



شناسایی خسارت با هزینه کم پل های کابلی با استفاده از پردازش سیگنال و فرآگیری ماشین

احسان درویشان

گروه عمران، دانشگاه آزاد اسلامی واحد روهن، رودهن، ایران

تاریخچه داوری:

دریافت: ۰۶-۰۴-۱۳۹۷

پذیری: ۱۶-۰۵-۱۳۹۷

پذیرش: ۲۱-۰۵-۱۳۹۷

ارائه آنلاین: ۰۳-۰۶-۱۳۹۷

کلمات کلیدی:

پایش سلامت سازه ها

شناسایی خسارت

پردازش سیگنال

تبديل موجک مقاطع

ماشین بردار پشتیبان

خلاصه: امروزه با کمک روش های پایش سلامت سازه ها می توان وقوع خسارت را در همان مراحل اولیه شناسایی کرد و از وقوع خسارت های مالی و جانی جلوگیری کرد. با این حال، یکی از موابع بر سر راه متدالوں شدن این روش ها در کشور گران قیمت بودن سیستم های پایش سلامت است. هدف از این پژوهش، ارائه یک روش شناسایی خسارت با هزینه کم برای پل ها با استفاده از تکنیک های پردازش سیگنال و فرآگیری ماشین است. جهت کاهش هزینه ها تعداد سنسورها جهت پایش ارتعاش سازه به یک سنسور کاهش یافته است. از آنجا که کاهش تعداد سنسورها ممکن است از دقت پایش سلامت سازه ها بکاهد، از بروزترین روش های پردازش سیگنال استفاده شده است. در مرحله اول چند روش پردازش سیگنال دامنه زمان-فرکانس با یکدیگر مقایسه شده اند و روش تبدیل موجک تجربی به عنوان بهترین روش از میان آن ها انتخاب شده است. در مرحله بعد پس از تجزیه سیگنال ها، یک شاخص خسارت جدید بر مبنای تبدیل موجک مقاطع معرفی شده و سپس با استفاده از ماشین بردار پشتیبان شاخص های خسارت طبقه بندی شده اند تا قابلیت تفکیک حالت سالم و خسارت فراهم شود. نتایج نشان می دهد روش فوق با دقت بالا می تواند خسارت را در سازه شناسایی کند.

- مقدمه

بالا دارد که در حال حاضر در کشور در دسترس نمی باشد. لذا این ادوات از کشورهای خارجی وارد می شوند. مشکل دوم آن است که سیستم های پایش سلامت دارای تعداد زیادی سنسور هستند که باعث افزایش قیمت نهایی این سیستم ها می شود. تاکنون روش های پایش سلامت با هزینه کم ارائه شده بیشتر بر استفاده از سنسورهای ارزان قیمت متمرکز بوده اند [۲]. با این حال این روش ها نیز جهت افزایش دقت از تعداد زیادی سنسور بهره می برند.

тан و همکاران [۳] یک سیستم با هزینه کم بر اساس سنسورهای ممز ارائه کردند. سیستم آن ها دارای توانایی پایش به صورت آنالاین و آفلاین بود. آنها ادعا کردند که سیستم معرفی شده دارای قابلیت کاربرد در مصارف عملی را دارا است. لی و همکاران [۴] یک سیستم ارزان قیمت برای پایش سلامت پل ها ارائه کردند. آنها دو بخش نرم افزاری و سخت افزاری طراحی کردند که به ترتیب شامل یک

تاکنون پل های زیادی ساخته شده اند که بسیاری از آن ها به علت گذشت زمان دچار فرسودگی شده اند. ضمناً با پیشرفت تکنولوژی و تغییر وسائل نقلیه عبوری از پل ها بارگذاری این سازه ها دچار تغییراتی شده که در طراحی آن ها لحاظ نشده است. این موارد به انضمام افزایش شهرنشینی و به تبع آن افزایش حجم ترافیک عبوری از پل ها باعث شده است که حساسیت بر شبکه پل های کشور افزایش یابد و روش های پایش سلامت پل ها بیش از پیش مورد توجه قرار گیرند [۱].

امروزه روش های پایش سلامت در بسیاری از کشورها به صورت استاندارد درآمده اند، ولی در کشور ما به علت هزینه های تمام شده بالا این سیستم ها هنوز رایج نشده اند. مشکل اول قیمت بالای تجهیزات پایش است. تولید این تجهیزات نیاز به دانش فنی *

نویسنده عهده دار مکاتبات: darvishan@riau.ac.ir



EMD را رائه کردند. آن ها با محاسبه فاز و فرکانس آنی سیگنال های ارتعاش سازه توانستند وقوع، شدت و محل خسارت را تخمین بزنند. روری و کارکاترا [۱۳] از EMD برای شناسایی خسارت پل ها تحت بارهای عبوری استفاده کردند. آن ها با استخراج پالس ها در فرکانس مود اول که ناشی از وقوع خسارت بود توانستند خسارت را شناسایی کنند. آن ها سپس کارایی روش خود را برای محل های خسارت متفاوت، عمق ترک های متفاوت و سرعت های مختلف بار عبوری با استفاده از طبقه بندی سیگنال چندگانه و تبدیل موجک تجربی^۴ یک روش جدید برای پایش سلامت سازه ها را رائه کردند. آن ها کارایی روش خود را بر روی سه سازه مرجع پایش سلامت سازه بررسی کردند. با استفاده از طیف حاشیه ای EMD، کونوار و همکاران [۱۵] آسیب را در یک پل یک دهانه واقعی مورد بررسی قرار دادند. آنها با شل کردن پیچ های اتصال تیرها، سه الگوی خسارت تعریف کردند و با تجزیه سیگنال های ارتعاش سازه توانستند خسارت و شدت آن را محاسبه کنند.

هدف از این پژوهش رائمه یک روش با هزینه کم پایش سلامت پل ها است. برای این کار تنها از یک سنسور برای پایش استفاده شده است. از آنجا که کاهش تعداد سنسورها می تواند باعث کاهش عملکرد سیستم شود، از جدیدترین روش های پردازش سیگنال استفاده شده است تا بتوان تغییرات در ارتعاش سازه را هر چه دقیق تر رصد کرد. سپس یک روش شناسایی خسارت بر مبنای پردازش سیگنال و تکنیک فرآگیری ماشین^۵ را رائه شده است.

۲- پردازش سیگنال

۲-۱- تجزیه تجربی مودی

روش EMD⁶ یک روش تجربی برای استخراج مؤلفه های یک سیگنال است. این روش قادر است یک سیگنال اختیاری را به ترتیبی از توابع مودی ذاتی⁷ (IMF) تجزیه کند. بدین ترتیب سیگنال پیچیده اولیه نوسان به یک سری نوسانات ساده تر تجزیه می شود. در این روش باید دو شرط زیر رعایت گردد [۱۶]:

3 Multiple signal classification algorithm (MUSIC)

4 Empirical Wavelet Transform (EWT)

5 Machine learning

6 Empirical Mode Decomposition (EMD)

7 Intrinsic Mode Function (IMF)

نرم افزار تشخیص آسیب و ساخت سنسورهای پایش ارتعاش پل بود. جانگ و اسپنسر [۵] جهت کاهش هزینه ها از سنسورهای بی سیم استفاده کردند. آنها جهت کاهش هزینه های ارتباطات بی سیم از خود سنسورها برای تجزیه و تحلیل اطلاعات استفاده کردند. آن ها کارایی روش خود را بر روی یک پل معلق مورد آزمایش قرار دادند. پارک و همکاران [۶] بر روی پایین آوردن انرژی مصرفی سنسورهای بی سیم ارزان قیمت جهت کاهش هزینه ها متمرکز شدند. آنها چند روش مختلف را از نظر مصرف انرژی مورد بررسی قرار دادند و کارایی آن ها را با یکدیگر مقایسه کردند. هوو و همکاران [۷] از شبکه ای از سنسورهای ارزان شتاب سنج و کرنش سنج استفاده کردند. آن ها از یک توپولوژی تقریباً خطی برای جمع آوری داده ها به صورت بی سیم استفاده کردند. سپس کارایی روش را بر روی یک پل واقعی آزمایش کردند. فراری و همکاران [۸] جهت استفاده از سنسورهای ارزان تر روشی رائمه کردند که حجم محاسبات و حفظه مورد نیاز را کاهش می داد. آن ها از یک توپولوژی ستاره استفاده کردند و با استفاده از محاسبات ابری توانستند مصرف باتری سنسورها را کاهش دهند. لین و همکاران [۹] از سنسورهای تک محوره به جای سنسورهای سه محوره استفاده کردند. آن ها ادعا کردند که با این کار می توان حدود ۶۳٪ در هزینه ها صرفه جویی کرد.

اگرچه استفاده از سنسورهای ارزان قیمت توانسته است در بسیاری از کشورها از هزینه های پایش سلامت بکاهد، ولی کماکان این سنسورها در کشور ما دارای قیمت بالایی می باشند. لذا با توجه به وضعیت موجود ارائه روش هایی که بتواند جهت کاهش هزینه ها از تعداد سنسور کمتری بهره ببرد می تواند گامی رو به جلو جهت کاربرد بیشتر این روش ها در کشور باشد.

بطور کلی از میان الگوریتم های پایش سلامت، امروزه روش های مبتنی بر ارتعاش^۸ سازه بیش از پیش مورد توجه محققین قرار گرفته اند که در بسیاری از این روش ها از پردازش سیگنال به عنوان یک ابزار کارآمد جهت پایش داده ها استفاده شده است [۱۰].

جانگ و وی [۱۱] یک روش جدید بر اساس تجزیه تجربی مودی^۹ (EMD) برای شناسایی خسارت برج های انتقال نیرو ارائه دادند. آن ها از ضریب شکل به عنوان شاخص خسارت استفاده کردند. بائو و هائو [۱۲] یک روش شناسایی خسارت چند مرحله ای بر مبنای روش

1 Vibration based

2 Empirical Mode Decomposition

ترتیب محاسبه شوند. این عملیات تا زمانی ادامه می‌یابد که عملیات الک کردن دیگر مقدور نباشد و یا باقیمانده از یک حد از پیش تعیین شده کمتر شود. این روش با تلفیق روش تبدیل هیلبرت قادر به محاسبه فرکانس آنی یک سیگنال می‌باشد.

۲-۲- تجزیه تجربی مودی براساس بهینه سازی اسپلاین
روش EMDOS^۲ روشی مبتنی بر EMD است که یک روش تجزیه جدید را ارائه کرده است. در روش EMD داریم [۱۷]:

$$m_j(t) = \begin{cases} x(t) & j=0 \\ x(t) - \sum_{i=1}^j h_i(t) & j \geq 1 \end{cases} \quad (6)$$

که $x(t)$ سیگنال اصلی می‌باشد. هر مود h_j بر اساس میانگین m_{j-1} در یک پروسه الک کردن محاسبه می‌شود.

$$\begin{cases} h_j^0 = m_{j-1} \\ h_j^{n+1} = h_j^n - \frac{E_{\max}(h_j^n) + E_{\min}(h_j^n)}{2} \end{cases} \quad (7)$$

به ترتیب اسپلاین روی مقادیر بیشنه $E_{\min}(h_j^n)$ و $E_{\max}(h_j^n)$ و کمینه‌ی محلی است و اندیس n نشان دهنده شماره تکرار است. تعیین شده و سپس مطابق رابطه (۴) h_j تعیین می‌شود.

$$m_j = m_{j-1} - h_j \quad (8)$$

در روش EMDOS اسپلاین با یک روش بهینه یابی با قید جایگزین می‌شود. به جای محاسبه مود h_j از m_{j-1} ، m_j از m_{j-1} تعیین شده و سپس مطابق رابطه (۴) h_j تعیین می‌شود. در مرحله اول تجزیه سیگنال x به میانگین m و جزیيات h تبدیل می‌شود. به جای m از تخمین آن استفاده می‌شود و سپس با استفاده از یک الگوریتم بهینه یابی مقدار m بدست می‌آید. قید مسأله آن است که h باید دارای پوشش‌های متقارن باشد. علت شرط تقارن پوشش‌ها ارضا کردن شرط ارتعاش سازه است.

