

# 光子晶体双波长电光调制和模分复用集成器件

林佳淼<sup>1</sup>, 项 彤<sup>1</sup>, 陈鹤鸣<sup>2</sup>, 潘万乐<sup>1</sup>

(1. 南京邮电大学 电子与光学工程学院微电子学院, 江苏南京 210023;  
2. 南京邮电大学 贝尔英才学院, 江苏南京 210023)

**摘要:** 为了实现光电子器件小型化和多功能化, 进一步提高信息传输容量和速度, 提出了一种基于光子晶体双波长电光调制和模分复用的片上集成器件。该集成器件的电光调制模块由硅基光子晶体波导和两个 L3 型复合腔组成, 模分复用模块由硅基非对称平行纳米线波导组成, 两个模块的连接处采用硅基光子晶体波导。采用 L3 型复合腔和 PN 掺杂结构实现两个波长  $TE_0$  模的调制, 采用非对称定向耦合结构将两个波长的  $TE_0$  模转换为  $TE_1$  模。应用基于三维时域有限差分法 (3D-Finite Difference Time Domain, 3D-FDTD) 的 Lumerical 软件进行仿真分析, 结果表明, 在调制电压为 1.05 V 时, 该集成器件可以实现中心波长为 1 552.1 nm 和 1 556.1 nm 的  $TE_0$  模、 $TE_1$  模通断调制及两模式模分复用功能。该器件的消光比高达 24.67 dB, 调制深度均为 0.99, 插入损耗小于 0.57 dB, 信道串扰小于 -34.68 dB, 调制速率最低为 17.54 GHz。该集成器件结构紧凑, 可望应用于高速大容量光通信系统。

**关键词:** 光子晶体; 双波长调制; 时域有限差分法; 模分复用; L3 型复合谐振腔

中图分类号: TN256 文献标志码: A DOI: 10.3788/IRLA20211107

## Integrated device of dual-wavelength electro-optic modulating and mode-division multiplexing based on photonic crystal

Lin Jiamiao<sup>1</sup>, Xiang Tong<sup>1</sup>, Chen Heming<sup>2</sup>, Pan Wanle<sup>1</sup>

(1. College of Electronic and Optical Engineering & College of Microelectronics, Nanjing University of Posts and Telecommunications, Nanjing 210023, China;  
2. Bell Honors School, Nanjing University of Posts and Telecommunications, Nanjing 210023, China)

**Abstract:** In order to realize the miniaturization and multi-function of optoelectronic devices and further improve the capacity and speed of information transmission, an on-chip integrated device based on photonic crystal for dual-wavelength electro-optic modulation and mode division multiplexing (MDM) is proposed. The electro-optical modulation module of the integrated device is composed of a silicon-based photonic crystal waveguide and two L3 composite resonators, and the MDM module consists of silicon-based asymmetric parallel nanowire waveguides. A silicon-based photonic crystal waveguide is used at the junction of the two modules. The L3 composite resonators and PN doping structure are used to achieve the modulation of the two-wavelength  $TE_0$  mode, and the asymmetric directional coupling structure is used to convert the  $TE_0$  mode of two wavelengths into the  $TE_1$  mode. The parameters of the integrated device are calculated using three-dimensional finite-difference time-domain (3D-FDTD) method. The results show that when the voltage is 1.05 V, the integrated device can

收稿日期:2021-12-27; 修订日期:2022-02-09

基金项目:国家自然科学基金 (61571237); 江苏省自然科学基金 (BK20151509)

作者简介:林佳淼,女,硕士生,主要从事电光调制与模分复用集成器件方面的研究。

导师简介:陈鹤鸣,男,教授,博士生导师,博士,主要从事高速大容量光通信系统、THz 器件、光子晶体器件和光波技术等方面的研究。

achieve a center wavelength of 1 552.1 nm and 1 556.1 nm  $TE_0$  mode,  $TE_1$  mode on-off modulation and two-mode mode division multiplexing function. The extinction ratio of the device is as high as 24.67 dB, and the modulation depths are both 0.99. The insertion loss and the channel crosstalk are less than 0.57 dB and -34.68 dB, respectively. And the minimum modulation speed is 17.54 GHz. The integrated device has compact structure and is expected to be applied to high-speed and large-capacity optical communication systems.

**Key words:** photonic crystal; dual-wavelength modulation; finite-difference time-domain method; mode-division multiplexing; L3 composite resonator

## 0 引言

随着 5G 时代的到来,移动互联网、大数据、云计算等技术飞速发展,数据使用量迅速暴涨,进一步提高信息传输速率和容量是目前最为迫切的需求。而目前对单元器件的研究已趋近成熟,利用硅基光电子集成技术将多种功能器件,例如光调制器<sup>[1]</sup>、光探测器<sup>[2-3]</sup>以及光传感器<sup>[4]</sup>等集成在同一个芯片上<sup>[5]</sup>,实现光电子器件小型化和多功能化,对未来高速大容量光通信领域以及光电集成领域具有重要意义。

为了提高通信速率和传输容量,可以采用模分复用光通信系统,而光调制器与模分复用器是模分光通信系统的关键器件<sup>[6]</sup>。近年来,由于硅基电光调制器尺寸小,便于集成,成为了研究热点。常见的硅基电光调制器有脊型波导调制器<sup>[7]</sup>、马赫-曾德尔型调制器(MZM)<sup>[8-9]</sup>、光子晶体谐振腔型调制器(PCR)<sup>[10-11]</sup>等。脊型波导调制器和马赫曾德尔型调制器驱动电压较高、尺寸较大,不利于集成;PCR 型调制器驱动电压较低、尺寸小,适合多功能器件的集成。2019 年,周昊天等人<sup>[11]</sup>提出了一种基于 AAH 谐振腔的紧凑型电光调制器,该电光调制器尺寸仅为 9.03 μm,易于集成,且消光比高达 29.13 dB。因此,采用 PCR 型调制器更适合集成。同时,近年来片上波导型模分复用器也得到了广泛的研究。模分解复用器件主要分为绝热耦合(AC)<sup>[12]</sup>型、多模干涉(MMI)<sup>[13]</sup>型、非对称 Y 结(Y-Junctions)型<sup>[14]</sup>、光栅辅助反向耦合(GACC)<sup>[15]</sup>型、非对称定向耦合(ADC)<sup>[16]</sup>型等。AC 型和 MMI 型器件虽然耦合长度短,尺寸小,但只支持两个模式的传输,不具有扩展性;非对称 Y 结型虽易于级联,但其结构设计较为复杂;GACC 型器件虽解决了上述问题,但其工作带宽太窄;而 ADC 型器件不仅结构简单、器件尺寸较短,还易于级联扩展。2020 年,伊朗

西拉大学的 Kolsoom Mehrabi 等人<sup>[16]</sup>提出了一种基于非对称弯曲定向耦合结构的两模式模分复用器,该器件耦合长度短,在 1550 nm 的通信波长下损耗为 0.87 dB,串扰为-21.8 dB,模式转换效率达 98.3%。综合考虑,非对称定向耦合型模分复用器件因其结构简单、器件尺寸短,还易于级联扩展,更适合于器件集成。

