مکانیک سازهها و شارهها/ سال ۱۳۹۶/ دوره ۷/ شماره ۴/ صفحه ۱۰۵–۱۱۶



محله علمي بژومشي مكانيك سازه باو شاره ب



DOI: 10.22044/jsfm.2017.3130.1867

طراحی سیستم کنترلی ANFIS با روش ممتیک جهت کنترل ارتعاشات تیر با استفاده از مواد پیزوالکتریک

رضا آزادیان^{۱۰*} و احمد باقری^۲ ^۱ کارشناس ارشد، دانشگاه گیلان ^۲ استاد، دانشگاه گیلان مقاله مستقل، تاریخ دریافت: ۱۳۹۴/۰۴/۱۴، تاریخ بازنگری: ۱۳۹۶/۰۶/۲۹؛ تاریخ پذیرش: ۱۳۹۶/۰۶/۲۹

چکیدہ

یکی از ملاحظات مهم در طراحی سازهها، تحلیل ارتعاشات سازه و کنترل آن میباشد. از اینرو نحوه کنترل و فرونشاندن ارتعاشات، یکی از مسائل مهم در طراحی سازهها میباشد. در کار حاضر از سیستم استنتاج فازی عصبی ANFIS به همراه الگوریتم ممتیک استفاده شده است. الگوریتم ممتیک، نوعی الگوریتم تکاملی می باشد که برای بهینه سازی یک مسئله، از روش ترکیب جستجوهای محلی با دیگر الگوریتم های تکاملی بهره می برد و منجر به دستیابی به پاسخهای بهتر در زمان کمتر می گردد. در این مقاله با توجه به تکامل رفتاری در حل یک مسئله بهینه سازی، استراتژی جدیدی برای الگوریتم های ممتیک ارائه شده است. با تعیین یک پارامتر تطبیقی برای الگوریتم در هر تکرار، تعداد جمعیت، احتمال جهش و شرایط ورود به الگوریتم های جستجوی محلی را می توان به صورت تطبیقی تعیین نمود. از این الگوریتم برای کنترل ارتعاشات یک تیر همراه با کنترلر ANFIS استفاده شده است. با تعیین یک پارامتر تطبیقی تعیین نمود. از این الگوریتم های ژنتیک و ممتیک تعلیم داده شده است. با مقایسه نتایج تعلیم کنترلر توسط الگوریتم ممتیک با نتایج حاصل از توسط الگوریتم های ژنتیک و ممتیک تعلیم داده شده است. با مقایسه نتایج تعلیم کنترلر توسط الگوریتم ممتیک با نتایج حاصل از تعلیم کنترل توسط الگوریتم زنتیک، کاهش زمان نشست و فراجهش پاسخ تیر را می توان نشان داد.

كلمات كليدى: كنترل ارتعاشات؛ ANFIS؛ الكوريتم ممتيك، تير اويلر برنولى؛ روش اجزاء محدود.

Design of ANFIS Control System Using Memetic Method to Vibration Control on a Beam with Piezoelectric Materials

R. Azadian^{1,*}, A. Bagheri²

¹ MA. Student, Mech. Eng., Guilan Univ., Rasht, Iran ² Professor, Mech. Eng., Guilan Univ., Rasht, Iran.

Abstract

One of the most important considerations in structures design are analysis and control of structure vibrations. Hence how to control and suppress vibrations is one of the important issue in the design of structures. In this paper, we use neural-fuzzy inference system with memetic algorithm to dampen the vibrations. Memetic algorithm is a evolutionary algorithm and leads to better responses in an optimization problem. In this study, with respect to the evolution of behavior in an optimization problem, an adaptive strategy is proposed for the memetic algorithm. By defining an adaptive parameter for the algorithm in each iteration, number of population, mutation probability and entry conditions to local search algorithm can be detemined adaptively. The adaptive algorithm used to vibration control of beam with an ANFIS controller. The variable parameters to control network has been trained by memetic and genetic algorithms. Comparison of results shows that reduces the settling time and Maximum overshoot.

Keywords: Vibration Control; ANFIS; Memetic Algorithm; Euler Bernoulli Beam; Finite Element.

^{*} نویسنده مسئول؛ تلفن: ۰۹۱۸۹۵۳۱۴۲۳ آدرس پست الکترونیک: <u>Rezaazadian23@yahoo.com</u>

۱– مقدمه

امروزه برای کنترل فعال ارتعاشات سازه ها از سیستم های كنترل فعال استفاده مي شود. در اين سيستم ها با استفاده از حسگرهای ساخته شده از مواد هوشمند پاسخ سازه اندازه گیری شده و پس از پردازش توسط سیستم کنترلی دستور کنترلی مناسب برای استهلاک ارتعاشات به عملگرهای ساخته شده از این مواد ارسال می گردد. در این مقاله یک تیر فولادی با ضخامت و ابعاد مشخص به گونه ای در نظر گرفته می شود که از یک طرف گیردار شده است. از یک لایه پیزوالکتریک به عنوان حسگر و یک لایه به عنوان عملگر که روی سطوح فوقانی و تحتانی تیر نصب شده اند استفاده شده است. مدلسازی اجزاء محدود تیر به همراه لایه های پیزوالکتریک بر اساس تئوری تیر اویلر برنولی و تئوری خطی مواد پیزوالکتریک انجام شده و معادله دینامیکی حرکت سازه با در نظر گرفتن جرم و سختی لایه های پیزوالکتریک بدست می آید. برای صحهگذاری مدل ساخته شده به روش اجزاء محدود، فركانسهاي طبيعي تير با استفاده از فرمول رياضي و روش اجزاء محدود محاسبه شده و با یکدیگر مقایسه شده و تطابق بسیار خوبی مشاهده شده است. از تاثیرات دما بر روی خواص مکانیکی والکتریکی مواد پیزوالکتریک و کوپلینگ بین آنها در فرمول سازی اجزاء محدود صرف نظر شده است. با حل معادله مذکور به روش عددی نیومارک و محاسبه تغییر مکان و سرعت هر گره از المان در گام های مختلف زمانی، ولتاژ تولید شده توسط سنسور در اثر کرنش ایجاد شده در تير و تغيرات آن محاسبه مي شود. سپس ولتاژ و تغييرات آن به عنوان دو متغیر ورودی وارد سیستم کنترلی شده و سیستم کنترلی بر اساس آنها سیگنال مناسبی در هر لحظه به لایه پیزوالکتریک عملگر وارد نموده که در نهایت منجر به دفع ارتعاش تير مي شود.

