

کنترل لغزشی- تطبیقی سیستم تعليق فعال ۱/۴ خودرو با عملگر هیدرولیکی با استفاده از سطح لغزش بهینه لگاریتمی

سیدعلی ظهیری‌پور، رضا تقدی اسراری، علی‌اکبر جلالی و سید‌کمال‌الدین موسوی مشهدی

منظور دستیابی به قوام خوب در مقابله با عدم قطعیت پارامترهای مدل و نیز اغتشاشات باری، طرح‌های کنترل مقاوم گوناگونی همچون کنترل لغزشی، کنترل H_{∞} و نیز کنترل تطبیقی بر روی سیستم تعليق خودرو مطالعه شده است. کنترل مدل لغزشی، یک روش مناسب به منظور کنترل سیستم در حضور عدم قطعیت‌های متعدد است. مطالعات متعددی در مورد روش‌های متفاوت انتخاب سطح لغزش، همچون متدهای بهینه [۴] و [۵]، مدل پیرو، مدل پیشنهادی [۵] و [۶]، تناسبی انتگرالی [۶] و ... صورت گرفته است. در این مقاله برای انتخاب سطح لغزش، یک روش جدید مبتنی بر یک استراتژی بهینه‌سازی پیشنهاد شده، به این ترتیب که با انتخاب یکتابع هزینه مناسب، مسأله انتخاب سطح لغزش به عنوان اولين گام طراحی کنترل کننده مدل لغزشی به یک مسأله بهینه‌سازی تبدیل شده و حل اين مسأله بهینه‌سازی منجر به استخراج يك سطح لغزش لگاریتمی می‌گردد.

تاکنون تحقیقاتی در زمینه استفاده از تکنیک‌های تطبیقی جهت بهبود عملکرد سیستم تعليق خودرو انجام گرفته است [۱] تا [۳] که عمدۀ آنها عبارتند از پیداکردن يك قانون تطبیقی مناسب برای تعیین بهره قابل تنظیم سیگنال کنترلی، تخمین کران بالای عدم قطعیت‌های سیستم و نیز تخمین توابع غیر خطی موجود در مدل سیستم که به طور دقیق مشخص نمی‌باشد.

هدف اصلی این مقاله، ارائه راهکاری مفید جهت تعليق فعال سازی سیستم تعليق ۱/۴ خودرو با استفاده از عملگر هیدرولیکی است. ایده اصلی این مقاله، تفکیک این سیستم به دو زیرسیستم موقعیت و نیرو می‌باشد تا ضمن جداسازی ناممی‌نی‌های دارای کران مشخص و نامشخص آن، بخش‌های خطی و غیر خطی آن نیز از یکدیگر جدا شده و زمینه برای استفاده از ابزارهای مختلف طراحی در بخش خطی فراهم شود. لازم به ذکر است که در طراحی کنترل کننده برای زیرسیستم موقعیت نیز روش جدیدی برای استخراج سطح لغزش پیشنهاد شده است.

این مقاله از بخش‌های پیش رو تشکیل شده است: در بخش دوم، مدل دینامیکی سیستم تعليق فعال ۱/۴ خودرو ارائه شده و در بخش سوم، سطح لغزشی بهینه لگاریتمی استخراج می‌شود. بخش چهارم به فرایند طراحی کنترل کننده تطبیقی- لغزشی زیرسیستم نیرو پرداخته است، بخش پنجم، نتایج شبیه‌سازی را نمایش داده و در نهایت نتیجه‌گیری در بخش ششم ارائه می‌شود.

۲- مدل سازی سیستم تعليق خودرو

شکل ۱ مدل دینامیکی سیستم تعليق ۱/۴ بدنه خودرو با ۲ درجه آزادی را نشان می‌دهد. با استفاده از قانون دوم نیوتون و اعمال آن برای جرم‌های معلق و غیر معلق خواهیم داشت [۷]

$$\begin{aligned} m_u \ddot{z}_u &= k_t(z_r - z_u) - k_s(z_u - z_s) - b_s(\dot{z}_u - \dot{z}_s) - f_a \\ m_s \ddot{z}_s &= k_s(z_u - z_s) + b_s(\dot{z}_u - \dot{z}_s) + f_a \end{aligned} \quad (1)$$

چکیده: در این مقاله کنترل سیستم تعليق فعال ۱/۴ خودرو با عملگر هیدرولیکی و با محوریت مدل لغزشی، تأمین با یک رویکرد تطبیقی انجام گرفته است. علت استفاده از کنترل مقاوم مدل لغزشی، مقابله با انواع عدم قطعیت‌های ناشی از اثر اغتشاشات خارجی یا هرگونه رفتار غیر خطی موجود در سیستم است. در روش پیشنهادی، سطح لغزش با استفاده از یک استراتژی بهینه، جهت حداقل‌سازی یکتابع هزینه استخراج می‌شود که نتیجه آن یک سطح لغزش لگاریتمی است. دلیل پیشنهاد الگوریتم تطبیقی در این مقاله، وجود عدم قطعیت‌های غیر خطی، تغییرپذیری با زمان و دارای کران نامشخص در سیستم است. لازم به ذکر است که روش ارائه شده، ضمن آن که تأثیرات ناشی از عدم قطعیت پارامتری و همین طور اغتشاشات خارجی بر عملکرد سیستم وجود دارد. چشم‌گیری کاوش می‌دهد، پایداری سیستم کنترلی لغزشی- تطبیقی را بر پایه تئوری پایداری لیپانوف به اثبات می‌رساند.

کلید واژه: سطح لغزش لگاریتمی، سیستم تعليق فعال، عدم قطعیت، کنترل تطبیقی، مدل لغزشی.

۱- مقدمه

یکی از بهروزترین مسائل در صنعت حمل و نقل، طراحی سیستم تعليق فعال است. یک سیستم کنترل خودرو به گونه‌ای طراحی می‌شود که به اندازه کافی اینمن و قابل اطمینان بوده و از بازدهی بالا و تلوانی خطا مناسبی برخوردار باشد. به منظور آسایش و رفاه در حین نقل و انتقال و مسافت با خودروها، سیستم تعليق یک ضرورت است [۱]. به منظور ارتقاء کیفیت حمل و نقل، همراه با اینمنی و سرعت بالا، سیستم‌های نیمه‌فعال و فعال تعليق، به عنوان موضوع تحقیقاتی مناسب در حوزه صنعت خودرو مورد بررسی قرار گرفته‌اند [۲] و [۳]. امروزه با پیشرفت روزافزون علوم مکاترونیک و میکروپروسسور، اجرایی کردن سیستم تعليق بر روی خودروها آسان‌تر شده است. در سیستم‌های تعليق فعال، به منظور بالابردن دقت کنترل لرزش وسیله نقلیه، عملگرهای هیدرولیکی، پنوماتیکی، هیدرولیکوپنوماتیکی و ... مواری با فنرها و کمک‌فنرها قرار می‌گیرند و سپس با استفاده از داده‌ها و اطلاعاتی که از حرکت بدنه خودرو و چرخ‌ها دریافت می‌شود، قانون کنترل مناسب اعمال می‌شود [۴]. به