近年来,将光通信系统中的电光调制器模块与模分复用器模块进行光电集成的研究也不断涌现。2018 年, Jiangbing Du<sup>[17]</sup> 等人制作了 4 通道硅微环调制器组装芯片,用于空分复用光互连,该器件消光比为 13~16 dB,总插损高达 22 dB,有待进一步降低。2020 年,项彤等人<sup>[18]</sup>设计了一种硅基电光调制与模分复用集成器件,该器件插损为 0.46 dB,但串扰较大,且仅能调制一个波长。为了进一步提高通信容量和集成器件性能,文中提出一种基于光子晶体的双波长电光调制和模分复用集成器件,该器件的工作波长为 1552.1 nm 和 1556.1 nm,可以完成两个波长的  $TE_0$  模通断调制及  $TE_0$  模和  $TE_1$  模的两模式模分复用功能,具有消光比较高、调制深度大、插入损耗较低、信道串扰小和调制速率较高的特点,对提高光通信系统的性能与集成度具有重要应用价值。

## 1 理论模型与工作原理

### 1.1 理论模型

文中所提出的双波长电光调制器和模分复用集成器件主要由两个模块组成,分别是光子晶体电光调制模块和非对称定向耦合型模分复用模块,它的理论模型如图 1 所示。该集成器件的电光调制模块采用的 L3 型复合谐振腔(标记为圆圈)的设计,即将两个 L3 腔呈斜对角式分布在光子晶体波导两侧,通过微调两个 L3 腔周围的空气孔,分别实现对 1552.1 nm 和 1556.1 nm 光波的“通”“断”状态调制。模分复用模

块采用硅基非对称平行纳米线波导结构,通过施加不同的电压,可以在波长 1552.1 nm 和 1556.1 nm 处实现 TE<sub>0</sub>、TE<sub>1</sub> 的复用功能。为了减少光子晶体波导和纳米线波导之间的级联损耗,在其连接处采用锥形波导过渡。未施加电压时,当入射光波与调制模块的 L3 腔的谐振波长匹配时,入射光波会被局域在 L3 谐振腔内,实现调制器的“断”状态。相反,当施加电压

时,入射光波与调制模块的 L3 腔的谐振波长失配时,入射光将不会被局域在谐振腔内,而是沿着光子晶体波导进入模分复用模块,实现调制器的“通”状态。从端口 A、B 经调制后的 TE<sub>0</sub> 模进入单模波导中传输,会在相位匹配区发生模式转换,端口 B 的 TE<sub>0</sub> 模将转换为 TE<sub>1</sub> 模并耦合至双模波导中,与端口 A 的 TE<sub>0</sub> 模同时从端口 C 输出,实现两个模式的复用。

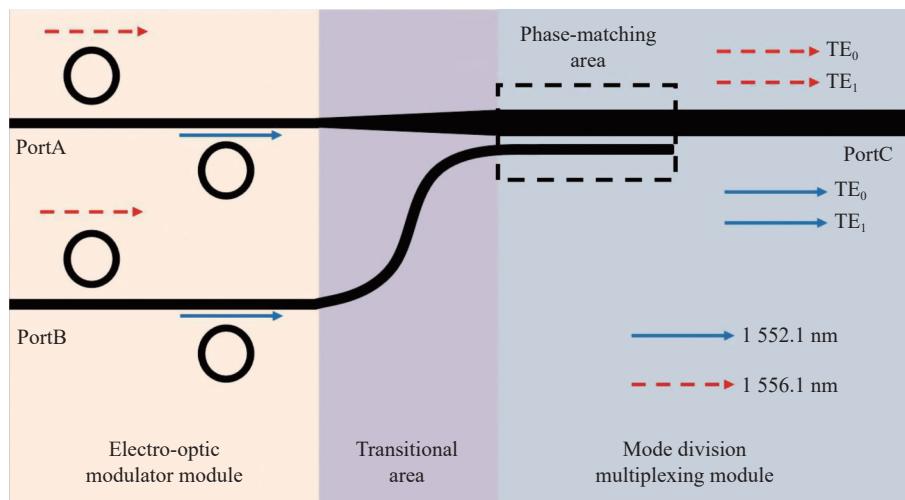


图 1 双波长电光调制器和模分复用集成器件理论模型

Fig.1 Theoretical model of dual-wavelength electro-optic modulator and mode division multiplexing integrated device

## 1.2 工作原理

电光调制模块是在光子晶体平板中引入两个 L3 型谐振腔,通过改变空气孔半径以及平移空气孔位置,使得两个腔的谐振波长处于两个工作波长。该复合腔的两个 L3 腔均与光子晶体线缺陷波导构成侧耦合结构,取其中一个 L3 腔进行理论分析,其理论模型如图 2 所示。

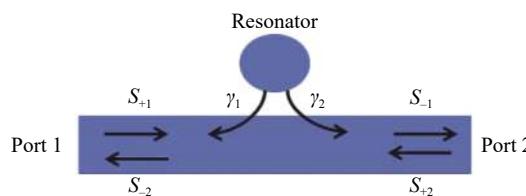


图 2 侧耦合结构理论模型

Fig.2 Theoretical model of side coupling structure

图 2 中,输入与输出光波的幅值分别为  $S_{+i}$  和  $S_{-i}$ ,谐振腔与波导耦合过程中产生损耗时的幅值耦合衰减系数为  $\gamma_i$  ( $i = 1, 2$ )。由时域耦合模理论可以推导得

出该模型中谐振腔的幅值变化为:

$$\frac{dA}{dt} = -i\omega_0 A - \gamma_1 A - \gamma_2 A + \sqrt{2\gamma_1 S_{+1}} + \sqrt{2\gamma_2 S_{+2}} \quad (1)$$

式中:  $A$  为谐振腔的幅值;  $\omega_0$  为谐振腔的谐振频率。根据能量守恒定律和时间反演对称性得到公式(2)和(3):

$$S_{-1} = S_{+1} - \sqrt{2\gamma_1} A \quad (2)$$

$$S_{-2} = S_{+2} - \sqrt{2\gamma_2} A \quad (3)$$

当光只从端口 1 入射时,  $S_{+1} = 1$ ,  $S_{+2} = 0$ , 并且  $\frac{dA}{dt} = -i\omega A$ 。再令  $\gamma_1 = \gamma_2 = \gamma$ , 得到透射谱  $T(\omega)$  的表达式公式(4):

$$T(\omega) = \left| \frac{S_{-1}}{S_{+1}} \right| = \frac{(\omega - \omega_0)^2}{(\omega - \omega_0)^2 + 4\gamma^2} \quad (4)$$

经过上述分析可知,当入射光的谐振频率与 L3 型谐振腔的谐振频率一致时,光波被局域在谐振腔内,端口 2 处的透射率可以达到最低,实现调制器的“断”状态;否则光波能量将从端口 2 处输出,此时

透射率可以达到最高, 实现调制器的“通”状态。

光子晶体谐振腔型电光调制器的工作原理是基于等离子色散效应, 即载流子的注入或抽出会改变半导体材料中的自由载流子浓度, 从而导致材料的有效折射率发生变化。当硅基材料的工作波长在 1550 nm 附近时, 硅基材料的吸收系数和折射率随着载流子浓度变化的对应关系式为<sup>[20]</sup>:

$$\Delta n_c = -8.8 \times 10^{-22} \Delta N_e - 8.5 \times 10^{-18} (\Delta N_h)^{0.8} \quad (5)$$

$$\Delta \alpha_c = 8.5 \times 10^{-18} \Delta N_e + 6.0 \times 10^{-18} \Delta N_h \quad (6)$$

