌کند [۱۲].

$$S = \dot{X}_1 + \alpha X_1 + \beta X_1^{q/p} = 0 \quad (23)$$

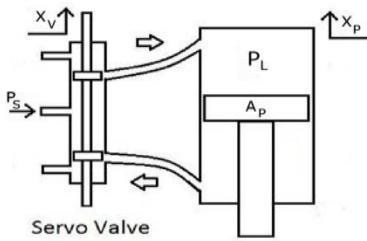
که در آن  $S = [s_1 \quad s_2 \quad \dots \quad s_{n-1}]^T$  و با انتخاب  $p$  و  $q$  مناسب با شرایط اولیه غیر صفر دینامیک (۲۰) به  $X_1 = 0$  در زمان محدود خواهد رسید و زمان دقیق رسیدن به صفر در این حالت به صورت زیر تعیین می‌شود.

$$t^s = \frac{p}{\alpha(p-q)} \left( \ln(\alpha X_1(0)^{(p-q)/p} + \beta) - \ln \beta \right) \quad (24)$$

در نتیجه تابع ورودی کنترلی برای دینامیک (۲۰) با مساوی صفر قراردادن تابع سطح لغزش  $S = 0$  بصورت زیر طراحی می‌شود.

$$u = u_{eq} + u_d \quad (25)$$

۲-۴- طراحی سیستم کنترل مود لغزشی ترمینال سریع:  
 در سیستم کنترلی تعلیق فعال، هدف بدست آوردن ولتاژ ورودی به شیر محرک هیدرولیکی سیستم تعلیق است که در نهایت عملگر با اعمال نیرویی به بدنه خودرو، تغییر مکان قائم و دورانی آن را به



شکل ۱۱. ساختار محرک هیدرولیکی سیستم تعليق فعال

Fig. 11. Structure of the hydraulic actuator in the active suspension system

به همراه جابجایی تایرهای جلو و عقب بصورت زیر تعریف می‌شود.

$$x = [x_b \ \theta \ x_f \ x_r \ x_{fd} \ x_{rd}]^T \quad (30)$$

و همچنین

$$\bar{M} = \begin{bmatrix} M & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}_{6 \times 6}, \bar{C} = \begin{bmatrix} C & 0 \\ 0 & B \end{bmatrix}_{6 \times 6}, \bar{K} = \begin{bmatrix} K & 0 \\ 0 & A \end{bmatrix}_{6 \times 6}, \bar{D} = \begin{bmatrix} D \\ 0 \end{bmatrix}_{6 \times 2}, u = \begin{bmatrix} u_f \\ u_r \end{bmatrix}_{2 \times 1}$$

که در این ماتریس‌ها داریم:

$$M = \begin{pmatrix} m_b & 0 & 0 & 0 \\ 0 & j & 0 & 0 \\ 0 & 0 & m_f & 0 \\ 0 & 0 & 0 & m_r \end{pmatrix},$$

$$C = \begin{pmatrix} C_{f2} + C_{r2} & L_f C_{f2} - L_r C_{r2} & -C_{f2} & -C_{r2} \\ L_f C_{f2} - L_r C_{r2} & L_f^2 C_{f2} + L_r^2 C_{r2} & -L_f C_{f2} & L_r C_{r2} \\ -C_{f2} & -L_f C_{f2} & C_{f1} + C_{r2} & 0 \\ -C_{r2} & L_r C_{r2} & 0 & C_{r1} + C_{r2} \end{pmatrix},$$

$$B = \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ C_{f1} & 0 \\ 0 & C_{r1} \end{pmatrix}$$

$$K = \begin{pmatrix} k_{f2} + k_{r2} & L_f k_{f2} - L_r k_{r2} & -k_{f2} & -k_{r2} \\ L_f k_{f2} - L_r k_{r2} & L_f^2 k_{f2} + L_r^2 k_{r2} & -L_f k_{f2} & L_r k_{r2} \\ -k_{f2} & -L_f k_{f2} & k_{f2} + k_{r1} & 0 \\ -k_{r2} & L_r k_{r2} & 0 & k_{r1} + k_{r2} \end{pmatrix},$$

$$A = \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ k_{f1} & 0 \\ 0 & k_{r1} \end{pmatrix}, D = \begin{pmatrix} 1 & 1 \\ L_f & -L_r \\ 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}$$

در نهایت با نوشتن معادله (۳۰) بفرم معادله (۲۰) که در آن توابع  $b(x) = \bar{M}^{-1}\bar{D}$  و  $f(x) = -\bar{M}^{-1}\bar{C}\dot{x} - \bar{M}^{-1}\bar{K}x$  قراردادن در رابطه (۲۵)، سیگنال ورودی کنترلی شامل فشار روغن اعمالی به عملگرهای هیدرولیکی جلو و عقب بصورت زیر محاسبه می‌شود.