۲-۳- تجزیه تجربی مودی با فیلتر زمان متغیر
یکی از مشکلات روش EMD پدیده تداخل مودها است که در آن چند نوسان ارتعاش در یک مود ظاهر می‌شوند. مشکل دیگر

الف) در کل سیگنال تعداد اکسترمم‌ها باید با تعداد صفرها برابر باشد یا حداقل یکی اختلاف داشته باشند.

(ب) در هر نقطه، مقدار میانه پوشی که از کمینه‌ها و بیشینه‌های محلی ایجاد می‌شود برابر صفر است.

عملیات تجزیه سیگنال در این روش با استفاده از پروسه الک کردن^۱ صورت می‌گیرد که شامل مراحل زیر است:

۱- اولین مرحله شامل پیدا کردن اکسترمم‌های محلی سیگنال اصلی، $x(t)$ ، است.

۲- از مقادیر بیشینه‌ی داده‌ها یک منحنی اسپلاین عبور داده می‌شود. این کار بار دیگر برای مقادیر مکمینه‌ی محلی تکرار می‌شود تا منحنی‌های پوش بالا و پوش پایین داده بدست آیند.

۳- میانگین این دو منحنی، m ، محاسبه شده و از سیگنال اصلی کسر گردد تا مؤلفه اول، h_1 ، بدست آید.

$$h_1 = x(t) - m \quad (1)$$

۴- برای ارضای دو شرط بالا پروسه فوق مجدداً به تعداد k بار تکرار می‌شود.

$$h_{1k} = h_{1(k-1)} - m_{1k} \quad (2)$$

که m_{1k} میانگین دو منحنی در مرحله k ام و $h_{1(k-1)}$ مؤلفه $k-1$ ام است.

۵- در هر تکرار یک معیار توقف کنترل می‌شود. در صورت ارضای این معیار عملیات فوق متوقف می‌شود.

$$SD = \sum_{t=0}^T \left[\frac{|h_{(k-1)}(t) - h_k(t)|^2}{h_{(k-1)}^2(t)} \right] \quad (3)$$

- آخرین مؤلفه‌ای که از پروسه فوق بدست می‌آید به عنوان اولین IMF در نظر گرفته می‌شود. به این پروسه اصطلاحاً الک کردن می‌گویند.

$$h_{1k} = c_1 \quad (4)$$

که c_1 همان مؤلفه اول است که از سیگنال اصلی جدا شده است.

۷- باقیمانده، r_1 ، از IMF اول از سیگنال اصلی بدست می‌آید.

$$r_1 = x(t) - c_1 \quad (5)$$

۸- مجدداً باقی مانده به عنوان سیگنال اصلی در نظر گرفته شده و عملیات مراحل ۱ الی ۷ تکرار می‌شود تا IMF‌های بعدی به همین

1 Sifting process

می کند. بدین ترتیب مودهای تجزیه شده به این روش دارای ساپورت فشرده بوده و طیف آنها حول یک فرکانس خاص است. اگر هر قسمت $A_n = [\omega_{n-1}, \omega_n]$ باشد، آنگاه نقاط انتقالی T_n وجود دارند که حول فرکانس ω_n واقع شده و دارای $2\tau_n$ عرض می باشند (شکل ۱). موجک های تجربی به شکل فیلترهای باندگذر بر روی هر A_n تعریف می شوند.

برای تعریف توابع جزئیات و مقیاس از همان تعریف موجک های لیتلوود-پلی^۳ و میر^۴ استفاده شده است [۱۹]:

$$\hat{\phi}_n(\omega) = \begin{cases} 1 & \text{if } |\omega| \leq \omega_n - \tau_n \\ \cos\left[\frac{\pi}{2}\beta\left(\frac{1}{2\tau_n}(|\omega| - \omega_n + \tau_n)\right)\right] & \text{if } \omega_n - \tau_n \leq |\omega| \leq \omega_n + \tau_n \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases} \quad (14)$$

$$\hat{\psi}_n(\omega) = \begin{cases} 1 & \text{if } \omega_n + \tau_n \leq |\omega| \leq \omega_{n+1} - \tau_{n+1} \\ \cos\left[\frac{\pi}{2}\beta\left(\frac{1}{2\tau_{n+1}}(|\omega| - \omega_{n+1} + \tau_{n+1})\right)\right] & \text{if } \omega_{n+1} - \tau_{n+1} \leq |\omega| \leq \omega_{n+1} + \tau_{n+1} \\ \sin\left[\frac{\pi}{2}\beta\left(\frac{1}{2\tau_n}(|\omega| - \omega_n + \tau_n)\right)\right] & \text{if } \omega_n - \tau_n \leq |\omega| \leq \omega_n + \tau_n \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

تابع $(x)\beta$ یک تابع اختیاری است و به شکل زیر تعریف می شود:

$$\hat{\phi}_n(\omega) = \begin{cases} 0 & \text{if } x \leq 0 \\ \text{and } \beta(x) + \beta(1-x) = 1 & \\ 1 & \text{if } x \geq 1 \end{cases} \quad (15)$$

در ادامه، تبدیل موجک تجربی $(W_f^e(n,t))$ مانند تبدیل موجک کلاسیک تعریف می شود. ضرایب جزئیات از ضرب داخلی موجک های تجربی و ضرایب تقریب از ضرب داخلی ضرایب مقیاس به ترتیب طبق روابط (۱۶) و (۱۷) تعریف می شوند:

$$W_f^e(n,t) = \langle f, \psi_n \rangle = \int f(\tau) \bar{\psi}_n(t-\tau) d\tau \quad (16)$$

$$= (\hat{f}(\omega) \hat{\psi}_n(\omega))^v$$

$$W_f^e(0,t) = \langle f, \phi_1 \rangle = \int f(\tau) \bar{\phi}_1(t-\tau) d\tau \quad (17)$$

$$= (\hat{f}(\omega) \hat{\phi}_1(\omega))^v$$

3 Littlewood-Paley

4 Meyer

حساسیت این روش به نویز است. روش TVF-EMD^۱ برای رفع محدودیت هایی که در تعریف مودها وجود دارد از یک فیلتر متغیر با زمان استفاده می کند. این فیلتر یک تقریب اسپلاین-بی می باشد که فرکانس حذف آن متغیر است. فرض کنیم β^n تابع اسپلاین مرتبه n با ترتیب m باشد. هر سیگنال، $(t)g_m^n$ ، را در این فضا می توان به شکل زیر تقریب زد [۱۷]:

$$g_m^n(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c(k) \beta^n(t/m-k) \quad (9)$$

که $c(k)$ ضرایب اسپلاین می باشد. بر این اساس سیگنال از پارامترهای n و m تقریب زده می شود. این ضرایب از کمینه کردن تقریب خطأ بدست می آید.

$$\epsilon_m^2 = \sum_{k=-\infty}^{\infty} (x(t) - [c]_{\uparrow m} * b_m^n(t))^2 \quad (10)$$

که در آن \uparrow اپراتور نمونه برداری افزایشی است (بین هر نمونه یک صفر اضافه می کند). حل معادله $c(k)$ به شکل زیر است:

$$c(k) = [p_m^n * x]_{\downarrow m}(k) \quad (11)$$

که $[.]_{\downarrow m}$ اپراتور نمونه برداری کاهشی است و p_m^n فیلتر اولیه است.

$$p_m^n = \left[(b_m^n * b_m^n)^{-1} \right]_{\uparrow m} * b_m^n \quad (12)$$

حال می توان نوشت:

$$g_m^n = [p_m^n * x]_{\downarrow m} * b_m^n(t) \quad (13)$$

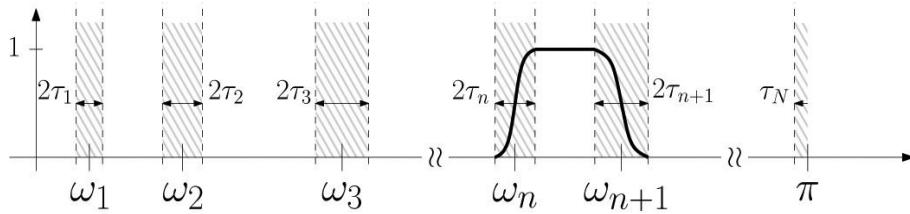
بطور کلی تقریب سیگنال در سه مرحله انجام می شود: ابتدا سیگنال با فیلتر اولیه به صورت باندگذر فیلتر می شود. سپس سیگنال فیلتر شده با ضریب m کاهش پیدا می کند. در نهایت نیز تقریب سیگنال با استفاده از فیلتر ثانویه b_m^n ساخته می شود.

۴- تبدیل موجک تجربی

روش EWT^۲ برای پیدا کردن مودها از تعدادی فیلتر باندگذر استفاده می کند، بطوری که طیف فوریه را به N قسمت تقسیم

1 Empirical Mode Decomposition by time varying filter (TVF-EMD)

2 Empirical Wavelet Transform (EWT)



شکل ۱. نحوه پارتیشن بندی طیف فوریه [۱۹]
Fig. 1. Partitioning of Fourier spectrum [19]

$$W_{xy}(a,b) = \left(\frac{1}{a}\right) \int x(s)\psi\left(\frac{s-b}{a}\right) ds \quad (21)$$

که ψ تابع مادر موجک می باشد. پارامتر a ضریب مقیاس است

که فرکانس یا طول موج را مشخص می کند. ضریب موجک با ضریب مقیاس $1/a$ مقیاس شده است که نشان دهنده دامنه موجک است. در بسیاری از مقالات $1/*a$ به عنوان مازول یا واریانس سیگنال بکار رفته است. موجک متقطعه^۳ (XWT) دو سری $x(s)$ و $y(s)$ توسط رابطه زیر تعریف می شود.

$$W_{xy}(a,b) = W_x(a,b)W_y^*(a,b) \quad (22)$$

و $W_{xy}(a,b) = W_x(a,b)W_y^*(a,b)$ که $W_{xy}(a,b) = W_x(a,b)W_y^*(a,b)$ به ترتیب تبدیل موجک پیوسته سری های $x(s)$ و $y(s)$ بوده و علامت $*$ نشان دهنده دوگان تابع می باشد. در اینجا از موجک مورلت استفاده شده است. طبق تعریف، موجک مورلت مادر جایه جا شده و مقیاس شده برابر است با:

$$\psi_{a,b}^l(s) = \pi^{-1/4} (al)^{-1/2} e^{-i2\pi\frac{1}{a}(s-b)^{-1}} e^{-\frac{1}{2}(\frac{s-b}{al})^2} \quad (23)$$

پارامتر l وضوح پهنهای باند در دامنه زمان یا فرکانس را نشان می دهد. به همین ترتیب تفاوت فاز دو سیگنال برابر است با:

$$\Phi(b) = \tan^{-1} \frac{\int_{al}^{a^2} \text{Im}(W_{xy}(a,b)) da}{\int_{al}^{a^2} \text{Re}(W_{xy}(a,b)) da} \quad (24)$$

که b نشان دهنده تأخیر زمانی بوده و Im و Re مقادیر حقیقی و مجازی می باشند.

