

Design and Simulation of an Integrated Optical Resonator and its Application in Integrated Microwave Photonic Oscillators

Fatemeh Javadi, S. Esmail. Hosseini*

Department of Communications and Electronics, School of Electrical and Computer Engineering, Shiraz University, Shiraz, Iran
E-mails: javadihesamabadi9732006@shirazu.ac.ir, se.hosseini@shirazu.ac.ir
* corresponding author**Short Abstract**

Microwave photonic oscillator based on optical resonator is one of the leading technologies in the field of microwave signal generation with low phase noise. There are several advantages of using an integrated optical resonator as an energy storage optical element in a microwave photonic oscillator instead of a long optical fiber, such as it significantly reduces dimensions of the oscillator, reduces sensitivity to environmental conditions, etc.. In this paper, two integrated Bragg grating optical resonator are designed and simulated and their applications in an integrated microwave photonic oscillator is investigated. Two types of integrated optical resonator are designed and simulated; I) phase shifted Bragg grating, and II) Moiré Bragg grating. Both resonators have resonance at 1549 nm. The simulated resonators are used in a microwave photonic oscillator and oscillate at a frequency of 20 GHz. Phase noise of the oscillators is calculated based on the Leeson model. By using these integrated optical resonators a phase noise of about -93 dBc/Hz at 10 kHz offset frequency from 20 GHz oscillation is achieved.

Keywords

Integrated optical resonator, microwave photonic oscillator, phase noise.

Short Introduction

Today, the integrated microwave photonic (IMWP), which combines integrated photonic circuit (PIC) and microwave photonic technologies, has emerged as a popular field because of its potential to increase system performance and robustness, and can also reduce size, weight, and cost and energy consumption of complex systems that integrate optical and microwave components. It has already been shown that it is possible to realize microwave signal with low phase noise by using microwave photonic technology. In this paper two integrated optical resonators for using in an integrated microwave photonic oscillator are designed and simulated.

Proposed Work and Methodology

In this paper, two types of resonators based on Bragg grating are simulated. Both resonators are used in microwave photonic oscillator and their phase noises are calculated using the Leeson model.

Conclusion

Both resonators are resonated at 1549 nm. The two microwave photonic oscillators based on these two resonators oscillate at a frequency of 20 GHz. By using these integrated optical resonators a phase noise of about -73 dBc/Hz at 1 kHz offset frequency from 20 GHz oscillation is achieved. It is shown that by using phase shifted Bragg grating results in a lower phase noise.

References

- [1] N. A. F. Jaeger and L. Chrostowski, "Fully tailor able integrated-optic resonators based on chirped waveguide Moiré gratings," *Optica*, vol. 7, no. 6, pp. 647-657, 2020
- [2] S. Esmail Hosseini, Ali Banai and Franz X. Kärtner, "Low-drift optoelectronic oscillator based on a phase modulator in a sagnac loop," *IEEE Transactions on Microwave Theory and Techniques*, vol. 65, no. 7, pp. 2617-2624, 2017.
- [3] MandanaJahanbozorgi, S.Esmail Hosseini, SajadJahanbakht and KambizJamshidi, "Dispersion effects on the performance of whispering gallery mode based optoelectronic oscillators," *Optics & Laser Technology*, vol. 135, 2021.

طراحی و شبیه‌سازی یک مشدد نوری مجتمع و کاربرد آن در نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک مجتمع

فاطمه جوادی

دانشجوی کارشناسی ارشد، دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر، دانشگاه شیراز، شیراز، ایران

سید اسماعیل حسینی

دانشیار، دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر، دانشگاه شیراز، شیراز، ایران

چکیده

نوسان‌سازهای مایکروویوفوتونیک بر پایه مشدد نوری مجتمع از فناوری‌های پیشتاز در حوزه تولید سیگنال مایکروویو با نویز فاز کم به شمار می‌روند. یکی از مزایای استفاده از مشدد نوری مجتمع به عنوان المان نوری ذخیره‌ساز انرژی در نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک به‌جای یک فیبر نوری طویل این است که ابعاد این نوسان‌ساز را به شکل قابل توجهی کاهش می‌دهد و همین کاهش طول، حساسیت به شرایط محیطی را کاهش می‌دهد و باعث صرفه‌جویی در انرژی و هزینه می‌شود. در این مقاله دو مشدد نوری مجتمع مبتنی بر موجبر برآگ گریتینگ طراحی و شبیه‌سازی شده است و کاربرد آن در نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک مجتمع بررسی شده است. در این مقاله دو نوع مشدد نوری مجتمع شبیه‌سازی شده است: ۱) مشدد تغییردهنده فاز برآگ گریتینگ و ۲) مشدد Moiré برآگ گریتینگ. هر دو مشدد در طول موج 1549nm دچار تشدید می‌شوند. مشدهای شبیه‌سازی شده در نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک به کار برده شده‌اند و نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک در فرکانس 20GHz دارای نوسان هستند. نویز فاز مربوط به نوسان‌سازها بر اساس مدل لیسون محاسبه شده است که در انحراف فرکانس نوسان 10kHz از فرکانس نوسان 20GHz دارای نویز فاز -93dBc/Hz هستند.

کلمات کلیدی

مشدد نوری مجتمع، نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک، نویز فاز.

نام نویسنده مسئول: دکتر سید اسماعیل حسینی

ایمیل نویسنده مسئول: se.hosseini@shirazu.ac.ir

تاریخ ارسال مقاله: ۱۴۰۱/۰۷/۲۶

تاریخ (های) اصلاح مقاله: ۱۴۰۱/۱۰/۰۴

تاریخ پذیرش مقاله: ۱۴۰۱/۱۱/۱۱

۱- مقدمه

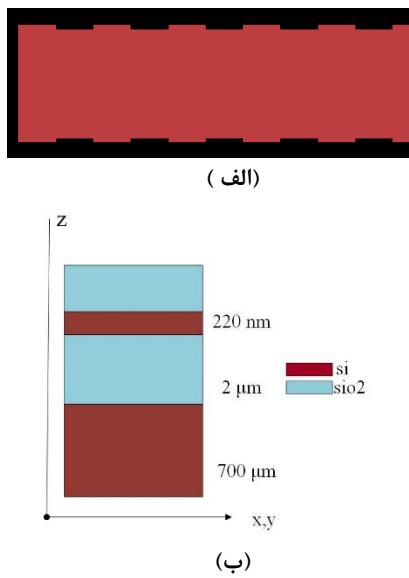
تولید سیگنال‌های مایکروویو با طیف خالص و پایدار برای بسیاری از کاربردها مهم است. از نوسان‌سازها برای تولید سیگنال مایکروویو استفاده می‌شود. نوسان‌سازها کاربردهای بسیاری در رادارها، ماهواره‌ها، نجوم رادیویی، مخابرات داده و شبکه‌ها، اندازه‌گیری زمان و فرکانس، پردازش سیگنال و سنجش و... دارند [۱]. روش‌های مختلفی برای تولید سیگنال‌های مایکروویو با نوسان‌ساز وجود دارد که نوع مشددی که در آن به کاررفته، تفاوت میان آن‌ها را تعیین می‌کند. در ادامه چند نمونه از این فناوری‌ها در زمینه تولید سیگنال مایکروویو با نویز فاز مناسب معرفی می‌شود.