ماجد و همکارانش [۱] کنترل ارتعاشات جانبی تیر را با تکنیک جایدهی قطب و کنترل فیدبک خروجی انجام داده است. ماریناکی [۲ و ۳] به ترتیب کنترل ارتعاشات تیر را با روش کنترل فازی بهینه شده بوسله PSO واستفاده از روش بهینه سازی تجمعی ذرات مورد بررسی قرار داده است. ونگ [۴] با تبدیل مدل المان محدود به فضای حالت و استفاده از

یک قانون کنترلی فیدبک به بررسی کنترل ارتعاشات تیر دو سر مفصل و محل قرارگیری محرک پرداخته است . در [۵] تاثیر دما بر خواص مکانیکی و الکتریکی را در نظر گرفته و از کنترلر مشتق گیر و کنترل بهینه LQR جهت کنترل ارتعاشات استفاده نموده است. مرجع [۶] کنترل ارتعاشات تیر را با در نظر گرفتن سهم جرم و سفتی لایه های پیزوالکتریک در مدلسازی کل سازه انجام داده است. در [۷] با معرفی شاخصی به عنوان شاخص کنترل پذیری، محل بهینه قرارگیری عملگرها را مشخص شده است . مرجع [۸] کنترل فعال ارتعاشات یک تیر یک سرگیردار را با استفاده از روش فازی مورد بررسی قرار داده است. در این روش نیز معادلات الکترومکانیکی به روش اجزاء محدود و براساس تئوری تیر اویلر برنولی و تئوری خطی مواد پیزوالکتریک بدست آمده است.

سیستم کنترلی پیشنهادی سیستم استنتاج فازی عصبی می باشد. تحقیقات برای مدلسازی شیوه عملکرد انسان منجر به ایجاد دو زمینه تحقیقاتی جدید، شبکههای عصبی و سیستمهای فازی گردیده است.

شبکههای عصبی سیستم های دینامیکی هستند که با الگوبرداری از نحوه عملکرد سیستم عصبی و مغز انسان با پردازش بر روی داده های تجربی، دانش یا قانون نهفته در ورای داده ها را به ساختار شبکه منتقل می کنند و با تکیه بر قابلیت یادگیری و توانایی پردازش موازی قادر به حل مسائل پیچیده می باشند.

سیستم های فازی بر پایه نحوه تصمیم گیری تقریبی انسان به مدلسازی کمیت ها به صورت کیفی و شهودی پرداخته و به این ترتیب در مواجهه با نامعینیها تلاش میکنند. سادگی و قابلیت فهم این روش از مزایای آن محسوب می شود.

سیستم های فازی عصبی با ترکیب دو روش از قابلیت یادگیری و پردازش موازی شبکه های عصبی و استنتاج تقریبی فازی استفاده می کنند.

در این مقاله یک شبکه فازی عصبی با فیدبک داخلی برای کنترل ارتعاش تیر مورد نظر طراحی شده است. سپس الگوریتمهای مختلف تکاملی شامل ژنتیک و ممتیک در آموزش این شبکه ها مطرح شده و به مقایسه آنها پرداخته شده است. همچنین نشان داده می شود که بکار بردن روش ممتیک منجر به دستیابی به پاسخهای بهتر در زمان کمتر می گردد.

¹ Newmark

۲- مواد پیزوالکتریک

اثر پیزوالکتریک در سال ۱۸۸۰ به وسیله پیرکوری و ژاک کوری کشف شد. همچنین در سال ۱۸۸۱ خاصیت معکوس پيزوالكتريك توسط گابريل ليپ من کشف شد. در حالت حسگری، تغییر شکلهای مکانیکی یا حرارتی ایجاد شده در سازه را می توان با اندازه گیری پتانسیل الکتریکی ایجاد شده در ماده پیزوالکتریک بدست آورد، که به آن خاصیت مستقیم پیزوالکتریک گفته می شود. در حالی که در حالت عملگری تغییر شکل یا کرنش سازه را می توان با اعمال پتانسیل الكتريكي مناسب به ماده پيزوالكتريك كنترل نمود (خاصيت معکوس). بنابراین با بکار بردن لایه های پیزوالکتریک به عنوان حسگر و عملگر امکان طراحی سازه هایی با مقاومت بالا، سختی زیاد و وزن کم همراه با خاصیت خود بازبینی و خود کنترلی وجود دارد. این تکنولوژی اخیراً کاربرد زیادی در كنترل فعال ارتعاشات، كنترل تغيير شكل سازهها، صنايع هوافضا و... پیدا کر ده است. برای ماده پیزوالکتریک خطی، با توجه به [۹] روابط (۱) و (۲) که معادلات بنیادین نامیده می شوند، رابطه بین متغیرهای مکانیکی و الکتریکی را بیان میکنند. $\sigma = c^E S - e^T$ (1) $D = eS + \varepsilon^s$ (7)

 σ تنش مكانیكی، D چگالی بار (بار در واحد سطح)، S كرنش مكانیكی، D چگالی بار (بار در واحد سطح)، S كرنش مكانیكی، e ثابت كرنشی پیزوالكتریك، E میدان الكتریكی و گذردهی الكتریكی میباشد. بالاوندهای E و S به ترتیب نشان دهنده مقادیر اندازه گیری شده در میدان الكتریكی ثابت و كرنش ثابت میباشند. اولین معادله، بیانگر اثر معكوس پیزوالكتریك بوده

۳- مدلسازی مجموعه تیر و لایههای پیزوالکتریک به روش اجزاء محدود

و دومین معادله اثر مستقیم پیزوالکتریک را نشان میدهد.

