# 1× N 信道聚合物微环谐振器电光开关 阵列的开关特性\*

# 闫欣,马春生<sup>†</sup>,陈宏起,郑传涛,王现银,张大明

(吉林大学 a. 集成光电子学国家重点联合实验室吉林大学试验区; b. 电子科学与工程学院,长春 130012)

摘 要:利用耦合模理论、电光调制理论和微环谐振理论,提出了一个完善合理的聚合物微环谐振器电光开关阵列模型.该器件由 1 条水平信道、N 条竖直信道和 N 个微环构成,在微环上施加不同 方式的驱动电压,可以实现 N+1 条信道的开关功能.以 1×8 信道结构为例,在 1 550 nm 谐振波 长下对该器件进行了优化设计和模拟分析.其结果是:微环波导芯的截面尺寸为 1.7×1.7  $\mu$ m<sup>2</sup>,波 导芯与电极间的缓冲层厚度为 2.5  $\mu$ m,电极厚度为 0.2  $\mu$ m,微环半径为 13.76  $\mu$ m,微环与信道间 的耦合间距为 0.14  $\mu$ m,输出光谱的 3 dB 带宽约为 0.05 nm,开关电压约为 12.6 V,插入损耗约为 0.67~1.26 dB,串扰小于-20 dB,开关时间约为 11.35 ps.

关键词:光通信;微环阵列;电光开关;开关电压;开关时间

**中图分类号**:TN253 **文献标识码**:A

**文章编号:**1004-4213(2009)08-1914-6

# 0 引言

光开关是一种具有两个或多个可洗输出端口, 可对光传输线路进行相互转换的器件,无论是在空 分、时分或波分复用系统中,光开关及其阵列都有着 广泛的应用,而其中的电光开关<sup>[1-2]</sup>与其他光开关相 比具有开关时间短、响应速度快等优点而成为研究 热点. 与其他材料相比, 有机聚合物[3-4] 的最大特点 就是结构灵活,能根据不同的需要设计不同的聚合 物材料,并且在器件制作工艺方面也比较容易.因此 用电光聚合物材料制备电光开关已成为高速光开关 的发展方向.微环谐振器具有结构紧凑、集成度高等 优点,不仅具有滤波、复用、解复用、路由等基本功 能,而且还具有波长变换、调制、开关等功能,具有广 泛的应用前景.利用微环的谐振及滤波特性和材料 的电光特性,可以设计制作出尺寸小、开关电压低、 开关时间短、开关速度快的微环电光开关,在光通信 网络中有着广泛的应用前景,正在成为国际国内热 门的研究课题.

从国内外对微环电光开关器件的研究情况来看, 对于微环电光开关的研究报道很有限.目前美国、日 本、香港以及我们课题组正在开展微环电光开关的研 究工作<sup>[5-9]</sup>,所用的电光材料有 Si、LiNbO<sub>3</sub> 等无机材 料和有机聚合物材料.研究工作主要集中在双信道微

<sup>+</sup>Tel:0431-85103909 Emai 收稿日期:2009-01-13 环电光开关方面.这种结构的器件所能实现的开关功 能很有限,只是两信道间的开关转换功能.因此目前 国际国内对于微环电光开关的研究正处于起步阶段, 而对于多信道多微环结构的电光开关阵列的研究基 本上处于空白状态.

本文在文献<sup>100</sup>提出的 1×8 信道微环谐振波分 复用器的结构基础上,采用电光聚合物材料作为波 导芯层,利用耦合模理论、电光调制理论和微环谐振 理论,提出了一个完善合理的聚合物微环谐振器电 光开关阵列模型.该器件由 1条水平信道、N条竖 直信道和 N 个微环构成,在微环上施加不同方式的 驱动电压,可以实现 N+1条信道的开关功能.以 1×8信道结构为例,在谐振波长为 1.55 μm 的情况 下,对微环和信道的波导芯尺寸、波导芯与电极间的 缓冲层厚度、电极厚度、微环半径、微环与信道间的 耦合间距等参量进行了优化,对器件的开关电压、传 输光谱、插入损耗、串扰、时域响应等特性进行了模 拟,并对模拟结果进行了分析与讨论.

### 1 结构及原理

图1给出了1×N信道聚合物微环谐振器电光 开关阵列的结构简图和微环波导的横截面图,它是 由1条水平信道、N条竖直信道和N个半径相同的 微环构成.电极只加在微环上,信道上不加电极.每 个微环波导的结构依次为:上电极/上缓冲层/波导 芯/下缓冲层/下电极/衬底,其中波导芯为聚合物电 光材料.