این مقاله در تاریخ ۱۶ بهمن ماه ۱۳۹۱ دریافت و در تاریخ ۲۶ آبان ماه ۱۳۹۲ بازنگری شد. این تحقیق توسط دانشکده برق دانشگاه علم و صنعت پشتیبانی شده است. سیدعلی ظهیری‌پور، دانشکده مهندسی برق، دانشگاه علم و صنعت ایران، تهران، (email: zahiri@elec.iust.ac.ir)

رضاقلی اسراری، دانشکده مهندسی برق، دانشگاه علم و صنعت ایران، تهران، (email: reza_tafaghodi@elec.iust.ac.ir)

علی‌اکبر جلالی، دانشکده مهندسی برق، دانشگاه علم و صنعت ایران، تهران، (email: drjala@iust.ac.ir)

سید‌کمال‌الدین موسوی مشهدی، دانشکده مهندسی برق، دانشگاه علم و صنعت ایران، تهران، (email: sk_mousavi@iust.ac.ir)

خطی تکورودی را به صورت زیر در نظر بگیرید [۹]

$$\dot{x} = Ax + Bu \quad (5)$$

$$\|A\| < \varepsilon, \|B\| < \delta$$

که در آن $x \in R^n$ بردار حالت، A ماتریس حالت، B ماتریس ورودی سیستم و ε و δ به ترتیب کران بالای نرم اقیلیدسی ماتریس‌های نامعین A و B می‌باشند.

یکی از ملزومات روش پیشنهادی انتخاب سطح لغزش، یک به یک بودنتابع سوئیچینگ است که علت این موضوع در گام نهایی استخراج سطح لغزش نمایان خواهد شد. بر این اساس قانون کنترل مد لغزشی به صورت (۶) انتخاب می‌شود

$$u = u_{eq} + \rho \tanh(s), \quad \rho > 0 \quad (6)$$

که در آن u_{eq} سیگنال کنترل معادل، ρ بهره سوئیچینگ و s متغیر لغزشی است.

چین کنترل کننده‌ای ضمن پیوسته‌سازی سیگنال کنترل و حذف پدیده وزوز، شرط یک به یک بودن تابع سوئیچینگ را نیز برآورده می‌کند. با اعمال این کنترل کننده به سیستم (۵) داریم

$$\dot{x} = Ax + Bu_{eq} + B\rho \tanh(s) \quad (7)$$

اگر u_{eq} به صورت یک ترکیب خطی از متغیرهای حالت انتخاب شود، خواهیم داشت

$$u_{eq} = Zx \quad (8)$$

بدین ترتیب می‌توان (۷) را به شکل زیر بازنویسی کرد

$$\dot{x} = \hat{A}x + \hat{B}v \quad (9)$$

که در آن

$$\hat{A} = A + BZ \quad (10)$$

$$\hat{B} = B\rho \quad (10)$$

همچنین

$$v = \tanh(s) \quad (11)$$

برای سیستم دینامیکی (۹)، معیار عملکرد مربعی (۱۲) را با هدف کاهش توان میزان انرژی حالتها و فاصله مسیر حالت از سطح لغزش انتخاب می‌کنیم و کنترل کننده مجازی v را طوری انتخاب می‌کنیم که این تابع هزینه در شرایط نامی حداقل شود [۱۰]

$$J = \frac{1}{2} \int_0^\infty (x^T Q x + v^T R v) dt \quad (12)$$

که در آن Q یک ماتریس وزنی مثبت معین و R یک اسکالر مثبت انتخاب می‌شود. به منظور حداقل‌سازی (۱۲)، ثابت می‌شود که با انتخاب $v = -kx$ به عنوان کنترل کننده مجازی، می‌توان به هدف مورد نظر دست یافت. در رابطه اخیر

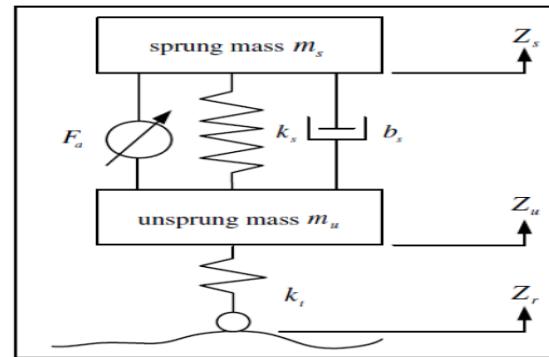
$$k = R^{-1} \hat{B}_n^T P \quad (13)$$

که در آن P پاسخ مثبت معین و متقارن معادله ریکاتی زیر است [۱۱]

$$\hat{A}_n^T P + P \hat{A}_n + Q - P \hat{B}_n R^{-1} \hat{B}_n^T P = 0 \quad (14)$$

و

$$\hat{A}_n = A_n + B_n Z, \quad \hat{B}_n = B_n \rho \quad (15)$$



شکل ۱: سیستم تعليق ۱/۴ خودرو [۷].

در رابطه بالا k_s ضریب سختی تعليق، m_s و m_u جرم‌های بدنه خودرو و z_u و z_s ضریب سختی چرخ، b_s ضریب دمپر تعليق، z_r و f_a نیروی جابه‌جایی جرم‌های بدنه و چرخ، z_r دامنه دست‌انداز و u یا f_a نیروی تولیدشده (سیگنال کنترلی) ناشی از عملگر می‌باشد. لازم به ذکر است که در سیستم مورد بررسی پارامترهای مدل برابر است با

$$300\text{ kg} < m_s < 500\text{ kg}, m_u = 40\text{ kg} \quad (2)$$

$$k_t = 200 \frac{\text{kN}}{\text{m}}, k_s = 18 \frac{\text{kN}}{\text{m}}, b_s = 100 \frac{\text{Ns}}{\text{m}}$$

همان طور که در (۲) مشاهده می‌شود، جرم معلق خودرو با توجه به تعییر تعداد سرنوشت‌های به عنوان عدم قطعیت این زیرسیستم در نظر گرفته شده است. با تعریف متغیرهای حالت به صورت

$$x_1 = z_s, \quad x_2 = \dot{z}_s, \quad x_3 = z_u, \quad x_4 = \dot{z}_u \quad (3)$$