مسالهای که در این قسمت به آن اشاره می شود، تعیین مدل دینامیکی برای یک تیر یکنواخت یک سرگیردار با دو لایه پیزوالکتریک که به عنوان سنسور و عملگر در بالا و پایین تیر چسبیده شده است، می باشد.

شکل ۱ یک تیر لایه گذاری شده با مواد پیزوالکتریک را نشان می دهد. فرض می شود که لایه های پیزوالکتریک به صورت کامل بر سطوح تیر چسبیده شده اند و همچنین ضخامت لایه های چسب ناچیز در نظر گرفته می شود. بنابراین سهم لایه های چسب در جرم و سختی تیر قابل اغماض می باشد. ولیکن سهم لایه های سنسور و عملگر در جرم و سختی تیر در نظر گرفته می شود.

همانطور که در شکل ۲ مشاهده می شود، المان تیر با دو گره در المان و دو درجه آزادی در هر گره (درجات آزادی مربوط به تغییر مکان در جهت z و چرخش حول محور y) در نظر گرفته می شود.

میدان جابجایی تیر به صورت زیر تعیین می شود: $\{u\} = [N]^T \{u^e\}$

$$= [N_1(x) \ N_2(x) \ N_3(x) \ N_4(x)] \begin{bmatrix} W_1 \\ \theta_1 \\ W_2 \\ \theta_2 \end{bmatrix}$$
(7)

N(x) بردار توابع شکل و w_1 ، w_1 ، w_2 ، θ_2 ، w_2 ، θ_1 درجه آزادی گرمهای یک و دو می باشد. توابع شکل المان با در نظر گرفتن یک معادله درجه سوم به عنوان تغییر مکان عرضی نقاط داخلی این المان بر حسب X و اعمال شرایط مرزی به صورت زیر بدست می آیند[۱].



شکل ۱- تیر یکسر گیردار به همراه لایههای پیزوالکتریک[۵]





¹ Jacques Curie

² Gabriel Lippmann

$$K_{\phi\phi} = \varepsilon \ b \ l_e \begin{bmatrix} \frac{1}{t_p} & 0\\ 0 & \frac{1}{t_p} \end{bmatrix}$$
(1Y)

$$r = \frac{t_b + t_p}{2} \tag{1A}$$

در روابط بالا *l* طول المان مورد نظر، *A* سطح مقطع المان *p* دانسیته جرمی، E مدول الاستیسیته، I ممان اینرسی دوم سطح مقطع، b عرض تیر، t ضخامت، e₃₁ ثابت تنش پیزوالکتریک، *z* ضریب دی الکتریک و r فاصله اندازه گیری شده مرکز لایه پیزوالکتریک تا تار خنثی تیر می باشد.

ماتریسهای جرم و سختی المان پیزوالکتریک (حسگر و عملگر) نیز شبیه المان تیر محاسبه می شوند. سپس برای بدست آوردن ماتریس جرم و سختی المان تیر هوشمند ماتریس های المان جرم و سختی دو لایه پیزوالکتریک و تیر هر سه به یکد یگر اضافه می شوند. در نتیجه تیر یک سر گیردار با سرهم کردن المان های تیر هوشمند مدلسازی میشود. برای سرهم کردن ماتریس المانها، گرههای مشترک با یکدیگر جمع می شوند. بدین صورت که دو ردیف و ماتریس المان دوم اضافه می شود. سپس ماتریس های جرم و سختی کل سازه بدست می آید. آنگاه شرایط مرزی بر روی ماتریس های کل اعمال شده و دو ردیف و دو ستون ماتریس های کل به عنوان یک انتهای گیردار تیر حذف می شود. ماتریس میرایی سازه ای با در نظر گرفتن ضرایب میرایی ماتریس میرایی سازه ای با در نظر گرفتن ضرایب میرایی

$$C = \alpha * M + \beta * K$$
(19)

همچنین در شباهت با سرهم کردن ماتریس های المان جرم و سختی، ماتریسهای المان کوپلینگ الکترومکانیکی و ضرایب دی الکتریک پیزوالکتریک نیز با هم جمع شده و ماتریس های کل بدست می آیند. معادله حرکت کل سازه به صورت زیر میباشد:

$$[M^{uu}]\{u\} + [c]\{u\} + [F_{uu}]\{u\} = \{F_{m}\} + \{F_{c}\}$$
(7.)

$$[K^{u\phi}]\{u\} + [K^{\phi\phi}]\{\phi\} = \{F_q\}$$
(71)

$$\{F_c\} = \left\lfloor K^{u\phi} \right\rfloor \{\phi\} \tag{(Y7)}$$

¹ Rayleigh Damping Coefficient

$$N_1(x) = 1 - \frac{3x^2}{l^2} + \frac{2x^3}{l^3}$$
(^(f))

$$N_2(x) = x - \frac{2x^2}{l} + \frac{x^3}{l^2}$$
(Δ)

$$N_3(x) = \frac{3x^2}{l^2} - \frac{2x^3}{l^3} \tag{7}$$

$$N_4(x) = -\frac{x}{l} + \frac{x}{l^2} \tag{Y}$$

همچنین انرژی جنبشی و انرژی کرنشی خمشی به صورت زیر تعیین می شوند:

$$T = \frac{1}{2} \int_0^l \rho A \left[\frac{\partial u(x,t)}{\partial (t)} \right]^2 dx = \frac{1}{2} \dot{u}^T[m] \dot{u} \qquad (\lambda)$$

$$V = \frac{1}{2} \int_0^l EI \left[\frac{\partial^2 u(x,t)}{\partial t^2} \right]^2 dx = \frac{1}{2} \ddot{u}^T [k] \ddot{u} \qquad (9)$$

