

اندازه‌گیری سرعت ارتعاش لحظه‌ای بلندگو با کنترل عملکرد درست آن با

استفاده از ارتعاش سنج لیزری مبتنی بر اثر داپلر

فاطمه رضائی*

استادیار

گروه اتمی و مولکولی و نجوم، دانشکده فیزیک،

دانشگاه خواجه نصیرالدین طوسی، تهران، ایران

fatemehrezaei@kntu.ac.ir

فرشید صیدی‌پور

کارشناسی ارشد

گروه اتمی و مولکولی و نجوم، دانشکده فیزیک

دانشگاه خواجه نصیرالدین طوسی، تهران، ایران

fsp1375@gmail.com

چکیده

ارتعاش سنج‌های لیزری مبتنی بر اثر داپلر^۱ (LDV) از دقیق‌ترین ابزارهای اندازه‌گیری هستند که در آنها از مبانی تداخل‌سنگی لیزری و اثر داپلر جهت اندازه‌گیری مشخصات ارتعاشی اجسام استفاده می‌شود. این دستگاه‌ها قادر به اندازه‌گیری سرعت ارتعاش از مرتبه صدم میکرومتر بر ثانیه تا چند ده متر بر ثانیه با بالاترین دقیق‌ترین دقت هستند. چیدمان‌های متعددی از LDV وجود دارد که در هر کدام از آنها از پردازش‌های آنالوگ یا دیجیتال مختلفی جهت استخراج سیگنال می‌توان استفاده نمود. در این پژوهش، در ابتدا سیگنال تداخلی شبیه‌سازی شد و با استفاده از روش شمارش عبور از صفرها سرعت ارتعاش محاسبه شد. سپس، به صورت تجربی از چیدمان LDV هموداین مایکلسون تک فوتودیودی^۲ به کمک پردازش‌های آنالوگ و همچنین دیجیتال مانند شمارش عبور از صفرها و میانگین‌گیری متحرک جهت اندازه‌گیری سرعت ارتعاش یک بلندگو استفاده شد. نتایج نشان داد که با اعمال یک فرکانس ۱۷ هرتز به بلندگو، سرعت ارتعاش آن از مرتبه چند میلی‌متر بر ثانیه محاسبه شده است. همچنین، قبل و بعد از اعمال میانگین متحرک سرعت‌های بلندگو با هم مقایسه شدند و مشخص شد که بعد از حذف نویه سیگنال‌ها به‌طور دقیق‌تری سرعت حرکت جسم مرتعش را نشان می‌دهند.

واژگان کلیدی: ارتعاش سنج لیزری، اثر داپلر، تداخل‌سنگ مایکلسون، تداخل‌سنگی هموداین

برای انتشار امواج آکوستیک و عدم دقت کافی به‌دلیل وجود نویه‌های فراوان و غیره هستند، روش‌های مناسبی برای اندازه‌گیری دقیق نیستند. اما در روش ارتعاش سنج لیزری مبتنی بر اثر داپلر، علاوه‌بر رفع معایب بالا، مزایایی از قبیل کاربرد این روش در هرگونه شرایط آب و هوایی وجود دارد. همچنین، غیرتomasی بودن اندازه‌گیری‌های این چیدمان آزمایشگاهی در این پژوهش فراهم شده است به‌نحوی که

۱. مقدمه

از دیرباز جهت به‌دست آوردن سرعت و ارتعاش جسم متحرک، از روش‌های قدیمی مانند امواج آکوستیک استفاده می‌کردند. بدین‌ترتیب که با بررسی سیگنال‌های دریافتی از هدف متحرک، سرعت و ارتعاش آن را به‌دست می‌آورند. از آنجاکه روش‌های مذکور دارای معایبی نظیر عدم کارکرد مناسب در شرایط آب و هوایی نامساعد، نیاز به محیط مادی

به روزرسانی‌ها و بهینه‌سازی‌های متعدد این دستگاه‌ها سبب رشد روز افزون استفاده از آنها در صنایع مختلف مانند هوافضا [۴]، صوت [۵]، خودرو [۶]، زیست‌شناسی [۷]، کالibrاسیون [۸]، آشکارسازی مین‌های زمینی [۹] و شنود [۱۰] شد. در این مقاله از روش شمارش عبور از صفرها بهمنظور اندازه‌گیری سرعت ارتعاش یک بلندگو بهوسیله چیدمان مایکلsson^۳ هموداین^۴ تک فوتودیوودی استفاده شده است. در ابتدا سیگنال LDV شبیه‌سازی شده و سپس، سرعت لحظه‌ای سیگنال شبیه‌سازی شده محاسبه می‌شود. پس از آن چیدمان تجربی جهت اندازه‌گیری سرعت ارتعاش بلندگو شرح داده می‌شود، سیگنال خام تداخلی خروجی از دستگاه LDV نمایش داده شده و سرعت ارتعاش از این سیگنال استخراج می‌شود. در نهایت جهت کاهش نوفه روش میانگین متحرک روی سیگنال سرعت اعمال می‌شود.