سمت صفر میل دهد که این امر منجر به حذف ارتعاشات آشوبناک در دینامیک عمودی خودرو خواهد شد. برای این منظور در سیستم عملگر تعليق فعال، سیگنال‌های ورودی سیستم توسط سیستم کنترلی نوین و کارآمد فازی-لغزشی ترمینال سریع تولید می‌شود. سیستم کنترلی، فشار روغن مورد نیاز برای محرک هیدرولیکی سیستم تعليق فعال را مهیا کرده که در نتیجه نیروهای پایدارساز به دینامیک عمودی خودرو توسط این محرک‌ها اعمال می‌شوند. مدل دینامیکی سیستم تعليق فعال هیدرولیکی خودرو به صورت زیر بیان می‌شود [۱۸].

$$\dot{P}_L = -\alpha A_p \dot{x}_p - \beta P_L + \gamma x_v \sqrt{P_S - P_L} \quad (26)$$

که در آن  $P_L$  فشار روغن محرک هیدرولیکی در سیستم تعليق فعال،  $A_p$  سطح پیستون،  $x_v$  تغییر مکان اسپول شیر،  $P_S$  فشار منبع،  $\alpha$  مجموع حجم عملگر،  $\beta$  مدل حجمی موثر،  $C_d$  ضریب نشتی موثر،  $W$  تغییرات سطح اسپول دریچه است. همچنین در رابطه بالا داریم  $\dot{a} = 4\hat{a}$  و  $\ddot{a} = \dot{a}C_d W \sqrt{1/\tilde{n}}$  که مقادیر پارامترهای سیستم هیدرولیک نیز به صورت  $\gamma = 4/515 \times 10^{13}$ ،  $\beta = 10^{19} \times 545/1$  و  $\alpha = 1$  است.  $P_s = 10342500$ .

به منظور طراحی سیستم کنترلی مود لغزشی ترمینال سریع، سطوح لغزش زیر بصورت ترکیبی از خطای تغییر مکان و سرعت قائم جرم فنربندی شده بصورت زیر در نظر گرفته می‌شود.

$$\begin{cases} S_1 = (\dot{x}_b - \dot{x}_{b_d}) + (x_b - x_{b_d}) + (x_b - x_{b_d})^{q/p} \\ S_2 = (\dot{\theta}_b - \dot{\theta}_{b_d}) + (\theta_b - \theta_{b_d}) + (\theta_b - \theta_{b_d})^{q/p} \end{cases} \quad (27)$$

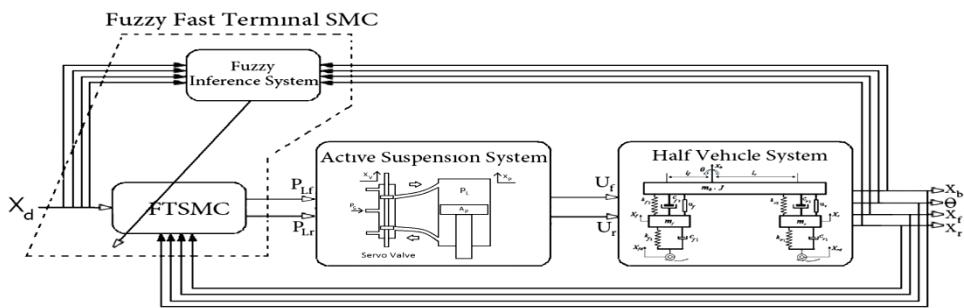
که شرط لغزش به صورت رابطه زیر بیان می‌شود و ضریب کنترلی  $K$  باید طوری انتخاب شود که شرط لغزش را به منظور قرارگیری مسیر حرکت سیستم روی سطح لغزش تضمین نماید [۱۶].

$$\frac{dS}{dt} = -KS \quad (28)$$

مدل دینامیکی خودرو براساس معادلات (۷) تا (۱۰) بصورت ماتریسی توسط معادله زیر بازنویسی می‌شود.

$$\bar{M}\ddot{x} + \bar{C}\dot{x} + \bar{K}x = \bar{D}u \quad (29)$$

که در آن بردار حالت سیستم شامل متغیرهای دینامیکی خودرو



شکل ۱۲. بلوک دیاگرام کنترل فازی لغزشی ترمینال سریع برای مدل نصف خودرو با سیستم تعليق فعال

Fig. 12. Block diagram of the fuzzy fast terminal SMC control for the half. vehicle model with active suspension