سپس با توجه به معالات تغییر مکان عرضی تیر، انرژی جنبشی و انرژی کرنشی خمشی تیر ماتریسهای جرم و سختی المان به صورت زیر حاصل می شوند.

$$M_{e} = \frac{\rho A l}{420} \begin{bmatrix} 156 & 22l & 54 & -13l \\ 22l & 4l^{2} & 13l & -3l^{2} \\ 54 & 13l & 156 & -22l \\ -13l & -3l^{2} & -22l & 4l^{2} \end{bmatrix} \quad (1\cdot)$$

$$K_{e} = \frac{EI}{l^{3}} \begin{bmatrix} 12 & 6l & -12 & 6l \\ 6l & 4l^{2} & -6l & 2l^{2} \\ -12 & -6l & 12 & -6l \end{bmatrix} \quad (11)$$

 $\begin{bmatrix} 6l & 2l^2 & -6l & 4l^2 \end{bmatrix}$ همچنین ماتریس جرم و سختی کل برای المان تیر به همراه لایه های پیزوالکتریک نصب شده در بالا و پایین سطوح با استفاده از روابط ۱۲ تا ۱۵ محاسبه می شود. اندیس های b و q به ترتیب معرف تیر و پیزوالکتریک می باشند.

$$M_{tot} = M_b + 2M_p \tag{11}$$

$$K_{tot} = \frac{EI_{eq}}{l^3} \begin{bmatrix} 12 & 6l & -12 & 6l \\ 6l & 4l^2 & -6l & 2l^2 \\ -12 & -6l & 12 & -6l \\ 6l & 2l^2 & -6l & 4l^2 \end{bmatrix}$$
(17)

$$EI_{eq} = E_b I_b + 2E_p I_p \tag{14}$$

$$I_p = \frac{bt_p^3}{12} + bt_p(\frac{t_b + t_p}{2})^2 \tag{10}$$

ماتریس کوپلینگ الکترومکانیکی و ماتریس ضرایب دی الکتریک پیزوالکتریک بر اساس تئوری تیر اویلر برنولی برای هر المان با توجه به مرجع [۱۱] به صورت زیر بدست آمده است:

$$K_{u\phi} = e_{31} b r \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ -1 & -1 \\ 0 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$$
(19)

در این روابط، ^{uu} ماتریس جرم عمومی، C ماتریس میرایی عمومی، K^{uu} ماتریس سختی عمومی، K^{uu} ماتریس کوپلینگ الکترومکانیکی و Φ^{ϕ} ماتریس ضرایب دیالکتریک پیزوالکتریک میباشد. بردار U میدان جابجایی و بردار ϕ میدان پتانسیل الکتریکی می باشد. F_m نیروی خارجی اعمال شده بر سازه و F_c نیروی کنترلی میباشد. برای ارتعاشات آزاد F_m برابر با صفر است. حال معادله حرکت سازه را به روش عددی نیومارک با اعمال نیروی تحریک اولیه حل کرده و به کنترل ارتعاشات آن می پردازیم.

۴- صحه گذاری مدل

به منظور صحهگذاری مدل ساخته شده و همچنین اطمینان از صحت نتایج بدست آمده، ابتدا فرکانسهای طبیعی تیر بدون در نظر گرفتن لایههای پیزوالکتریک (چرا که المان های به کار رفته در تیر و مواد پیزوالکتریک یکی بوده و مای موجود برای تیر یک سر گیردار محاسبه شده و با مقادیر بدست آمده از روش اجزاء محدود مقایسه شده است. سپس برای اطمینان از مدلسازی دقیق روابط پیزوالکتریک، به مدلسازی یک عملگر پیزوالکتریک پرداخته شده و نتایج حاصل با نتایج تحقیقات منتشر شده تطبیق داده شده است.

با استفاده از مشخصات ذکر شده در جدول ۱ ابتدا با استفاده از کدنویسی در نرم افزار متلب ماتریس های جرم و سختی تیر به همراه پیزوالکتریک به روش اجزاء محدود بدست آورده می شود. مرحله بعدی، محاسبه نمودن فرکانس های طبیعی سیستم می باشد که در جدول ۱ مقادیر ۵ فرکانس اول آورده شده است.

برای صحت درستی ماتریس های سختی و جرم بدست آمده از کدهای نوشته شده ساده ترین کار مقایسه فرکانس های بدست آمده از روش اجزاء محدود و فرمول های ریاضی موجود برای تیر می باشد. با استفاده از تئوری ارتعاشات سیستم های ممتد در مورد تیر اویلر برنولی می توان نوشت:

$$\omega_i = \sqrt{\frac{EI}{\rho A} \frac{\lambda_i^2}{l^2}} \tag{19}$$

I که در آن ω_i فرکانس i ام تیر، E مدول الاستیسیته تیر، A ممان دوم اینرسی سطح تیر، ρ چگالی تیر، l طول آن، A ممان دوم اینرسی مقادیر ویژه می باشند. مقادیر ویژه با

توجه به قیدهای اعمالی بر روی تیر و از روی معادله مشتقات جزئی تیر بدست می آید. برای یک تیر یک سر گیردار مقادیر ویژه در جدول ۲ آورده شده است.

با استفاده از مقادیر ویژه و با استفاده از رابطه (۱۹) فرکانسهای طبیعی برای تیر مورد بحث طبق جدول ۳ خواهد بود.

از طرفی می توان فرکانس های طبیعی تیر را با استفاده از ماتریس های سختی و جرم بدست آمده به روش اجزاء محدود محاسبه نمود. در جدول ۴ مقادیر ۵ فرکانس اول تیر با در نظر گرفتن تعداد ۱۰ و ۲۰ عدد المان برای تیر نشان داده شده است.