۲. تئوری تحقیق

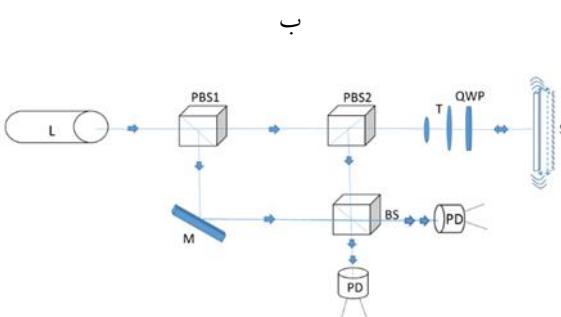
در دستگاه LDV پرتو لیزر با فرکانس f_0 به جسم مرتיעش تابیده می‌شود و از تجزیه و تحلیل پرتوی بازتابی اطلاعات ارتعاشی به دست می‌آید. در این روش، مطابق معادله ۱، تحت اثر داپلر فرکانس جسم مرتیعش به اندازه Δf متناسب با سرعت جسم V نسبت به پرتو فرودی تغییر می‌کند [۱۲].

$$\Delta f = 2Vf_0/V \quad (1)$$

در این معادله V سرعت نور در محیط انتشار است. شایان ذکر است در این روش از آشکارسازهای فوتونی جهت تبدیل شدت نور دریافتی به سیگنال الکتریکی استفاده می‌شود که دارای محدودیت پهنای باند هستند و قادر به آشکارسازی فرکانس‌های بسیار بالای نور نیستند. بنابراین، برای اینکه فقط تغییر فرکانس پرتو بازتابی توسط آشکارساز دریافت شود، از تداخل‌سنج‌های اپتیکی استفاده می‌شود. تداخل‌سنج‌ها از برهم‌نهی دو موج مرجع و بازتابی یک سیگنال زنش تولید می‌کنند که شامل اطلاعات مربوط به

این چیدمان، از هدف مرتیعش در شرایط داغ یا سرد بودن بیش از حد و در وضعیت عدم دسترسی به هدف می‌تواند اندازه‌گیری انجام دهد. با به کار بردن این روش، می‌توان به طور همزمان ارتعاش و سرعت هدف مورد نظر را تنها بهوسیله یک دستگاه و بهره‌گیری از یک پالس لیزر به دست آورد که این امر به منزله کاهش هزینه‌ها نسبت به سایر روش‌های متدائل است. این روش، بهدلیل واگرایی بسیار پایین نور لیزر در مسافت‌های طولانی و با لحاظ نمودن لیزری با طول همدووسی^۳ بالا، می‌تواند ارتعاش و سرعت سازه متحرک را با دقت و سرعت بالا محاسبه نماید. با استفاده از روش‌های سنتی مانند شتاب‌سنج‌ها در بهترین شرایط می‌توان به حساسیت از مرتبه میکرومتر رسید [۱]، این در حالی است که دستگاه‌های LDV قادر به اندازه‌گیری جایه‌گایی از مرتبه نانومتر هستند. به علاوه، بهدلیل عدم آسیب‌رسانی به هدف مورد نظر، می‌تواند در اندازه‌گیری‌های نمونه‌های بیولوژیکی نظیر سرعت و ارتعاش تپش قلب و تنفس نیز به کار رود. لازم به ذکر است که به علت عدم نیاز نور لیزر به محیط مادی جهت انتشار، محدودیت‌های مکانی روش‌های دیگر وجود ندارد و بدین ترتیب ارتعاش‌سنج لیزری مبتنی بر اثر داپلر نسبت به سایر روش‌ها برتری دارد. اثر داپلر نخستین بار توسط کریستین داپلر در سال ۱۸۴۲ مطرح شد. او در این سال نظریه‌اش را در باب تغییر نور رنگی ستارگان دوگانه در حین حرکت نسبی نسبت به مشاهده‌گر عنوان کرد. بیش از یک قرن پس از بیان این نظریه، در سال ۱۹۶۴ اولین بار در دانشگاه کلمبیا سرعت‌سنج‌های لیزری مبتنی بر اثر داپلر برای اندازه‌گیری سرعت شاره‌ها مورد استفاده قرار گرفتند [۲]. سپس، در سال ۱۹۸۲ در سازمان تحقیقات انگلستان اتمی انگلستان از ارتعاش‌سنج‌های لیزری مبتنی بر اثر داپلر جهت اندازه‌گیری ارتعاش استفاده شد [۳]. این دهه را می‌توان یک نقطه عطف برای LDV‌ها و ورود حرفه‌ای آنها به عنوان یک ابزار قدرتمند و رقیب جدی برای سایر دستگاه‌های اندازه‌گیری دانست. از آن زمان تاکنون