و نیز $u = f_a$ ، معادله فضای حالت به صورت (۴) خواهد بود

$$\dot{x} = Ax + Bu + Gz_r$$

$$A = \begin{bmatrix} \cdot & 1 & \cdot & \cdot \\ -k_s & -B_s & k_s & B_s \\ \frac{-k_s}{m_s} & \frac{-B_s}{m_s} & \frac{k_s}{m_s} & \frac{B_s}{m_s} \\ \cdot & \cdot & \cdot & 1 \end{bmatrix}$$

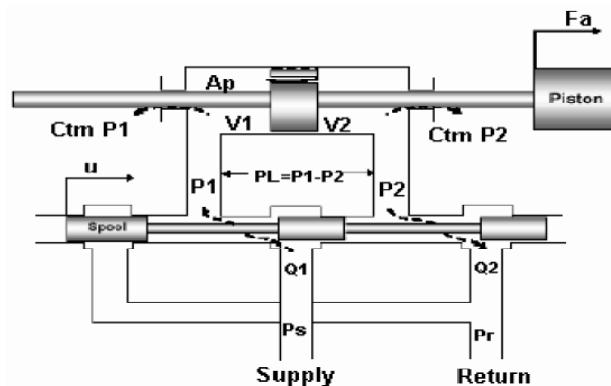
$$\frac{k_s}{m_u} & \frac{B_s}{m_u} & -\frac{k_s + k_t}{m_u} & \frac{-B_s}{m_u} \\ B = \begin{bmatrix} \cdot \\ \frac{1}{m_s} \\ \cdot \\ \frac{-1}{m_u} \end{bmatrix}, \quad G = \begin{bmatrix} \cdot \\ \cdot \\ \cdot \\ \frac{k_t}{m_u} \end{bmatrix} \end{bmatrix} \quad (4)$$

۳- طراحی کنترل کننده مد لغزشی

به منظور طراحی کنترل کننده برای این سیستم، آن را به دو بخش زیرسیستم موقعیت و زیرسیستم نیرو تقسیم کرده‌ایم. با این کار، ضمن جداسازی عدم قطعیت‌های با کران مشخص و نامشخص، بخش‌های خطی و غیر خطی آن نیز از هم جدا شده و زمینه برای استفاده از ابزارهای مختلف خطی در بخش طراحی فراهم می‌شود [۸].

۱-۳ طراحی کنترل کننده زیرسیستم موقعیت

در روش پیشنهادی این مقاله، سطح لغزش با هدف حداقل‌سازی یک تابع هزینه انتخاب می‌شود. در ابتدا معادلات فضای حالت یک سیستم



شکل ۲: عملگر هیدرولیکی [۱۶].

یادآوری: اگر $A \in R^{m \times n}$ و $x \in R^{n \times 1}$ ، آن گاه

$$\|A\|_p = \sup \frac{\|Ax\|_p}{\|x\|_p} \Rightarrow \|Ax\|_p \leq \|A\|_p \|x\|_p \quad (25)$$

با توجه به یادآوری‌های بالا و (۲۲)

$$\begin{aligned} \rho B_n^T PB &\leq \|PB_n\| \|\hat{A}x\| \\ \rho B_n^T PB &\leq \|PB_n\| \|\hat{A}\| \|x\| \\ \rho &\leq \alpha \beta \gamma \end{aligned} \quad (26)$$

که تناقض با فرض است و بنابراین سطح لغزش به صورت مقاوم دسترس پذیر می‌باشد.

۲-۳ طراحی کنترل کننده زیرسیستم نیرو

مجموعه کامل عملگر هیدرولیکی، مطابق شکل ۲ شامل پنج قسمت مهم است که عبارتند از شیر سوزنی هیدرولیکی برقی، پیستون - سیلندر، پمپ هیدرولیکی، مخزن آب و سیستم لوله‌کشی. برای درایو پمپ هیدرولیکی از یک موتور AC استفاده می‌شود و همچنین جهت کنترل موقعیت شیر سوزنی، نیاز به منبع تغذیه است. وظیفه پمپ هیدرولیکی، حفظ فشار منبع در سطح بهینه می‌باشد. موقعیت شیر سوزنی، میزان سیال ورودی به، یا خروجی از سیلندر را کنترل می‌کند که در حقیقت بیان کننده میزان نیروی ایجادشده توسط عملگر می‌باشد. همان طور که در شکل ۲ مشخص است، با تغییر موقعیت شیر سوزنی می‌توان اختلاف فشاری در دو طرف V_1 و V_2 ایجاد کرد که این اختلاف فشار در سطح A ، نیروی محركه F لازم را ایجاد خواهد کرد و بنابراین می‌توان گفت که تغییر نیرو متناسب با تغییر موقعیت شیر سوزنی از مرکزش می‌باشد. موقعیت شیر سوزنی به وسیله یک شیر تیغه‌ای با یک جریان الکتریکی ورودی مستقیم، کنترل می‌شود و مطابق آزمایشات انجامشده، دینامیک شیر سرو و که شامل شیر تغذیه‌ای و سوزنی است، دارای سه قطب ناشی از زیرسیستم‌های هیدرولیکی، مکانیکی و الکتریکی می‌باشد اما قطب غالب، مربوط به زیرسیستم هیدرولیکی بوده و در نتیجه با یک سیستم درجه یک، مدل می‌شود

$$\dot{x} = \frac{1}{\tau}(-x + k_c u) \quad (27)$$

در این رابطه x موقعیت شیر، τ ثابت زمانی، u جریان الکتریکی ورودی به شیر تیغه‌ای و k_c بهره استاتیکی است و زیرسیستم حاضر، بخش غیر خطی سیستم تعليق می‌باشد. معادله دینامیکی حاکم بر سیستم هیدرولیکی به صورت (۲۳) است

که A_n و B_n به ترتیب مقادیر نامی ماتریس‌های A و B هستند. لازم به یادآوری است که با توجه به قید $|v| < 1$ ، محدودیتی در انتخاب R به صورت $R > |\hat{B}_n^T Px|$ ایجاد می‌شود و با مقایسه $v = -kx$ و (۱۱) خواهیم داشت

$$\tanh(s) = -kx \quad (16)$$

همان طور که قبل اشاره شد، یکی از ملزومات روش پیشنهادی یک‌به‌یک بودنتابع سوئیچینگ است که علت آن در این قسمت برای استخراج سطح لغزش، مشخص می‌شود. با استفاده از (۱۶) و با توجه به یک‌به‌یک بودن تابع $\tanh(s)$ ، سطح لغزش به صورت یکتا از (۱۷) قابل محاسبه است

$$s = \frac{1}{2} \ln \frac{1-kx}{1+kx} = \frac{1}{2} \ln \frac{1-R^{-1}\hat{B}_n^T Px}{1+R^{-1}\hat{B}_n^T Px} \quad (17)$$