مودهای تجربی نیز از روابط زیر بدست می آیند:

$$f_0(t) = W_f^e(0,t)^* \phi_l(t) \quad (18)$$

$$f_k(t) = W_f^e(0,t)^* \phi_k(t)$$

۳- تکنیک تحریک طبیعی

روش^۱ NExT از همبستگی خودکار یا همبستگی متقطع استفاده می کند تا توابع زوال ارتعاش آزاد یک سیستم را تحت ارتعاش محیطی استخراج کند. فرض می شود که هر سیستمی که تحت یک سیگنال پهنه باند به عنوان تحریک ورودی قرار می گیرد دارای معادله حرکت زیر است [۲۰] :

$$M\ddot{R}_{w_f, w_{fi}}(\tau) + K\dot{R}_{w_f, w_{fi}}(\tau) + CR_{w_f, w_{fi}}(\tau) = 0 \quad (19)$$

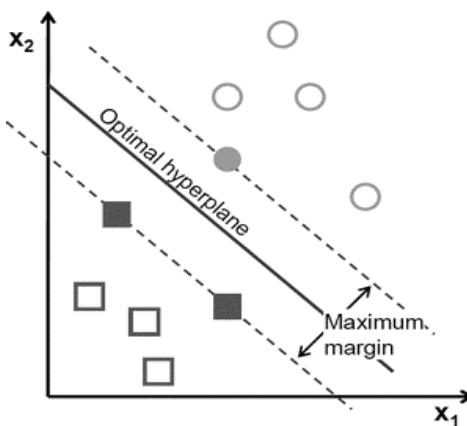
که M و C به ترتیب جرم، میرایی و سختی سیستم می باشند. $\ddot{R}_{w_f, w_{fi}}$ نشان دهنده بردار تابع همبستگی بین پاسخ شتاب w_f و سیگنال مرجع w_{fi} می باشد که سیگنال w_{fi} نشان دهنده سیگنال ارتعاش نقطه مرجع است. رابطه (۱۸) شبیه معادله حرکت دینامیک سنتی برای ارتعاش میرا است. بنابراین تابع همبستگی به عنوان پاسخ ارتعاش آزاد سازه در نظر گرفته می شود که از رابطه زیر محاسبه می شود:

$$\ddot{R}_{w_f, w_{fi}}(t) = \frac{1}{N-k} \sum_{i=1}^{l-k} w_f(i) w_{fi}(l-k) \quad (20)$$

که N و k به ترتیب تعداد کل نمونه ها و تأخیر زمانی می باشند.

۴- تبدیل موجک متقطعه

در تبدیل موجک پیوسته، ضرایب موجک W برای سری زمانی $x(s)$ توسط پیچش ساده زیر محاسبه می شوند [۲۱] :



شکل ۲. روش ماشین بردار پشتیبان [۱۶]
Fig. 2. Support vector machine method [16]

۵- ماشین بردار پشتیبان

SVM یکی از روش‌های یادگیری با ناظارت^۱ است که از آن برای طبقه‌بندی^۲ و رگرسیون^۳ استفاده می‌کنند. مبنای کاری این روش دسته‌بندی خطی داده‌ها است. بدین معنا که به دنبال خطی هستیم که در عین تفکیک کردن داده‌ها از یکدیگر بیشترین حاشیه را از داده‌ها داشته باشد (شکل ۲) [۲۲].

فرض کنیم معادله خط به شکل زیر باشد:

$$f(x) = \beta_0 + \beta^T x \quad (25)$$

که β_0 بردار وزن و β انحراف است. این خط را می‌توان با تغییر مقادیر β و β_0 به تعداد نامحدودی یافت. با این حال، بنا به تعریف، خطی که انتخاب می‌شود دارای شرط زیر است:

$$|\beta_0 + \beta^T x| = 1 \quad (26)$$

که در آن x مقادیر داده‌هایی است که نزدیک ترین فاصله را تا خط دارا هستند. به اصطلاح به این خطوط بردارهای پشتیبان^۴ می‌گویند. این فرم از تعریف خط را خط کانونی می‌گویند. در هندسه فاصله داده x تا خط (β_0, β) برابر است با:

$$\text{distance} = \frac{|\beta_0 + \beta^T x|}{\|\beta\|} \quad (27)$$

به ویژه در فرم کانونی صورت کسر فوق برابر واحد است؛ در نتیجه فاصله بردارهای پشتیبان برابر است با:

$$\text{distance}_{\text{supportvectors}} = \frac{|\beta_0 + \beta^T x|}{\|\beta\|} = \frac{|1|}{\|\beta\|} \quad (28)$$

لذا اگر حاشیه خط را با Δ تعریف کنیم، حاشیه برابر است با دو برابر فاصله نزدیک ترین نقاط تا خط:

$$\Delta = \frac{|2|}{\|\beta\|} \quad (29)$$

در نهایت مسأله به صورت بیشینه کردن مقدار Δ و یا کمینه کردن تابع $(\beta)^T \Gamma (\beta)$ در می‌آید که دارای تعدادی قید است. قید را می‌توان به طرق مختلفی تعریف کرد که ساده ترین آن شرطی است که تمام

۱ Support Vector Machine (SVM)

۲ Supervised learning

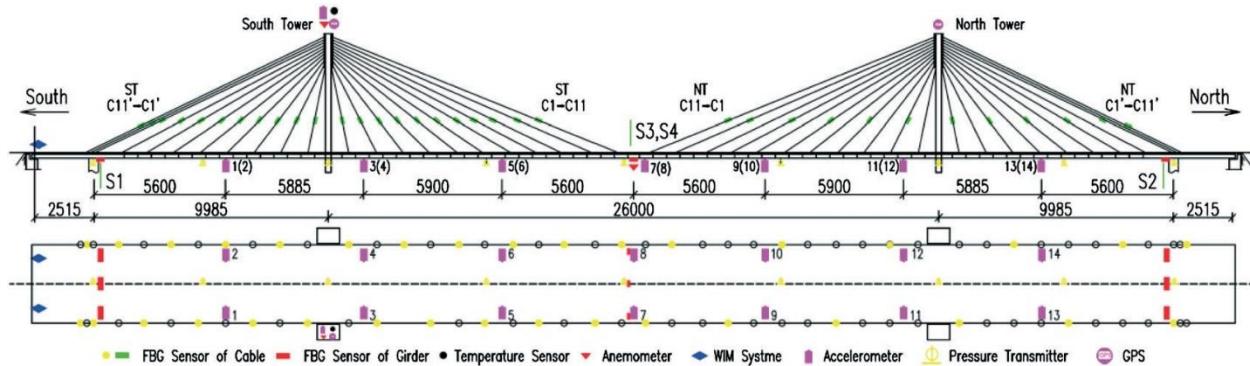
۳ Classification

۴ Regression

۵ Support vectors



شکل ۳. نمایی از پل یونگ [۲۳]
Fig. 3. View of Yonghe bridge [23]

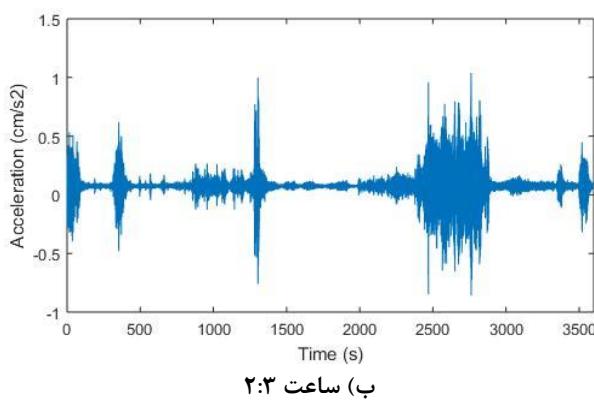


شکل ۴. پیکربندی سنسورها [۲۴]
Fig. 4. Configuration of Sensors [24]

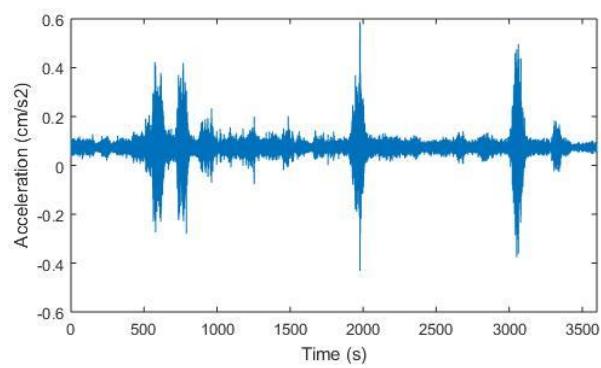
سنسور عرضه پل دارای بیشترین تغییرمکان مودال در مود اول است. شکل ۵ نمونه ای از رکوردهای ثبت شده توسط این سنسور را نشان می دهد.

۶- مقایسه روش های پردازش سیگنال
از آنجا که کاهش تعداد سنسورها می تواند تاثیر منفی بر دقت شناسایی خسارت داشته باشد، نیاز به استفاده از بروزترین روش های پردازش سیگنال جهت استخراج خصیصه های ارتعاش سازه می باشد. اخیراً از میان این روش ها، روش های زمان-فرکانس بیشتر مورد توجه محققین قرار گرفته اند [۱۹]. از میان روش های زمان-فرکانس نیز روش های آنی دارای وضوح فرکانسی بالاتری هستند و بدین ترتیب امکان تفکیک فرکانس های ارتعاش سازه را در حالت سالم و

داده های شتاب ارتعاش سازه که توسط سنسورها ثبت می شود در هر ساعت ذخیره شده است. لذا در کل طول شباه روز ۲۴ داده یک ساعته موجود است. نرخ نمونه برداری سنسورها ۱۰۰ هرتز است. برای استفاده در آنالیزهای بعدی داده موجود، داده زانویه ۲۰۰۸ به عنوان حالت سالم (پس از به سازی پل) و داده ۳۱ جولای ۲۰۰۸ به عنوان حالت آسیب دیده پل (کمی قبل از به سازی) در نظر گرفته شده است. بر این اساس حالت سالم و آسیب دیده پل از قبل مشخص بوده و می توان از این داده ها جهت مقایسه رفتار پل در این دو حالت استفاده کرد. از طرفی در این تحقیق هدف کاهش قیمت پایش سلامت سازه است. لذا به جای استفاده از هر ۱۴ سنسور موجود بر روی عرضه تنها یک سنسور مورد استفاده قرار گرفته است (سنسور شماره ۷). انتخاب این سنسور بر این مبنای است که در محل این



ب) ساعت ۲:۳



الف) ساعت ۱:۲

شکل ۵. شتاب پاسخ سازه در حالت سالم

Fig. 5. Acceleration response of the structure in healthy state (a)1:2 h (b) 2:3 h