式中:  $\Delta N_e$  为电子浓度变化量;  $\Delta N_h$  为空穴浓度变化量;  $\Delta n_c$  为材料有效折射率变化量;  $\Delta \alpha_c$  为单位长度吸收系数的变化量。由公式(5)和(6)可知, 随着载流子浓度的增大, 吸收系数逐渐增大, 而折射率将逐渐减小。文中所设计的电光调制器便是基于此原理, 在谐振腔两端加上调制电压, 改变 P 型和 N 型载流子浓度(即空穴和电子浓度), 从而使材料的有效折射率发生改变, 最终使得 L3 型谐振腔的谐振频率发生动态偏移, 改变调制器的“通”“断”状态。

模分复用模块采用单模波导与多模波导耦合结构来实现模式的复用功能, 其理论模型如图 3 所示。

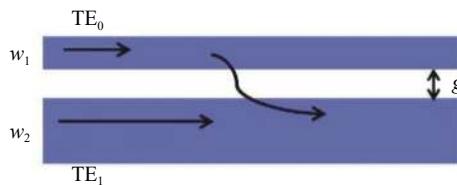


图 3 硅基模分复用理论模型图

Fig.3 Theoretical model of silicon-based mode division multiplexing

利用横向耦合模理论对该非对称平行波导进行研究, 两个耦合模的线性微分方程为公式(7)和(8):

$$\frac{dA_1(z)}{dz} = -j\beta_1 A_1(z) + jcA_2 \quad (7)$$

$$\frac{dA_2(z)}{dz} = -j\beta_2 A_2(z) + jcA_1 \quad (8)$$

公式中:  $A_1$ 、 $A_2$  分别是在单模波导和多模波导中传输的光波振幅;  $\beta_1$ 、 $\beta_2$  分别是单模波导和多模波导中的传播常数;  $c$  是耦合系数且为常数。引入边界条件  $A_1(0) = 1$ ,  $A_2(0) = 0$ , 由此可以推出光波的传输功率为:

$$P_2 = |A_2|^2 = (1 + Q^{-2})^{-1} \sin^2(\sqrt{1 + Q^{-2}}cz) \quad (9)$$

$$P_1 = 1 - P_2 \quad (10)$$

式中,  $P_1$ 、 $P_2$  分别是单模和多模波导中传输的光功率;  $Q = \frac{2c}{\beta_1 - \beta_2}$ , 当  $Q \rightarrow \infty$  即  $\beta_1 = \beta_2$  时, 波导中的光振幅可表示为:

$$A_1 = \cos(cz)e^{-j\beta_1 z} \quad (11)$$

$$A_2 = j\sin(cz)e^{-j\beta_2 z} \quad (12)$$

由上式可知, 当  $\beta_1 = \beta_2$  时, 单模波导中传输的光功率与多模波导中传输的光功率完全耦合。根据横向耦合模理论, 模式转换的本质为有效折射率的匹配, 即<sup>[18]</sup>:

$$n_{eff1} = n_{eff2} \quad (13)$$

经过上述分析可知, 在该模块中, 为了实现最佳耦合, 需要满足光波在单模波导和多模波导中传播常数相等, 即  $TE_0$  和  $TE_1$  模式所对应的有效折射率相等。

## 2 结构设计与参数优化

基于光子晶体的双波长电光调制和模分复用的集成器件的三维结构如图 4 所示。它由两部分组成, 包含三角晶格圆形空气孔型的光子晶体平板和硅基纳米线波导。光子晶体平板部分为空气桥结构, 即平板上下包层为空气。纳米线波导的衬底材料为二氧化硅, 其对应的折射率为 1.4。

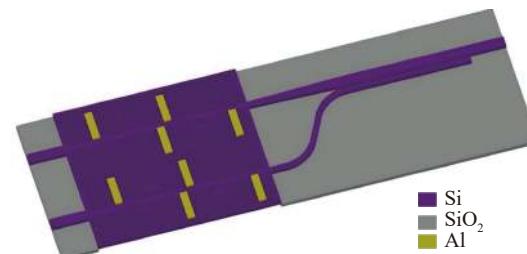


图 4 光子晶体的双波长电光调制和模分复用的集成器件的三维结构

Fig.4 Three-dimensional structure of integrated device of photonic crystal dual-wavelength electro-optic modulation and mode division multiplexing

光子晶体平板和纳米线波导的材料均为硅, 其折射率为 3.47。为了方便器件级联, 提高集成器件的兼容性, 光子晶体平板的厚度和硅基纳米线波导的厚度一样, 均采用 220 nm。在 L3 腔的两侧分别加电极(图中标记为 Al), 左侧为正极、右侧为负极。以下分别对电光调制模块和模分复用模块进行单独的结构设计

与优化。

## 2.1 电光调制器模块

文中设计的双波长电光调制器采用两个 L3 型谐振腔，其结构如图 5(a) 所示。L3 腔是在光子晶体平板中的某一行去除三个空气孔而形成的腔结构，可以形成良好的光子局域。为了减少两个腔之间的相互影响，将两个腔呈斜对角式分布在光子晶体波导两侧。此时，两个 L3 腔与光子晶体波导的耦合方式均为侧耦合，相当于一个带阻滤波器。光子晶体的晶格常数  $a = 0.4 \mu\text{m}$ ，空气孔半径为  $r = 0.096 \mu\text{m}$ 。为了增强微腔的局域效果，对 A、B 两个 L3 腔进行了优化设计。以 A 腔优化为例，图 5(b) 为 L3 腔谐振波长和透过率随黄色空气孔半径  $R$  变化图，图 5(c) 为 L3 腔谐振波长和透过率随腔上下 8 个空气孔内移距离  $\Delta d$  的变化图。从中可以发现，黄色空气孔半径  $R$  减小，谐振波长右移，反射率增大；空气孔内移的距离  $\Delta d$  减小，谐振波长右移，反射率增大。当  $R=84 \text{ nm}$ ,  $\Delta d=40 \text{ nm}$  时，A 腔实现了对 1556.1 nm 的光调制。同理，通过优化 B 腔的参数，实现了对 1552.1 nm 的光调制。

优化后的 L3 腔上下 8 个空气孔向内移动  $0.1a$ ，左右两个黄色空气孔向外移动  $0.2a$ ，左右两个绿色空气孔向外移动  $0.1a$ 。同时，为了实现对两个波长的调制，优化空气孔的半径，A 腔上下 8 个空气孔半径为  $0.092 \mu\text{m}$ ，黄色空气孔半径为  $0.084 \mu\text{m}$ ，绿色空气孔半径不变，B 腔上面 4 个空气孔半径为  $0.092 \mu\text{m}$ ，下面 4 个空气孔半径不变，黄色空气孔半径为  $0.076 \mu\text{m}$ ，绿色空气孔半径不变。

调制器模块的电学掺杂结构如图 6 所示，由于 B 腔与 A 腔结构相似，此处以 A 腔掺杂为例。在 L3 腔左右两侧加电极（左侧接正极，右侧接负极），采用竖直掺杂形成 PN 结，PN 结的掺杂浓度为  $P^+ = 5.4 \times 10^{19} \text{ cm}^{-3}$ ,  $N^+ = 4.8 \times 10^{19} \text{ cm}^{-3}$ ,  $P = 3.9 \times 10^{18} \text{ cm}^{-3}$ ,  $N = 2.8 \times 10^{18} \text{ cm}^{-3}$ 。使用 Lumerical 中的 Device 模块进行分析，当驱动定压为 1.05 V 时，电子浓度变化量  $\Delta N_e = 2.21 \times 10^{18} \text{ cm}^{-3}$ ，空穴浓度的变化量  $\Delta N_h = 3.51 \times 10^{18} \text{ cm}^{-3}$ （如图 7 所示）。根据公式 (5) 可以得到此时硅基平板的折射率变化量可以达到 0.008，实现对 1556.1 nm 波长的“通”状态调制。对 B 腔采用同样的掺杂结构，可以实现对 1552.1 nm 波长的“通”状态调制。图 8