برای استخراج ترم u_{eq} ، با صفر قراردادن مشتق متغیر لغزشی، کنترل کننده‌ای به روش حداقل مربعات خط استخراج می‌کنیم تا یکی از ملزومات مسئله (رابطه (۸)) برآورده شود. با توجه به رابطه مربوط به معکوس مجازی یک ماتریس [۱۲] داریم

$$\begin{aligned} \dot{s} = 0 &\Rightarrow \text{it's sufficient that } \dot{x} = 0 \Rightarrow Ax + Bu = 0 \\ \text{Least.}S \\ \Rightarrow u_{eq} &= -B_n^{\perp} A_n x = -(B_n^T B_n)^{-1} B_n^T A_n x \end{aligned} \quad (18)$$

قضیه (وجود مد لغزشی)

فرض کنید: (الف) $B_n^T PB > 0$ و (ب) مقادیر مثبت و مشخص α و β وجود دارند، به طوری که

$$\frac{\|PB_n\|}{B_n^T PB} < \alpha, \|x\| < \beta \quad (19)$$

حال با استفاده از ورودی کنترل (۲۰) و انتخاب ρ به صورت (۲۱)

$$u = u_{eq} + \rho \text{sign}(s) \quad (20)$$

$$\rho > \alpha \beta \gamma \quad (21)$$

که در آن γ نامساوی $\gamma < \|\hat{A}\|$ را برآورده می‌کند، سطح لغزش (۱۷) به صورت مقاوم، دسترس پذیر خواهد بود.

اثبات

برهان خلف - فرض کنید

$$\exists s \neq 0 : s\dot{s} \geq 0.$$

$$\begin{aligned} s \frac{1+kx}{1-kx} \left(-\frac{k\dot{x}}{(1+kx)} \right) &\geq 0. \\ -s(R^{-1}\rho B_n^T P)(\hat{A}x + B\rho \text{sign}(s)) &\geq 0. \end{aligned} \quad (22)$$

$$\rho B_n^T PB |s| \leq -s B_n^T P \hat{A}x \leq |s| \|B_n^T P \hat{A}x\|$$

یادآوری: اگر $x, y \in R^{n \times 1}$ ، آن گاه می‌توان ضرب داخلی x و y را به صورت (۲۳) تعریف کرد

$$x \cdot y = x^T y \quad (23)$$

یادآوری: اگر x و y دو بردار در فضای V باشند، آن گاه

$$|x \cdot y| \leq \|x\| \|y\| \quad (24)$$

که F_d خروجی مطلوب عملگر هیدرولیکی (سیگنال کنترل زیرسیستم موقعیت) است

$$\dot{s} = \dot{F} - \dot{F}_d = f(t) + g(t)u(t) - \dot{F}_d \quad (33)$$

اکنون با توجه به (۳۱) خواهیم داشت

$$\dot{s} = f(t) + g_m(\Delta g - 1)u + g_m u - \dot{F}_d \quad (34)$$

برای استخراج u_{eq} با استفاده از (۳۳) و با توجه به عدم آگاهی از دینامیک داخلی سیستم (f)، از مقدار تخمینی آن استفاده شده است. در مورد g نیز با توجه به مشخص بودن مقدار نامی آن یعنی g_m ، خواهیم داشت

$$u_{eq} = \frac{1}{g_m}(-\hat{f} + \dot{F}_d) \quad (35)$$

که در آن \hat{f} مقدار تخمینی f است. با پیشنهاد قانون کنترل مد لغزشی به صورت

$$u = u_{eq} - k_s s - k_r \text{sign}(s) = \frac{1}{g_m}(-\hat{f} + \dot{F}_d - \eta_s s - \eta_r \text{sign}(s)) \quad (36)$$

که $\eta_s = k_s g_m$ و $\eta_r = k_r g_m$ و با جایگذاری u در (۳۶) و بازنویسی آن داریم

$$\dot{s} = -\eta_s s - \eta_r \text{sign}(s) + (f - \hat{f}) + g_m(\Delta g - 1)u \quad (37)$$

یادآوری: برای هر مجموعه متعامد کامل $(z_i(t), t_i)$ روى بازه $[t_i, t_f]$ ، تابع دلخواه $f(t)$ می‌تواند به صورت سری زیر نمایش داده شود [۱۴]

$$f(t) = w_1 z_1(t) + w_2 z_2(t) + \dots + w_n z_n(t) \quad (38)$$

با تعریف بردارهای W و Z ، (۳۸) به صورت رابطه برداری (۳۹) قابل بازنویسی است

$$f = W^T Z + \varepsilon \quad (39)$$

و $W - \hat{W} = \tilde{W}$ با توجه به (۳۷) خواهیم داشت

$$\dot{s} = -\eta_s s - \eta_r \text{sign}(s) + \tilde{W}^T Z + g_m(\Delta g - 1)u + \varepsilon \quad (40)$$

با انتخاب تابع لیاپانوف به صورت

$$V = \frac{1}{2}s^2 + \frac{1}{2}\tilde{W}^T Q \tilde{W} \quad (41)$$

که در آن Q یک ماتریس مثبت معین است و با منفی ساختن مشتق زمانی تابع لیاپانوف، هم سیستم در مد لغزشی قرار می‌گیرد و هم پارامترهای بردار W تخمین زده می‌شوند. با توجه به این که بردار W دارای عناصر ثابت با زمان است

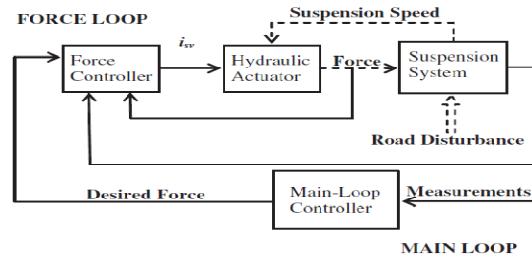
$$\dot{\tilde{W}} = -\dot{W} \quad (42)$$

و به این ترتیب

$$\dot{V} = -\eta_s s^2 - \eta_r |s| + \tilde{W}^T (Zs - Q\dot{W}) + g_m(\Delta g - 1)su + s\varepsilon \quad (43)$$

با توجه به (۴۳)، برای منفی ساختن \dot{V} می‌توان به صورت زیر عمل کرد

- (۱) انتخاب یک مقدار مثبت برای η_s
- (۲) انتخاب \dot{W} با هدف صفر کردن ترم سوم



شکل ۳: زیرسیستم‌های کنترل موقعیت و نیرو [۸].

$$\dot{F} = -\beta F - \alpha A^T (\dot{x}_s - \dot{x}_u) + \gamma Ax \sqrt{P_s - \frac{\text{sign}(u)F}{A}} \quad (28)$$