不施加电压时,这一结构为微环谐振器阵列;施 加电压时,则为微环谐振器电光开关阵列.该微环谐

<sup>\*</sup>国家自然科学基金(60706011)、教育部博士点新教师基金 (20070183087)、吉林省科技发展计划青年科研基金(20080125) 和国家重点基础研究发展计划(2006CB302803)资助

Email:mcsheng@163.com 修回日期:2009-04-01

振器阵列的滤波原理是:不加电压时,在由水平信道 左端口输入的不同波长的信号光中,波长满足微环 谐振条件的信号光,在临近耦合点处不断地耦合进 入第1个微环 R<sub>1</sub>中,然后再耦合进入与其相邻的第 1条竖直信道,并由其输出端口输出,输出光功率以 该谐振波长信号光为最大,而其他信道相应端口中 的输出光功率以谐振波长信号光为最小,从而实现 了对谐振波长的滤波功能.

微环谐振器电光开关阵列的工作原理是:选择 具有谐振波长的信号光由水平信道左端口输入,当 在前 *i* 个微环的电极上施加相同的电压时,这些微 环芯层聚合物电光材料的折射率要发生变化,使这 些微环中模的传播常数发生变化,与信道产生了相 位失配,从而导致这些微环和信道中传输信号的光 功率发生转换.当外加电压等于开关转换电压时,第 *i*+1条信道的输出端口的输出光功率变为最大,而 其他信道相应端口的输出光功率变为最小,从而实 现了开关功能.依次在微环上施加不同方式的电压, 可以实现 *N* 条竖直信道和水平信道的开关功能.





对图 1 所示的聚合物微环谐振器电光开关阵列 进行了参量优化,相关参量取为:谐振波长 $\lambda_0$  = 1550 nm,聚合物芯层折射率  $n_{10}$  = 1.59,体振幅衰 减系数  $\alpha_{10}$  = 0.25 dB/cm,电光系数  $\gamma_{33}$  = 68 pm/V<sup>[3]</sup>;聚合物缓冲层折射率  $n_{20}$  = 1.461,体振 幅衰减系数  $\alpha_{10}$  = 0.25 dB/cm<sup>[4]</sup>;采用金作为金属电 极,n 折射率  $n_{30}$  = 0.19,消光系数  $\kappa_{30}$  = 6.1<sup>[11]</sup>;左右 包层为空气,折射率  $n_{40}$  = 1,体振幅衰减系数  $\alpha_{40}$  = 0;水平信道输入/输出端口及竖直信道输出端口到 相邻耦合点间的距离  $L_1$  = 2 000  $\mu$ m,两微环间的圆 心距  $L_2 = 125 \ \mu m$ . 利用文献[12]给出的弯曲波导的分析方法,在以下的计算中已考虑了微环的弯曲 对模传播常数的影响. 适当选取信道的波导芯宽度, 可使信道和微环不加电压时二者的模传播常数相 等. 参量优化过程参见文献[9],这里只给出优化结 果:芯宽度 w 与芯厚度  $t_1$  相等,  $w = t_1 = 1.7 \ \mu m$ , 芯层和电极间的上下缓冲层厚度  $t_2 = 2.5 \ \mu m$ ,电极 厚度  $t_3 = 0.2 \ \mu m$ ,微环与信道间的耦合间距 d =0.14  $\mu m$ ,此时信道中的模损耗系数  $a_R = 0.29 \ dB/cm$ ;微环半径  $R = 13.76 \ \mu m$ ,此时弯曲损耗很小,为 10<sup>-4</sup> dB/cm 量级,因此模式损耗主要来自于电极和 聚合物材料的吸收. 在上述的优化参量条件下,既保 证了器件中  $E_{00}$ 基模的单模传输,又可使器件的开 关电压、插入损耗和串扰降到尽可能的小.

## 2 开关功能

如图 1(b)所示,令  $E_1$ 、 $E_2$  分别为加在微环芯层 和缓冲层上的电场,施加电压与电场之间的关系为  $V=E_1t_1+2E_2t_2$ .由介质层分界面处电位移的连续 条件  $n_{10}^2E_1=n_{20}^2E_2$  及电光调制理论,可以得到由电 压 V 引起的芯层电光材料的折射率变化  $\Delta n_{10}$  为

$$\Delta n_{10} = \frac{1}{2} n_{10}^3 \gamma_{33} E_1 = \frac{n_{10}^3 \gamma_{33} V}{2(t_1 + 2t_2 n_{10}^2 / n_{20}^2)}$$
(1)

即芯层电光材料的折射率由  $n_{10}$  变到  $n_{10} + \Delta n_{10}$ ,而 其他介质层为非电光材料,其折射率  $n_{20}$ 、 $n_{30}$ 、 $n_{40}$ 不 随施加电压的变化而变化.