L لیزر، P قطبینده، QWP تیغه ربع موج، آشکارساز فوتونی، و T تلسکوپ است. در شکل ۱-الف پرتوی فروودی از لیزر توسط یک باریکه‌شکن به دو پرتوی مرجع و اندازه‌گیری تقسیم می‌شود. اغلب از ترکیب یک باریکه‌شکن قطبینده و دو تیغه‌ی ربع موج در بازوی های مرتع و اندازه‌گیری برای جلوگیری از بازتاب نور به لیزر و افزایش سیگنال اپتیکی در آشکارساز استفاده می‌شود. قرار دادن تیغه‌ها در جلوی آینه و جسم باعث می‌شود قطبش نور تابیده شده به آنها پس از بازتاب و عبور دوباره از تیغه‌ها به اندازه ۹۰ درجه بچرخد و در نتیجه پرتوها بر روی آشکارساز دارای قطبش، عمود بر هم هستند. بنابراین، به منظور ایجاد زنش اپتیکی^۹ از یک قطبینده که دارای محور عبوری با زاویه حدود ۴۵ درجه نسبت به قطبش دو پرتوی تداخلی است، در جلوی آشکارساز استفاده می‌شود. در تداخل سنج ماخ-زندر نیز مطابق شکل ۱-ب پرتو توسط یک باریکه‌شکن قطبینده به دو باریکه تقسیم می‌شود و باریکه‌شکن دوم PBS2 پرتو را به سمت نمونه هدایت می‌کند.



شکل ۱. چیدمان اپتیکی تداخل سنج‌های الف) مایکلسون و ب) ماخ-زندر.

دو آشکارساز استفاده شود می‌توان از تمام توان پرتوی مرجع و اندازه‌گیری حداکثر استفاده را نمود. از آنجایی که سیگنال‌های تداخلی در دو آشکارساز اختلاف فاز ۱۸۰ درجه دارند، می‌توان از تفاضل سیگنال‌های خروجی از دو آشکارساز به منظور حذف مؤلفه‌های DC طبق معادله ۳ استفاده کرد. از مزایای این امر می‌توان در تداخل سنج مایکلسون نیز بهره

تغییرات فرکانس و فاز امواج اولیه است. پرتو مرجع و بازتابی از جسم به ترتیب با میدان‌های E_1 و E_2 نمایش داده می‌شوند:

$$E_1 = E_{01} \cos(2\pi f_1 t + \phi_1) \quad (2)$$

$$E_2 = E_{02} \cos(2\pi f_2 t + \phi_2)$$

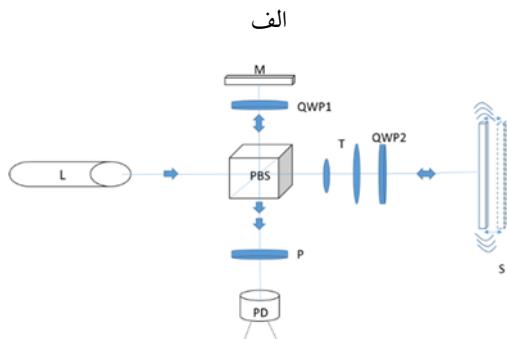
در این معادلات، E_{01} و E_{02} به ترتیب دامنه‌های مربوط به میدان‌های الکتریکی پرتوی مرجع و بازتابی هستند. f_1 فرکانس پرتوی مرجع، f_2 فرکانس پرتوی بازتابی و ϕ_1 و ϕ_2 فاز این دو پرتو روی آشکارساز هستند. جریان خروجی ثبت شده بر روی آشکارساز حاصل از تداخل این دو پرتو به صورت معادله ۳ است:

$$I = |E_1 + E_2|^2 \quad (3)$$

$$= I_1 + I_2$$

$$+ E_{01} E_{02} \cos(2\pi(f_1 - f_2)t + \phi_1 - \phi_2)$$

شکل ۱-الف و شکل ۱-ب به ترتیب شماتیک دو تداخل سنج مایکلسون و ماخ-زندر^{۱۰} را نمایش می‌دهند. در این شکل‌ها، آینه M، BS یک باریکه‌شکن، PBS باریکه‌شکن قطبینده^۷