جدول ۲. قوانین منطق فازی برای K

Table 2. Rules of fuzzy inference for the control gain K

De/e	NB	NS	ZO	PS	PB
NB	NB	NB	NB	NS	ZO
NS	NB	NB	NS	ZO	PS
ZO	NB	NS	ZO	PS	PB
PS	NS	ZO	PS	PB	PB
PB	ZO	PS	PB	PB	PB

جدول ۳. قوانین منطق فازی برای p و q

Table 3. Rules of fuzzy inference for the gains p and q

De/e	NB	NS	ZO	PS	PB
NB	ZO	ZO	PS	PS	PB
NS	ZO	ZO	PS	PB	PB
ZO	ZO	PS	PB	PB	PB
PS	PS	PB	PB	PB	PB
PB	PB	PB	PB	PB	PB

ساختار کلی منطق فازی به منظور تخمین بهترین مقادیر برای ضرایب کنترلی فوق به صورت زیر است. لازم بذکر است که مشابه قوانین زیر برای محاسبه توانهای  $p$  و  $q$  نیز مورد استفاده قرار می‌گیرد.

قانون آام: اگر خطای برابر با  $F_{1i}$  و مشتق خطای برابر  $F_{2i}$  باشد،  
بنابراین  $k$  برابر با  $G_i$  خواهد بود.

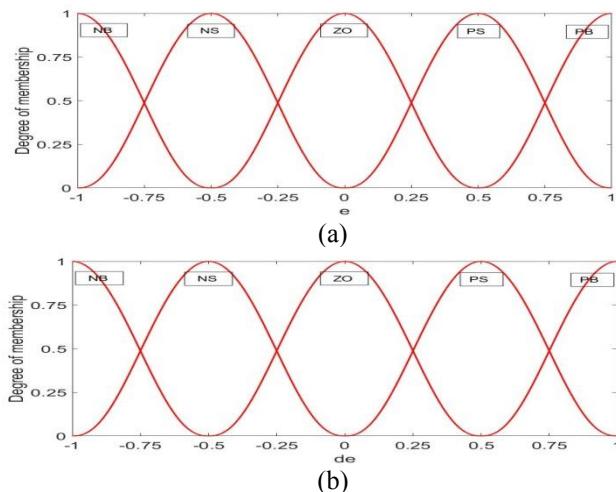
که در آن،  $F_1$ ،  $F_2$  و  $G$  توابع عضویت نوع ۱ برای قانون آامین  $F_1 \& F_2 \& G \subset [NB; NS; ZO; PS; PB]$  هستند. همچنین  $F_1 \& F_2 \& G \subset [NB; NS; ZO; PS; PB]$  و نمادها به ترتیب منفی بزرگ، منفی کوچک، صفر، مثبت کوچک و مثبت بزرگ هستند جدول پایه‌های منطق فازی مبتنی بر خطای در ردیف اول ستون افقی برابر خطای و در ستون اول عمودی برابر مشتق خطای برای ورودی‌های کنترل کننده فازی مطابق جدول ۲ و ۳ هستند. سیستم فازی انتخاب شده براساس سیستم استنتاج فازی

$$u = u_{eq} + u_d = \begin{bmatrix} u_f \\ u_r \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} u_{eq_1} + u_{d_1} \\ u_{eq_2} + u_{d_2} \end{bmatrix} = -b^{-1}(z) \left( a(z) + \sum_{k=1}^8 (\alpha_k \ell_{A+Bu}^{9-k} S_k + \beta_k \ell_{A+Bu}^{9-k} S_k^{qk/pk}) \right) - b^{-1}(z) k \operatorname{sgn}(S_9) = -\left[ (\nabla(\ell_f^9 x_b)) b(x) \right]^{-1}$$

$$\left[ \ell_f^{10} x_b + \sum_{k=0}^8 \left( \alpha_k \ell_{[z_2, \dots, z_{10}, b(z)u]^T}^{9-k} S_k + \beta_k \ell_{[z_2, \dots, z_{10}, b(z)u]^T}^{9-k} S_k^{qk/pk} \right) \right] - \left[ \nabla(\ell_f^9 x_b) \times b(x) \right]^{-1} k \operatorname{sgn}(S_9)$$