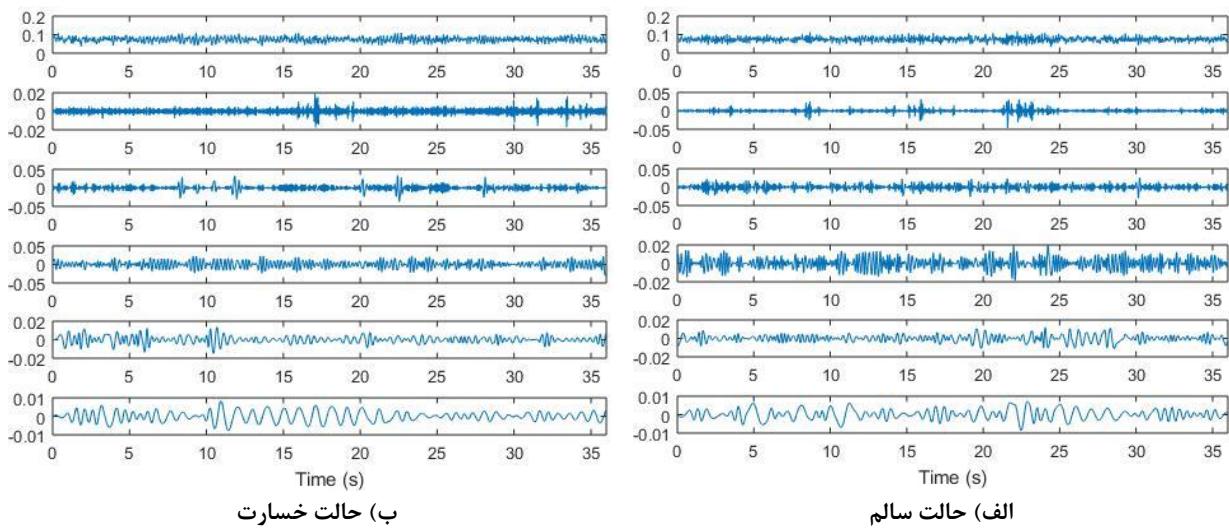
EMD را برطرف کرده اند. روش EMDOS پروسه الک کردن را با ارائه یک روش بهینه سازی برای تجزیه مودها بهبود بخشیده و روش EWT از مزایای هر دو روش تبدیل موجک و EMD بهره می برد. سیگنال ها در بازه های یک ساعته ثبت شده اند. از آنجا که تحلیل سیگنال های با این طول بسیار زمان بر است، ابتدا سیگنال ها به قطعی تقطیع شده اند و سپس پردازش بر روی قطعات صورت گرفته است. در ادامه قطعات سیگنال ابتدا به روش های مذکور تجزیه شده و سپس با استفاده از تبدیل هیلبرت، فرکانس ها استخراج شده اند.

۶-۱- روش EMD

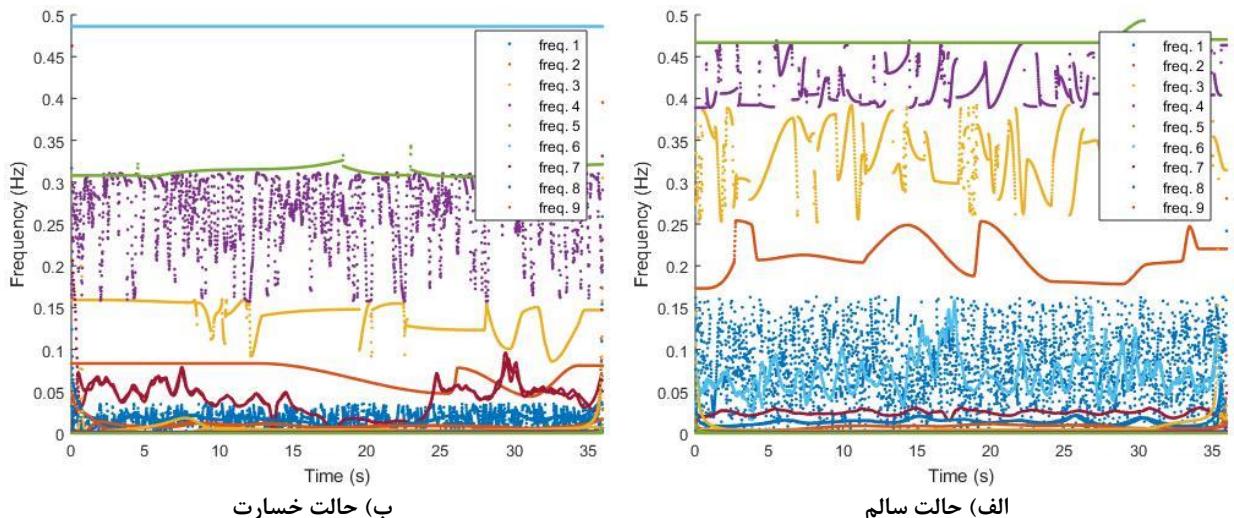
شکل ۶ مودهای تجزیه شده به روش EMD (۶ مود اول) را برای دو حالت سالم و آسیب نشان می دهد. همان طور که از شکل ۶ پیداست، به ترتیب از دامنه ارتعاش مودها کاسته می شود. شکل ۷ فرکانس های استخراج شده را نشان می دهد. مطابق شکل جایه جایی فرکانس ها مشهود است. در حالت سالم فرکانس مودهای ۱ الی ۹ در بازه $0 \text{ } \text{Hz} \text{ } \text{to} \text{ } 5 \text{ } \text{Hz}$ هرتز پراکنده اند. ولی در حالت خسارت این فرکانس ها به یکدیگر نزدیک تر شده و تا حدود $33 \text{ } \text{Hz}$ هرتز ادامه پیدا کرده اند. با این حال فرکانس ها در طول زمان نوسانات زیادی از خود نشان می دهند که تفسیر نتایج را مشکل می کند. این تغییرات مربوط به تغییرات ارتعاش سازه در طول زمان و همین طور خطای خود روش پردازش سیگنال است. بیشترین نوسان در حالت سالم در مود چهارم و در حالت خسارت در مود هشتم رخ داده است. در مود پنجم یک فرکانس پایدار قابل مشاهده است. این مود در حالت سالم

آسیب با دقت بیشتری فراهم می کنند. لذا در این بخش کارایی چهار روش زمان-فرکانس آنی نوین با یکدیگر مقایسه شده و در نهایت یک روش به عنوان بهترین روش انتخاب خواهد شد. از بین این روش ها، روش EMD از همه قدیمی تر بوده و توانایی آن به عنوان یک روش شناخته شده در تجزیه سیگنال های غیرایستا و غیرخطی در مقالات متعدد به اثبات رسیده است. روش EMDOS برای ارتقا پروسه الک کردن در روش EMD ابداع شده است، بطوری که این روش از یک روش بهینه یابی برای الک کردن استفاده می کند. روش TVF-EMD از یک فیلتر زمان-متغیر برای رفع مشکل تداخل مودها در روش EMD استفاده می کند و ادعا شده است که این روش دارای پایداری بیشتر بوده و کمتر به نویز حساس است. روش EWT نیز از تعریف هر دو روش EMD و WT سود می برد تا یک بانک فیلتر بر اساس تبدیل موجک برای تجزیه سیگنال ایجاد کند. بطور خلاصه، هر سه روش فوق از الگوریتم هایی استفاده می کنند که قابلیت تجزیه سیگنال را در روش EMD بهبود بخشدند.

اولین روش، روش EMD است که یک روش زمان-فرکانس آنی است. از آنجا که سیگنال های واقعی ارتعاش سازه غیرخطی و غیرایستا بوده و شامل تعداد زیادی مود ارتعاش می باشد، این روش می تواند یک روش موثر جهت تجزیه این سیگنال ها به مودهای منفرد ارتعاش باشد. روش EMD یک روش شناخته شده می باشد که در بسیاری از مسائل مهندسی کاربرد یافته است و نسبت به سایر روش ها دارای قدمت بیشتری است. دو روش EWT و EMDOS به تازگی معرفی شده اند و هر یک مدعی شده اند که تعدادی از ضعف های روش



شکل ۶. مودهای استخراج شده به روش EMD
Fig. 6. IMFs extracted by EMD (a) healthy state (b) damaged state



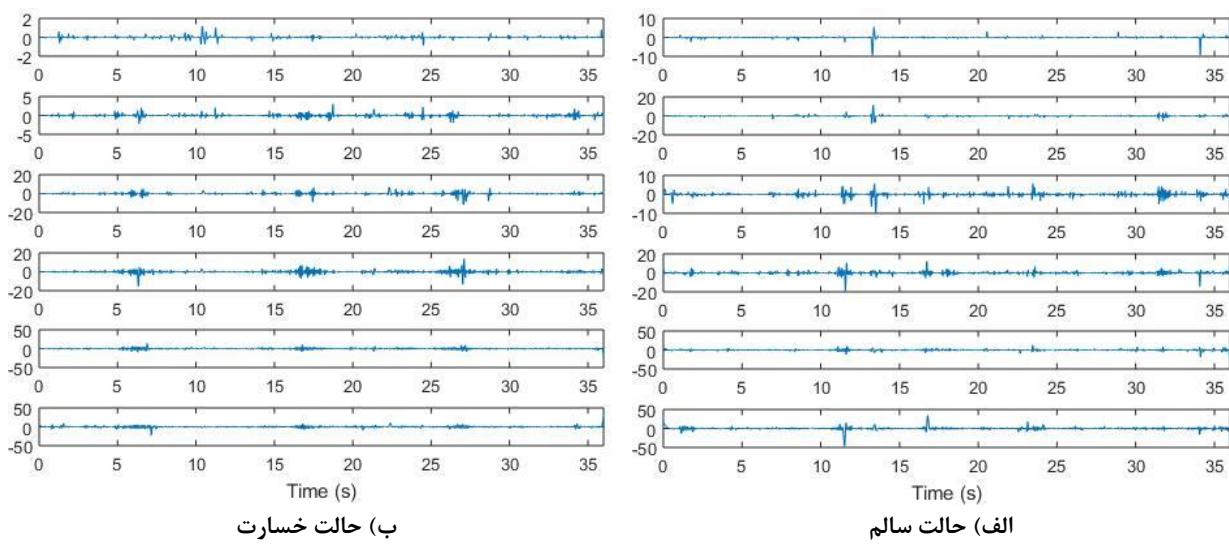
شکل ۷. فرکانس های استخراج شده به روش EMD
Fig. 7. Frequencies extracted by EMD (a) healthy state (b) damaged state

بدین معنا که در برخی زمان ها دامنه نوسانات بسیار پایین است ولی در فاصله اندکی پس از آن به ناگهان دامنه نوسان افزایش می یابد (پالس هایی در در طول سیگنال رخ داده است. این پالس ها ناشی از ارتعاش سازه نبوده و به علت ضعف روش در تجزیه سیگنال رخ داده است.