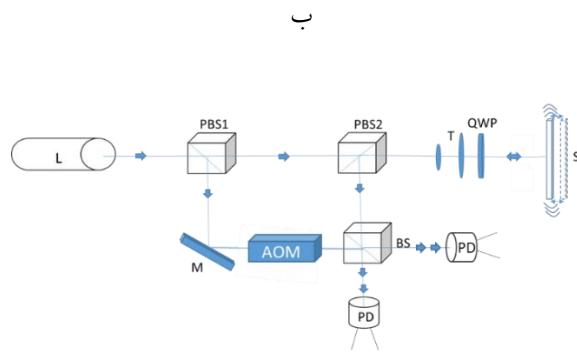


در این چیدمان، قطبش نور بازتابی توسط تیغه ربع موج حدود ۹۰ درجه می‌چرخد و سپس PBS2 نور را به سمت آشکارساز هدایت می‌کند. تا اینجا پرتو مرجع و اندازه‌گیری دارای قطبش یکسان اما با جهت متعامد هستند. بنابراین، از یک باریکه‌شکن غیرقطبینده BS جهت هم راستا کردن پرتوها به سمت آشکارساز استفاده می‌شود. قابل ذکر است که اگر از

نوری ^{۱۰} مانند سلول برآگ ^{۱۱} در یکی از بازوهای تداخلی قرار می‌گیرد، استفاده می‌شود. نمونه‌هایی از این چیدمان‌ها برای دو تداخل سنج مایکلسون و ماخ-زندر در شکل ۲ قابل مشاهده است. اگر از معادله ۳ برای چیدمان‌های هتروداین در شکل ۲ استفاده شود آنگاه روابط فرکانسی به صورت زیر نوشته می‌شود:

$$f_1 = f_0, \quad f_2 = f_0 + f_b \quad (5)$$

که در معادله فوق، f_b مقدار تغییر فرکانسی است که توسط دستگاه تغییر فرکانس به پرتوی مرجع اعمال شده است [۱۲، ۱۳].



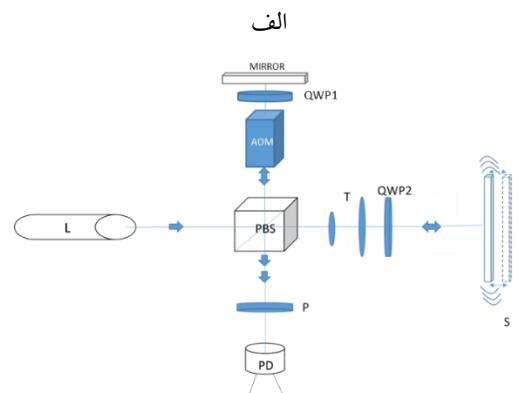
شکل ۲. چیدمان اپتیکی هتروداین تداخل سنج‌های (الف) مایکلسون و (ب) ماخ-زندر

دیجیتال می‌توان به روش تائزانت معکوس ^{۱۴} و روش شمارش فریز اشاره کرد. روش تائزانت معکوس در چیدمان‌های هموداین دوفوتودیویدی و چیدمان‌های هتروداین قابل استفاده است، اما روش شمارش فریز را می‌توان برای چیدمان‌های هموداین تک فوتودیویدی نیز استفاده نمود. در این روش از شمارش عبور از صفر ^{۱۵} سیگنال خام برای چیدمان‌های هموداین تک مانند مبدل‌های فرکانس به ولتاژ، حلقه‌های قفل فاز ^{۱۶} و فریز شمارهای ^{۱۷} استفاده می‌شود و در روش‌های دیجیتال ابتدا سیگنال توسعه یک مبدل آنالوگ به داده‌های دیجیتال تبدیل می‌شود. سپس، این داده‌ها به کامپیوتر یا برد پردازنده منتقل می‌شوند و از الگوریتم‌هایی برای استخراج سرعت استفاده می‌شود. از روش‌های استخراج سرعت