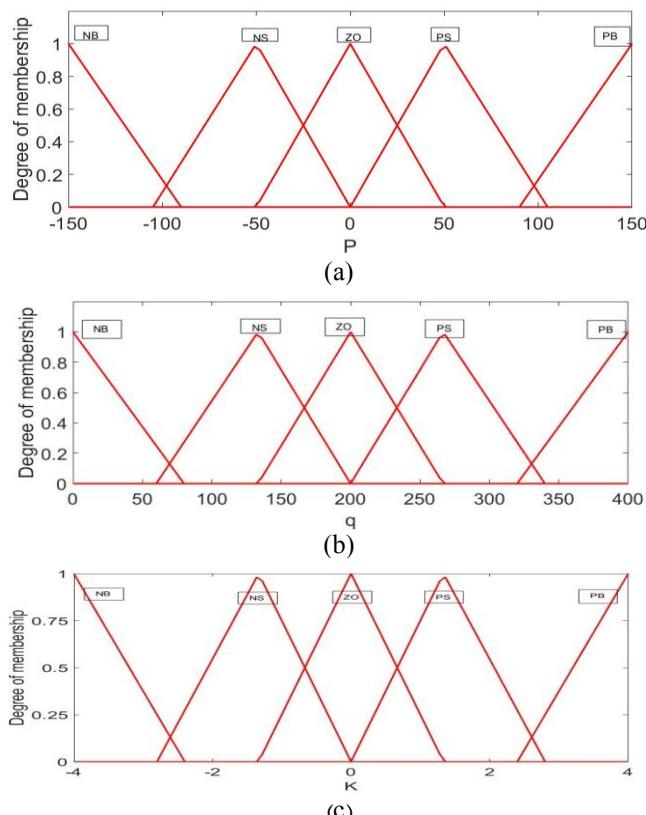
که در محاسبات فوق،  $h(x) = x_b$  معنوان تغییر مکان قائم شاسی در نظر گرفته شده و همچنین  $a(z) = \ell_f^n(h(x)) = \ell_f^{10} x_b$  در  $b(z) = \ell_b \ell_f^{n-1} h(x) = \ell_b \ell_f^9 x_b = (\nabla(\ell_f^9 x_b)) b(x)$  نظر گرفته شده است که در آن  $Z = [x_b \quad \ell_f^1 x_b \quad \dots \quad \ell_f^{10} x_b]^T$  می‌باشد.

۳-۴- سیستم کنترلی فازی لغزشی ترمینال سریع به منظور بهبود ساختار کنترلی و حذف پدیده چتربینگ در سیستم کنترلی مود لغزشی، کنترل کننده مود لغزشی ترمینال سریع با منطق فازی ادغام می‌شود. مطابق بلوک دیاگرام شکل ۱۲، سیستم استنتاج فازی قادر است تا ضرایب کنترل کننده مود لغزشی ترمینال سریع را بصورت آنلاین تخمین زده و بدست آورد. این ضرایب مربوط به مقادیر موجود در سطح لغزش شامل  $p$  و  $q$  و گین کنترلی  $k$  طبق معادلات (۲۷) و (۳۱) می‌باشند که باید در شرط لغزش طبق رابطه (۲۸) نیز صدق کنند.



شکل ۱۳. توابع عضویت ورودی‌های کنترل‌کننده فازی لغزشی ترمینال سریع (a) ورودی اول (خطا)، (b) ورودی دوم (مشتق خطای)

Fig. 13. Membership functions of inputs in fuzzy fast terminal SMC (a) error, (b) derivative of error



شکل ۱۴. توابع عضویت خروجی‌های کنترل‌کننده فازی لغزشی ترمینال سریع (a) خروجی اول p، (b) خروجی دوم q، (c) خروجی سوم K

Fig. 14. Membership functions of outputs in fuzzy fast terminal SMC (a) p, (b) q, (c) K

سیستم کنترلی، منجر به حذف ارتعاشات نامنظم آشوبناک و بهبود رفتار سیستم شود. به منظور افزایش سرعت همگرایی مسیر حرکت

ممدانی بوده و خروجی سیستم فازی با استفاده از روش مرکز ثقل محاسبه می‌شود.