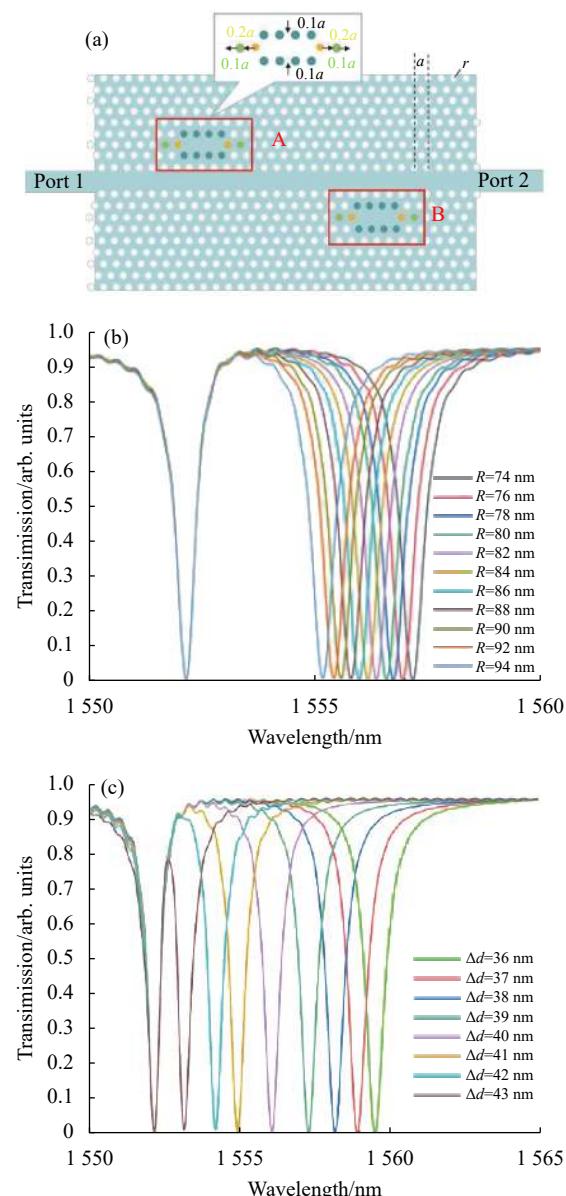


图 5 (a) 电光调制模块结构图；(b) L3 腔谐振波长和透过率随黄色空气孔半径  $R$  的变化图；(c) L3 腔谐振波长和透过率随上下空气孔内移距离  $\Delta d$  的变化图

Fig.5 (a) Structure diagram of electro-optic modulation module;  
 (b) Variation of the resonance wavelength and transmittance of the L3 resonator with the radius  $R$  of the yellow air hole;  
 (c) Variation of the resonance wavelength and transmittance of the L3 resonator with the moving distance  $\Delta d$  of the upper and lower air holes

是 3D-FDTD 仿真得到的透射谱图，从图中可以看出，当不施加电压时，该调制器对 1552.1 nm 和 1556.1 nm 的光透过率趋近于零，此时相当于电光调制器的“断”状态；当 A 腔、B 腔同时施加电压时，两个谐振波长

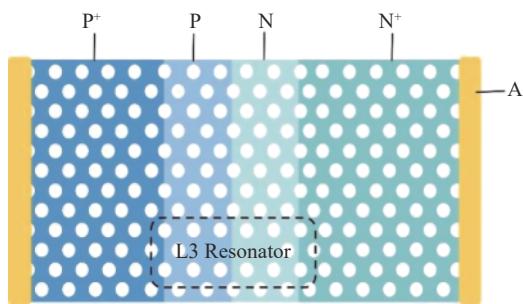


图 6 电光调制器电学掺杂示意图

Fig.6 Schematic diagram of electro-optic modulator doping structure

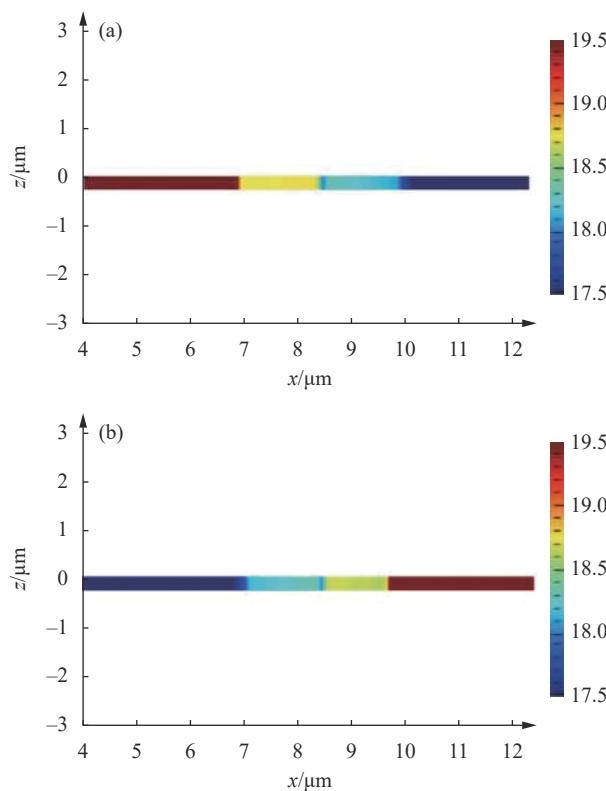


图 7 两端电压为 1.05 V 时载流子浓度分布图。(a) P 型载流子浓度;(b) N 型载流子浓度

Fig.7 Carrier concentration distribution diagram when the voltage across both ends is 1.05 V. (a) P-type carrier concentration; (b) N-type carrier concentration

同时发生偏移,原谐振波长处的透射率升高,可以使 1552.1 nm 和 1556.1 nm 的光波同时通过调制器,如图 8(a) 所示;当 A 腔不施加电压、B 腔施加电压时,可以使 1552.1 nm 的光波通过调制器,如图 8(b) 所示;当 A 腔施加电压、B 腔不施加电压时,可以使 1556.1 nm 的光波通过调制器,如图 8(c) 所示。从而实现对两个波长的通断调制。