جدول ۱- مقادیر ۵ فرکانس طبیعی اول مجموعه تیر و

پيزوالكتريک		
مقدار فرکانس(هرتز)	شماره فركانس	
73.6138	١	
461.3452	٢	
1292.0662	٣	
2533.7017	۴	
4194.9509	۵	

جدول ۲- مقادیر ویژه برای یک تیر یک سرگیردار		
λ_i مقدار	مقادیر ویژه i ام	
1.8751	1	
4.6941	2	
7.8547	3	

10.9955

14.1371

جدول ۳- فرکانس های طبیعی تیر با استفاده از رابطه

4

5

رياضى		
مقدارفركانس	فرکانس طبیعی i ام	
69.8848	1	
437.9610	2	
1226.3036	3	
2403.0658	4	
3972.4399	5	

أجزاء محدود		
مقدار فرکانس به ازای	مقدار فرکانس به ازای	فر کانس
۲۰ المان	۱۰ المان	طبيعي i ام
69.8848	66.8849	1
437.9619	437.9755	2
1226.3036	1226.6159	3
2403.2159	2405.3558	4
3973.1129	3982.4535	5

جدول ۴- فرکانس های طبیعی برای تیر با استفاده از روش

با مقایسه مقادیر بدست آمده در جدول ۳ و جدول ۴ مشاهده می شود هنگامی که تعداد المان های تیر را برابر با ۱۰ عدد گرفته شود، فرکانس های طبیعی بدست آمده از فرمول های ریاضی و روش اجزاء محدود، دارای اخنلاف اندکی می باشند که این اختلاف در فرکانس های بالاتر بیشتر می شود. هر چه تعداد المان های در نظر گرفته شده بیشتر می شود این اختلاف کمتر می شود. هنگامی که تعداد المان های تیر برابر با ۱۰ عدد در نظر گرفته می شود، این المان های تیر برابر با ۱۰ عدد در نظر گرفته می شود، این توان گفت تقریباً برابر می باشند. بنابراین می توان نتیجه توان گفت که ماتریس های جرم و سختی بدست آمده از روش اجزاء محدود صحیح بوده و می توان در مدلسازی از آنها استفاده نمود.

۵- طراحی کنترل کننده

در شکل ۳ بلوک دیاگرام کنترل ارتعاش تیر نشان داده شده است. همانطور که ملاحظه می شود ولتاژ تولید شده در سنسور و تغییرات آن به عنوان دو سیگنال ورودی وارد کنترلر شده، آنگاه کنترلر با پردازش آنها، سیگنال کنترلی مناسبی را در هر لحظه به عملگر ارسال می کند.

۶- سیستم استنتاج فازی عصبی ٔ

هدف از منطق فازی، استخراج نتایج دقیق با استفاده از مجموعه ای از قوانین اگر- آنگاه فازی است که توسط افراد خبره و متخصص تعریف شده است. از طرفی شبکه عصبی

قابلیت آموزش و یادگیری داشته و می تواند با استفاده از داده های مشاهده شده، پارامترهای شبکه ر ا به نحوی تعیین کدند که به ازای ورودی دلخواه، خروجی مطلوب حاصل شود.

ANFIS یک شبکه عصبی پنج لایه مبتنی بر سیستمهای فازی است که ساختار آن در شکل ۴ نشان داده شده است. مدل فازی ^۲ TSK مرتبه اول را میتوان بر اساس مجموعهای از قوانین اگر - آنگاه فازی به صورت زیر نشان داد: قانون اول: اگر x برابر A1 و y برابر B1 باشد،

 $f_1 = p_1 x + q_1 + r_1$ آنگاه

قانون دوم: اگر x برابر A_2 و y برابر B_2 باشد، $f_2 = p_2 x + q_2 y + r_2$

هر لایه دارای گره های مختلف می باشد و هر گره در یک لایه ثابت یا تطبیقی است. لایه های مختلف با گره های متناظر آنها به طور خلاصه در زیر توصیف شده اند:

لایه اول، گره های ورودی: هر گره از این لایه، مقادیر عضویتی است که به هر یک از متغیرهای ورودی مدل (x,y) نسبت داده می شود. مقادیر عضویت بر اساس تعلق ورودی ها به هریک از مجموعه های فازی A_i و B_i تعیین می شود. به عبارت دیگر، خروجی هر گره در این لایه درجه عضویت تخصیص داده شده به متغیرهای ورودی در مجموعه های فازی است، که به صورت زیر بیان می شود:

$O_{1,i}=\mu_{A_i}(x)$	<i>i</i> = 1,2	(٢٠)
$O_{2,i} = \mu_{B_{i-1}}(y)$	i = 3,4	(۲۱)

B_i و A_i و A_i ام و A_i در روابط بالا x و y ورودیهای غیرفازی گره i معدار عضویت هر $\mu_{B_i}(y)$ و $\mu_{A_i}(x)$ اول با $\mu_{A_i}(x)$ و $\mu_{A_i}(x)$ مشخص می شود.

لایه دوم: شامل گره های قوانین است، هر گره در این لایه درجه فعالیت یک قانون را محاسبه میکند. در این لایه از عملگر "و" برای محاسبه درجه مشارکت هر قانون استفاده میشود. $O_{2,i}$ نمایانگر خروجی گره i ام در لایه دوم میباشد و برابر حاصلضرب درجه عضویت هر ورودی است. $O_{2,i} = w_i = \mu_{A_i}(x) * \mu_{B_i}(y)$ i = 1,2 (۲۲)