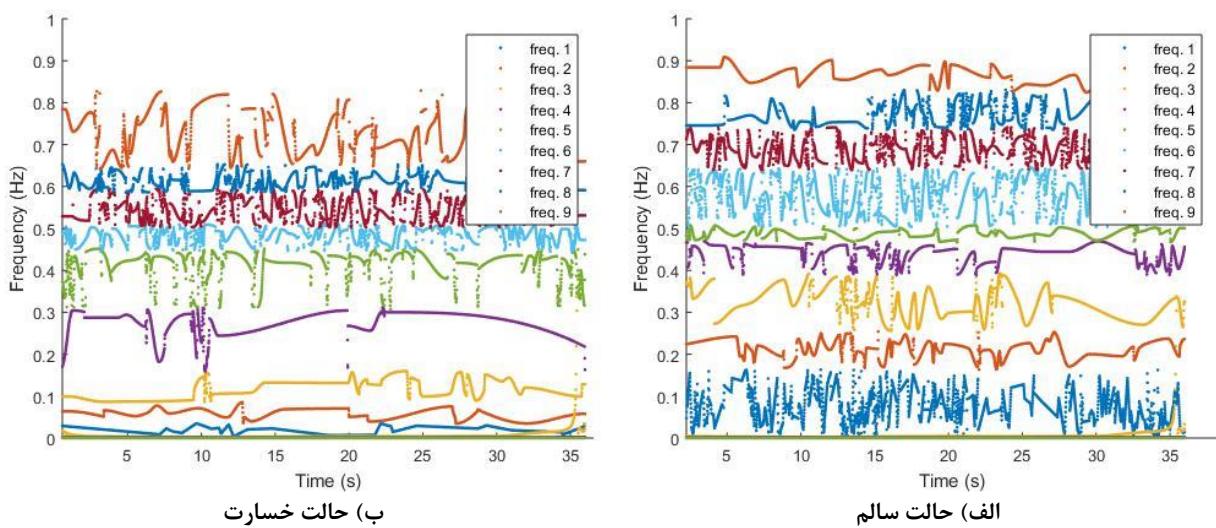
برای نتیجه گیری بهتر در این زمینه نمودار فرکانس ها نیز در طول زمان در شکل ۹ رسم شده اند. هر رنگ در شکل نشان دهنده نمودار زمان-فرکانس یکی از IMFها می باشد. مطابق شکل

دارای فرکانس تقریبی ۰/۴۶ و در حالت خسارت دارای فرکانس ۰/۳۲ هرتز است.

EMDOS روش
شکل ۸ نمودار تجزیه سیگنال شتاب ثابت شده را به روش EMDOS نشان می دهد. بطور کلی در این روش، ۹ مود شناسایی شده است (در شکل، ۶ مود اول نشان داده شده است). برخلاف انتظار، مودهای استخراج شده دارای مقیاس یکنواختی نمی باشند؛



شکل ۸. مودهای استخراج شده به روش EMDOS
Fig. 8. IMFs extracted by EMDOS (a) healthy state (b) damaged state

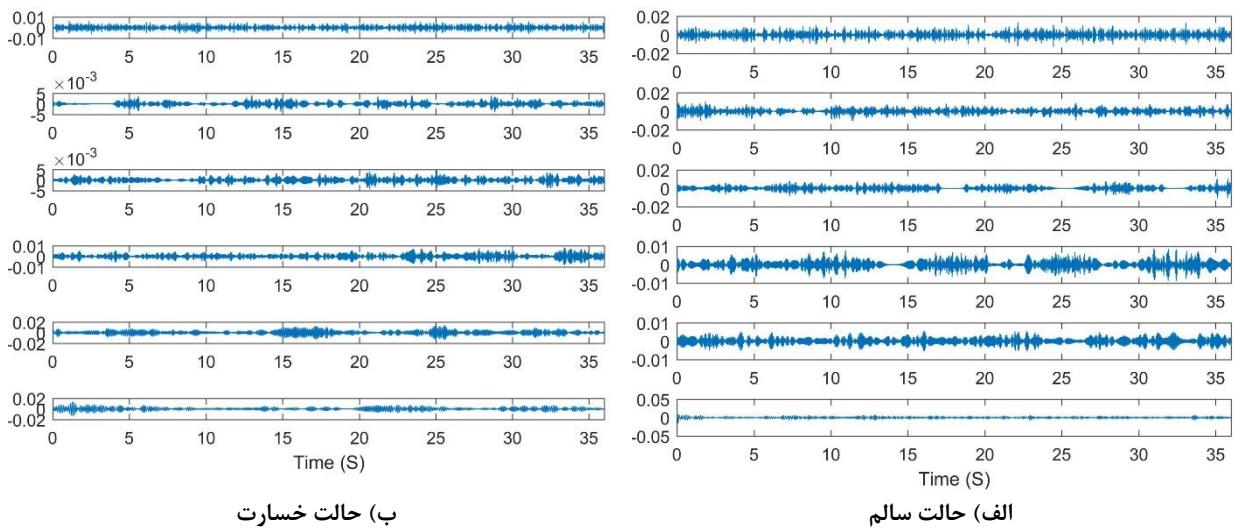


شکل ۹. فرکانس های استخراج شده به روش EMDOS
Fig. 9. Frequencies extracted by EMDOS (a) healthy state (b) damaged state

۳-۶- روش TVF-EMD

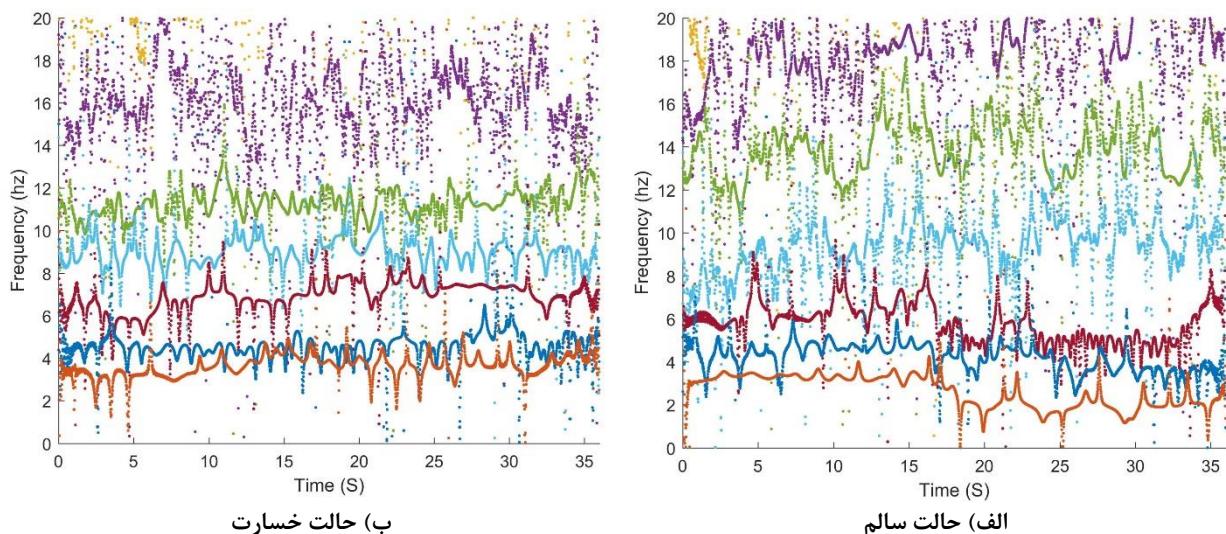
در این روش، ۱۳ مود شناسایی شده اند که ۶ مود اول در شکل ۱۰ نشان داده شده اند. در کلیه مودها ارتعاش در طول زمان یکنواخت نیست و نوسان های بلند در کل طول سیگنال قابل مشاهده است. بر این اساس IMFها بیشتر حالت نویز مانند دارند تا سیگنال های ارتعاش سازه. عدم یکنواختی سیگنال ها در مودهای ۲ الی ۵

فرکانس های ۹ مود اول در بازه ۰ الی ۱ هرتز گسترش یافته اند. برخلاف روش EMD فرکانس های این روش دارای پراکندگی کمتری هستند. با این حال نوسان های فرکانس ها هنوز قابل ملاحظه است. در حالت آسیب جایه جایی فرکانس ها نسبت به حالت سالم قابل مشاهده است. این جایه جایی در چهار فرکانس اول و در محدوده ۰ الی ۴/۰ هرتز بیشتر مشهود است.



شکل ۱۰. مودهای استخراج شده به روش TVF-EMD

Fig. 10. IMFs extracted by TVF-EMD (a) healthy state (b) damaged state



شکل ۱۱. فرکانس های استخراج شده به روش TVF-EMD

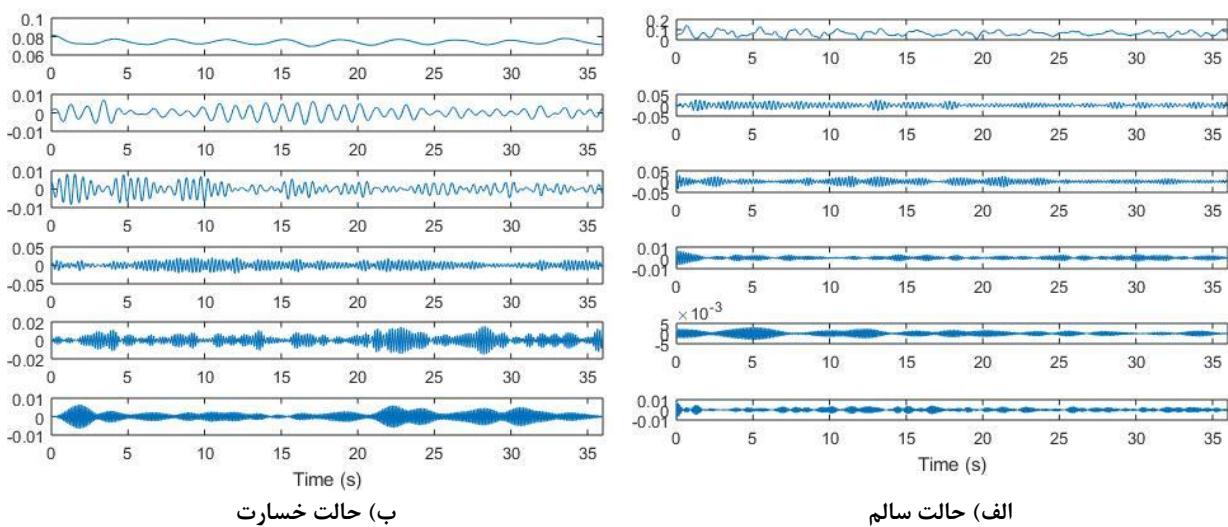
Fig. 11. Frequencies extracted by TVF-EMD (a) healthy state (b) damaged state

به طوری که یک فرکانس مشخص در دو و یا چند IMF مشاهد می شود. بر این اساس می توان گفت که این روش ضعیف ترین روش تجزیه سیگنال برای سازه مورد نظر از بین روش های مذکور است.