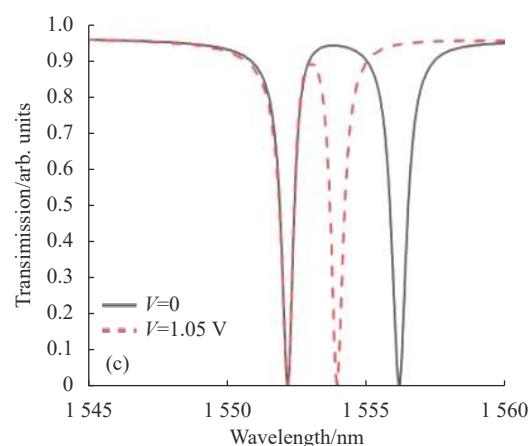
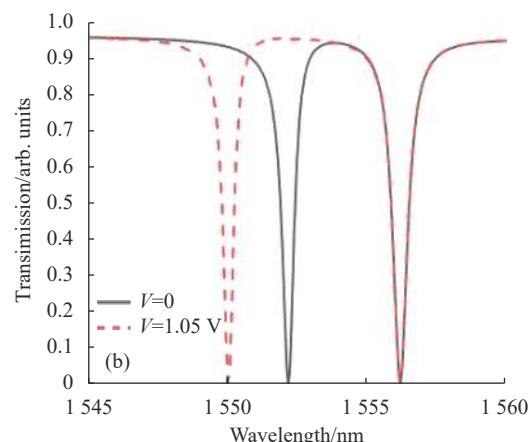
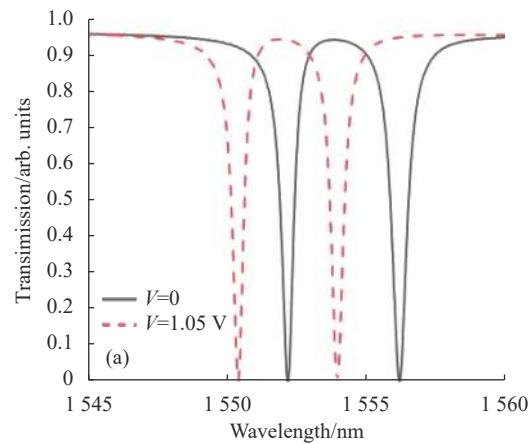


图 8 对不同腔施加电压输出端口 2 的透过率图。(a) A、B 两腔都施加电压;(b) 只对 B 腔施加电压;(c) 只对 A 腔施加电压

Fig.8 Transmittance diagram of output port 2 when voltage is applied to different resonators.(a) Voltage is applied to both resonators A and B; (b) Only the voltage is applied to the B resonator; (c) Only the voltage is applied to the A resonator

## 2.2 模分复用模块

模分复用模块采用非对称定向耦合型结构,当工作波长为 1540~1560 nm 时,包层为二氧化硅的硅基

纳米线波导  $TE_0$  和  $TE_1$  的有效折射率如图 9(a) 所示。由图 9(a) 中的曲线可以看出, 当单模波导宽度  $w_1=0.55 \mu\text{m}$ 、多模波导宽度  $w_2=1.125 \mu\text{m}$  时,  $TE_0$  和  $TE_1$  的有效折射率均为 2.561。此时, 满足模式匹配条件, 实现模式转换。

基于模式匹配原理, 设计的模分复用模块结构如图 9(b) 所示。当特定波长的  $TE_0$  模式光波从 Port 1 输入时, 仍以  $TE_0$  模式光波在双模波导中传输。当特

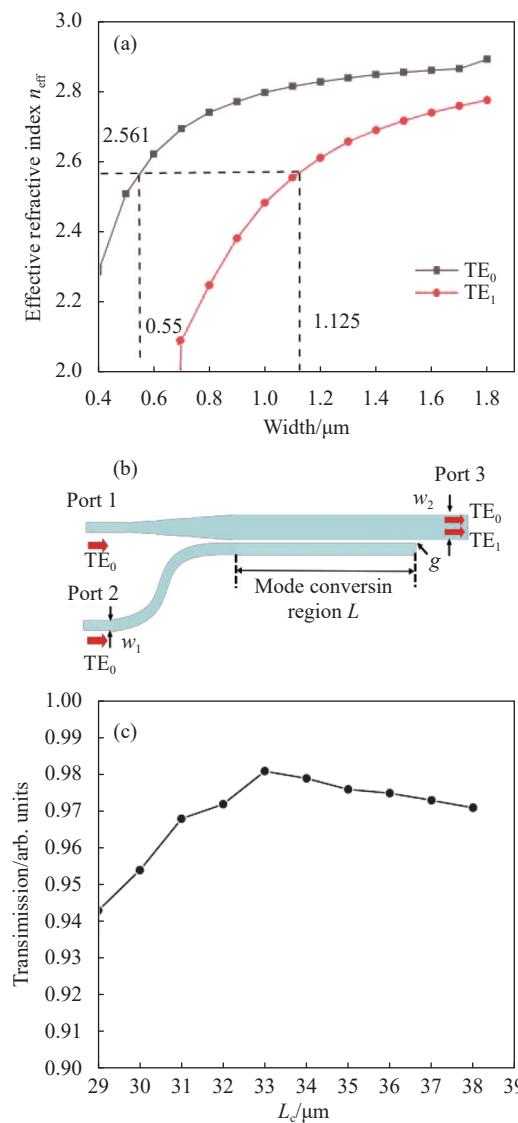


图 9 (a) 纳米线波导的有效折射率图; (b) 模分复用模块结构图;

(c) 不同耦合长度与耦合效率的关系

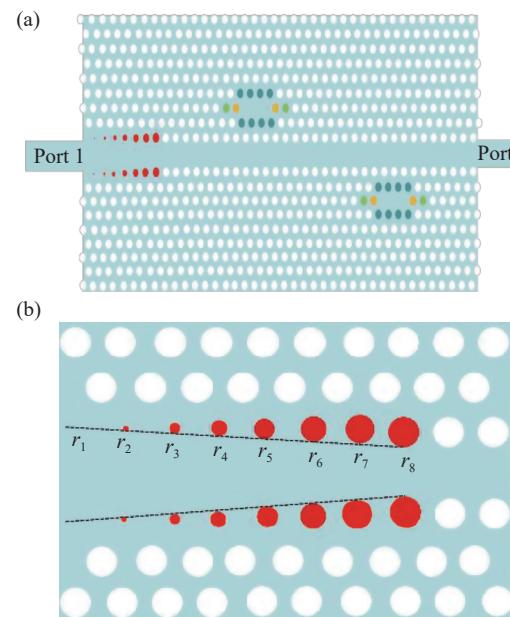
Fig.9 (a) Effective refractive index map of nanowire waveguide;  
 (b) Structure diagram of mode-division-multiplexing module;  
 (c) Relationship between different coupling lengths and coupling efficiency

定波长的  $TE_0$  模式光波从 Port 2 输入到单模波导中, 经过长度为  $L$  的模式转换区, 会从单模波导耦合至双模波导中, 并转换为  $TE_1$  模式。最终, 在 Port 3 处输出  $TE_0$  和  $TE_1$  两个模式的光波, 实现  $TE_0$  和  $TE_1$  两模式的模分复用功能。

在此基础上, 将探测器放置在输出端口 3, 选取波导间距  $g=0.1 \mu\text{m}$ , 调节耦合长度  $L_c$ , 使耦合效率达到最高。1554 nm 中心波长下不同耦合长度  $L_c$  与耦合效率即透过率的关系如图 9(c) 所示, 当  $L_c=33 \mu\text{m}$  时, 波导  $w_1$  中  $TE_0$  模式耦合到波导  $w_2$  中的效率最高, 达到 0.981。

### 2.3 电光调制器与模分复用器级联模块

由于输入端线波导的导光机制是全内反射效应, 光子晶体平板线缺陷波导的导光机制是禁带效应, 二者的导光机制不同, 所以它们各自的传播常数不同, 即波导的有效折射率不同。因此, 二者在级联时会出现模式失配的情况, 从而产生大量散射损耗。为了减少级联损耗, 提高透过率, 在输入端口级联处引入锥形空气孔结构, 如图 10(a) 中红色空气孔部分所示。图 10(b) 是锥形结果具体参数示意图, 其中, 红色空气孔的半径  $r_n = \frac{r}{c}(n-1)$  且  $n \leq c+1$ ,  $r$  为光子晶体空气孔的半径,  $c$  为锥形结构其中一侧红色空气孔的个数,  $n$  为锥形结构其中一侧红色空气孔的序号。当  $c=7$  时, 电光调制器的透射效果最优<sup>[19]</sup>。此时, 第一个空气孔 ( $n=1$ ) 的半径  $r_1 = 0 \mu\text{m}$ ; 第二个空气孔 ( $n=2$ ) 的半径  $r_2 = 0.014 \mu\text{m}$ ; 以此类推, 直到  $n=8$  时,  $r_8 = r =$