با استفاده از ضرب فرکانسی می‌توان سیگنال مایکروویو در فرکانس‌های بالا تولید کرد. دو نوسان‌ساز معمول مورد استفاده به عنوان نوسان‌ساز مرجع در این روش، نوسان‌سازهای (SAW) (و نوسان‌سازهای با مشدد کریستال کوارتز است. فرکانسی که نوسان‌ساز با استفاده از مشدد کریستال کوارتز در آن نوسان می‌کند نسبت به نوسان‌ساز SAW کمتر است. محدوده فرکانس کاری نوسان‌ساز SAW در $300-600\text{MHz}$ مگاهرتز است در صورتی که محدوده فرکانس کاری نوسان‌ساز با مشدد کوارتز کمتر از چند صد مگاهرتز است. عیب بزرگی که تولید سیگنال مایکروویو با ضرب فرکانسی دارد این است که در آن نویز فاز با ضرب 20LogN افزایش می‌یابد؛ که در این رابطه N مرتبه ضرب فرکانسی است [۱]. استفاده از نوسان‌ساز با مشدد دیالکتریک یکی دیگر از روش‌های رایج برای تولید سیگنال مایکروویو است. در این روش معمولاً از مشدهای یاقوت با مد ^3WGM استفاده می‌شود. از معایب این روش می‌توان به حساسیت

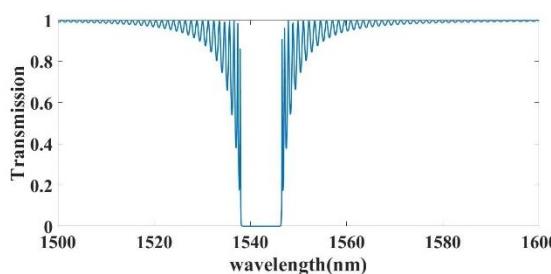
مشددها این است که مجتمع و از جنس سیلیکون هستند و این باعث می‌شود با فناوری CMOS سازگاری بالایی داشته باشند. در ادامه در بخش ۲، دو مشدده نوری مجتمع مبتنی بر براگ گریتینگ طراحی و شبیه‌سازی می‌شوند. در بخش ۳، کاربرد این مشددها در تحقیق نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک مجتمع بررسی می‌شود و در بخش ۴ نویز فاز این نوسان‌سازها محاسبه می‌شود.

۲- طراحی و شبیه‌سازی مشدده نوری مجتمع

موجبر براگ گریتینگ، یک جزء اساسی برای دستیابی به عملکردهای انتخابی طول موج در دستگاه‌های نوری متعددی مانند لیزرهای نیمه‌هادی و فیرر هستند. در شکل ۱ یک موجبر نوری مجتمع مبتنی بر براگ گریتینگ یکنواخت که در نرم افزار Lumerial Mode Solution شبیه‌سازی شده، آورده شده است. برای شبیه‌سازی از ویفر SOI که ماده اصلی آن سیلیکون است استفاده شده است. ضریب انبساط حرارتی سیلیکون در محدود $\times (2.6 - 3.2)$ K^{-6} است. ضریب انبساط حرارتی سیلیکون به طور قابل توجهی کمتر از فلزات است. این باعث می‌شود برای کاربردهای توان بالا و دمای بالا در الکترونیک مناسب باشد. کهدر این ساختار ضریب شکست سیلیکون $3/477$ و ضریب شکست سیلیکون $1/444$ دی‌اکسید است.



شکل ۱- (الف) تصویر یک موجبر نوری مجتمع مبتنی بر براگ گریتینگ و (ب) سطح مقطع مربوط به موجبر نوری مبتنی بر براگ گریتینگ



شکل ۲- نمودار انتقال بر حسب طول موج یک موجبر نوری مبتنی بر براگ گریتینگ یکنواخت

لیزر به یک مدولاتور الکترونوری وارد می‌شود که خروجی آن از یک فیرر نوری بلند عبور می‌کند و با یک آشکارساز نوری به سیگنال الکتریکی تبدیل می‌شود. خروجی آشکارساز نوری تقویت و فیلتر شده و به درگاه الکتریکی مدولاتور بازمی‌گردد. این سیستم از نوسانات خودپایدار، در فرکانسی که توسط طول فیرر نوری، مقدار بایاس مدولاتور و فرکانس مرکزی فیلتر میان‌گذر تعیین می‌شود نوسان می‌کند^[۴].