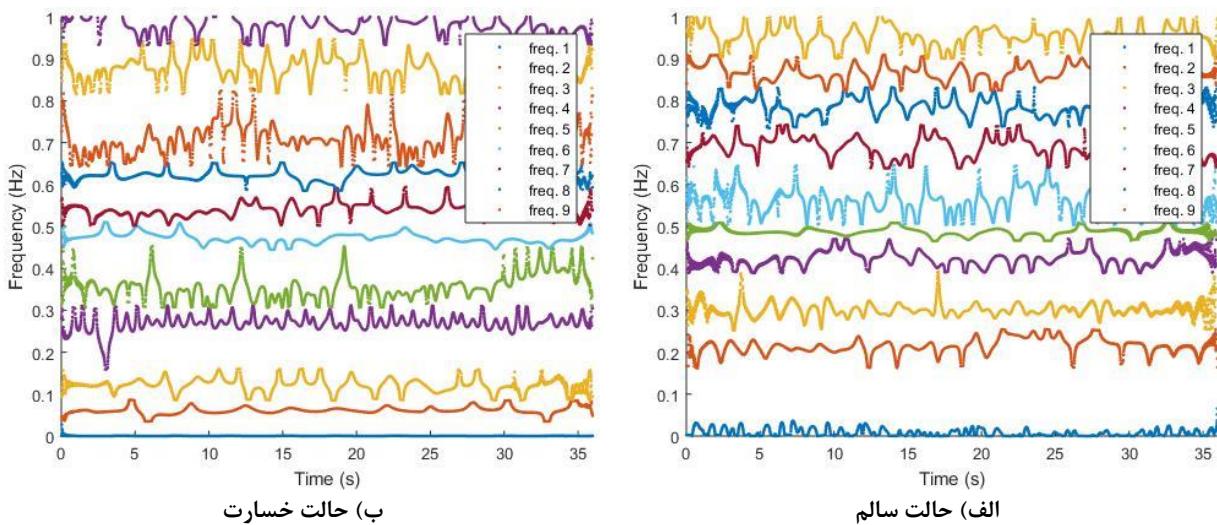
۶-۴- روش EWT

در این روش برخلاف روش های قبل، ۳۱ مود شناسایی شده اند که ۶ مود اول در شکل ۱۲ نشان داده شده اند. علت تعدد مودها آن است که این روش مانند یک بانک فیلتر عمل می کند و هر کجا که

بیشتر مشهود است. شکل IMFها نیز از IMF اول به ششم ساده تر نمی شود. بدین ترتیب بدون رسم نمودار فرکانس سازه نیز می توان گفت که این روش دارای دقت پایینی در تجزیه سیگنال است. شکل ۱۱ فرکانس های استخراج شده را نشان می دهد. همان طور که از شکل پیدا است نوسان های شدیدی در فرکانس ها مشاهده می شود و در طول سیگنال نیز فرکانس ها به شدت تغییر می کنند. بازه فرکانس ها نیز بسیار گسترده است، بطوری که مود ششم تا ۲۰ هرتز پراکنده شده است. به علاوه فرکانس ها با یکدیگر تداخل دارند



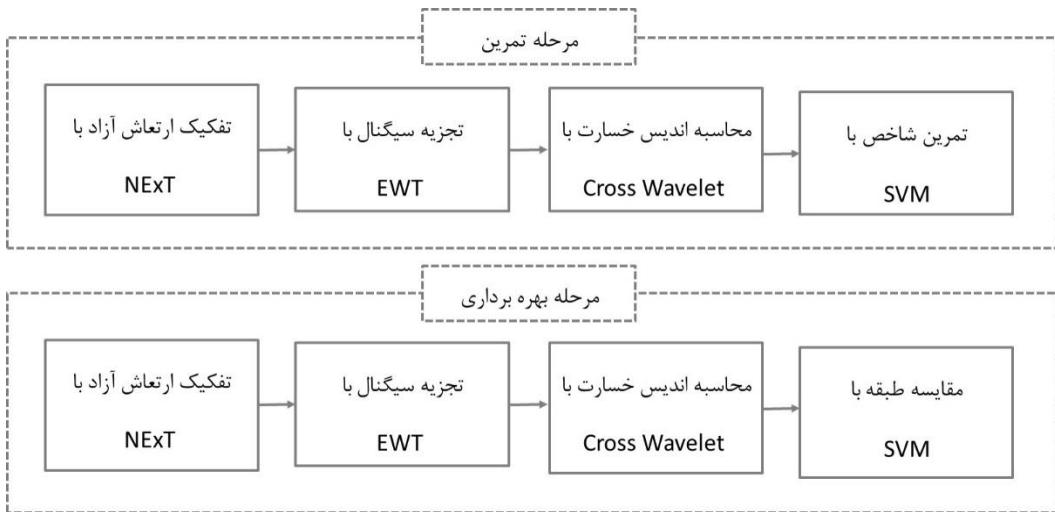
شکل ۱۲. مودهای استخراج شده به روش EWT
Fig. 12. IMFs extracted by EWT (a) healthy state (b) damaged state



شکل ۱۳. فرکانس های استخراج شده به روش EWT
Fig. 13. Frequencies extracted by EWT (a) healthy state (b) damaged state

کاسته شده و به تبع آن نوسان ها نیز کاهش یابد. البته این کار باعث پایین آمدن وضوح فرکانسی این روش نیز می شود. در این روش جایه جایی فرکانس ها ناشی از خسارت سازه در تمامی مودها بطور تقریباً یکنواخت قابل مشاهده است (بر خلاف روش EMD که در مودهای پایین اختلاف بیشتری از خود نشان می دهد). پس بطور کلی می توان گفت که روش EWT نسبت به دو روش قبل قابلیت اعتماد بیشتری در استخراج فرکانس ها از خود نشان می دهد. لذا در مراحل بعد از این روش به عنوان روش پردازش سیگنال استفاده شده

در طیف فوریه تمرکز فرکانس ها وجود داشته باشد، فرکانس ها را استخراج می کند. شایان ذکر است که مودهای استخراجی دارای ارتعاش یکنواختی بوده و شکل ارتعاش نیز نسبت به دو روش قبل ساده تر است (بیشتر به نوسانات هارمونیک نزدیک است). شکل ۱۳ فرکانس های استخراج شده را نشان می دهد. همان طور که از شکل ۱۳ پیدا است، این روش دارای نوسان های فرکانس پایین تری نسبت به روش های قبل است. علت نیز استفاده از توابع از پیش تعریف شده شکل است که باعث می شود از خصوصیات آنی روش



شکل ۱۴. روند کلی شناسایی خسارت
Fig. 14. Schematic of damage detection method

معرفی شده است. شکل ۱۴ روند کلی روش پیشنهادی شناسایی خسارت را نشان می دهد. در ادامه جزئیات این روش توضیح داده شده است.

۱- از آنجا که سازه مورد استفاده یک سازه پیچیده با درجات آزادی زیاد است، جدا کردن فرکانس ها مستقیماً از ارتعاش سازه تحت بارهای محیطی کاری دشوار است. از این رو ابتدا با استفاده از روش NEXt، بخش ارتعاش آزاد سازه از کل ارتعاش جدا می شود. هدف از جدا کردن بخش ارتعاش آزاد سازه، ساده کردن سیگنال است. بدین ترتیب امکان تفکیک فرکانس ها با دقت بیشتری میسر خواهد شد. ضمناً بدین ترتیب مقداری زیادی از نوشه موجود در سیگنال ها حذف خواهد شد. شکل ۱۵ ب عنوان نمونه سیگنال جدا شده از سیگنال اصلی را برای حالت سالم برای قطعه ۱۵ ثانیه اول ارتعاش نشان می دهد. همان طور که از شکل پیدا است، سیگنال جدا شده دارای ارتعاش ساده تری است. لذا تجزیه فرکانس های آن با سهولت بیشتری امکان پذیر است.

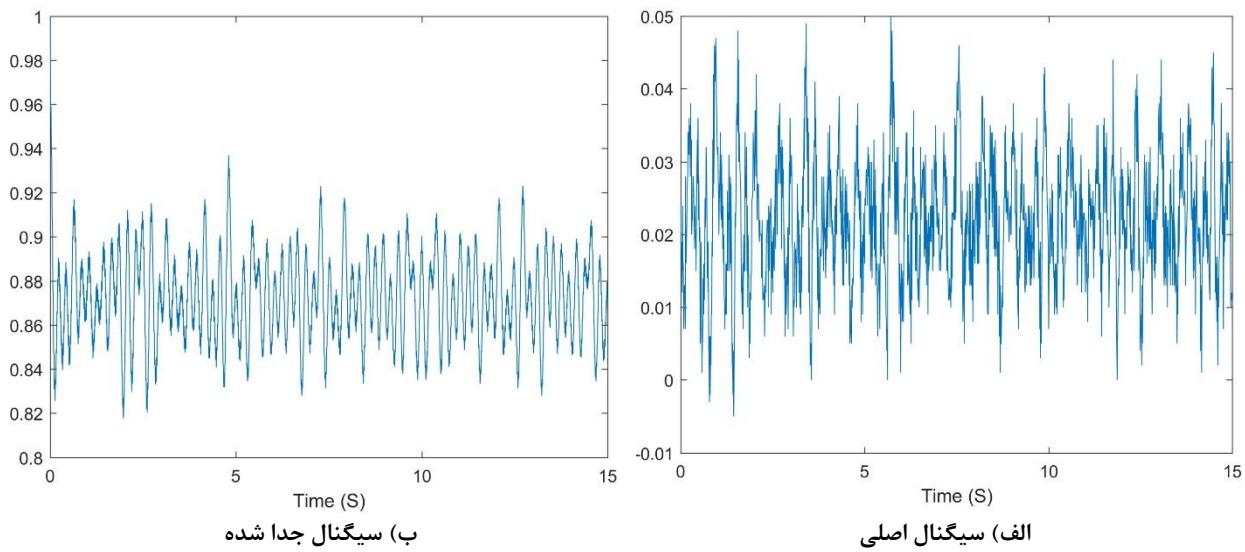
۲- سپس مودهای ارتعاش با استفاده از آنالیز EWT استخراج می شوند. شایان ذکر است که در اینجا هدف از تجزیه کردن سیگنال، جدا کردن مودهای ارتعاش سازه است. بدین ترتیب همانند بند قبل استخراج فرکانس ها با دقت بیشتری همراه خواهد بود و این فرکانس ها داره پهنای باند کمتری خواهند بود. شکل ۱۶ یک نمونه از تجزیه سیگنال جدا شده را نشان می دهد. همان طور که از شکل پیدا است، به خوبی مودهای ارتعاش از یکدیگر جدا شده اند. در مورد

است. علت این که روش EWT نسبت به سایر روش ها عملکرد بهتری دارد آن است که این روش از مزایای هر دو روش WT و EMD سود می برد. با استفاده از توابع موجک، این روش خاصیت آنی کمتری نسبت به سایرین دارد. ضمناً محدوده های تراکم فرکانسی در این روش توسط FFT استخراج می شوند که یک روش با ثبات است. لذا نوسان های فرکانس های بدست آمده از این روش کمتر است.

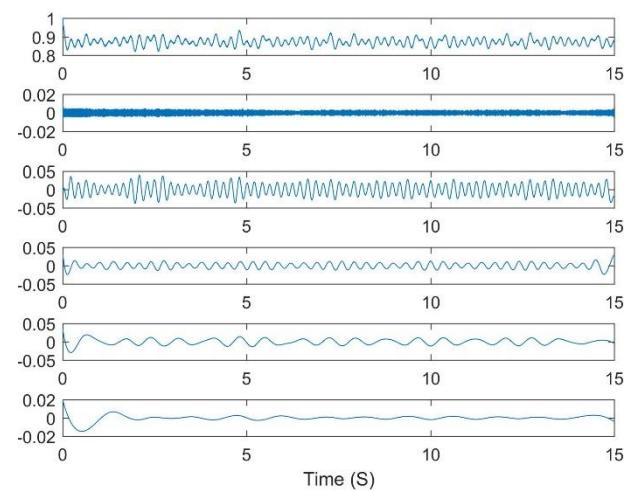
در این بخش برای بالا بردن وضوح فرکانسی در پردازش سیگنال ها از روش های زمان-فرکانس آنی استفاده شد. با این حال اگرچه مودهای استخراج شده با این روش ها جهت شناسایی خسارت دارای وضوح بیشتری نسبت به سایر روش های زمان-فرکانس هستند، ولی کمакان فرکانس متناظر این مودها دارای نوسان بالایی است که کار شناسایی خسارت را مشکل می کند. این مشکل به علت خاصیت آنی خود این روش ها رخ می دهد. از طرف دیگر استخراج فرکانس ها با تبدیل هیلبرت نیز بر نوسات مذکور می افزاید. بر عکس روش تبدیل موجک، دارای وضوح فرکانس پایین تری است ولی فرکانس های مستخرج از آن پایدارتر هستند. لذا در ادامه مودهای استخراج شده به جای تبدیل هیلبرت با تبدیل موجک پردازش می شوند تا نوسان های فرکانس ها کاهش یابد.