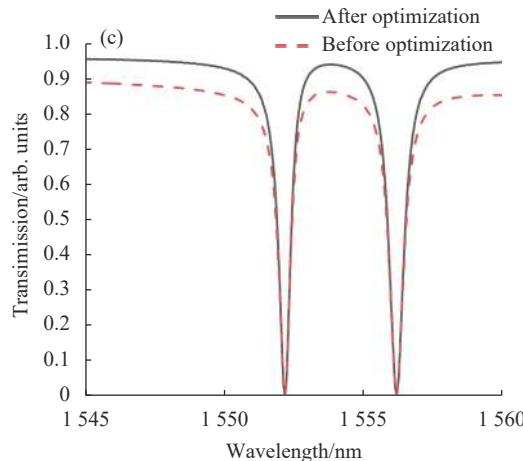


图 10 (a) 级联后调制模块结构示意图;(b) 锥形结构示意图;(c) 输入波导优化前后透射谱图

Fig.10 (a) Schematic diagram of the modulation module structure after cascading; (b) Schematic diagram of cone structure; (c) Input the transmission spectrum before and after optimization of the waveguide

0.096 μm, 即最后一个空气孔和光子晶体空气孔半径相等。图 10(c) 分别是引入锥形空气孔结构前后调制器“通”状态下, 光从端口 1 输入从端口 2 输出的透射率图, 从图中可以看出, 光在输出端口 2 的透射率提升了 9% 左右。因此, 在级联器件的输入端引入锥形空气孔结构, 以提高透射率。

图 11 是双波长电光调制器和模分复用器级联的结构图。由于级联后, L3 谐振腔的谐振波长会出现偏移, 为了使集成器件的调制波长与单独调制的波长一致, 通过微调 A、B、C、D 四个谐振腔中黄色空气孔的半径, 将谐振波长移到 1552.1 nm 和 1556.1 nm。级联微调之后, A、B、C、D 四个谐振腔黄色空气孔的半径分别为 0.083、0.091、0.086、0.083 μm, 可以实现中心波长为 1552.1 nm 和 1556.1 nm 的 TE<sub>0</sub> 模、TE<sub>1</sub> 模通断调制及两模式模分复用功能。该集成器件结构紧凑, 尺寸约为 65 μm×18 μm。

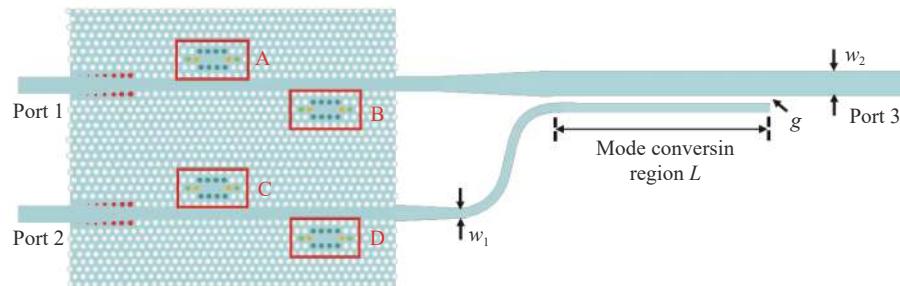


图 11 整体集成器件结构图  
Fig.11 Overall integrated device structure diagram

### 3 性能分析

文中所设计的双波长电光调制与模分复用集成器件, 需要考虑的性能指标主要有消光比、插入损耗、调制速率、调制深度和信道串扰。

消光比定义为:

$$\eta_{ER} = 10 \lg \left( \frac{I_{\max}}{I_{\min}} \right) \quad (14)$$

式中:  $I_{\max}$  和  $I_{\min}$  分别是调制器在“通”和“断”状态下对应的输出光强。消光比的单位是 dB, 消光比越大, 调制性能越好。

插入损耗定义为:

$$\gamma_{IL} = -10 \lg \left( \frac{I_{\text{out}}}{I_{\text{in}}} \right) \quad (15)$$

式中:  $I_{\text{out}}$  和  $I_{\text{in}}$  分别是调制器的输出光强和输入光强。插入损耗的单位是 dB, 插入损耗越小, 调制性能越好。

调制速率是指调制设备单位时间可调制的码元速率, 在电光调制器中能反应“通”、“断”调制的转换速度, 其与集成器件的系统总响应时间  $T$  成反比, 其表达式如下:

$$V = \frac{1}{T} \quad (16)$$

$$T = t_{re} + t_s \quad (17)$$

式中:  $t_{re}$  为材料的响应时间;  $t_s$  为器件的稳定时间。调制速率的单位为 GHz, 调制速率越大, 调制性能越好。

调制深度定义为:

$$D = \frac{P_1 - P_0}{P_1} \quad (18)$$

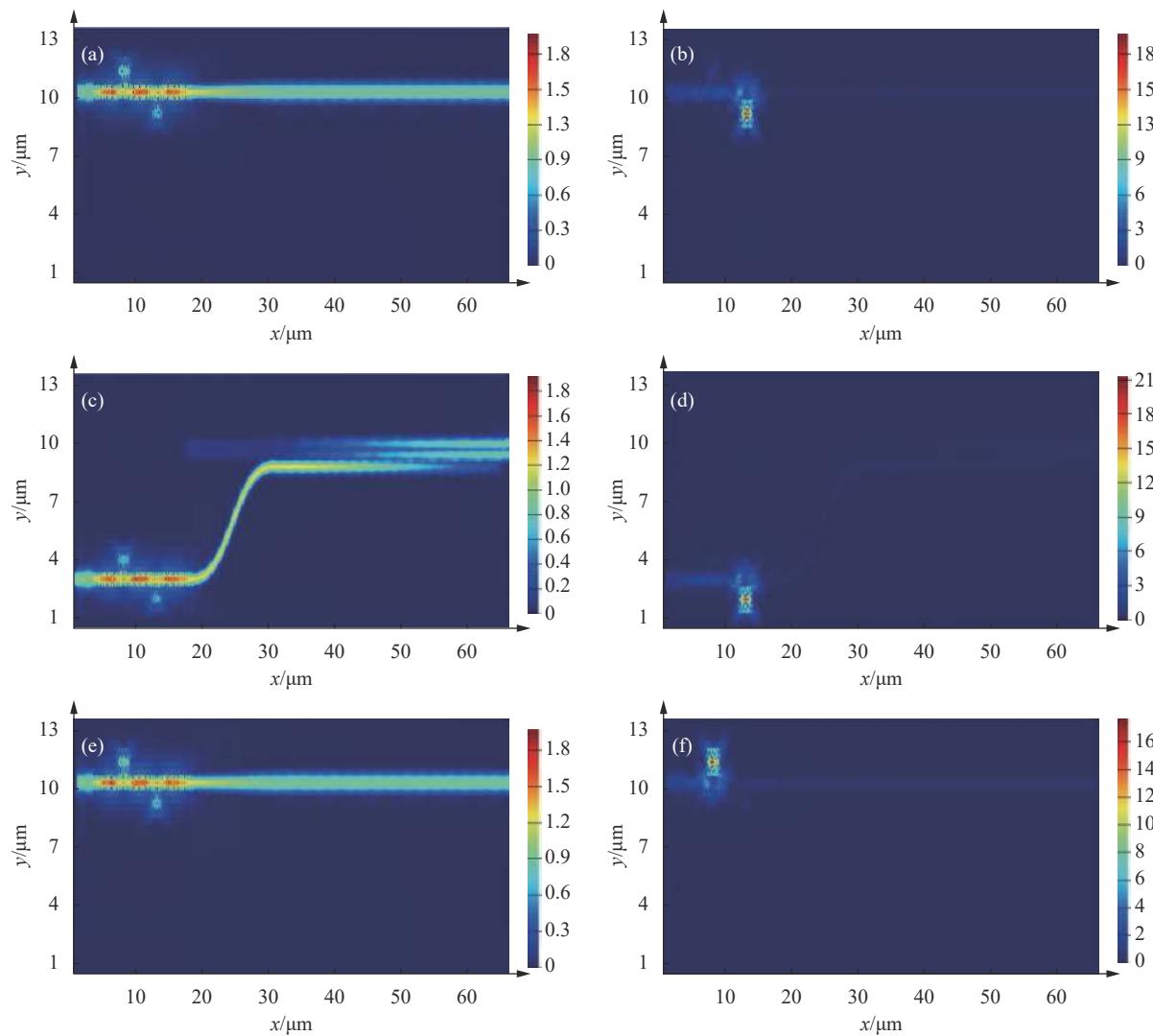
式中:  $P_1$  和  $P_2$  分别是调制器在“通”和“断”状态下对应的输出光功率。调制深度越大, 表示调制器越有利于长距离、低误码率传输, 调制效果越好。