جست. با استفاده از این دو آشکارساز و یک تیغه ربع موج در جلوی یکی از آشکارسازها بهنحوی که باعث یک اختلاف فاز ۹۰ درجه بین سیگنال ورودی به آشکارسازها شود را می‌توان به منظور تعیین جهت ارتعاش استفاده کرد. به چنین چیدمان‌هایی که در شکل ۱ نیز نمایش داده شده است چیدمان هموداین گفته می‌شود. اگر از معادله ۳ برای این چیدمان‌ها استفاده شود، آنگاه معادله زیر به دست می‌آید:

$$f_1 = f_2 = f_0 \quad (6)$$

معمولًاً برای تشخیص جهت حرکت و ارتعاش از چیدمان‌های هتروداین که در آنها یک مدولاتور صوتی-

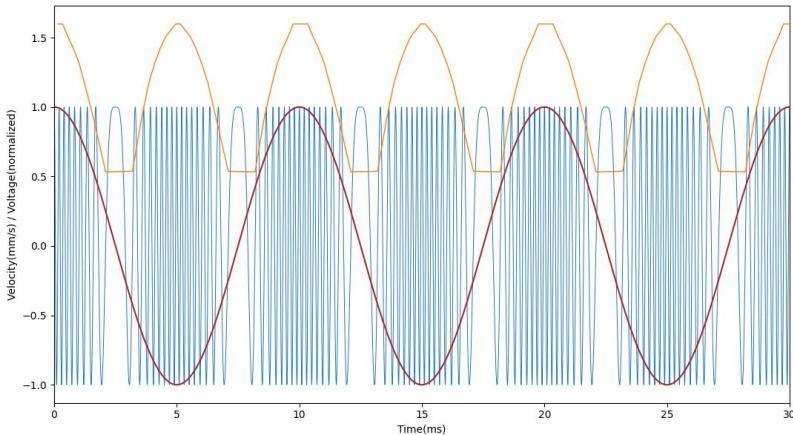


از مشاهده سیگنال خام خروجی بر روی آشکارساز نمی‌توان به سادگی اطلاعات دقیقی درباره سرعت به دست آورد. به طور کلی، روش‌های مختلفی به منظور استخراج سرعت وجود دارد که به دو دسته آنالوگ و دیجیتال تقسیم می‌شوند. در روش‌های آنالوگ از سخت‌افزارهای الکترونیکی مانند مبدل‌های فرکانس به ولتاژ، حلقه‌های قفل فاز ^{۱۸} و فریز شمارهای ^{۱۹} استفاده می‌شود و در روش‌های دیجیتال ابتدا سیگنال توسعه یک مبدل آنالوگ به داده‌های دیجیتال تبدیل می‌شود. سپس، این داده‌ها به کامپیوتر یا برد پردازنده منتقل می‌شوند و از الگوریتم‌هایی برای استخراج سرعت استفاده می‌شود. از روش‌های استخراج سرعت

۳. شبیه سازی

در شکل ۳ یک شبیه سازی از سیگنال خروجی از آشکارساز (با رنگ آبی) نمایش داده شده است. نمودار یا قرمز رنگ

سیگنال تحریک کننده اعمالی (توسط سیگنال ژنراتور) را نمایش می دهد. لازم به ذکر است که در این شبیه سازی، تحریک سینوسی دارای فرکانس ۱۰۰ هرتز و دامنه 4λ است.



شکل ۳: سیگنال شبیه سازی شده خروجی از آشکارساز برای یک تحریک سینوسی با فرکانس ۱۰۰ هرتز و دامنه ارتعاش 4λ

با استفاده از این معادله، سرعت برای کل سیگنال محاسبه می شود و در نهایت سیگنال سرعت به صورت نمودار نارنجی رنگ در شکل ۳ به دست می آید.

۴. چیدمان آزمایش

در این مقاله از چیدمان هموداین مایکلسوون تک فوتودیودی به عنوان LDV برای اندازه گیری سرعت ارتعاش یک بلندگو استفاده شده است. در شکل ۴ چیدمان LDV استفاده شده در این مقاله نشان داده می شود. در این آزمایش از یک لیزر هلیوم-نئون غیر قطبیده با طول موج ۶۳۳ نانومتر استفاده شده است که نور آن توسط یک باریکه شکن قطبنده به دو پرتو مرجع و اندازه گیری تقسیم می شود که پرتو اندازه گیری به سمت جسم تابیده و پس از بازتاب از آن به وسیله باریکه شکن به سمت آشکارساز هدایت می شود و پرتو مرجع که به سمت آینه حرکت کرده توسط آن بازتاب یافته و به سمت آشکارساز هدایت می شود و این دو پرتو در آشکارساز با هم تداخل می کنند.