۷- روش شناسایی خسارت

در بخش قبل یک روش پردازش سیگنال کارآمد برای استخراج مودهای ارتعاش انتخاب شد. در ادامه یک روش شناسایی خسارت



شکل ۱۵. تفکیک ارتعاش سازه به روش NExT
Fig. 15. Separation of structure's vibration by NExT method



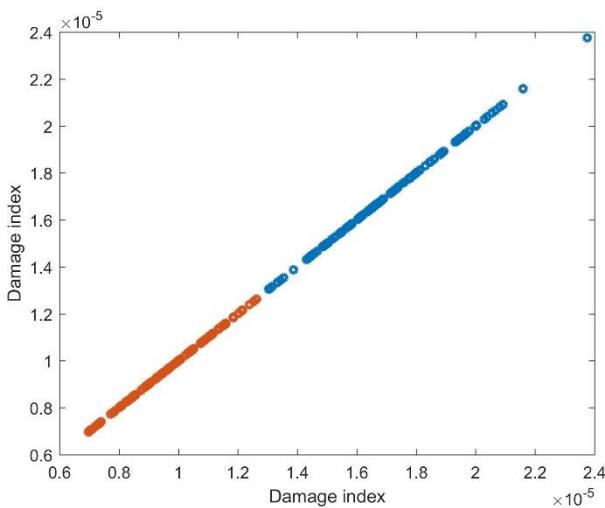
شکل ۱۶. تجزیه سیگنال به روش EWT
Fig. 16. Decomposition of signal by EWT

می باشند. مقادیر شاخص خسارت در حالت سالم بین 6.97×10^{-6} و 1.26×10^{-5} و مقادیر شاخص خسارت در حالت آسیب بین 1.30×10^{-5} و 2.37×10^{-5} بدست آمدند. به طور کلی مقادیر شاخص خسارت در حالت آسیب بیشتر از حالت سالم است که نشان دهنده تفاوت ضرایب موجک سیگنال ارتعاش سازه در این حالت است.

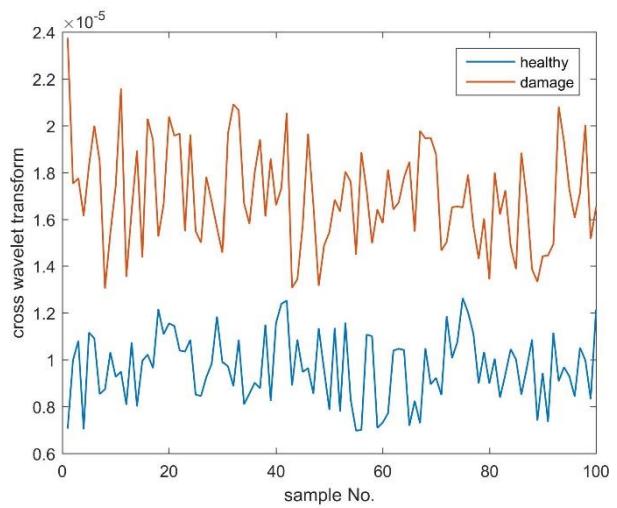
۴- اگرچه از مرحله قبل با محاسبه شاخص های خسارت می توان به خوبی حالت سالم را از آسیب تشخیص داد، ولی مقادیر شاخص های خسارت دارای نوسان است. ضمناً نیاز به یک روش می باشد تا این تفکیک حالت ها به صورت خودکار انجام شود. برای نیل به این هدف

دوم نیز ارتعاش نویز مانند، از سیگنال اصلی جدا شده است.

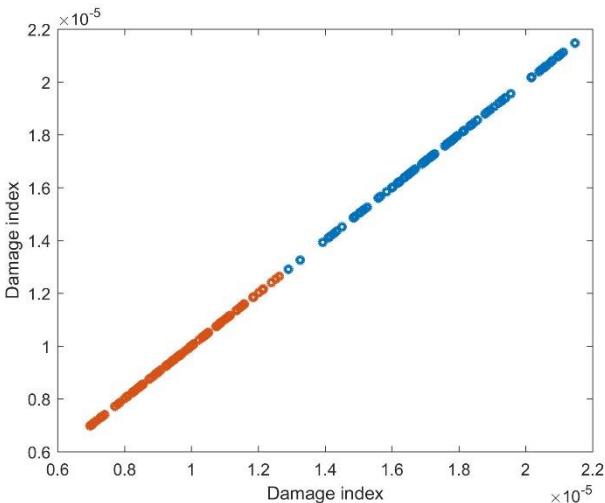
۳- در این مرحله یک شاخص خسارت بر اساس ضریب تبدیل موجک متقطع به کار گرفته می شود. این ضریب از مقایسه حالت مبنا و حالت مورد نظر محاسبه می شود. برای محاسبه اندیس خسارت، اولین مود استخراج شده، توسط تبدیل موجک متقطع آنالیز شده و میانگین ضرایب محاسبه می شوند. شکل ۱۷ مقادیر اندیس خسارت را برای ۱۰۰ نمونه نشان می دهد. همان طور که از شکل پیدا است، تفاوت حالت سالم و آسیب مشهود است. با این حال مقادیر شاخص خسارت در طول زمان دارای نوسان های بالایی



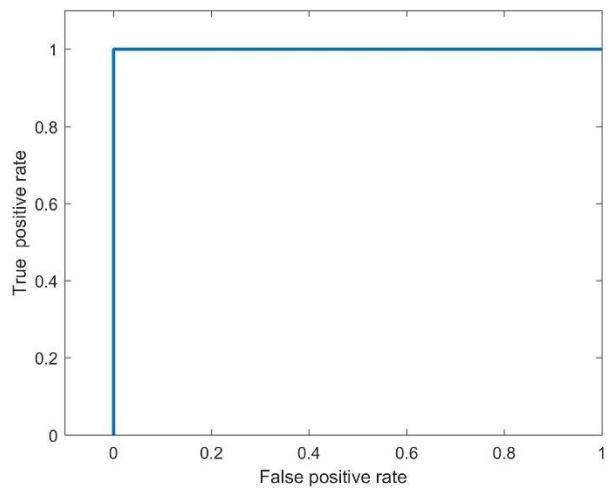
شکل ۱۸. تمرین داده ها به روش SVM
Fig. 18. training of the data by SVM



شکل ۱۷: مقادیر شاخص خسارت برای ۱۰۰ نمونه
Fig. 17. Damage indices for 100 samples



شکل ۲۰. صحت سنجی داده های تمرین داده شده
Fig. 20. Validation of the trained data



شکل ۱۹. نمودار ROC داده های تمرینی
Fig. 19. ROC curve of the trained data

منحنی برابر $0/93$ ، نرخ اشتباه مثبت^۲ برابر $0/00$ و نرخ صحیح مثبت^۳ برابر $1/00$ بدست آمده است. در شکل ۱۹ نتیجه طبقه بندی داده ها نشان داده شده است. مطابق شکل ۱۹ کلیه داده ها به درستی طبقه بندی شده اند.

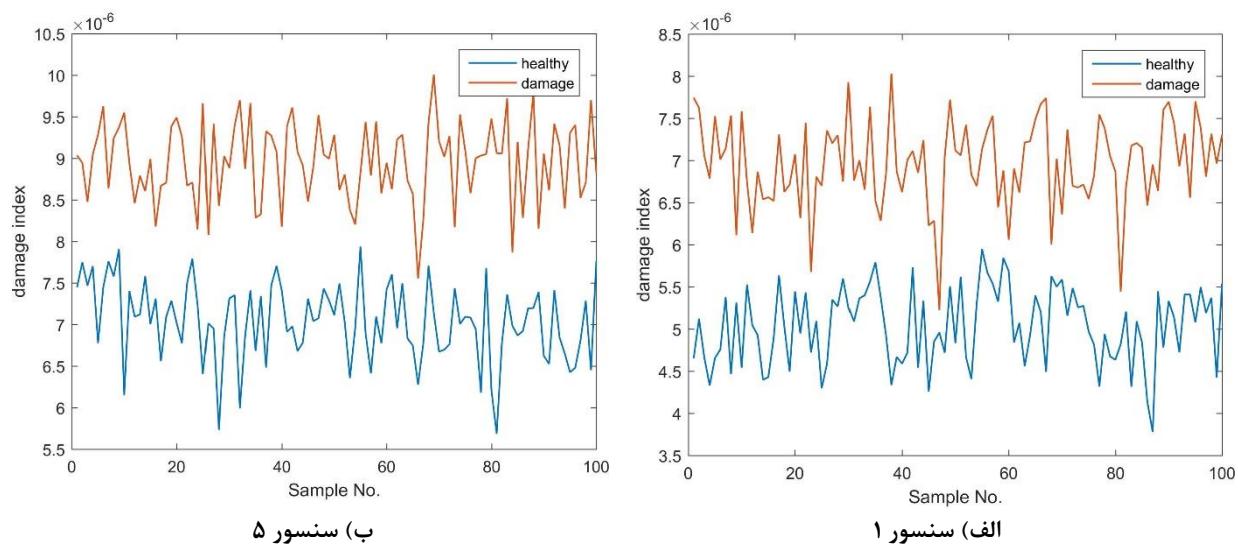
برای صحت سنجی کارایی SVM تمرین داده شده برای سایر داده ها، از 100 قطعه بعدی استفاده شده است. هدف آن است که بررسی شود که آیا SVM تمرین داده شده برای سایر داده ها نیز نتایج دقیق ارائه می دهد یا خیر. شکل ۲۰ نتایج طبقه بندی داده ها

از روش SVM جهت طبقه بندی داده های سالم و آسیب استفاده شده است. از آنجا که این روش یک روش یادگیری با نظارت است، در ابتدا نیاز به تمرین داده ها می باشد. برای این کار از 100 قطعه اول استفاده شده است. داده های حالت سالم به عنوان طبقه مثبت و حالت خسارت به عنوان طبقه منفی در نظر گرفته شده است. شکل ۱۸ نمودار ROC طبقه بندی را نشان می دهد. در نمودار ROC هرچه منحنی بیشتر به سمت بالا و سمت چپ صفحه متمایل شده باشد، طبقه بندی با دقت بهتری انجام شده است. در اینجا سطح زیر

² False Positive Rate (FPR)