信道串扰定义为:

$$C_{CT} = 10 \lg \left( \frac{I'_{out}}{I_{out}} \right) \quad (19)$$

其中,  $I_{out}$  和  $I'_{out}$  分别为集成器件目标输出端口与非目标输出端口的光强。信道串扰的单位是 dB, 信道串扰越小, 调制性能越好。

采用 Lumerical 仿真软件中的时域有限差分法(3D-FDTD)分析了集成器件的消光比、插入损耗、调制电压、调制速率、调制深度和信道串扰值。仿真计算时, 光源分别放置在输入端口 1 和 2, 探测器放置在输出端口 3, 图 12(a)~(h) 分别为波长 1552.1 nm 和 1556.1 nm 下 TE<sub>0</sub> 和 TE<sub>1</sub>“通”、“断”状态的稳态场分布。



当该集成器件分别处于“通”和“断”状态下时, 利用 3 D-FDTD 进行仿真, 得到对应的稳定时间, 如图 13 所示。由于器件的调制响应时间应以“通”状态至“断”状态、“断”状态至“通”状态中的较大值为准<sup>[20]</sup>, 因此选取“通”状态下的稳定时间为 27 ps。当电压为 0~2 V 时, 硅在电场控制下的材料响应时间为 30 ps<sup>[20]</sup>, 所以该集成器件的系统响应时间为 57 ps。通过公式 (16) 和公式 (17), 得到器件的调制速率为 17.54 GHz。通过公式 (14) 和 (18) 计算得到该器件的消光比  $\eta_{ER}$  均为 20 dB 以上, 调制深度  $D$  均为 0.99。通过公式 (15) 和 (19) 可得: 该集成器件的插入损耗  $\gamma_{IL}$  最小为 0.47 dB, 最大为 0.57 dB; 信道串扰值  $C_{CT}$  最小为 -39.50 dB, 最大为 -34.68 dB。表 1 对比了参考文献所提出的同类型器件, 文中所设计的集成器件可以调制两个波长两个模式四个信道, 在保证器件小型化的

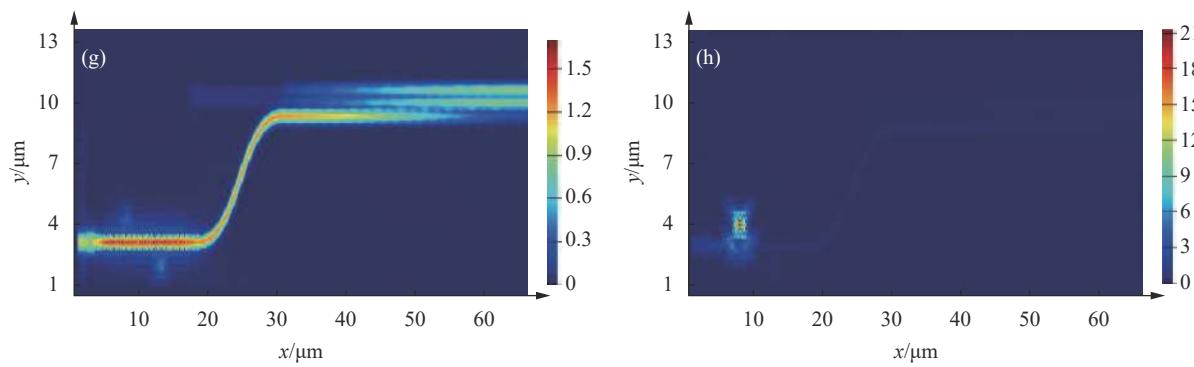


图 12 不同波长、模式的通断稳态场分布图。(a) 1552.1 nm TE<sub>0</sub>“通”状态; (b) 1552.1 nm TE<sub>0</sub>“断”状态; (c) 1552.1 nm TE<sub>1</sub>“通”状态; (d) 1552.1 nm TE<sub>1</sub>“断”状态; (e) 1556.1 nm TE<sub>0</sub>“通”状态; (f) 1556.1 nm TE<sub>0</sub>“断”状态; (g) 1556.1 nm TE<sub>1</sub>“通”状态; (h) 1556.1 nm TE<sub>1</sub>“断”状态

Fig.12 On-off steady-state field distribution diagrams of different wavelengths and modes. (a) 1552.1 nm TE<sub>0</sub> "on" state; (b) 1552.1 nm TE<sub>0</sub> "off" state; (c) 1552.1 nm TE<sub>1</sub> "on" state; (d) 1552.1 nm TE<sub>1</sub> "off" state; (e) 1556.1 nm TE<sub>0</sub> "on" state; (f) 1556.1 nm TE<sub>0</sub> "off" state; (g) 1556.1 nm TE<sub>1</sub> "on" state; (h) 1556.1 nm TE<sub>1</sub> "off" state

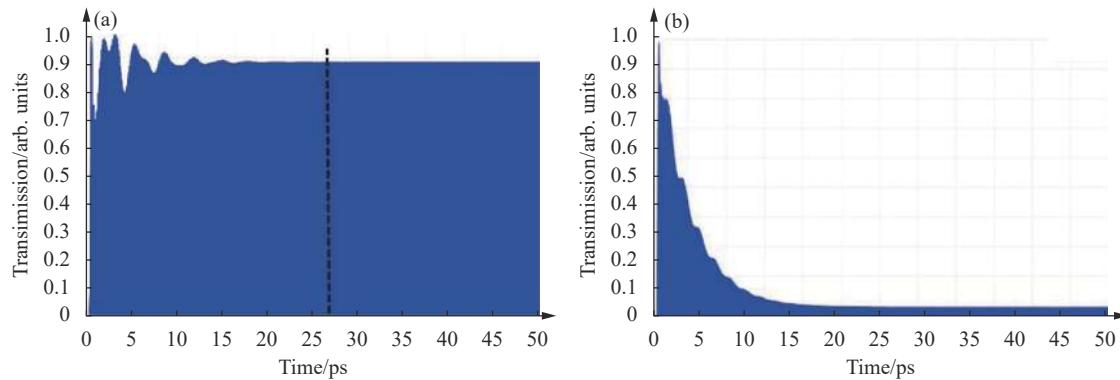


图 13 集成器件分别处于“通”和“断”状态下的稳定时间。(a)“通”状态 ;(b)“断”状态

Fig.13 Stable time when the integrated device is in the "on" and "off" states. (a) "on" state; (b) "off" state