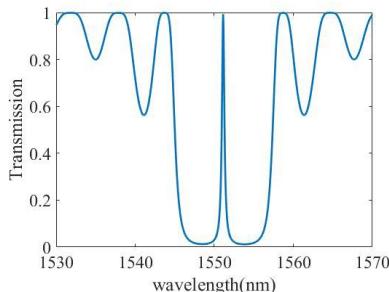
در سال‌های اخیر مایکروویوفوتونیک مجتمع به دلیل ویژگی‌های مانند: پهنای باند زیاد، ابعاد بسیار کوچک و هزینه موردنظره قرار گرفته‌اند^[۵]. توسعه اخیر PIC^۶ ها بر اساس بسترها ماده مختلف مانند نیمه‌هادی‌های V-III لیتیوم نیوبات (LiNbO₃)، سیلیکون روی عایق (SOI^۷، شیشه‌های با شاخص بالا، نیتریدها و پلیمرها چشم‌اندازهای جدیدی را برای مجتمع سازی بالقوه IMWP^۸ و به ویژه سیستم OEO بازگرداند^[۶]. مجتمع سازی کامل این سیستم‌ها پتانسیل قابل توجهی برای ارائه سیگنال‌های خالص با نویز فاز پایین در اندازه‌های بسیار فشرده دارد که در مقایسه با سیستم‌های OEO کلاسیک مزایای زیادی به همراه دارد را ارائه می‌دهد. پیشرفت‌های اخیر در این زمینه، مانند فیلتر یا خطوط تأخیر نوری مبتنی بر ایندیم فسفات (InP)، نتایج چشمگیری را نشان داد^[۷]. با این وجود، سیلیکون فوتونیک به دلیل سازگاری با فرآیندهای ساخت و ابزارهای مورداستفاده در صنعت CMOS^۹ در حال حاضر به عنوان یکی از اصلی‌ترین پلتفرم‌های فناوری قابل دوام برای مدارهای فوتونیک با پیچیدگی بالا و مقیاس بزرگ در نظر گرفته می‌شود. علاوه بر این، کنتراست بالای شاخص هسته-پوشش موجبرهای فوتونیک سیلیکونی، ابعاد ساختار زیر میکرومتری، خمیدگی‌های محکم و فاصله‌های نزدیک را ممکن می‌سازد و به عنوان خود، این اجزه را می‌دهد تا بسته‌بندی متراکم از قطعات نوری بر روی سطح یک تراشه انجام شود. علاوه بر این، توسعه سریع مدارهای مجتمع فوتونیک سیلیکونی امکان عملکردهای متعدد را در یک تراشه واحد در فرکانس بالا فراهم می‌کند. در واقع، تمام بلوک‌های اساسی لازم برای حلقه OEO مانند لیزر، مدولاتور، آشکارساز نوری قبلًا در پلتفرم SOI پیاده‌سازی شده‌اند؛ بنابراین، ادغام بر روی پلتفرم SOI می‌تواند به عنوان یک راه حل امیدوار کننده برای پیاده‌سازی OEO های فوق فشرده در نظر گرفته شود^[۸].

یکی از معایب نوسان‌سازهای مایکروویوفوتونیک این است که نویز فاز سیگنال نوسان، با فرکانس کار نوسان‌ساز افزایش می‌یابد. نوسان‌ساز OEO در سال ۱۹۹۴ ارائه شده است^[۹]. نویز فاز سیگنال تولیدشده در این نوسان‌سازها، با افزایش فرکانس کار، افزایش نمی‌یابد. نسل‌های اول OEO دارای مشکلاتی بودند. آن‌ها به دلیل نوسانات درجه حرارت فیرر، دچار رانش فرکانس می‌شدند که برای غلبه بر این مشکل به جعبه کنترل دما، با ابعاد بزرگ احتیاج بود. حلقة بسته نوری-الکترونیکی دارای چندین مود نوسانی ناشی از فیرر نوری با طول زیاد که به عنوان یک خط تأخیر استفاده می‌شد، باعث پرش فرکانس می‌شد. یک راه حل، جایگزینی خط تأخیر فیرر نوری با یک مشدده نوری با اندازه کوچک و ضریب کیفیت بالا است. برای چنین ساختارهایی، مشدده به عنوان قطعه ذخیره کننده انرژی یا مشدده در حلقة نوسانی عمل می‌کند^[۱۰]. این روش کمک زیادی به کاهش اندازه OEO می‌کند. انواع مختلفی از مشددهای نوری مانند مشددهای فلبری پرو^[۱۱]، مشددهای حلقة فیرر^[۱۲] یا WGM^[۱۶] در OEO معرفی شده‌اند. با این حال، این مشددها عموماً از نبود امکان مجتمع سازی رنج می‌برند، بنابراین از نظر مجتمع سازی OEO مناسب نیستند.

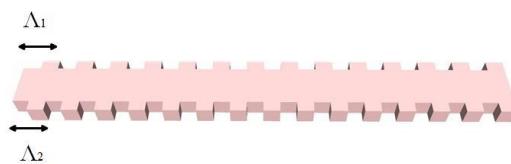
هدف اصلی این مقاله طراحی مشدده نوری مجتمع و کاربرد آن در نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک است. برای این منظور از مشددهایی بر پایه براگ گریتینگ (Bragg Gratings) استفاده شده است و عملکرد نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک مجتمع مبتنی بر آن‌ها بررسی شده است. مزیت این

$$l_g n_1 + l_w n_2 = \frac{m\lambda_B}{2} \quad (2)$$

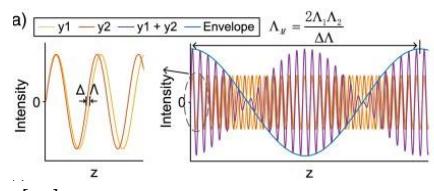
که در آن n_1 و n_2 ضریب شکست مؤثر ناحیه گریتینگ و ناحیه موجبر هستند. مرتبه m گریتینگ و λ_B طول موج برآگ است. خروجی یک مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ با دوره تناوب ۳۲۲nm نانومتر در شکل ۴ است. ساختار مربوط به یک مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ با دوره تناوب ۳۰۹/۸nm نانومتر و طول ۱۵۴/۹میکرومتر در نرم افزار Lumerical Mode Solution استفاده از EME8 solver شبیه سازی شده است. نمودار انتقال مربوط به ساختار در شکل ۵ آورده شده است که شکل کلی آن مشابه به شکل ۴ است.



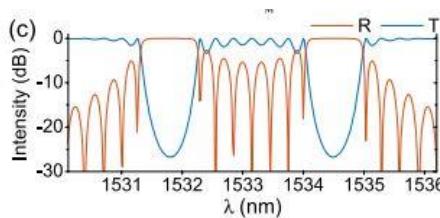
شکل ۵- نمودار انتقال بر حسب طول موج مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ



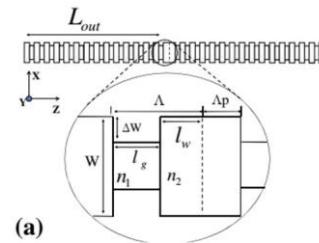
شکل ۶- شماتیک یک موجبر چگونگی



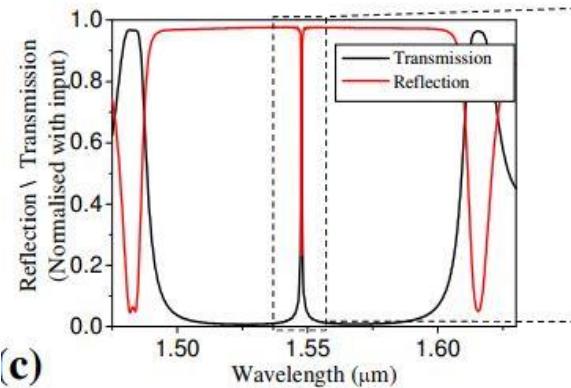
شکل ۷- چگونگی ایجاد یک پروفایل Moiré



شکل ۸- نمودار طیف انتقال و انعکاس یک مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ [۲۰]