#### ۵- نتایج شبیه‌سازی سیستم کنترلی

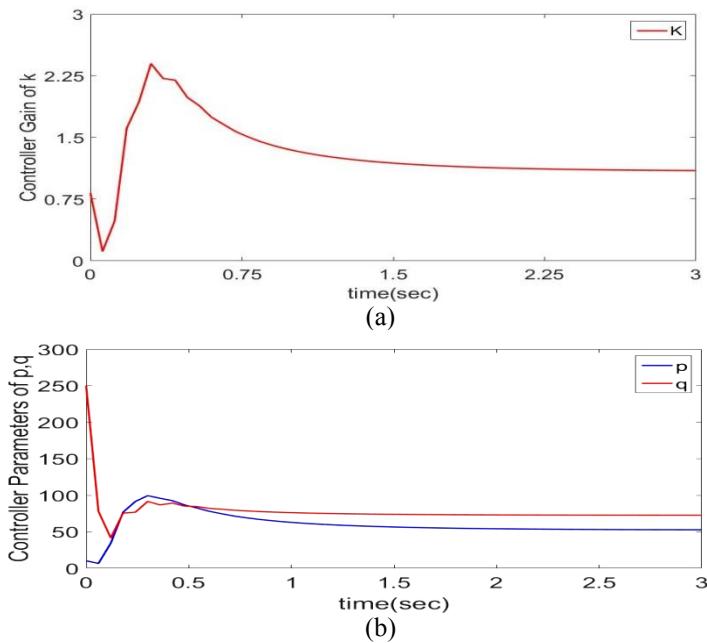
پس از محاسبه گینهای کنترلی در کنترل‌کننده مود لغزشی ترمینال سریع با استفاده از سیستم استنتاج فازی، نمودارهای پارامترهای کنترلی در شکل ۱۵ نشان داده شده است. همچنین، پس از شبیه‌سازی سیستم فیدبک تحت سیستم کنترلی فازی- لغزشی ترمینال سریع در شکل‌های ۱۶-۱۹ نشان داده شده است.

همانطور که در شکل ۱۶-۱۹ نشان داده شده است، ضمن حذف ارتعاشات آشوبناک در سیستم، شاهد همگرایی سریع تر و بهبود پاسخ‌های سیستم مدار بسته تحت کنترل‌کننده فازی- لغزشی ترمینال سریع بوده که بدون فراجهش و در زمان نشست کمی، مقادیر متغیرها را به مقدار مطلوب‌شان می‌رساند. همچنین رفتار فشار روغن محرك هیدرولیک بر روی محورهای جلو و عقب خودرو به ترتیب برابر با  $P_{Lf}$  و  $P_{Lr}$  به عنوان ورودی‌های کنترلی به سیستم تعليق فعال در شکل ۲۰ نشان داده شده است که مقدار کم و همواری نسبی نمودارها حکایت از مصرف انرژی کم و استهلاک ناچیز در عملگرهای سیستم تحت سیستم کنترلی نوین دارد.

#### ۶- نتیجه‌گیری

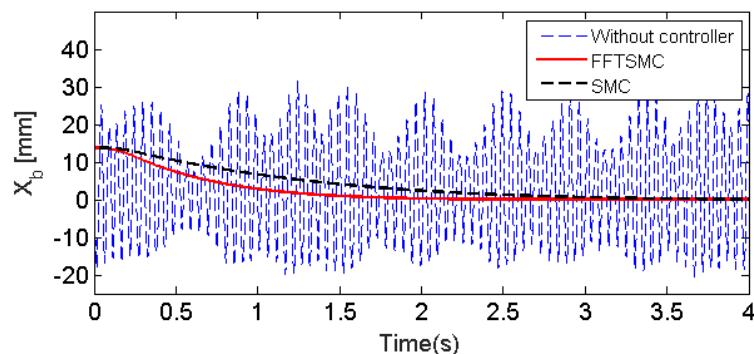
در این مقاله به بررسی ارتعاشات آشوبناک دینامیک عمودی خودرو حین عبور از ناهمواری سطح جاده پرداخته شده است و در ادامه با روش کنترلی نوین فازی- لغزشی ترمینال سریع، ارتعاشات نامنظم آشوبناک حذف و دینامیک سیستم پایدار شد. برای این منظور ابتدا معادلات دینامیکی عمودی نصف خودرو تحت سیستم تعليق فعال براساس روابط نیوتون- اویلر استخراج و شبیه‌سازی گردید. به منظور تحلیل دینامیک غیرخطی و پدیده آشوب، در کنار ابزارهای تحلیلی همچون مسیرهای حرکت صفحه فازی، مقاطع پوانکاره و نمای لیاپانوف، بطور نوآورانه از روشتابع چگالی طیف توان، نمودارهای دوشاخگی استفاده شد تا ضمن تایید رخداد آشوب در سیستم، محدوده تغییرات پارامترهای کنترلی موثر بر خودرو در ایجاد رفتارهای پریودیک یا آشوبناک را مشخص نموده و با استفاده از آن در