در این رابطه

$$\alpha = \frac{4\beta_e}{V_t}, \quad \beta = \alpha C_{tm}, \quad \gamma = \alpha C_a \omega \sqrt{\frac{1}{\rho}} \quad (29)$$

که در آن A مساحت پیستون، P_s فشار منع هیدرولیکی، β_e ضریب بالک مؤثر، V_t حجم سیلندر، C_{tm} ضریب نشت مطلق ناشی از فشار، C_a ضریب تخلیه، ω پهنهای شیر کنترل و ρ چگالی سیال هیدرولیکی است. در این بخش، کنترل نیروی عملگر هیدرولیکی مطابق شکل ۳ به عنوان حلقه درونی صورت می‌گیرد. با توجه به وجود تعداد زیاد پارامترهای مربوط به سیلندر و سیال که تخمین آنها کار ساده‌ای نیست و وجود دینامیک‌های پیچیده‌ای مثل ارتعاشات ناشی از تراکم سیال هیدرولیکی و ... که مدل کردن آنها ساده نیست، در این بخش با عدم قطعیت‌هایی غیر خطی، تغییرپذیر با زمان و دارای کران نامشخص ولی محدود مواجه خواهیم بود. در این شرایط کنترل مد لغزشی به صورت همنفر، پاسخگو نخواهد بود و راهکار پیشنهادی در این فصل، اضافه کردن یک تکنیک تطبیقی تخمین تابع به روشن مد لغزشی است. دانش ما در مورد رفتار عملگر هیدرولیکی محدود به سه مورد زیر است:

(۱) درجه سیستم نسبت به نیرو یک است.

(۲) سیستم نسبت به ورودی affine است.

(۳) کران بهره سیگنال ورودی، مشخص است.

با توجه به سه عبارت فوق، دینامیک زیرسیستم نیرو به صورت (۳۰) قابل بیان است

$$\dot{F} = f(t) + g(t)u(t) \quad (30)$$

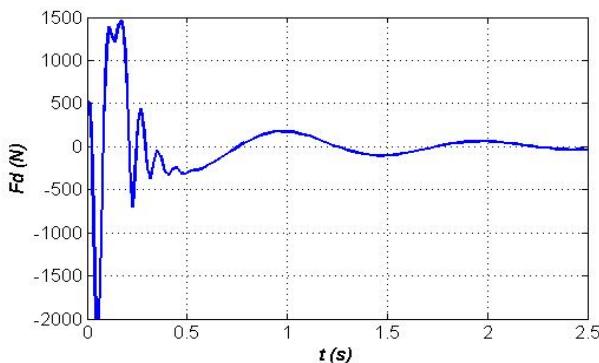
$$\beta_{\min} \leq \Delta g = \frac{g}{g_m} \leq \beta_{\max} \quad (31)$$

در مورد تابع $(g(t), \dot{F})$ ، حد بالا، حد پایین و مقدار نامی آن که با g_m نمایش داده می‌شود، معلوم می‌باشد. در حضور کننده لغزشی مقاوم، تنها می‌توان به مقابله با عدم قطعیت‌های دارای کران مشخص در سیستم پرداخت. لذا به منظور تخمین عدم قطعیت‌های دارای کران نامشخص و تغییرپذیر با زمان در این زیرسیستم، مناسب است که از یک الگوریتم تطبیقی استفاده کنیم [۱۳].

۴- طراحی کنترل کننده تطبیقی-لغزشی

با توجه به درجه زیرسیستم نیرو در (۳۰)، سطح لغزش به صورت اختلاف نیروی خروجی عملگر هیدرولیکی و نیروی مطلوب (سیگنال کنترل زیرسیستم موقعیت) تعریف می‌شود

$$S = F - F_d \quad (32)$$



شکل ۵: نیروی خارجی مورد نیاز عملگر هیدرولیکی.

$$\begin{aligned} \alpha &= 10^3, \quad \beta = 5, \quad \gamma = 5 \times 10^{-3}, \quad R = 10^3 \\ Q &= \text{diag}\{100, 1, 1, 1\}, \quad u_{eq} = 18000(x_1 - x_4) \\ \rho &= \alpha\beta\gamma = 25 \times 10^6 \end{aligned} \quad (48)$$

به بررسی و تحلیل نتایج شبیه‌سازی می‌پردازیم. شکل ۴ جابه‌جایی بدنه خودرو را در برخورد با دست‌انداز، پیش و پس از فعال‌سازی، مقایسه می‌کند که بهبود رفتار سیستم در حالت فعال واضح است. شکل ۵ نیروی لازم جهت تحقق پاسخ بالا را نشان می‌دهد که با توجه به حداقل نیروی قابل ایجاد توسط عملگر هیدرولیکی $|F| < 2KN$ قابل تحقق می‌باشد. شکل ۶ نحوه تغییرات متغیر لغزشی و رسیدن مسیر حالت را به سطح لغزش نشان می‌دهد و همان طور که مشخص است، متغیر لغزشی پس از زمان بسیار کوتاهی به مقدار ثابت صفر رسیده که مطلوب ما می‌باشد.

بررسی و تحلیل اثر پارامتر R

همان طور که در (۱۲) مشاهده می‌شود، R پارامتری است که وزن $\tanh(s)$ را در تابع هزینه مشخص می‌کند و با توجه به این مطلب می‌توان گفت افزایش R ، مقادیر متغیر لغزشی را کاهش خواهد داد. به عبارت دیگر فاصله مسیر حالت از سطح لغزش با افزایش R ، کاهش خواهد یافت. هدف نهایی کنترل لغزشی را می‌توان اتحاد متغیر لغزشی با صفر، پس از گذشت زمانی محدود در نظر گرفت و بر این اساس، افزایش R را به هدف نهایی کنترل لغزشی نزدیکتر خواهد کرد. این مطلب را می‌توان به عنوان یک مزیت مهم روش پیشنهادی در نظر گرفت. چرا که بررسی پژوهش‌های قبلی نشان می‌دهد، محققان برای نزدیک شدن به این هدف، روش‌های کنترل مدل لغزشی مرتبه بالاتر را پیشنهاد کرده‌اند که منجر به استخراج یک قانون کنترل پیچیده‌تر شده و به اطلاعات مربوط به مشتقات مرتبه بالاتر متغیر لغزشی نیز، نیاز دارد. شکل ۷ منحنی تغییرات متغیر لغزشی را برای دو مقدار مختلف R مقایسه کرده و درستی این ادعا را نشان می‌دهد.