¹ Adaptive Neural Fuzzy Inference System

² Takagi Sugeno Kang

جستجوی محلی بکارگرفته شده در الگوریتم ممتیک مى تواند ضعف روش هاى تكاملي همچون الگوريتم ژنتيک را در تشدید فرآیند جستجو رفع کند. الگوریتم ممتیک در ابتدا مجموعه ای از جواب های اولیه را رمز گذاری می کند. آنگاه این الگوریتم میزان مطلوبیت هر یک از جواب ها را بر اساس یک تابع برازندگی محاسبه کرده و با استفاده از عملگرهایی همچون تقاطع و جهش جواب های جدیدی را تولید می کنند. در پایان هر نسل روی مجموعه ای از جواب های آن نسل یک جستجوی محلی با هدف تشدید فرآیند جستجو انجام می شود تا کبفیت جواب های بهینه محلی افزایش یابد. در الگوریتم ممتیک پیشنهادی از روش متاهیوریستیک ژنتیک و هیوریستیکهای جستجوی محلی هوک-جیوس' و جستجوی چند جهته ٔ استفاده شده است که در هر نسل پارامتر تطبیقی توسط رابطه (۲۶) بدست می آید:

$$\alpha = \begin{cases} \left| \frac{f_{best} - f_{avg}}{f_{best}} \right|, & if \left| \frac{f_{best} - f_{avg}}{f_{best}} \right| \le 1\\ 1, & if \left| \frac{f_{best} - f_{avg}}{f_{best}} \right| > 1 \end{cases}, (\Upsilon \hat{\gamma})$$

که f_{avg} بهترین تابع هدف در هر نسل میباشد و f_{best} هم میانگین توابع هدف هر نسل است. اگر a = 1 باشد آنگاه در lpha pprox 0 جمعیت هر نسل تنوع بیشتری وجود دارد و هرگاه که شود بيانگر وقوع همگرايي ميباشد. α متغير تطبيقي الگوريتم می باشد و برای جلوگیری از همگرایی زودرس و سکون در الگوریتم مفید واقع می شود. با استفاده از متغیر تطبیقی در الگوريتم، جمعيت هر نسل توسط رابطه (۲۷) بدست مي آيد: $S_{pop} = S_{pop}^{f} + S_{pop}^{v}(1-\alpha)$ $(\gamma\gamma)$ که S^f_{non} تعداد کمینهی ثابت جمعیت در هر نسل را مشخص میکند و S_{pop}^{v} تعداد بیشینهی جمعیت متغیر در هر نسل را نشان میدهد. همچنین برای بیان احتمال جهش نیز می توان از رابطهای تطبیقی مانند رابطه (۲۸) استفاده نمود.

$$P_m = 0.5 (1 - \alpha) \tag{(Y \land)}$$







layer 2 layer 3 layer 4 layer 5 laver 1 شکل ۴- ساختار کلی سیستم استنتاج فازی - عصبی تطبيقي

لایه سوم: شامل گره های نرمالیزه میباشد که نسبت درجه مشارکت هر قانون به مجموع درجه مشارکت همه قوانین را محاسبه می کند. در نتیجه، W_i به صورت زیر تعریف می شود: $O_{3,i} = \overline{w}_i = \frac{\dots}{\sum_{k=1}^4 w_i}$ (٣٣)

لایه چهارم: مشتمل بر گرههای تطبیقی است که با استفاده از پارامترهای نتیجه، خروجی هر گره را محاسبه می کند و به صورت زیر تعریف می شود:

پارامترهای تطبیقی خطی میباشند. لایه پنجم: مشتمل بر گره خروجی است که مقدار نهایی

خروجی را به صورت مجموع خروجی گره های لایه ما قبل بيان ميكند. $O_{5,i} = \sum_{i=1}^{4} \overline{w}_i f_i$

۷- الگوريتم ممتيک

(۲۵)

الگوریتم ژنتیک در یافتن نواحی جواب با سرعت خوبی عمل می کند اما در بدست اوردن جواب با دقت مورد نظر زمان زیادی را مصرف می کند. این نقص را می توان تا حدودی با بکارگیری دانش موجود از مساله و یا اضافه کردن فاز جستجوى محلى به چرخه تكاملي بهبود بخشيد. ايده اصلى این الگوریتم به کار گیری یک روش جستجوی محلی در درون ساختار الگوريتم ژنتيک برای بهبود کارآيی فرآيند تشدید هنگام جستجو است.

¹ Hooke-Jeeves

² Multidirectional Search

احتمال جهش در هر نسل میتواند با توجه به همگرایی مسئله از صفر تا پنجاه درصد تغییر کند، بدین شکل که اگر جمعیت در هر نسل همگراتر گردد در نتیجه با توجه به ضریب α، احتمال جهش بیشتر میشود تا شانس قرارگیری واگرا گردد احتمال جهش به صفر نزدیکتر میشود تا سریعتر به سمت نقطه بهینه سراسری پیشروی کرد. در مسئله کنترل ارتعاشات هنگامی که جهش به بیش از پنجاه درصد برسد جوابهای حاصل از لحاظ کیفی افت میکنند، به همین دلیل احتمال جهش در هر نسل را به صفر تا پنجاه درصد باید محدود کرد.

در الگوریتم ممتیک هرگاه در حل مسئله، همگرایی و بلوغ نسبی حاصل شود، مکانیزمی در الگوریتم سبب افزایش احتمال جهش و همچنین افزایش تصادفی تعداد جمعیت کروموزومها می گردد تا احتمال قرار گرفتن پاسخهای نهایی در نقاط بهینه محلی کاهش یابد. این فرآیند شاید سبب ایجاد واگرایی در جواب مسئله گردد و جوابهای بهینه را بدتر کند، اما نخبه گرایی در الگوریتم سبب جلوگیری از این امر می گردد و همچنین اگر الگوریتم به جوابهای بدتری برسد، در تکرار نسل بعدی، کروموزومهای بدی که اضافه شدند، به صورت خودکار حذف می گردند.

یکی دیگر از موضوعات در این الگوریتم شرط استفاده از روشهای هیوریستیک جستجوی محلی میباشد که دو روش جستجوی محلی در الگوریتم ممتیک وجود دارد:

۱- روش هوک-جیوس: یکی از روش های بهینهسازی بدون استفاده از مشتق تابع هدف میباشد که در الگوریتم ممتیک تطبیقی بر روی برترین کروموزوم اعمال میشود و شعاع همسایگی کروموزوم برتر را برای یافتن پاسخ بهتر جستجو میکند و در نهایت کروموزوم با پاسخ بهتر را جایگزین کروموزوم قبلی مینماید [۱۷،۱۵].