شکل ۳- شماتیک یک مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ (نمای بالا) [۱۸]



شکل ۴- نمودار انتقال و انعکاس بر حسب طول موج مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ [۱۸]

در ساده ترین حالت، برآگ گریتینگ ساختاری با مدولاسیون ضریب شکست مؤثر در جهت انتشار نور در موجبر است. این مدولاسیون معمولاً با تغییر ضریب شکست یا تغییر ابعاد فیزیکی به دست می آید. در هر کدام از مرزها، انعکاس نور منتشر شونده رخ می دهد و فاز نسی منعکس شده سیگنال توسط دوره تناوب برآگ گریتینگ و طول موج نور تعیین می شود. تکرار مدولاسیون ضریب شکست مؤثر منجر به بازتاب های متعدد و توزیع شده می شود. سیگنال های منعکس شده فقط در یک نوار باریک در اطراف یک طول موج مشخص تداخل سازنده دارند که طول موج برآگ نام دارد. در این محدوده، نور منعکس می شود. در طول موج های دیگر، بازتاب های متعدد به طور مختلط تداخل می کنند و هر کدام یکدیگر را خنثی می کنند؛ و درنتیجه نور از طریق موجبر منتقل می شود. پاسخ مربوط به یک برآگ گریتینگ ساده با دوره تناوب ۳۱۲nm که توسط نرم افزار Lumerical Mode solution شبیه سازی شده است در شکل ۲ نشان داده شده است. طول موج مرکزی که به نام برآگ شناخته می شود به صورت رابطه (۱) است [۱۷].

$$\lambda_B = 2\Delta n_{eff} \quad (1)$$

۱-۲- مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ

می توان با ایجاد یک تغییر فاز بر روی دیواره یک برآگ گریتینگ یک تشیدی باند باریک را در نمودار انتقال مربوط به آن ایجاد کرد. شکل (۳) نمودار شماتیک دیوار جانی عمودی یک مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ (phase shifted Bragg grating) را نشان می دهد. در شکل W و ΔW به ترتیب نشان دهنده عرض و عمق گریتینگ هستند. Λ دوره تناوب توری و Λ_p طول شیفت فاز موج یک چهارم است [۱۸]. l_g طول دوره تناوب توری برآگ و l_w تحت شرط برآگ به صورت رابطه (۲) مرتبط هستند.

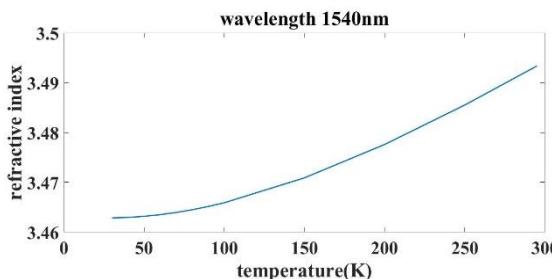
جدول ۱- مقایسه بین چند مشدد

نام مشدد	نوع مشدد	ابعاد	جنس
فابری پرو مشدد	غیر مجتمع	۵۰ mm	شیشه
مشدد حلقه فیبر	غیر مجتمع	۱۰۰ mm	فیبر نوری
WGM	غیر مجتمع	۴mm	منیزیم فلورید
فایبر براگ گریتینگ	غیر مجتمع	۷۸mm	فیبر نوری
مشدد حلقه‌ای	مجتمع	۲۰ μm	سیلیکون
مشدد	مجتمع	۶μm	سیلیکون
میکرودیسک			
WGM وجبر براگ گریتینگ	مجتمع	۲۰۰ μm	سیلیکون

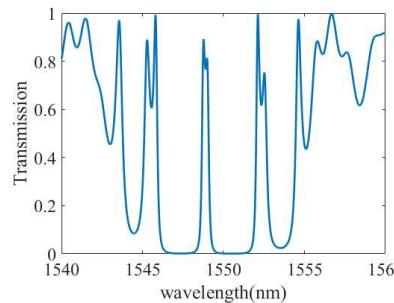
در کارهای قبلی که از مشدد WGM استفاده شده است که این نوع مشدد منجر به نویز فاز کمتری می‌شود ولی قابلیت مجتماع سازی را ندارد و از نظر ابعاد نیز دارای ابعاد بسیار بزرگتری است که در این کار از مشدهای با ابعاد کوچکتر در مقیاس نانومتر استفاده شده است که قابلیت مجتماع سازی را دارا هستند همچنین این مشدد از جنس سیلیکون است بنابراین با تکنولوژی CMOS سازگار است.

۳-۲- تأثیر دما بر عملکرد مشدها

تغییر جریان دما باعث تغییر طیف انتقال دستگاه‌های فوتونیک مانند مشدهای براگ گریتینگ خواهد شد. وابستگی دما را می‌توان به صورت تقریبی به صورت $\beta = \frac{dn}{n dT}$ تخمین زد که برای سیلیکون $K^{-5} \times 10^{-5}$ است. همچنین ضریب نوری حرارتی در طول موج ۱۵۵۰ نانومتر برابر با $K^{-4} = 1.8 \times 10^{-4}$ است. ضریب شکست مربوط به سیلیکون در طول موج‌های متفاوت و در دماهای متفاوت دارای مقادیر متفاوتی است. نمودار ضریب شکست سیلیکون در طول موج‌های ۱۵۴۰ و ۱۵۵۰ نانومتر در شکل ۱۰ و شکل ۱۱ رسم شده است. نمودار انتقال مربوط به مشدها به ازای دماهای مختلف در شکل ۱۲ و شکل ۱۳ آورده شده است. همان‌طور که مشاهده می‌شود هرچه دما کمتر باشد تشدید در طول موج کمتری اتفاق می‌افتد.