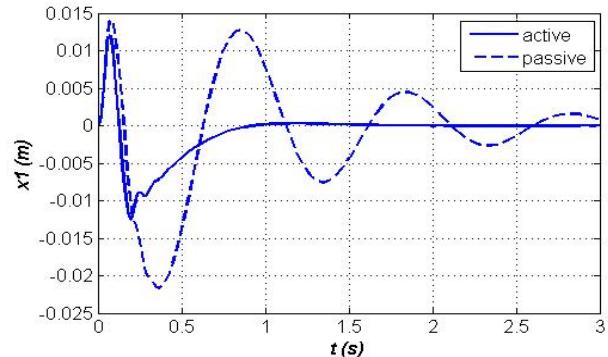
۲-۵ الحق زیرسیستم کنترل نیرو به زیرسیستم کنترل موقعیت

برای تخمین تابع، پنج هارمونی اول سری فوریه را انتخاب کرده‌ایم که بر این اساس (۴۹) حاصل می‌شود و سایر پارامترها به شکل زیر مقداردهی شده‌اند

$$\begin{aligned} \eta_r &= 1, \quad g_m = 10^3, \quad \beta_{max} = 1,875 \\ u_{max} &= 2,5, \quad Q = [\text{diag}\{2 \times 10^{-3}\}]_{11 \times 11} \end{aligned} \quad (50)$$

$$\begin{aligned} Z &= [1 \quad \sin t \quad \cos t \quad \sin(2t) \quad \cos(2t) \quad \sin(3t) \quad \cos(3t) \quad \sin(4t) \quad \cos(4t) \quad \sin(5t) \quad \cos(5t)]^T \\ \hat{W}(\cdot) &= [0,1 \quad 0,1 \quad 0,1]^T \end{aligned} \quad (49)$$

۳ انتخاب η_r با هدف منفی ساختن مجموع ترم‌های دوم و چهارم



شکل ۶: جابه‌جایی جرم معلق، پیش و پس از فعال‌سازی.

به عنوان نمونه $\dot{W} = Q^{-1}Zs$ ، \dot{W} و $\eta_r = g_m(\beta_{max} - 1)u_{max}$ و $\eta_r > 0$ داشت

$$\dot{V} \leq -\eta_r s^r + |s||\varepsilon| = (-\eta_r |s| + |\varepsilon|)|s| \quad (44)$$

می‌توان گفت اگر $\{\sigma/\varepsilon\} \in \mathbb{R}$ آن گاه $\dot{V} \leq 0$.

به عبارت دیگر، طراحی کنترل کننده، قرارگرفتن سیستم در مدل لغزشی را فقط در خارج از باند $|\varepsilon|/\eta_r$ تضمین می‌کند. با توجه به باند به دست آمده، در نگاه اول دو راهکار به ذهن می‌رسد [۱۵]:

(۱) افزایش تعداد هارمونی‌های سری فوریه مورد استفاده و در نتیجه کاهش ε که حجم محاسبات بخش تطبیقی را زیاد می‌کند [۱۶] و [۱۷].

(۲) افزایش η_r که موجب افزایش مصرف انرژی و احتمالاً اشباع عملگر می‌شود [۱۸].

با توجه به مشکلات اشاره شده، راهکار دیگری با فرض مشخص بودن کران بالای ε قابل ارائه است. فرض کنید $\delta < |\varepsilon|$ باشد. با انتخاب

$$\eta_r = g_m(\beta_{max} - 1)u_{max} + \delta \quad (46)$$

خواهیم داشت

$$\dot{V} \leq -\eta_r s^r + |s||\varepsilon| - \delta |s| \leq 0 \quad (47)$$

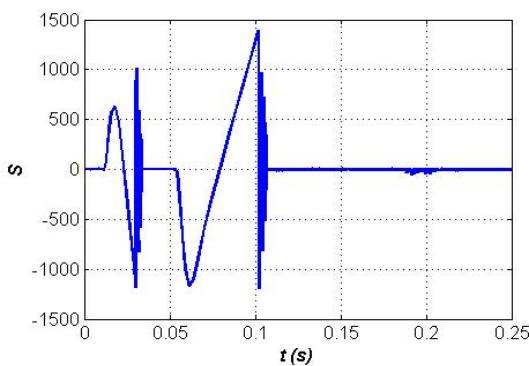
با توجه به (۴۶) برای $\delta > 0$ ، $\dot{V} < 0$ ، که نشان می‌دهد زیرسیستم نیرو در مدل لغزشی قرار گرفته است. از طرفی به دلیل عدم وجود \tilde{W} در این رابطه، همگرایی \dot{W} به W قابل تضمین نیست. به عبارت دیگر تا زمانی که $s \neq 0$ ، V کاهش می‌یابد و با صفرشدن S ، ممکن است V ثابت بماند که با دقت در (۳۷)، غیر قابل تضمین بودن همگرایی \dot{W} به W قابل برداشت است.

۵ نتایج شبیه‌سازی

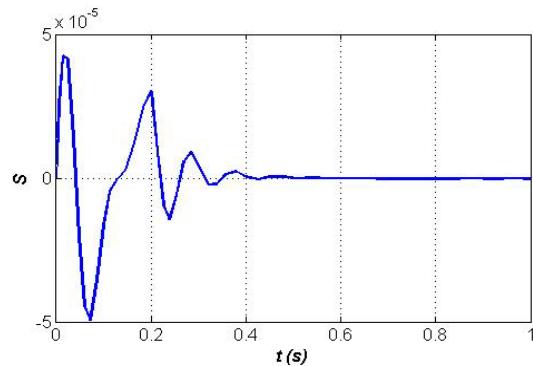
در این بخش با اعمال کنترل کننده لغزشی - تطبیقی مورد نظر، چگونگی تغییرات سطح لغزشی، سیگنال کنترلی و نیز جابه‌جایی جرم‌های معلق و غیر معلق بررسی شده است.