۲- روش جستجوی چند جهته: همانند روش قبل یک روش بهینهسازی بدون استفاده از مشتق تابع هدف میباشد که در الگوریتم ممتیک بر روی تعداد (n+1) کروموزوم که به صورت تصادفی انتخاب شدهاند اعمال میشود و پس از یافتن نقطه بهینه، کروموزومهای حاصل از روش جستجوی چند جهته جایگزین کروموزومهای قبلی میگردند، n تعداد متغیرهای

مستقل طراحی می اشد. این روش از سه مرحله شامل: انعکاس^۱، انبساط^۲ و انقباض^۳ تشکیل شده است [۱۷،۱۶]. **۸ - کنترل ار تعاشات**

در این قسمت به بررسی کنترل ارتعاشات تیر توسط لایه-های پیزوالکتریک می پردازیم. کنترلر پیشنهادی از یک شبکه ANFIS بهمراه ۲ ورودی و ۱ خروجی تشکیل شده است. ۶۴ پارامتر در کنترلر SANFIS ارائه شده دخیل هستند که پس از آموزش کنترلر توسط الگوریتم بهینه سازی تعیین میشوند. همه ی پارامترهای مربوط به شبکه ANFIS برای کل بازهی زمانی ارتعاش تیر بصورت یک کروموزوم در نظر گرفته میشوند و هر کدام از پارامترها یک بیت هستند. مجموع قدر مطلق جابجایی عرضی هر گره از تیر در هر گام زمانی، تابع هدف مسئله میباشد که باید به سمت کمینه شدن میل کند. شکل ۵ بلوک دیاگرام کنترلر ANFIS را که بصورت خارج خط عمل میکند در سیستم ارتعاشی مورد نظر را نشان میدهد.

شکل ۶ تیر مورد نظر به همراه لایههای پیزوالکتریک را نشان می دهد. همانطور که در این شکل مشاهده می شود دو لایه پیزوالکتریک نوع PZT در بالا و پایین سطوح تیر به عنوان حسگر و عملگر در نظر گرفته شده است.



¹ Reflection

² Expansion

³ Contraction



شکل ۹- پتانسیل الکتریکی لایه حسگر

همچنین در شکل ۱۰ و ۱۱ توابع عضویت بدست آمده از روش آموزش ژنتیک و ممتیک نشان داده شده است.

همچنین در شکل ۱۲ سیگنال کنترلی تولید شده توسط کنترلکننده ANFIS که همان پتانسیل الکتریکی اعمالی به لایه عملگر پیزوالکتریک میباشد، نشان داده شده است.

برای ارزیابی و بررسی پاسخ سیستم کنترلی طراحی شده به بارهای هارمونیک، تیر با دو فرکانس ۱۰۰ هرتز و ۷۳/۳۱ هرتز (فرکانس اول سازه) و در مدت زمان مشابه (در محدوده زمانی ۳/۳ تا ۱ ثانیه) تحریک می شود. بدین صورت که بارهارمونیک از لحظه ۲/۳ ثانیه اعمال و تا لحظه ۱ ثانیه ادامه پیدا کرده و آنگاه حذف می گردد.

در شکل ۱۳ و شکل ۱۴ به ترتیب پاسخ زمانی نقاط واقع بر انتهای آزاد تیر نشان داده شده است.

جدول – ۵ ابعاد و خواص تیر فولادی و مواد پیزوالکتریک

BEAM	PIEZOELECTRIC
L = 0.5 (m)	L = 0.5 (m)
b = 0.03 (m)	b = 0.03 (m)
$t_b = 0.002 \ (m)$	$t_p = 4 * 10^{-5} \ (m)$
$\rho = 2700 \left(\frac{kg}{m^3}\right)$	$\rho = 7500 \ (\frac{kg}{m^3})$
$E_p = 200 * 10^9 (pa)$	$E_p = 139 * 10^9 (pa)$
$\alpha = 0.001$	$d_{31} = 11 * 10^{-11} \ (m/V)$
$\beta = 0.0001$	$g_{31} = 0.010 \ (\frac{Vm}{N})$
	$\varepsilon = 15.93 * 10^{-9} \left(\frac{F}{m}\right)$

شکل ۶- تیر فولادی یک سر گیردار با لایههای ییزوالکتریک PZT

تمامی محاسبات و نمودارهای این قسمت، با برنامه نویسی توسط نرم افزار MATLAB انجام شده است. ابتدا با اعمال نیرویی برابر نیم نیوتن به انتهای آزاد تیر، یک تغییر مکان اولیه به آن داده شده، سپس به کنترل ارتعاشات آن پرداخته می شود. در جدول ۵ مشخصات تیر و مواد پیزوالکتریک آورده شده است.

درشکل ۷ و شکل ۸ بترتیب پاسخ زمانی سر آزاد تیر و مرکز آن با شرایط جابجایی اولیه تیر، با استفاده از کنترلر ANFIS با آموزش ژنتیک و همچنین آموزش ممتیک نشان داده شده است. با توجه به این نمودارها، کاهش ماکزیمم فراجهش پاسخ جابجایی انتهای تیر و همچنین زمان نشست پاسخ و افزایش سرعت میرا شدن نوسانات در حالت استفاده از آموزش ممتیک مشاهده می شود.

شکل ۹ پتانسیل الکتریکی تولید شده در لایه حسگر را در مدت زمانی که تیر ارتعاش مینماید، نشان میدهد.