شکل ۱۰- نمودار ضریب شکست سیلیکون بر حسب دما در طول موج ۱۵۴۰ نانومتر



شکل ۹- نمودار انتقال بر حسب طول موج مشدد براگ Moiré گریتینگ

همان‌طور که مشاهده می‌شود در طول موج ۱۵۴۹ nm یک تشدید در باند توافق مربوط به پاسخ اتفاق افتاده است. طول موج سیگنال نوری در سیستم‌های مایکروفوتوتونیک صرفاً نقش کریپ دارند و مقدار مطلق آن چندان مهم نیست. آنچه مهم است این است که در طول موج نوری کار کنیم که نزدیک به طول موج حداقل تلفات فیبر نوری باشد (طول موج حدود ۱۵۵۰ نانومتر). ساختار شبیه‌سازی شده در نرم افزار EME Solver در طول موج ۱۵۴۹ در شرایط پاسخ بهتری دارد و با توجه به محدودیت‌های که در شبیه‌سازی این ساختار وجود داشت رسیدن به طول موج ۱۵۵۰ نانومتر میسر نشد گرچه با توضیحات بالا طول موج ۱۵۴۹ نانومتر با ۱۵۵۰ نانومتر برای این کاربرد تفاوتی ندارد.

۲-۲- مشدد براگ گریتینگ

مشدهای Moiré براگ گریتینگ (Moiré Bragg grating) بر اساس اثر Moiré هستند [۱۹]. یک پترون تداخلی است که زمانی که دو ساختار متناسب که مشخصات کاملاً یکسانی دارند ولی دوره تناوب آنها متفاوت است در کنار یکدیگر قرار می‌گیرند به وجود می‌آید و پترون آنها یک رفتار کسینوسی دارد که دوره تناوب آن طبق رابطه (۳) است [۲۰].

$$\Lambda_M = \frac{2\Lambda_1\Lambda_2}{\Delta\Lambda} \quad (3)$$

که در این رابطه Λ دوره تناوب دیواره بالای ساختار، $\Delta\Lambda$ دوره تناوب دیواره پایینی ساختار و Λ_1, Λ_2 اختلاف بین دوره تناوبها است.

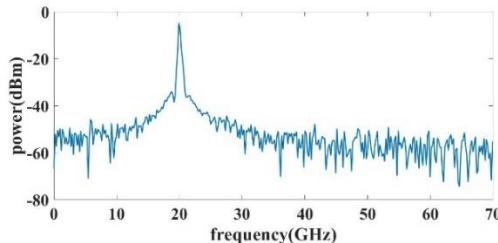
برای اضافه کردن اثر Moiré مانند شکل ۵ به دیواره‌های وجبر براگ گریتینگ، یک تغایر کوچک بین دوره تناوب دو دیواره کناری وجبر وجود دارد. با این روش آفست بین این دو sub-grating به صورت متناسب در طول موجبر از مقدار صفر تا مقدار ماکریم آن که نصف دوره تناوب گریتینگ است تغییر می‌کند. توزیع قدرت مربوط به گریتینگ کلی یک پترون به صورت Moiré دارد که پریود آن نصف پریود Moiré اصلی است و فاز گریتینگ در نقاط تقاطع به اندازه π تغییر می‌کند و درنتیجه آن یک تشدید تیز در طول موج براگ در نمودار انتقال آن به وجود می‌آید. در شکل ۷ چگونگی ایجاد یک پروفایل Moiré برای گریتینگ با دوره تناوب ۳۱۱/۹ نانومتر در شکل ۸ آمده است. ساختار مربوط به یک مشدد Moiré براگ گریتینگ با دو دوره تناوب ۳۳۶ و ۳۳۷/۲ نانومتر و طول ۲۰۱/۶ میکرومتر در نرم‌افزار Lumerical Mode Solution با استفاده از EME solver شبیه‌سازی شده است. نمودار انتقال مربوط به ساختار در شکل ۹ آورده شده است. همان‌طور که مشاهده می‌شود در طول موج ۱۵۴۹ nm یک تشدید در باند توافق مربوط به پاسخ اتفاق افتاده است. در جدول ۱ مقایسه‌ای بین چند مشدد مطرح شده، انجام شده است.

۳- نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک

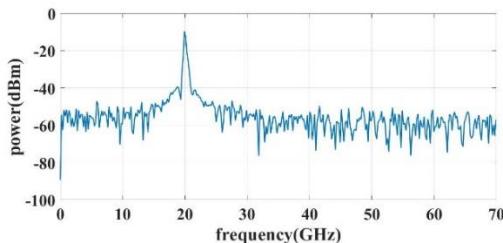
در شکل ۱۲ یک OEO با استفاده از مشدد نوری آورده شده است. در این شکل لینک مایکروویوفوتونیک شامل تداخل سنج ماخزندر که به دلیل سهولت در طراحی و ساخت یکی از پرکاربردترین عناصر قابل استفاده در مدارات نوری است [۲۱]، مشدد نوری و آشکارساز نوری است و قسمت RF آن شامل فیلتر میان‌گذر و تقویت‌کننده است. با توجه به شکل ۱۴ عملکرد OEO به این صورت است که نور لیزر توسط مدولاتور MZM^۱ مدوله می‌شود و سپس نور مدوله شده وارد مشدد نوری می‌شود. نور خارج شده از مشدد نوری وارد آشکارساز نوری می‌شود و در آنجا به سیگنال الکتریکی تبدیل می‌شود. بعداز آن از یک فیلتر میان‌گذر عبور می‌کند سپس سیگنال الکتریکی توسط تقویت‌کننده، تقویت می‌شود و وارد دهانه الکتریکی مدولاتور الکترونوری می‌شود و این روند تکرار می‌شود و باعث تولید سیگنال الکتریکی می‌شود.

۳-۱ نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک با مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ و Moiré

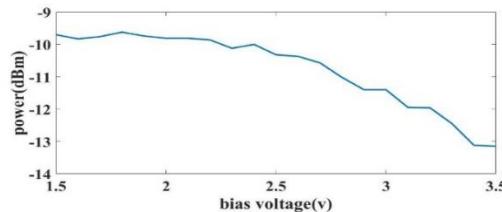
نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک با استفاده از مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ و Moiré برآگ گریتینگ در شکل ۱۵ نشان داده شده است. خروجی نوسان‌ساز با مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ در شکل ۱۶ نشان داده شده است و خروجی نوسان‌ساز با مشدد Moiré برآگ گریتینگ در شکل ۱۷ نشان داده شده است. همان‌طور که مشاهده می‌شود هر دو نوسان‌ساز در فرکانس ۲۰ GHz نوسان می‌کنند. عامل محیطی تأثیرگذاری که در این مقاله بررسی شده است اثر دریفت بایاس (Bias drift) بر توان خروجی نوسان‌ساز است که در شکل ۱۸ و شکل ۱۹ آورده شده است.