۱-۱ سطح لغزش بهینه لگاریتمی

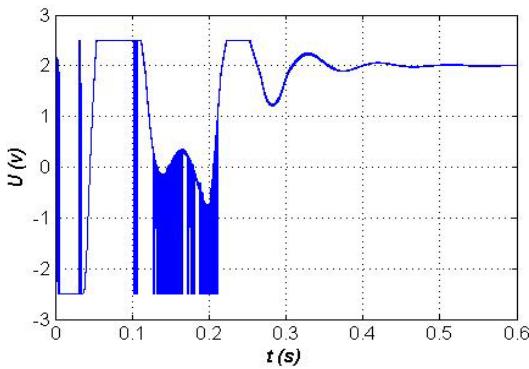
با انتخاب مقادیر پارامترها به صورت



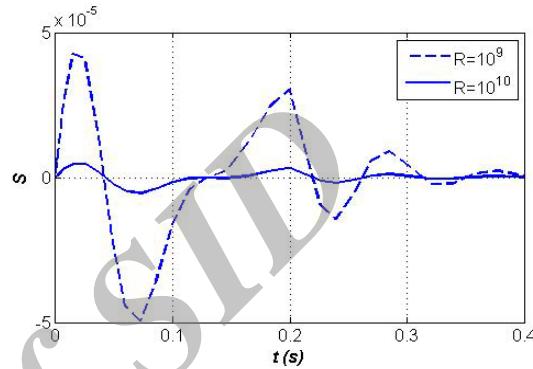
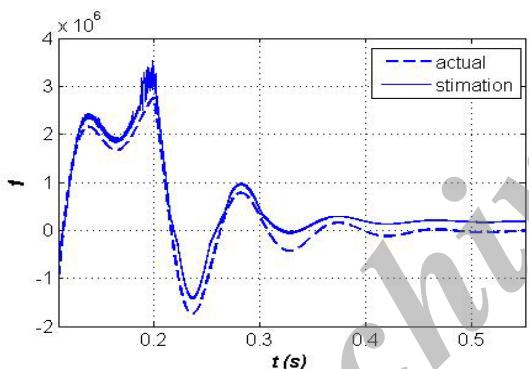
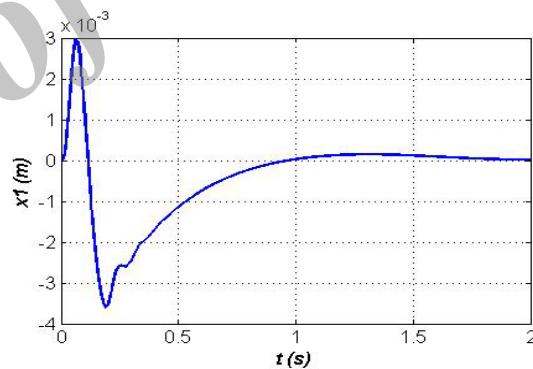
شکل ۹: نحوه تغییرات متغیر لغزشی.



شکل ۱۰: نحوه تغییرات متغیر لغزشی.



شکل ۱۱: ولتاژ اعمالی به شیر الکترونیکی.

شکل ۱۲: منحنی تغییرات متغیر لغزشی به ازای دو مقدار مختلف R .شکل ۱۳: مقایسه مقادیر حقیقی و تخمینی تابع f .

شکل ۱۴: جابه‌جایی جرم معلق با در نظر گرفتن اثر عملگر.

از تلفیق روش مد لغزشی و یک الگوریتم تطبیقی مناسب برای غله بر عدم قطعیت‌های دارای کران نامشخص این زیرسیستم بهره برده‌یم. سودمندی این روش مقابله با عدم قطعیت‌های سیستم، بدون آگاهی از کران آنها بود. نکته قابل توجه دیگر در مورد این روش را می‌توان این گونه توضیح داد که هدف نهایی کنترل لغزشی را می‌توان اتحاد متغیر لغزشی با صفر، پس از گذشت زمانی محدود در نظر گرفت. بر این اساس افزایش R ، ما را به این هدف نزدیک‌تر خواهد کرد. این مطلب را می‌توان به عنوان یک مزیت مهم روش پیشنهادی در زیرسیستم موقعیت در نظر گرفت. بررسی پژوهش‌های قبلی نشان می‌دهد، محققان برای نزدیک‌شدن به این هدف، روش‌های کنترل مد لغزشی مرتبه بالاتر را پیشنهاد کرده‌اند که منجر به استخراج یک قانون کنترل پیچیده‌تر شده و به اطلاعات مربوط به مشتقات مرتبه بالاتر متغیر لغزشی نیز، نیاز دارد. سرانجام به وسیله شبیه‌سازی و با توجه به شکل‌های ۴ تا ۱۱، نتایج حاصله از مقایسه در حالت وجود و عدم وجود کنترل کننده، بهبود عملکرد سیستم در شرایط وجود کنترل کننده نمایش داده شد.

شکل ۸ جابه‌جایی بدن خودرو را در سیستم تعلیق فعال در حضور عملگر هیدرولیکی نمایش می‌دهد و در این حالت نیز دیده می‌شود که نوسانات بدن در کمتر از یک ثانیه میرا شده است. شکل ۹ نحوه تغییرات متغیر لغزشی زیرسیستم نیرو را نشان می‌دهد که رسیدن متغیر لغزشی به مقدار صفر در یک زمان محدود، در این شکل آشکار است. شکل ۱۰ ولتاژ اعمالی به شیر سرو را به عنوان ورودی کنترل نمایش می‌دهد که در محدوده مجاز کمتر از ۲/۵ ولت قرار دارد. شکل ۱۱ مقادیر حقیقی و تخمینی تابع f را نمایش می‌دهد و همان گونه که از این شکل مشخص است، تخمین تابع حقیقی با دقت بالایی صورت گرفته و این امر به دلیل استفاده از الگوریتم تطبیقی در ساختار کنترل کننده است.

۶- نتیجه‌گیری

در این مقاله یک روش جدید برای طراحی کنترل کننده سیستم تعلیق فعال ۱/۴ خودرو با عملگر هیدرولیکی از طریق تفکیک آن به دو زیرسیستم ارائه گردید. در روش طراحی کنترل کننده پیشنهادی از ویژگی قوام روش لغزشی در زیرسیستم موقعیت استفاده شد و در زیرسیستم نیرو

[۱۶] م. معاونیان، م. شهاب و ا. م. پاشایی‌نژاد، "عیب‌یابی سیستم تعليق فعال خودرو با در نظر گرفتن رفتار غیر خطی عملگر هیدرولیکی و ملاحظه اختلال در کنترلر،" دومین کنفرانس تخصصی پایش وضعیت و عیب‌یابی ماشین‌آلات، صص ۴۲۷-۴۱۸.

- [۱۷] S. Toyama, F. Ikeda, and Y. Sorimachi, "A second - order sliding mode controller for active suspension systems," in *Proc. Int. Conf. on Control, Automation, and Systems*, pp. 18-23, Oct. 2008.
- [۱۸] J. D. Sanchez - Torres, A. G. Loukianov, M. I. Galicia, J. Ruiz, and J. Rivera, "ABS and active suspension control via high order sliding modes and linear geometric methods for disturbance rejection," in *Proc. Int. Conf. on Digital Object Identifier*, 6 pp., Oct. 2011.

سیدعلی ظهیری‌پور تحصیلات خود را در مقاطع کارشناسی و کارشناسی ارشد مهندسی برق گرایش کنترل بهترتب در سال‌های ۱۳۸۹ و ۱۳۹۱ در دانشگاه علم و صنعت ایران به پایان رسانده است و هم‌اکنون دانشجوی دکتری دانشگاه علم و صنعت می‌باشد. زمینه‌های تحقیقاتی مورد علاقه ایشان عبارتند از: فعال‌سازی سیستم‌های تعليق خودرو و قطار، کنترل مقاوم ساختار متغیر، سیستم‌های ناوبری با صفحه پایدار و strap down انواع روش‌های افزایش دقت ناوبری و کالیبراسیون سیستم‌های ناوبری.