شکل ۷- جابجایی انتهای آزاد تیر در اثر بارگذاری متمرکز



مکانیک سازهها و شارهها/ سال ۱۳۹۶/ دوره ۷/ شماره ۴



شکل ۱۲- سیگنال کنترلی اعمالی به لایه عملگر







شکل ۱۴- جابجایی انتهای آزاد تیر در اثر بارگذاری هارمونیک با فرکانس ۷۳/۳۱ هرتز با دو روش ژنتیک و ممتیک

با توجه به شکلهای فوق مشاهده می شود که دامنه ارتعاشات نقاط مختلف تیر در بارگذاری متمرکز که در انتهای آزاد آن اعمال می شود، با استفاده از روش آموزش ممتیک نسبت به روش بهینه سازی ژنتیک برای کنترلر مورد نظر، به خوبی کاهش پیدا کرده و ارتعاشات تیر به سرعت میرا شده است. همچنین در بارگذاری هارمونیک عملکرد مناسب کنترلر جهت کنترل دامنه ارتعاشات مشاهده گردید.

۹- نتايج

در این مقاله کنترل ارتعاشات یک تیر یک سرگیردار فولادی توسط لایه های پیزوالکتریک مورد بررسی قرار گرفت. از سیستم استنتاج فازی عصبی به عنوان کنترلر برای میرایی نوسانات استفاده شد. همچنین برای بهینه سازی پارامترهای غیر خطی توابع عضویت و نیز پارامتره خطی سوگنواز الگوریتم های ژنتیک و ممتیک استفاده شد. بدین منظور با هدف قرار دادن مجموع جابجایی عرضی گره های در نظر گرفته شده برای تیر، عمل بهینه سازی این پارامترها انجام

گردید. بدلیل استفاده از روشهای جستجوی محلی توسط الگوریتم ممتیک میتوان به جوابهای بهتری در مدت زمان کمتر نسبت به دیگر الگوریتمهای تکاملی در اینجا ژنتیک دست یافت.

در این الگوریتم از جستجوی محلی هوک – جیوس و جستجوی چند جهته استفاده شده است که با رسیدن به همگرایی و بلوغ نسبی، الگوریتم های جستجوی محلی به کار گرفته شدند تا پاسخ های بهتری را در فضای جستجوهای مسئله پیدا کنند. ضمن اینکه به دلیل استفاده از جستجوهای محلی، پاسخهای یک مسئله بهینهسازی که توسط الگوریتم محلی، پاسخهای یک مسئله بهینهسازی که توسط الگوریتم نتایج نشان می دهد که با بکارگیری روش آموزش ممتیک نسبت به روش ژنتیک می توان به پاسخ های بهتری دست یافت و زمان نشست و فراجهش پاسخ جابجایی تیر را به مقدار قابل توجهی کاهش داد و در واقع برتری روش ممتیک مشاهده گردید.

- [8] Karami-Mohammadi A, sadri A (2009) An active vibration control of beam by piezoelectric with fuzzy approach. IJSSCEA 2(2): 1-7.
- [9] Tiersten HS (1969) Linear piezoelectric plate vibrations-elements of the linear theory of piezoelectricity and the vibration of piezoelectric plates. New York Plenum Press.
- [10] Singiresu S, Rao (2011) Mechanical vibrations. 5th edn. Pearson Education, Inc, Publishing as Prentice Hall.pages 995-998.
- [11] Piefort V (2001) Finite element modeling of piezoelectric active structures. Ph.D. dissertation, Universite Libre De. Bruxelles, Dept of Applied Science.
- [12] Hossain Nezhad Shirazi A, Owji HR, Rafeeyan M (2011) Active vibration control of an FGM rectangular plate using fuzzy logic controllers. Procedia Eng 14: 3019-3026.
- [13] Wang L (1996) A course in fuzzy systems and control. Prentice-Hill, Englewood Cliffs, NJ
- [14] Balamurugan V, Narayanan S (2001) Active vibration control of piezolaminated smart beams. Def Sci J 51(2): 103-114.
- [15] Hooke R, Jeeves TA (1961) Direct search solution of numerical and statistical problems. J Assoc Comput Mach 8(2): 212-229.
- [16] Torczon V (1989) Multidirectional search. Ph.D. thesis, Rice University, Houston, TX.
- [17] Kelley CT (1999) Iterative methods of optimization. Philadelphia, PA: SIAM 212-229.
- [۱۸] رستمی م، جوادی ج، مقدم، باقری ا (۱۳۹۲) هدایت و کنترل

ربات زیرآبی با استفاده از سیستم کنترل ANFIS. مجله

علمی پژوهشی مکانیک سازدها و شاردها ۴۶-۳۳ :(۴)۳.

نتایج نشان می دهد که الگوریتم ممتیک نسبت به ژنتیک دارای سرعت بالاتر می باشد زیرا دارای هوشمندی بیشتر نسبت به ژنتیک می باشد.

۱۰- مراجع

- Majeed WI, AlSamarraie SA, Mohanad (2013) vibration control analysis of a smart flexible cantilever beam using smart material. J Eng 19 (1): 82-95.
- [2] Marinaki M, Marinakis Y, Stavroulakis GE (2010) Fuzzy control optimized by PSO for vibration suppression of beam. CEP 18: 618-629.
- [3] Marinaki M, Marinakis Y, Stavroulakis GE (2011) Vibration control of beams with piezoelectric sensors and actuators using particle swarm optimization. ESWA 38: 6872-6883.
- [4] Wang Q, Wang C (2001) A controllability index for optimal design of piezoelectric actuators invibration control of beam structures. J Sound Vib 241 (3): 507-518.
- [5] Narayanana S, Balamurugan V (2003) Finite element modelling of piezolaminated smart structures for active vibration control with distributed sensors and actuators. J Sound Vib 262: 529-562.
- [6] Chhabra D, Chandna P, Bhushan G (2011) Design and analysis of smart structures for active vibration control using Piezo-Crystals. Int J Eng Technol 1(3).
- [7] Xu SX, Koko TS (2004) finite element analysis and design of actively controlled piezoelectric smart structures. Finite Elem Anal Des 40: 241-262.