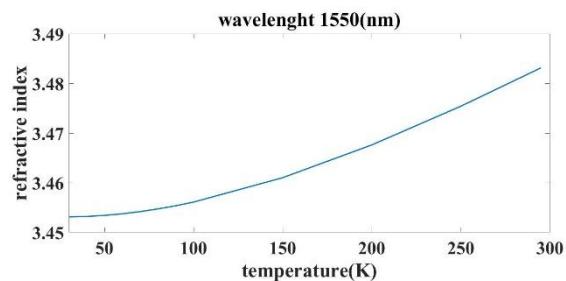
شکل ۱۶- توان خروجی بر حسب فرکانس OEO شبیه‌سازی شده با مشدد تغییردهنده فاز برآگ گریتینگ



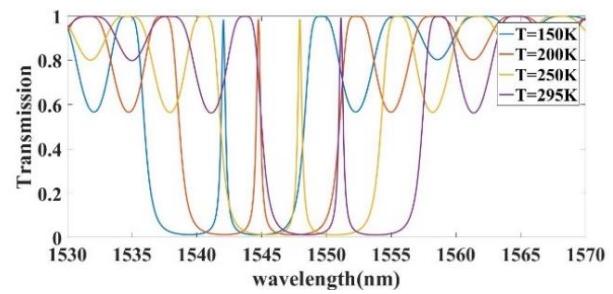
شکل ۱۷- توان خروجی بر حسب فرکانس OEO شبیه‌سازی با مشدد moiré برآگ گریتینگ



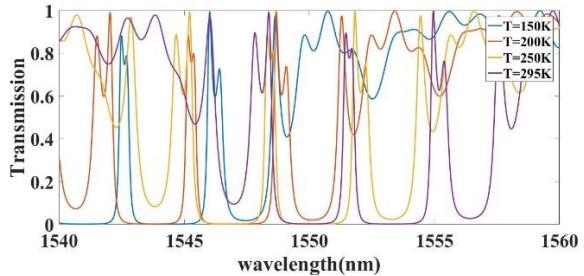
شکل ۱۸- میزان توان خروجی نوسان‌ساز مبتنی بر مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ بر حسب ولتاژ بایاس



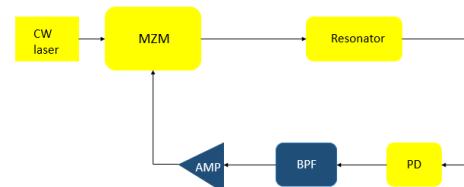
شکل ۱۱- نمودار ضریب شکست سیلیکون بر حسب دما در طول موج ۱۵۴۰ نانومتر



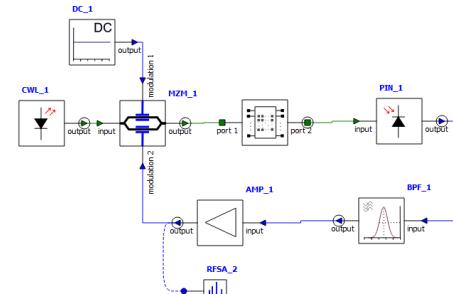
شکل ۱۲- نمودار انتقال مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ بر حسب طول موج در دماهای مختلف



شکل ۱۳- نمودار انتقال مشدد Moiré برآگ گریتینگ بر حسب طول موج در دماهای مختلف



شکل ۱۴- OEO با استفاده از مشدد نوری مجتمع



شکل ۱۵- OEO شبیه‌سازی شده با مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ و مشدد Moiré برآگ گریتینگ

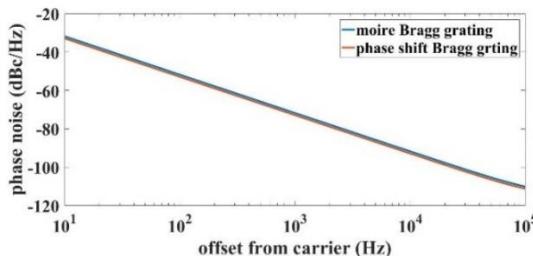
$$b_+ = F k_B T_+ / P_{RF} \quad b_- = \text{constant}$$

در این رابطه F معرف عدد نویز است، $J/K = 1.38 \times 10^{-23}$ و $k_B = 1.38 \times 10^{-29}$ ثابت بولترمن است، $T_+ = 290 K$ دمای استاندارد اتاق است و P_{RF} توان سیگنال خروجی نوسان‌ساز است. چگالی طیف توان مربوط به نویز تقویت کننده که شامل نویز حرارتی، نویز shot RIN و نویز RIN است، طبق رابطه (۹) نوشته می‌شود.

$$S_{\Psi_{opt}} = \left(k_B T_+ + \langle I_D \rangle^2 N_{rin} R + 2q \langle I_D \rangle R \right) / P_{RF} \quad (9)$$

در این رابطه $\langle I_D \rangle$ متوسط جریان PD است، $c = 1.6 \times 10^{-19}$ بار الکترون است و N_{rin} نویز RIN لیزر است. با جایگذاری روابط (۱۰)-(۸) در رابطه (۷) می‌توان نمودار نویز فاز یک نوسان‌ساز را به دست آورد. مثلاً متوسط جریان PD با پاسخ‌دهی $\langle I_D \rangle = P_I r_d / 2$ طبق رابطه (۸) محاسبه می‌شود. اگر $P_I = 400 mW$ توان نور لیزر باشد آنگاه $\langle I_D \rangle = 140 mA$ به دست می‌آید. برای یک لیزر $^{11} \text{DFB}$ ، $N_{rin} = -165 \text{ dBc/Hz}$ مقدار مرسومی است. چنانچه $R = 50 \Omega$ فرض شود انگاه $m = 46.21$ است. بنابراین طبق رابطه (۱۰) مقدار $S_{\Psi_{opt}} = 7.2 \times 10^{-16} \text{ rad/Hz}$ به دست می‌آید. در مورد تقویت کننده $b_- = 3.2 \times 10^{-16} \text{ rad}^2/\text{Hz}$ و $b_+ = 10^{-12} \text{ rad}^2/\text{Hz}$ مقادیر متداولی هستند. یک فیلتر مایکروویو با ضریب کیفیت $Q_f = 2000$ نویز مورداستفاده قرار می‌گیرد [۲۴].