رضا تقدقی اسراری تحصیلات خود را در مقاطع کارشناسی و کارشناسی ارشد مهندسی برق - کنترل بهترتب در سال‌های ۱۳۹۰ و ۱۳۹۲ از دانشگاه علم و صنعت ایران به پایان رسانده است. زمینه‌های تحقیقاتی مورد علاقه ایشان عبارتند از: کنترل سیستم‌های غیر خطی، کنترل مقاوم، کنترل سیستم‌های چند متغیره، کنترل کلاسیک به روش متغیر با زمان.

علی‌اکبر جلالی در سال ۱۳۶۴ و ۱۳۶۸ مدارک کارشناسی و کارشناسی ارشد مهندسی برق خود را بهترتب از دانشگاه خواجه نصیرالدین طوسی و دانشگاه الامام در آمریکا دریافت نمود و در سال ۱۳۷۳ موفق به اخذ درجه دکترا در مهندسی برق-کنترل از دانشگاه ویرجینیا غربی امریکا گردید. دکتر جلالی پس از تمام دوره دکترا و بازگشت به ایران در دانشکده مهندسی برق دانشگاه علم و صنعت ایران در تهران مشغول به فعالیت گردید و اینک نیز عضو هیأت علمی این دانشکده با رتبه علمی استادی می‌باشد. ایشان هم‌اکنون استاد پارهوقت دانشگاه ویرجینیا غربی نیز بوده و از متخذصین خبره فناوری اطلاعات و ارتباطات کشور محسوب می‌شود. زمینه‌های علمی مورد علاقه نامبرده متنوع بوده و شامل موضوعاتی مانند کنترل کلاسیک، کنترل فرایندهای اتفاقی، کنترل مقاوم، کنترل بهینه و فناوری اطلاعات و کاربردهای آن می‌باشد.

سید‌کمال‌الدین موسوی مشهدی تحصیلات خود را در مقاطع کارشناسی، کارشناسی ارشد و دکترای مهندسی برق بهترتب در سال‌های ۱۳۷۳، ۱۳۷۶ و ۱۳۸۵ از دانشگاه فردوسی مشهد به پایان رسانده است و هم‌اکنون عضو هیأت علمی دانشکده مهندسی برق دانشگاه علم و صنعت ایران می‌باشد. زمینه‌های تحقیقاتی مورد علاقه ایشان اعم از نظری یا ساخت، متنوع بوده و شامل موضوعات: کنترل غیرخطی، کنترل تعیقی، کنترل فرایندهای اتفاقی، ریاتیک، منطق فازی، کنترل چندمتغیره، طراحی و ساخت حسگرهای پردازش تصویر، محاسبات نرم، کنترل صنعتی و شبکه‌های صنعتی می‌باشد.

مراجع

- [۱] M. Xin and J. Fei, "Adaptive sliding mode controller for vehicle suspension system," in *Proc. Int. Conf. on Information Science and Technology*, pp. 811-816, Mar. 2011.
- [۲] H. Y. Chen and S. J. Huang, "Adaptive sliding controller for active suspension system," in *Proc. Int. Conf. on Control and Automation*, vol. 1 pp. 282-287, Jun. 2005.
- [۳] S. Chantranuwatthana and H. Peng, "Adaptive robust force control for vehicle active suspensions," *Int. J. of Adaptive Control and Signal Processing*, vol. 18, no. 2, pp. 83-102, Mar. 2004.
- [۴] J. Lin, R. J. Lian, C. N. Huang, and W. T. Sie, "Enhanced fuzzy sliding mode controller for active suspension systems," *Mechatronics*, vol. 19, no. 7, pp. 1178-1190, Oct. 2009.
- [۵] N. Yagiz, Y. Hacioglu, and Y. Taskin, "Fuzzy sliding-mode control of active suspensions," *IEEE Trans. on Industrial Electronics*, vol. 55, no. 11, pp. 3883-3890, Nov. 2008.
- [۶] A. A. Wijaya, Wahyudi, R. Akmalawati, and F. J. Darsivan, "Natural logarithm sliding mode control (ln-SMC) using EMRAN for active engine mounting system," in *Proc. 11th Int. Conf. Control, Automation, Robotics, and Vision Singapore*, pp. 1365-1369, Dec. 2011.
- [۷] S. A. Zahripor and A. A. Jalali, "Designing an adaptive sliding-mode controller for car active suspension system using an optimal proportional-integral sliding surface," in *Proc. Int. Conf. on Future Information Technology and Management Science & Engineering Lecture Notes in Information Technology*, vol. 14, pp. 248-255, Apr. 2012.
- [۸] Y. P. Chen and J. L. Chang, "A new method for constructing sliding surfaces of linear time-invariant systems," *Int. J. of Systems Science*, vol. 31, no. 4, pp. 417-420, Nov. 2010.
- [۹] F. Deepak, B. Bandyopadhyay, and L. Fridman, "Non - linear sliding surface: towards high performance robust control," *IET Control Theory App.I*, vol. 6, no. 2, pp. 235-242, Jan. 2010.
- [۱۰] R. Chuanbo, W. Liang, Z. Cuicui, and L. Lin, "Variable structure model following control for dual-input active suspension," in *Proc. of IEEE*, 6 pp., Wuhan, China, 25-26 Dec. 2010.
- [۱۱] S. Hui, Q. Wei, and W. Enrong, "The sliding model-following control for semi-active MR-vehicle suspension," in *Proc. of 2nd Int. Conf. Information Engineering and Computer Science*, pp. 351-354, Apr. 2010.
- [۱۲] B. Assadsangabi, M. Eghtesad, F. Daneshmand, and N. Vahdati, "Hybrid sliding mode control of semi-active suspension systems," *Smart Mater. Struct.*, vol. 18, no. 12, pp. 1-10, Nov. 2009.
- [۱۳] B. L. Zhang, G. Y. Tang, and F. L. Cao, "Optimal sliding mode control for active suspension systems," in *Proc. of the IEEE International Conf. on Networking, Sensing, and Control*, pp. 351-356, Okayama, Japan, Mar. 2009.
- [۱۴] E. Chavez-Conde, F. Beltran-Carbalal, A. Blanco-Ortega, and H. Mendez-Azua, "Sliding mode and generalized PI control of vehicle active suspensions," in *Proc. 18th IEEE Int. Conf. on Control Applications Part of IEEE Multi - Conf. on Systems and Control, Saint Petersburg*, pp. 1726-1731, Jul. 2009.
- [۱۵] S. G. Sajad and B. H. Mohammad, "Optimal design of rotating sliding surface for sliding mode control," in *Proc. American Control Conf.*, pp. 774-777, Jun. 2009.