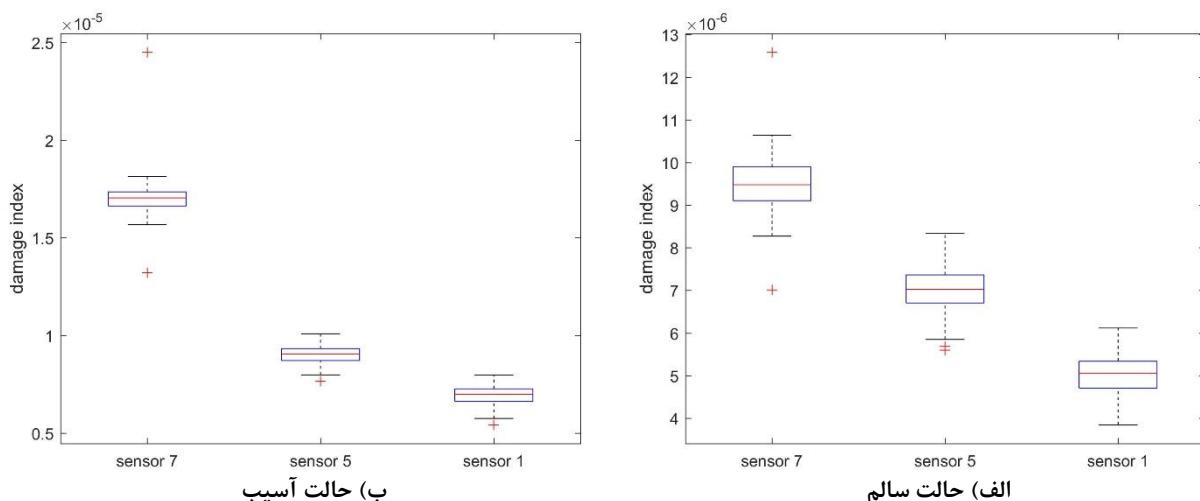
³ True Positive Rate (TPR)

¹ Receiver Operating Characteristic (ROC)



شکل ۲۱. مقادیر شاخص خسارت برای سنسورهای ۱ و ۵

Fig. 21. Damage indices for sensors 1 and 5 (a) sensor 1 (b) sensor 5



شکل ۲۲. نمودار جعبه‌ای مقادیر شاخص خسارت

Fig. 22. Box plots of damage indices (a) healthy (b) damaged state

موجود در شاخص های خسارت (که ناشی از تغییرات شرایط محیطی است) با استفاده از طبقه بندی حالت های سالم و آسیب از هم تفکیک می شود.

از آنجا که در این تحقیق تنها از یک سنسور برای شناسایی خسارت استفاده شده است، انتخاب بهترین محل برای نصب سنسور نیز حائز اهمیت است. بهترین مکان برای نصب سنسور بدون انجام پردازش بر روی سیگنال ها نقاطی است که بیشترین دامنه ارتعاش را داشته باشد. پس از سنسور شماره ۷، سنسورهای مجاور آن و یا سنسورهای دهانه های کناری می توانند جایگزینی برای این سنسور

را برای این ۱۰۰ قطعه نشان می دهد. مطابق شکل، SVM توانسته است به درستی داده ها طبقه بندی کند. بنابراین می توان گفت که این روش با دقت ۱۰۰ درصد توانسته است حالت های سالم و آسیب را از یکدیگر تفکیک کند.

در نهایت لازم به ذکر است که در روش پیشنهادی با استفاده از تجزیه سیگنال به روش پردازش سیگنال، مقداری از نویه سیگنال ها خود به خود جدا خواهد شد. اثرات ناشی از شرایط محیطی (مانند تغییرات بارگذاری، تغییرات درجه حرارت، سرعت باد و نویه) نیز با استفاده از روش SVM لحاظ می شود. به طوری که نوسان های

می توان با دقت ۱۰۰ درصد شاخص های خسارت در حالت های سالم و آسیب را با وجود نوسان های نسبتاً زیاد از هم جدا کرد.

مراجع

- [1] H. Sohn, C.R. Farrar, F.M. Hemez, J.J. Czarnecki, A review of structural health review of structural health monitoring literature 1996-2001 (No. LA-UR-02-2095), Los Alamos National Laboratory, (2002).
- [2] J.P. Lynch, K.J. Loh, A summary review of wireless sensors and sensor networks for structural health monitoring, Shock and Vibration Digest, 38(2) (2006) 91-130.
- [3] T.D. Tan, N.T. Anh, G.Q Anh, Low-cost Structural Health Monitoring Scheme Using MEMS-based Accelerometers, Intelligent Systems, Modelling and Simulation (ISMS), 2011 Second International Conference on (pp. 217-220). IEEE, 2011.
- [4] Y.S Lee, B. Phares, T. Wipf, Development of a low-cost, continuous structural health monitoring system for bridges and components, Proceedings of the 2007 Mid-Continent Transportation Research Symposium, 2007.
- [5] S. Jang, B.F. Spencer Jr, Structural health monitoring for bridge structures using smart sensors, Newmark Structural Engineering Laboratory, University of Illinois at Urbana-Champaign, (2015).
- [6] G. Park, T. Rosing, M.D. Todd, C.R. Farrar, W. Hodgkiss, Energy harvesting for structural health monitoring sensor networks, Journal of Infrastructure Systems, 14(1) (2008) 64-79.
- [7] X. Hu, B. Wang, H. Ji, A wireless sensor network-based structural health monitoring system for highway bridges, Computer-Aided Civil and Infrastructure Engineering, 28(3) (2013) 193-209.
- [8] A. Depari, P. Ferrari, A. Flammini, S. Rinaldi, M. Rizzi, E. Sisinni, Development and evaluation of a WSN for real-time structural health monitoring and testing, Procedia Engineering, 87 (2014) 680-683.

باشند. به عنوان نمونه شاخص خسارت برای ۲ سنسور دیگر شامل سنسورهای ۱ و ۵ محاسبه شد (شکل ۲۱). سنسور ۵ نصبت به سنسور ۷ به تکیه گاه ها نزدیک تر است. سنسور ۱ نیز در میانه دهانه کناری پل واقع شده است. نتایج محاسبه ها نشان می دهد که خسارت کماکان توسط این دو سنسور نیز قابل تشخیص است اگرچه در این سنسورها فاصله میانه شاخص ها در حالت های سالم و آسیب نسبت به سنسور شماره ۷ کمتر است.

نمودار جعبه ای مقادیر شاخص خسارت برای سه سنسور فوق در شکل ۲۲ ارائه شده است. مطابق شکل سنسور ۷ دارای بیشترین مقدار شاخص خسارت در هر دو حالت سالم و آسیب است و بیشترین فاصله حالت های سالم و آسیب متعلق به این سنسور است. بر این اساس می توان گفت که این سنسور بهترین سنسور برای پیدا کردن محل آسیب می باشد.

۸- نتیجه گیری

در این پژوهش یک روش جهت شناسایی خسارت با هزینه کم پل ها ارائه شد. برای افزایش دقت استخراج خصیصه های سیگنال، در ابتدا چهار روش پردازش سیگنال نوین مورد بررسی قرار گرفت و بهترین آن ها انتخاب شد. سپس با تعریف یک شاخص خسارت و استفاده از روش فراگیری ماشین، داده ها طبقه بندی شدند تا حالت خسارت شناسایی شود. به طور کلی نتایج را می توان به صورت زیر خلاصه کرد:

۱- از میان روش های پردازش سیگنال مقایسه شده دو روش جدیدتر EWT و EMDOS (EMDOS) دارای مزیت نسبی نسبت به روش EMD هستند. هر دوی این روش ها به طور یکنواخت تری جایه جایی EWT فرکانس ها را در حالت آسیب شناسایی کردند. در ضمن روش EMD با توجه به این که از نقاط قوت هر دو روش تبدیل موجک و سود می برد، پراکندگی کمتری در استخراج فرکانس ها از خود نشان داد.

۲- با اعمال تبدیل موجک متقطع بر سیگنال های تجزیه شده می توان تفاوت ارتعاش سازه را در حالت های سالم و آسیب به خوبی تشخیص داد. لذا این روش یک ابزار کارآمد جهت شناسایی خسارت در سازه است.

۳- نتایج نشان می دهد با استفاده از ماشین بردار پشتیبان

- Series Analysis, Proceeding of the Royal Society London, A: 454, 1998.
- [17] T. Oberlin, S. Meignen, V. Perrier, An alternative formulation for the empirical mode decomposition. IEEE Transactions on Signal Processing, 60(5) (2012) 2236-2246.
- [18] H. Li, Z. Li, W. Mo, A time varying filter approach for empirical mode decomposition, Signal Processing, 138 (2017) 146-158.
- [19] J. Gilles, Empirical wavelet transform, IEEE transactions on signal processing, 61(16) (2013) 3999-4010.
- [20] G.H. James, T.G. Carne, J.P. Lauffer, The natural excitation technique (NExT) for modal parameter extraction from operating structures, Modal Analysis-the International Journal of Analytical and Experimental Modal Analysis, 10(4) (1995) 260.
- [21] A. Prokoph, H. El Bilali, Cross-wavelet analysis: a tool for detection of relationships between paleoclimate proxy records, Mathematical geosciences, 40(5) (2008) 575-586.
- [22] M.A. Hearst, S.T. Dumais, E. Osuna, J. Platt, B. Scholkopf, Support vector machines. IEEE Intelligent Systems and their applications, 13(4) (1998) 18-28.
- [23] S. Li, H. Li, Y. Liu, C. Lan, W. Zhou, J. Ou, SMC structural health monitoring benchmark problem using monitored data from an actual cable-stayed bridge, Structural Control and Health Monitoring, 1;21(2) (2014) 156-72.
- [24] W. Zhou, S. Li, H. Li, Damage detection for SMC benchmark problem: A subspace-based approach, International Journal of Structural Stability and Dynamics, 16(04) (2016) 1640025.
- [9] C.H. Lin, S.Y. Chen, C.C. Yang, C.M. Wu, C.M. Huang, C.T. Kuo, Y.D. Huang, Structural health monitoring of bridges using cost-effective 1-axis accelerometers, Sensors Applications Symposium (SAS), 2014 IEEE (pp. 24-27), IEEE, 2014.
- [10] S.W. Doebling, C.R. Farrar, M.B. Prime, A summary review of vibration-based damage identification methods, Shock and vibration digest, 30(2) (1998) 91-105.
- [11] Q. Cheng-Zhong, L. Xu-Wei, Damage identification for transmission towers based on HHT. Energy Procedia, 17 (2012) 1390-1394.
- [12] C. Bao, H. Hao, Z.X. Li, Multi-stage identification scheme for detecting damage in structures under ambient excitations, Smart Materials and Structures, 22(4) (2013) 045006.
- [13] N. Roveri, A. Carcaterra, Damage detection in structures under traveling loads by Hilbert-Huang transform, Mechanical Systems and Signal Processing, 28 (2012) 128-144.
- [14] J.P. Amezquita-Sanchez, H.S. Park, H. Adeli, A novel methodology for modal parameters identification of large smart structures using MUSIC, empirical wavelet transform, and Hilbert transform, Engineering Structures, 147 (2017) 148-159.
- [15] A. Kunwar, R. Jha, M. Whelan, K. Janoyan, Damage detection in an experimental bridge model using Hilbert-Huang transform of transient vibrations, Structural Control and Health Monitoring, 20(1) (2013) 1-15.
- [16] N.E. Huang, Z. Shen, S.R. Long, M.C. Wu, H.H. Shih, Q. Zheng, N.C. Yen, C.C. Tung, H.H. Liu, The Empirical Mode Decomposition and the Hilbert Spectrum for Nonlinear and Nonstationary Time

چگونه به این مقاله ارجاع دهیم

E. Darvishan, Low-Cost Damage Detection of Cable-Stayed Bridges Using Signal Processing and Machine Learning, Amirkabir J. Civil Eng., 52(1) (2020) 257-274.

DOI: [10.22060/ceej.2018.14648.5711](https://doi.org/10.22060/ceej.2018.14648.5711)