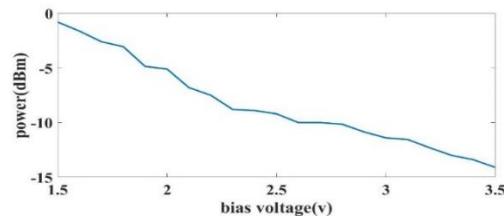
نمودار نویز فاز OEO با مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ و مشدد Moiré گریتینگ در شکل ۲۱ رسم شده است. همان‌طور که مشاهده می‌شود این نوسان‌ساز با مشدد نوری مجتمع دارای نویز فاز در حدود -93 dBc/Hz در انحراف فرکانسی 10 kHz از فرکانس نوسان 20 GHz است. تفاوت چندانی در نویز فاز نوسان‌سازهای با دو مشدد نوری مختلف وجود ندارد.



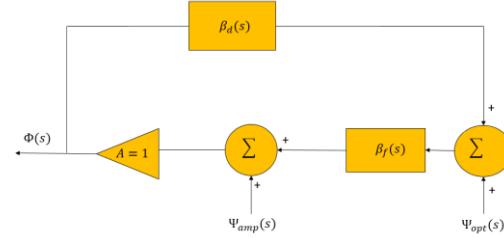
شکل ۲۱- نمودار نویز فاز نوسان‌ساز مبتنی بر مشدد Moiré گریتینگ و نوسان‌ساز مبتنی بر مشدد تغییردهنده فاز برآگ گریتینگ

۵- نتیجه‌گیری

در این مقاله دو مشدد نوری مجتمع مبتنی بر موجبر برآگ گریتینگ طراحی و شیوه‌سازی شدند. هر دو مشدد در طول موج 1549 nm دارای تشدید می‌شوند. از این دو مشدد برای تحقیق نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک استفاده شد و نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک مبتنی بر این دو مشدد در فرکانس 20 GHz دارای نوسان هستند. این نوسان‌سازهای با مشدد نوری مجتمع دارای نویز فاز در حدود -93 dBc/Hz در انحراف فرکانسی 10 kHz از فرکانس نوسان 20 GHz است. گرچه نوسان‌ساز با مشدد تغییر فاز دهنده برآگ گریتینگ دارای نویز فاز تقریباً بهتری نسبت به نوسان‌ساز با استفاده از مشدد Moiré گریتینگ است ولی این تفاوت زیاد نیست و در حدود 1 dB است. در آینده می‌توان نویز فاز که در اثر پاشندگی مربوط به مشددها است را در نویز فاز کلی لحظه کرد و نویز فاز نوسان‌ساز را با دقت بیشتری محاسبه کرد. همچنین امکان تحقق این نوع نوسان‌ساز با فرکانس نوسان در فرکانس‌های مختلف مایکروویو و موج میلی



شکل ۱۹- میزان توان خروجی نوسان‌ساز مبتنی بر مشدد Moiré گریتینگ بر حسب ولتاژ بایاس



شکل ۲۰- مدل‌سازی یک نوسان‌ساز مایکروویوفوتونیک با مشدد نوری در فضای فاز

۴- محاسبه نویز فاز با استفاده از مدل لیسون

مدل لیسون به دلیل ساده بودن و جامع بودن نسبت به سایر مدل‌ها برای محاسبه نویز فاز نوسان‌سازها بیشتر از سایر مدل‌ها مورد استفاده قرار می‌گیرد [۲۲]. برای استفاده از مدل لیسون برای محاسبه نویز فاز نوسان‌ساز می‌توان نوسان‌ساز را مطابق شکل ۲۰ مدل کرد. در این شکل، $\Psi_{opt}(s)$ نویز فار ناشی از تقویت کننده و $\Psi_{amp}(s)$ نویز فاز ناشی از لینک مایکروویو فوتونیک است. با ضرب $\Psi_{amp}(s) H_1(s)$ درتابع تبدیل خودش که $H_2(s)$ است و با استفاده از رابطه (۴) می‌توان نویز فاز خروجی نوسان‌ساز را به دست آورد [۲۳].

$$\Phi(s) = H_1(s)\Psi_{amp}(s) + H_2(s)\Psi_{opt}(s) \quad (4)$$

در این رابطه $\Phi(s)$ نویز فاز خروجی است. رابطه (۴) را می‌توان به صورت رابطه (۵) بازنویسی نمود که بیانگر رابطه چگالی طیف توان نویز فاز ورودی و خروجی است.

$$S_\phi(\omega) = |H_1(j\omega)|^2 S_{\Psi_{amp}}(\omega) + |H_2(j\omega)|^2 S_{\Psi_{opt}}(\omega) \quad (5)$$

که در این رابطه $S_{\Psi_{amp}}(\omega)$ چگالی طیف توان نویز تقویت کننده، $S_{\Psi_{opt}}(\omega)$ چگالی طیف توان نویز ناشی از لینک مایکروویو فوتونیک، $S_\phi(\omega)$ چگالی طیف توان نویز فاز خروجی هستند. رابطه (۵) می‌توان را به صورت رابطه (۶) نوشت.

$$\begin{aligned} \mathcal{L}(\Delta\omega) &= 10 \log \left(\frac{S_\phi(\Delta\omega)}{2} \right) \\ &= 10 \log \left(\frac{|H_1(j\Delta\omega)|^2 S_{\Psi_{amp}}(\Delta\omega)}{2} \right. \\ &\quad \left. + \frac{|H_2(j\Delta\omega)|^2 S_{\Psi_{opt}}(\Delta\omega)}{2} \right) \end{aligned} \quad (6)$$

در این رابطه $\mathcal{L}(\Delta\omega)$ نویز فاز است. چگالی طیف توان نویز فاز تقویت کننده طبق رابطه (۷) به دست می‌آید.