<sup>1</sup> center of gravity defuzzification method



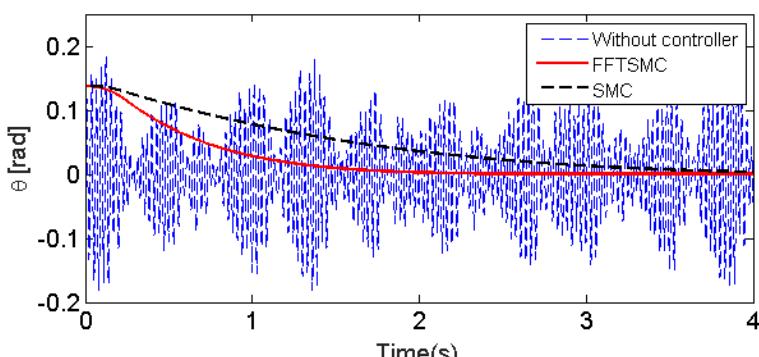
شکل ۱۵. پارامترهای کنترلی سیستم فازی. لغزشی ترمینال سریع گین کنترلی  $K$ . (b) پارامترهای کنترلی  $p$  و  $q$

Fig. 15. Control parameters of fuzzy fast terminal SMC system (a) controller gain  $K$ , (b) controller parameters  $p$  and  $q$



شکل ۱۶. مقایسه نتایج کنترل فازی. لغزشی ترمینال سریع با کنترل مود لغزشی برای جابجایی قائم بدنه خودرو

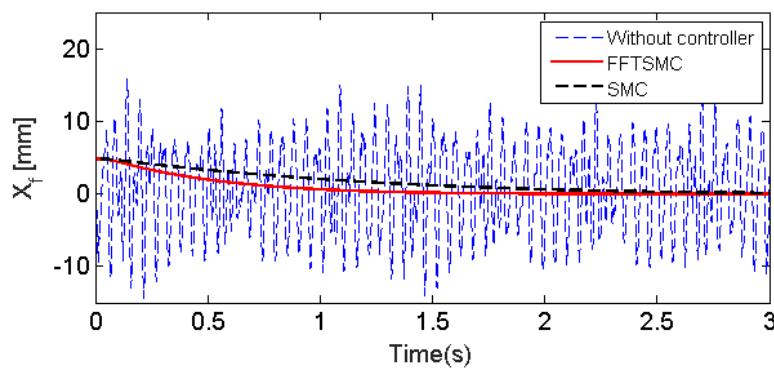
Fig. 16. Comparison of the results of the fuzzy fast terminal SMC with SMC for vertical displacement of the chassis



شکل ۱۷. مقایسه نتایج کنترل فازی. لغزشی ترمینال سریع با کنترل مود لغزشی برای چرخش حول محور عرضی بدنه خودرو

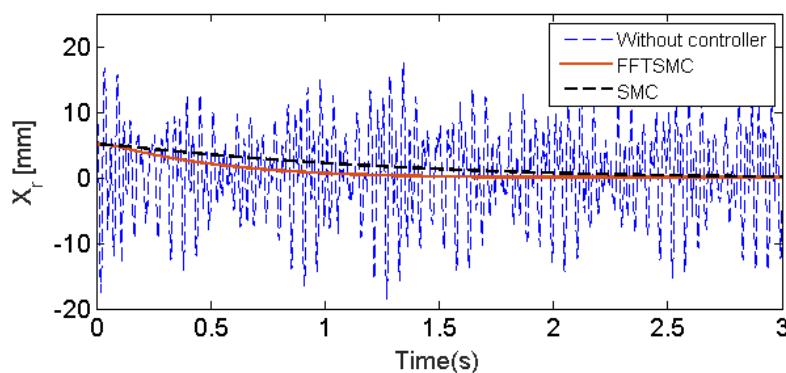
Fig. 17. Comparison of the results of the fuzzy fast terminal SMC with SMC for angular displacement of the chassis

سیستم به سمت نقطه تعادل در الگوریتم کنترل ساختار متغیر مود لغزشی، از روش نوین و کارآمد مود لغزشی ترمینال سریع در کنترل



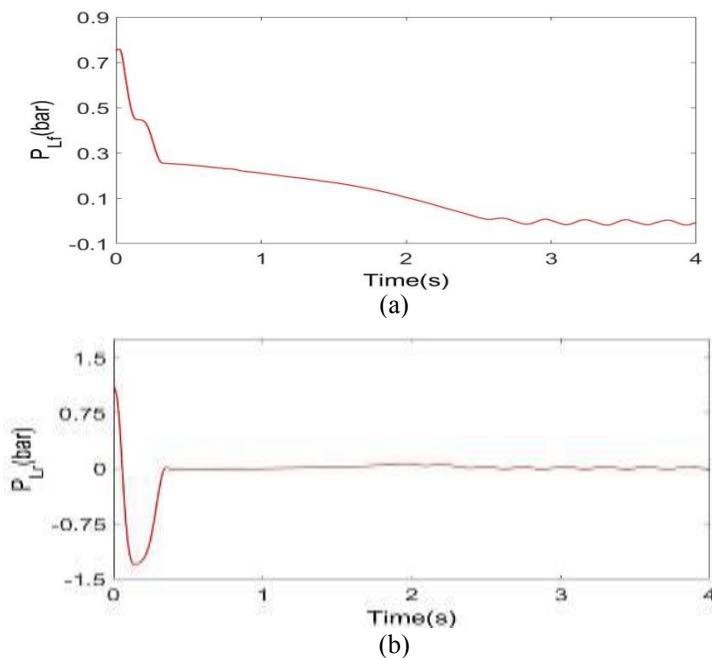
شکل ۱۸. مقایسه نتایج کنترل فازی. لغزشی ترمینال سریع با کنترل مود لغزشی برای جابجایی قائم چرخ جلو خودرو