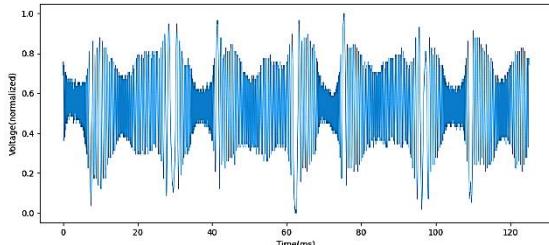
از روش شمارش عبور از صفرها برای محاسبه سرعت لحظه ای استفاده می شود. برای این منظور این مراحل طی می شود: ابتدا عبور از صفرها یا همان محل های تقاطع سیگنال با محور x شناسایی می شوند. اگر فاصله زمانی بین دو عبور از صفر متوالی که معادل با نصف یک طول موج است برابر t در نظر گرفته شود فرکانس لحظه ای به صورت $f = \frac{1}{2t}$ است. با جایگذاری f در معادله ۱ می توان V یا سرعت را در هر لحظه محاسبه نمود. پس از اینکه همه عبور از صفرها شناسایی شد، زمان رخ دادن هر عبور از صفر به ترتیب زمانی در یک آرایه ذخیره می شود:

$$L = [t_k, t_{k+1}, t_{k+2}, \dots], k = 0, 1, 2, \dots \quad (6)$$

در این آرایه t_k ها زمان هایی هستند که عبور از صفر در آن اتفاق افتاده است. با فرض اینکه سرعت حرکت از یک عبور از صفر تا عبور از صفر بعدی ثابت است، سرعت جسم در بازه زمانی بین دو عبور از صفر متوالی از رابطه ۷ به دست می آید:

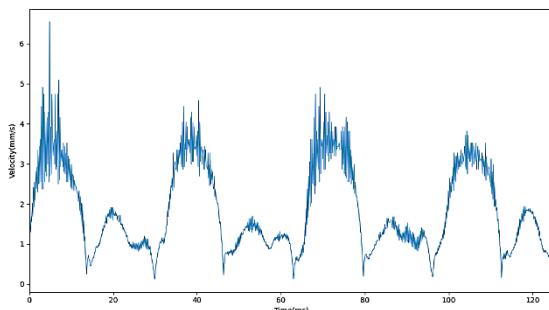
$$V_k = \frac{\lambda}{4(t_{k+1} - t_k)} \quad (7)$$

در شکل ۵ سیگنال دریافتی توسط کامپیوتر نمایش داده می‌شود.



شکل ۵. سیگنال خروجی از آشکارساز برای فرکانس ۱۷ هرتز اعمالی به بلندگو

با اعمال روش شمارش عبور از صفرها به همان ترتیبی که در بخش شبیه‌سازی عنوان شد سرعت ارتعاش لحظه‌ای بلندگو به صورت شکل ۶ به دست می‌آید. با توجه به این شکل می‌توان نویه‌هایی را در سیگنال مشاهده نمود که منشا آنها می‌تواند هر کدام از نویه‌های اسپکل^{۱۸}، شات^{۱۹}، و حرارتی باشد که به ترتیب توسط جسم متحرک، لیزر و قطعات الکترونیکی به سیگنال وارد می‌شوند.



شکل ۶. سرعت ارتعاش بلندگو بر حسب زمان قبل از اعمال میانگین متحرک

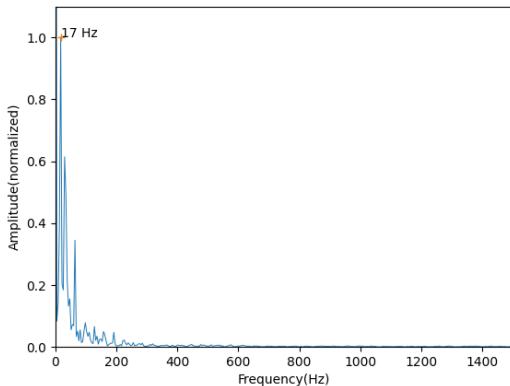
در اینجا با صرف نظر از نوع و منشا نویه، روش میانگین متحرک به سیگنال سرعت اولیه اعمال می‌شود که نتیجه آن را می‌توان در شکل ۷ مشاهده نمود. از مقایسه دو نمودار اخیر می‌توان تأثیر روش میانگین متحرک را در کاهش نویه‌ها به خوبی مشاهده نمود. همان‌طور که در این شکل به خوبی مشخص است از میزان نویه‌ها به شدت کاسته شده و سرعتی از مرتبه چند میلی‌متر بر ثانیه برای جسم متحرک