$$S_{\Psi_{amp}}(f) = b_+ + b_- f^{-1} \quad (7)$$

- [10] L. Maleki, "The Opto-Electronic Oscillator (OEO): Review and recent progress," in *European Frequency and Time Forum*, Gothenburg, Sweden, 2012.
- [11] Marcus Bagnell and Peter J. Delfyett, "Optoelectronic Oscillator Using an Ultra-High Finesse Fabry-Perot Etalon as a Photonic Filter for Low Phase Noise at High Oscillating Frequencies," in *IEEE International Topical Meeting on Microwave Photonics (MWP)*, Alexandria, VA, USA, 2013.
- [12] Saleh, K., Merrer and P. H., Llopis, "Optoelectronic oscillator based on fiber ring resonator: Overall system optimization and phase noise reduction," in *IEEE International Frequency Control Symposium Proceedings*, Baltimore, MD, USA, 2013.
- [13] Li, Ming, et al. "Tutorial on optoelectronic oscillators." *APL Photonics* 6.6 (2021): 061101.
- [14] Hao, Tengfei, et al. "Recent advances in optoelectronic oscillators." *Advanced Photonics* 2.4 (2020): 044001.
- [15] Ilgaz, Mehmet Alp, and Bostjan Batagelj. "Opto-electronic oscillators for micro-and millimeter wave signal generation." *Electronics* 10.7 (2021): 857.
- [16] A. Savchenkov, V. S. Ilchenko and J. Byrd, "Whispering gallery mode based optoelectronic microwave oscillator," *Journal of Modern Optics*, vol. 50, pp. 2523-2542, 2008.
- [17] Dirk Taillaert, Harold Chong and Peter I. Borel, "A compact two-dimensional grating coupler used as a polarization splitter," *IEEE Photonics Technology Letters*, vol. 15, no. 9, p. 1249–1251, 2003.
- [18] P. Prabhathan, V. M. Murukeshan, Zhang Jing and Pamidighantam V, "Compact SOI nanowire refractive index sensor using phase shifted Bragg grating," *Optical Society of America*, vol. 17, no. 17, pp. 15330-15341, 2009
- [19] D. Reid, C. Ragdale and I. Bennion, "Phase-shifted Moire grating fibre resonators," *Electron. Lett.*, vol. 26, no. 1, p. 10–12, 1990.
- [20] N. A. F. Jaeger and L. Chrostowski, "fully tailorable integrated-optic resonators based on chirped waveguide Moiré gratings," *Optica*, vol. 7, no. 6, pp. 647-657, 2020.
- [۲۱] مسعود کامران کشتیابن، کامبیز عابدی و محمد جواد شریفی، «طراحی مفهومی فیلتر نوری ماخ-زندر مبتنی بر بلور فوتونی دو بعدی»، مجله مهندسی برق دانشگاه تبریز، جلد ۴۹، شماره ۱، صفحه ۱۳۹۸، ۲۲۱-۲۲۸
- [22] Enrico Rubiola, *Phase Noise and Frequency Stability in Oscillators*, UK: Cambridge University Press.
- [23] S. Esmail Hosseini, Ali Banai and Franz X. Kärtner, "Low-drift optoelectronic oscillator based on a phase modulator in a sagnac loop," *IEEE Transactions on Microwave Theory and Techniques*, vol. 65, no. 7, pp. 2617-2624, 2017.
- [24] MandanaJahanbozorgi, S.Esmail Hosseini, SajadJahanbakht and KambizJamshidi, "Dispersion effects on the performance of whispering gallery mode based optoelectronic oscillators," *Optics & Laser Technology*, vol. 135, 2021

متري وجود دارد و تنها عامل محدودکننده پهنهای باند قطعات فوتونيکي و مايكروويوي استفاده شده در حلقه نوسان ساز است. با توجه به شكل مشدهای شبیه‌سازی شده در اين مقاله که در آن‌ها دندانه‌های بسيار زياد با ابعاد بسيار کوچک در مقیاس نانومتر است ساخت اين نوع مشدها دشوار است. همچنان به دليل محدودیت‌های فناوري، امكان مجتمع سازی همه المان‌ها با استفاده از سیلیکون وجود ندارد (به عنوان مثال امكان تحقق لیزر مجتمع مبتنی بر سیلیکون وجود ندارد). بنابراین برای مجتمع سازی همه قطعات موجود در ساختار امكان استفاده از فناوري مجتمع سازی monolithic مبتنی بر سیلیکون وجود ندارد و بايستی از فناوري های مجتمع سازی homogeneous hybrid یا استفاده شود.

مراجع

- [1] Guillaume De Giovanni and Michel Chomiki, "New phase noise measurement techniques & ultra-low noise SAW oscillators," in *10.1109/FREQ.2010.5556361*, Newport Beach, CA, USA, 2012.
- [2] Vincent Giordano, Christophe Fluhr and Serge Grop and Benoît Dubois, "Tests of Sapphire Crystals Manufactured With Different Growth Processes for Ultra-Stable Microwave Oscillators," *IEEE*, vol. 64, no. 1, pp. 78 - 85, 2016.
- [3] B. Lin, Bo Lin, Biwei Pan, Zheng Zheng and Ming Li and Swee Chuan Tjin, "A review of photonic microwave generation," in *IEEE Optoelectronics Global Conference*, Shenzhen, China, 2016.
- [4] Ilchenko, "Miniature oscillators based on optical whispering gallery mode resonators, Frequency Control Symposium," in *IEEE International Frequency Control Symposium*, Honolulu, HI, USA, 2008.
- [۵] شهریار فرهادی، مهدی میری و محمد حسین شیخی، «کوچک سازی و افزایش پهنهای باند تفکیک کننده قطبش ماخ - زندر با استفاده از تزویجگر چندم‌ غیریکتواخت»، مجله مهندسی برق دانشگاه تبریز، جلد ۴۹، شماره ۲، صفحه ۱۳۹۸، ۷۳۵-۷۴۵
- [6] Zhou Fang, Qiu Yu Chen and Ce Zhou Zhao, "review of recent progress in lasers on silicon," *Optics & Laser Technology*, no. 46, p. 103–110, 2013.
- [7] G. T. Reed, G. Mashanovich and F. Y. Gardes, "Silicon optical modulators," *Nature Photonics*, no. 4, p. 18–526, 2010.
- [8] Molly Piels and John Edward Bowers, "Photodetectors for silicon photonic integrated circuits," *University of California Santa*, pp. 4-30, 2016.
- [9] Yao and L Maleki, "A Novel High frequency optical subcarrier generator," *Electronics Letters*, vol. 30, no. 18, pp. 1525 – 1526,, 1994.

^۶ Integrated microwave photonic

^۷ Complementary Metal-Oxide Semiconductor

^۸ Lumerical Mode Solution

^۹ Radio Frequency

^{۱۰} Mach-Zehnder modulator

^{۱۱} Distributed feedback Laser

^۱ Surface acoustic wave

^۲ Whispering gallery mode

^۳ Optoelectronic Oscillator

^۴ Photonic integrated circuit

^۵ silicon on insulator