Fig. 18. Comparison of the results of the fuzzy fast terminal SMC with SMC for vertical displacement of the front tire



شکل ۱۹. مقایسه نتایج کنترل فازی. لغزشی ترمینال سریع با کنترل مود لغزشی برای جابجایی قائم چرخ عقب خودرو

Fig. 19. Comparison of the results of the fuzzy fast terminal SMC with SMC for vertical displacement of the rear tire



شکل ۲۰ . فشار روغن عملگر هیدرولیکی سیستم تعليق فعال خودرو (a) فشار روغن عملگر هیدرولیکی سیستم تعليق فعال در محور جلوی خودرو، (b) فشار روغن عملگر هیدرولیکی سیستم تعليق فعال در محور عقب خودرو

Fig. 20. Pressure oil of the hydraulic actuator in the active suspension system (a) in the front suspension, (b) in the rear suspension

$C_{f2}$	سیستم تعليق فعال خودرو استفاده شد. الگوریتم کنترلی مود لغزشی
$C_{r2}$	ترمینال سریع با سطح لغزشی غیرخطی نمایی توپانی همگرایی
$M_b$	سریع تر متغیرهای حالت سیستم و کاهش زمان لغزش مسیرهای
$J$	حرکتی سیستم بر روی سطح لغزش را دارد. همچنین به منظور بهبود
$M$	عملکرد سیستم کنترلی مود لغزشی ترمینال سریع و حذف پدیده
$K_1$	نامطلوب چترینگ ناشی از لغزش مسیر حرکت سیستم در اطراف
$K_2$	سطح لغزش، از سیستم استنتاج فازی برای تخمین و محاسبه آنلاین
$n_1, n_2$	گینهای کنترلی استفاده شده است. نتایج به دست آمده از شبیه‌سازی
$L$	سیستم کنترلی مدار بسته تحت کنترل کننده فازی-لغزشی ترمینال
$f$	سریع حاکی از حذف ارتعاشات آشوبناک و بهبود رفتار دینامیک
$a$	عمودی خودرو در حذف فراجهش پاسخ‌ها، کاهش زمان نشت،
$\lambda$	حذف پدیده چترینگ و کاهش مصرف انرژی و استهلاک عملگرهای
$f$	سیستم تعليق می‌باشد. مقایسه نتایج سیستم کنترلی فازی-لغزشی
$r$	ترمینال سریع نسبت به الگوریتم مود لغزشی معمولی نشان‌دهنده
$\lambda$	کاهش ۶۰ درصدی زمان نشت و کاهش ۴۷ درصدی مصرف
$f$	انرژی می‌باشد. همچنین مقایسه نتایج حاصل از این پژوهش با کار
$r$	[۱۶] ضمن کاهش ۱۰ درصدی در زمان نشت پاسخ‌ها، مبین
$X_b$	حذف فراجهش عمدۀ در پاسخ‌های دینامیکی سیستم بوده. مقایسه
$\theta$	سیگنال‌های ورودی کنترلی این کار با مقاله [۱۶] نیز حاکی از کاهش
$X_f$	چشمگیر فراجهش در پاسخ‌های ورودی کنترلی می‌باشد که ضمن
$X_r$	کاهش مصرف انرژی، مساله اشباع در عملگرهای سیستم تعليق را نیز
$X_{fd}$	بطور کامل از بین می‌برد.
$X_{rd}$	
$C_{fl}$	
$C_{rl}$	