شکل ۷. چیدمان آزمایشگاهی به منظور اندازه‌گیری سرعت حرکت جسم مروع

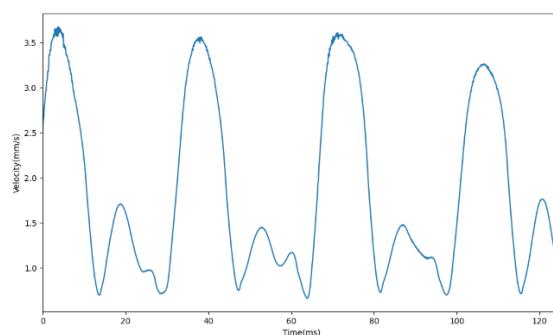
همچنین، در این چیدمان از یک قطبنده قابل چرخش بین لیزر و باریکه‌شکن استفاده شده که علاوه بر اینکه نور غیرقطبیده لیزر را قطبیده می‌کند با چرخش قطبش آن می‌تواند میزان توان پرتو را در دو بازو تنظیم کند. به علاوه، از یک تیغه ربع موج بین باریکه‌شکن و آینه استفاده شده که باعث چرخش نور بازتابی از آینه به اندازه ۹۰ درجه می‌شود و در نتیجه از بازتاب آن به داخل محیط کاواک^{۲۰} و ناپایدار کردن لیزر جلوگیری می‌کند. همچنین، از یک تیغه ربع موج در بازوی اندازه‌گیری نیز استفاده شده که با عملکردی مشابه علاوه بر اینکه باعث جلوگیری از برگشت نور به لیزر می‌شود، سبب رسیدن توان بیشتری از سیگنال بازتابی به آشکارساز می‌شود. از آنجایی که دو پرتو بر روی آشکارساز دارای قطبش تقریباً عمود بر هم هستند از یک قطبنده خطی با زاویه ۴۵ درجه نسبت به دو پرتوی تداخلی استفاده می‌شود. سیگنال خروجی از آشکارساز پس از عبور از یک تقویت‌کننده و حذف‌کننده مؤلفه DC توسط یک کارت داده‌برداری FPGA با فرکانس داده‌برداری ۲MSa/s دریافت و به کامپیوتر منتقل می‌شود. یک پس‌بازتابنده^{۲۱} روی نقطه مورد اندازه‌گیری از بلندگو چسبانده می‌شود که علاوه بر افزایش نسبت سیگنال به نویه منجر به عدم نیاز به عدسی نیز است. در نهایت به منظور تست عملکرد این چیدمان، فرکانس ۱۷ هرتز توسط سیگنال ژنراتور به بلندگو اعمال می‌شود و فرایند اندازه‌گیری ارتعاش صورت می‌پذیرد.

در این نمودار می‌توان مشاهده نمود که اولین قله، همان فرکانس اعمالی به بلندگو یعنی 17 Hz است. سایر قله‌ها در نمودار FFT ناشی از وجود هماهنگ‌های^{۲۰} این فرکانس در سیگنال ارتعاشی هستند.



شکل ۸. نمودار FFT سیگنال سرعت بلندگو

اندازه‌گیری می‌شود. شایان ذکر است این روش از اندازه‌گیری برای سایر فرکانس‌ها و سرعت‌ها نیز تکرار شد و نتایج مشابهی حاصل گردید. در نهایت با اعمال تبدیل فوریه سریع روی سیگنال سرعت، نمودار شکل ۸ حاصل شد.^{۲۰}(FFT)



شکل ۷. سرعت ارتعاش بلندگو بر حسب زمان پس از اعمال روش میانگین متغیر که ۱۰ جمله‌ای

مقایسه شدند. نتایج نشان دادند که روش میانگین متغیر تا حد بسیار خوبی می‌تواند منجر به کاهش نوفه‌ها شود. در نهایت مشخص شد که می‌توان از روش شمارش عبور از صفر دیجیتال به عنوان یک روش بسیار کارامد جهت استخراج سرعت در LDV استفاده نمود و روش میانگین متغیر که از تواند به عنوان یک مکمل بسیار مناسب برای این روش در نظر گرفته شود. قابل ذکر است که بخش قابل ملاحظه‌ای از پردازش‌ها به صورت دیجیتال صورت گرفت که از مزیت‌های آن نسبت به سایر روش‌هایی که استخراج سرعت به صورت آنالوگ انجام می‌شود می‌توان به عدم حضور نوفه‌های ناشی از قطعات الکترونیکی متعدد که در این روش‌ها استفاده می‌شود اشاره نمود.