表 1 光子晶体电光调制器及两模式模分复用集成器件性能对比

Tab.1 Performance comparison of photonic crystal electro-optic modulator and two-mode mode division multiplexing integrated device

Reference	Extinction ratio/dB	Insertion loss/dB	Channel crosstalk/dB	Footprint
[8]	-	4.5	-	200 $\mu\text{m}$
[9]	15.1	0.3	-	46 $\mu\text{m} \times 8 \mu\text{m} \times 0.22 \mu\text{m}$
[10]	3.4	1	-	200 $\mu\text{m}$
[11]	29.13	1.33	-	9.03 $\mu\text{m}$
[12]	-	0.3	<-36	300 $\mu\text{m}$
[13]	-	0.3	<-22	>48.8 $\mu\text{m}$
[14]	-	<1.5	<-30	>100 $\mu\text{m}$
[15]	-	<3.2	<-21	18 $\mu\text{m}$
[17]	13-16	22	-	0.45 $\text{mm}^2$
[18]	19.73	<0.46	<-14.66	54 $\mu\text{m} \times 22 \mu\text{m}$
This work	>21.65	<0.57	<-34.68	65 $\mu\text{m} \times 18 \mu\text{m}$

前提下,扩充了信道数,增加了传输容量。并且从表 1 中可以看出,该集成器件消光比高,信道串扰低且结构紧凑,易于集成。

## 4 结 论

文中提出了一种基于光子晶体的双波长电光调制和模分复用的片上集成器件,采用 L3 型复合谐振腔和硅基光子晶体波导侧耦合结构,通过调节谐振腔的宽度和空气孔的半径,可以实现两个波长的调制和模分复用功能。在纳米线波导与光子晶体波导之间引入锥形空气孔结构来减少耦合损耗,提高透射率。采用 PN 结掺杂结构可以在较小的折射率差的条件下实现较低的调制电压。仿真结果表明,该集成器件在调制电压为 1.05 V 时,实现中心波长为 1552.1 nm 和 1556.1 nm 的 TE<sub>0</sub> 模、TE<sub>1</sub> 模通断调制及复用功能,其消光比高,调制深度大,信道串扰低且结构紧凑,易于集成,可望应用于高速大容量光通信系统,对集成光学器件的发展具有重要价值。

## 参考文献:

- [1] Liu Haifeng, Guo Hongjie, Tan Manqing, et al. Research progress of lithium niobate thin-film modulators [J]. *Chinese Optics*, 2022, 15(1): 1-13. (in Chinese)
- [2] Li Jin, Yan Hao, Meng Jie. Research progress of gas absorption spectrum detection technology based on photonic crystal fiber [J]. *Optics and Precision Engineering*, 2021, 29(10): 2316-2329. (in Chinese)
- [3] Hu Siqi, Tian Ruijuan, Gan Xuetao. Two-dimensional material photodetector for hybrid silicon photonics [J]. *Chinese Optics*, 2021, 14(5): 1039-1055. (in Chinese)
- [4] Wu Genzhu, Lin Chunling, Lu Juncheng, et al. Seven-core photonic crystal fiber temperature sensor [J]. *Optics and Precision Engineering*, 2021, 29(05): 951-957. (in Chinese)
- [5] Yuan Pei, Wang Yue, Wu Yuanda, et al. Monolithic integration of a wavelength division multiplexer/demultiplexer and electro-absorption VOAs based on 3 μm-SOI [J]. *Infrared and Laser Engineering*, 2019, 48(8): 0818004. (in Chinese)
- [6] Zhao Runhan, Meng Xinyu, Zhao Yunhe, et al. Mode converter based on fiber grating to eliminate intermode interference phenomenon [J]. *Infrared and Laser Engineering*, 2018, 47(12): 1222001. (in Chinese)
- [7] Gosciniak J, Tan D T H, Corbett B. Enhanced performance of graphene-based electro-absorption waveguide modulators by engineered optical modes [J]. *Journal of Physics D Applied Physics*, 2015, 48(23): 235101-235101.
- [8] Yosuke T, Keisuke K, Ryotaro A, et al. Full C-band Si photonic crystal waveguide modulator [J]. *Optics Letters*, 2017, 42(24): 5110-5112.
- [9] Hu Yuchen, Chen Heming, Zhou Haotian. Mach-Zehnder modulator based on photonic crystal and nanowire waveguide [J]. *Journal of Infrared and Millimeter Waves*, 2019, 38(4): 499-507. (in Chinese)
- [10] Terada Y, Tatebe T, Hinakura Y, et al. Si photonic crystal slow-light modulators with periodic p-n junctions [J]. *Journal of Lightwave Technology*, 2017, 35(9): 1684-1692.
- [11] Zhou Haotian, Chen Heming. A novel compact electro-optic modulator based on photonic crystals [J]. *Study on Optical Communications*, 2019, 45(5): 46-51. (in Chinese)
- [12] Xing J, Li Z, Xiao X, et al. Two-mode multiplexer and demultiplexer based on adiabatic couplers [J]. *Optics Letters*, 2013, 38(17): 3468-3470.
- [13] Li Y, Li C, Li C, et al. Compact two-mode (de)multiplexer based on symmetric Y-junction and Multimode interference waveguides [J]. *Optics Express*, 2014, 22(5): 5781-5786.
- [14] Driscoll J, Grote R, Souhan B, et al. Asymmetric Y junctions in silicon waveguides for on-chip mode-division multiplexing [J]. *Optics Letters*, 2013, 38(11): 1854-1856.
- [15] Nawwar O M, Shalaby H, Pokharel R K. Modeling, simulation, and fabrication of bi-directional mode-division multiplexing for silicon-on-insulator platform [J]. *Appl Opt*, 2018, 57(1): 42-51.
- [16] Mehrabi K, Zarifkar A, Babaei M. Compact, high-performance, and fabrication friendly two-mode division multiplexer based on a silicon bent directional coupler [J]. *Applied Optics*, 2020, 59(12): 3645-3651.
- [17] Du J B, Zheng L F, Xu K, et al. High speed and small footprint silicon microring modulator assembly for space-division multiplexed 100-Gbps optical interconnection [J]. *Optics Express*, 2018, 26(11): 13721-13729.
- [18] Xiang Tong, Chen Heming, Hu Yuchen. Silicon-Based integrated device for electro-optic modulation assembly with mode-division multiplexing [J]. *Chinese Journal of Lasers*, 2021, 48(11): 137-148. (in Chinese)
- [19] Hu Y C, Chen H M, Zhou H T. Mach-Zehnder modulator based on photonic crystal and nanowire waveguide [J]. *Journal of Infrared and Millimeter Waves*, 2019, 38(4): 499-507. (in Chinese)
- [20] Yan Feixu. Research on electro-optic modulator based on photonic crystal resonator with wavy PN junction [D]. Nanjing: Nanjing University of Posts and Telecommunications, 2020. (in Chinese)