## مراجع

- [1] G. Litak, M. Borowiec, M.I. Friswell, W. Przystupa, Chaotic response of a quarter car model forced by a road profile with a stochastic component, *Chaos, Solitons & Fractals*, 39(5) (2009) 2448-2456.
- [2] R.D. Naik, P.M. Singru, Resonance, stability and chaotic vibration of a quarter-car vehicle model with time-delay feedback, *Communications in Nonlinear Science and Numerical Simulation*, 16(8) (2011) 3397-3410.
- [3] Q. Zhu, M. Ishitobi, Chaos and bifurcations in a nonlinear vehicle model, *Journal of Sound and Vibration*, 275(3-5) (2004) 1136-1146.
- [4] W. Wang, G. Li, Y. Song, Nonlinear dynamic analysis of the whole vehicle on bumpy road, *Transactions of Tianjin University*, 16(1) (2010) 50-55.
- [5] J. Fakhraee, H. Mohammad Khanlo, M. Ghayour, Analysis of the passengers effect on chaotic vibrations of a nonlinear full vehicle model, *Modares Mechanical Engineering*,

## فهرست علائم علائم انگلیسی

$M_b$	تغییر مکان قائم بدنه اصلی (m)	$X_b$
$M_b$	تغییر مکان زاویه‌ای بدنه (rad)	$\theta$
$M_f$	تغییر مکان تایر جلو (m)	$X_f$
$M_r$	تغییر مکان تیر عقب (m)	$X_r$
	تحريك القائی به لاستیک جلو	$X_{fd}$
	تحريك القائی به لاستیک عقب	$X_{rd}$
$C_{fl}$	میرائي لاستیک جلو، kg/s	
$C_{rl}$	میرائي لاستیک عقب، kg/s	

- control, Communications in Nonlinear Science and Numerical Simulation, 14(6) (2009) 2728-2733.
- [13] S. Dadras, H.R. Momeni, V.J. Majd, Sliding mode control for uncertain new chaotic dynamical system, Chaos, Solitons & Fractals, 41(4) (2009) 1857-1862.
- [14] M.R. Faieghi, H. Delavari, D. Baleanu, Control of an uncertain fractional-order Liu system via fuzzy fractional-order sliding mode control, Journal of Vibration and Control, 18(9) (2012) 1366-1374.
- [15] Y. Hong, G. Yang, D. Cheng, S. Spurgeon, A new approach to terminal sliding mode control design, Asian Journal of Control, 7(2) (2005) 177-181.
- [16] S.M. Abtahi, Suppression of chaotic vibrations in suspension system of vehicle dynamics using chattering-free optimal sliding mode control, Journal of the Brazilian Society of Mechanical Sciences and Engineering, 41(5) (2019) 210.
- [17] S.M. Abtahi, Chaotic study and chaos control in a half-vehicle model with semi-active suspension using discrete optimal Ott–Grebogi–Yorke method, Proceedings of the Institution of Mechanical Engineers, Part K: Journal of Multi-body Dynamics, 231(1) (2017) 148-155.
- [18] N.D. Manring, R.C. Fales, Hydraulic control systems, John Wiley & Sons, 2019.
- 15(1) (2015) 173-184.
- [6] J. Fakhraei, H. Khanlo, M. Ghayour, K. Faramarzi, The influence of road bumps characteristics on the chaotic vibration of a nonlinear full-vehicle model with driver, International Journal of Bifurcation and Chaos, 26(9) (2016) 1650151.
- [7] R. Dehghani, H. Khanlo, J. Fakhraei, Active chaos control of a heavy articulated vehicle equipped with magnetorheological dampers, Nonlinear Dynamics, 87(3) (2017) 1923-1942.
- [8] A. Bartoszewicz, R.J. Patton, Sliding mode control, International Journal of Adaptive Control and Signal Processing, 21(809) (2007) 635-637.
- [9] J.M. Nazzal, A.N. Natsheh, Chaos control using sliding-mode theory, Chaos, Solitons & Fractals, 33(2) (2007) 695-702.
- [10] S. Laghrouche, F. Plestan, A. Glumineau, Higher order sliding mode control based on integral sliding mode, Automatica, 43(3) (2007) 531-537.
- [11] H. Li, X. Liao, C. Li, C. Li, Chaos control and synchronization via a novel chatter free sliding mode control strategy, Neurocomputing, 74(17) (2011) 3212-3222.
- [12] H. Wang, Z.-Z. Han, Q.-Y. Xie, W. Zhang, Finite-time chaos control via nonsingular terminal sliding mode

چگونه به این مقاله ارجاع دهیم

Y. Nourollahi Golouje, S. M. Abtahi, Numerical analysis of chaotic dynamics in vehicle along with design of chaos controller using fuzzy fast terminal sliding mode control, AmirKabir J. Mech. Eng., 53(Special Issue 4) (2021) 2539-2556.

DOI: [10.22060/mej.2020.17994.6703](https://doi.org/10.22060/mej.2020.17994.6703)