۵. نتیجه‌گیری

در این پژوهش، در ابتدا سیگنال تداخلی خروجی از آشکارساز در دستگاه LDV با چیدمان هموداین شبیه‌سازی و با استفاده از روش شمارش عبور از صفرها، سرعت ارتعاش محاسبه شد. سپس، به صورت تجربی چیدمان LDV هموداین مایکلسون تک فوتودیودی به کمک پردازش‌های آنالوگ و همچنین محاسبات دیجیتال از قبیل شمارش عبور از صفرها و میانگین گیری متغیر که از اندازه‌گیری سرعت ارتعاش یک بلندگو به کار گرفته شد. به منظور تست عملکرد چیدمان یک فرکانس 17 هرتز به بلندگو اعمال شد و نمودار سرعت ارتعاش بلندگو که از مرتبه چند میلی‌متر بر ثانیه بود قبل و بعد از اعمال میانگین متغیر رسم گردید و با هم

۶. مأخذ

- [1] Li, Rui-Jun, Ying-Jun Lei, Zhen-Xin Chang, Lian-Sheng Zhang, and Kuang-Chao Fan, "Development of a high-sensitivity optical accelerometer for low-frequency vibration measurement", *Sensors*, 2018, Vol.18, no.9, p.2910.
- [2] Yeh, Y., and H. Z. Cummins, "Localized fluid flow measurements with an He–Ne laser spectrometer", *Applied Physics Letters*, 1964, Vol.4, no.10, pp.176-178.
- [3] *The Harwell laser interferometer*, UKAEA Atomic Energy Research Establishment, 1982.

- [4] Kilpatrick, James M., and Vladimir Markov, "Matrix laser vibrometer for transient modal imaging and rapid nondestructive testing" In *Eighth International Conference on Vibration Measurements by Laser Techniques: Advances and Applications 2008*, Vol.7098, pp.103-114. SPIE, 2008.
- [5] Bissinger, George, and David Oliver, "3-D laser vibrometry on legendary old Italian violins", *Sound and Vibration*, 2007, Vol.41, no.7, pp.10-15.
- [6] Moir, Christopher I., "Miniature laser doppler velocimetry systems", In *Optical Sensors 2009*, vol.7356, pp.122-133. SPIE, 2009.
- [7] Huber, Alexander M., Christoph Schwab, Thomas Linder, Sandro J. Stoeckli, Mattia Ferrazzini, Norbert Dillier, and Ugo Fisch, "Evaluation of eardrum laser Doppler interferometry as a diagnostic tool", *The Laryngoscope*, 2001, Vol.111, no.3, pp.501-507.
- [8] Sutton, C. M., "Accelerometer calibration by dynamic position measurement using heterodyne laser interferometry", *Metrologia*, 1990, Vol.27, no.3, p.133.
- [9] Xiang, Ning, and James M. Sabatier, "Land mine detection measurements using acoustic-to-seismic coupling", In *Detection and Remediation Technologies for Mines and Minelike Targets V*, 2000, Vol.4038, pp.645-655. SPIE, 2000.
- [10] Lal, Amit, Slava Aranchuk, Valentina Doushkina, Ernesto Hurtado, Cecil Hess, Jim Kilpatrick, Drew L'Esperance et al. "Advanced LDV instruments for buried landmine detection", In *Detection and Remediation Technologies for Mines and Minelike Targets XI*, Vol.6217, pp.358-365. SPIE, 2006.
- [11] Li, Rui, Tao Wang, Zhigang Zhu, and Wen Xiao, "Vibration characteristics of various surfaces using an LDV for long-range voice acquisition", *IEEE Sensors Journal*, 2010, Vol.11, no.6, pp.1415-1422.
- [12] Tomasini, Enrico Primo, and Paolo Castellini, *Laser Doppler Vibrometry*, Springer Berlin Heidelberg, 2020.
- [13] Rembe, Christian, Georg Siegmund, Heinrich Steger, and Michael Wörtge, "Measuring MEMS in motion by laser Doppler vibrometry", In *Optical Inspection of Microsystems, Second Edition*, 2019, pp.297-347. CRC Press.

پی‌نوشت

1. Laser Doppler Vibrometer (LDV)
2. Single detector Michelson Homodyne
3. Coherence
4. Michelson Interferometer
5. Homodyne
6. Mach-Zehnder Interferometer
7. Polarizing beam splitter
8. Quarter wave plate
9. Optical beat
10. Acousto-Optic Modulator (AOM)
11. Bragg cell
12. Phase lock loop
13. Fringe counter
14. Arctan
15. Zero-crossing
16. Cavity space
17. Retro-reflector
18. Speckle noise
19. Shot noise
20. Fast Fourier Transform (FFT)
21. Harmonic