令 $a_0$ 为水平信道左端口的输入光振幅, $b_1$ , $b_2$ , …, $b_N$ , $b_{N+1}$ 为 N 条竖直信道输出端口的输出光振 幅, $\kappa$ 、t分别为微环与信道间的振幅耦合比率和振幅 透射比率,满足 $\kappa^2 + t^2 = 1$ .由微环谐振器阵列振幅 之间的关系可推导出由水平信道左端口至各信道输 出端口的光强传递函数为

$$|D_{N+1}|^{2} = \left|\frac{b_{N+1}}{a_{0}}\right|^{2} = |u^{N}\exp[-j(N-1)\Psi_{2}] \cdot \exp(-j2\Psi_{1})|^{2}$$
(2)

$$|D_i|^2 = \left|\frac{b_{i1}}{a_0}\right|^2 = |u^{i-1}v\exp\left[-j(i-1)\Psi_2\right] \cdot \exp\left(-j2\Psi_1\right)|^2 \qquad (i=1, \ 2\cdots, N)$$
(3)

式中

$$u = \frac{t \{ 1 - \exp[-j(\phi_1 + \phi_2)] \}}{1 - t^2 \exp[-j(\phi_1 + \phi_2)]}$$

$$\tag{4}$$

$$v = \frac{-\kappa^{2} \exp(-j\phi_{1})}{1 - t^{2} \exp[-j(\phi_{1} + \phi_{2})]}$$
(5)

$$\Psi_1 = L_1(\beta_L - \alpha_L) \tag{6}$$

$$\Psi_2 = L_2 \left(\beta_L - \mathbf{j}_{\alpha_L}\right) \tag{7}$$

$$\phi_1 = \pi R (\beta_{\rm R} - j_{\alpha_{\rm R}})/2 \tag{8}$$

(9)

 $\phi_2 = 3\pi (R\beta_{\rm R} - j\alpha_{\rm R})/2$ 

式中, $\Psi_1$ 、 $\Psi_2$  分别为光传输距离  $L_1$ 、 $L_2$  的相位, $\phi_1$ 、  $\phi_2$  分别为光传输弧长  $\pi R/2$ 、 $3\pi R/2$  的相位; $\beta_L = \beta_0$ 为信道的模传播常数, $\beta_R = \beta_0$  为不加电压时微环的 模传播常数, $\beta_R = \beta_V$  为施加电压时微环的模传播常 数, $\alpha_L$  为信道的模损耗系数, $\alpha_R$  为微环的模损耗系 数. 相应的各信道的输出功率定义为

 $P_i = 10 \log_{10}(|D_i|^2)$  (*i*=1,2,...,N+1) (10) 图 2 给出了在不加电压情况下该器件各信道的



- 图 2 不加电压时各信道的输出功率 P;随传输波长 λ的变化(输出光谱)
- Fig. 2 Output power  $P_i$  versus propagation wavelength  $\lambda$  for each channel (i. e. output spectrum),  $V_1 \sim V_8 = 0$

输出光谱. 由图 2 可以看出,在工作波长  $\lambda = 1550 \text{ nm处}, P_1$ 已变为最大,谐振波长信号光的功率将全部由第 1条竖直信道输出,其插入损耗约为 0.84 dB,而其他信道的输出功率变得很小,其串扰 皆小于-20 dB.

在不同的施加电压的方式下,图 3 和图 4 分别 显示了各信道的输出功率和输出光谱,在图 3 中取 工作波长  $\lambda = 1550$  nm,在图 4 中取工作电压 12.6 V,各种施加电压的方式在图标题中给出.图 3 和图 4 中的 8 小幅亚图分别对应所施加电压的 8 种 不同方式.对于第 *i* 种施加电压方式,驱动电压只加 到前 *i* 个微环上,即 $V_1 \sim V_i = V, V_{i+1} \sim V_8 = 0.$ 

由图 3 可以看出,当驱动电压 V 增大时,第 i+ 1 条竖直信道的输出功率  $P_{i+1}$  很快地增大.由图 4 可以看出,在工作波长  $\lambda = 1550 \text{ nm}$  处, $P_{i+1}$ 变为最 大,而其他信道的输出功率变得很小,其串扰皆小于 -20 dB. 这说明在此种施加电压方式下,第 i+1 条 竖直信道实现了开关功能.依次从 1 到 8 改变 i 的 值,则可在第 2、3、…、8 条竖直信道和水平信道(即 第 9 条信道)中实现开关功能,此时各信道相应的插 入损耗分别为 0.90, 0.96, 1.02, 1.08, 1.14, 1.20, 1.26, 0.67 dB.



Fig. 3 Output power Pi versus operation voltage  $V_i$  for each channel



Fig. 4 Output power  $P_i$  versus propagation wavelength  $\lambda$  for each channel (i. e. output spectrum)

在插入损耗和串扰允许的情况下,本文给出的 方法可以优化设计出具有更多信道开关功能的这类 聚合物微环谐振器电光开关阵列.在施加电压的方 式下,对1×8、1×16、1×32、1×64 信道的聚合物微 环谐振器电光开关阵列的模拟结果由表1给出.

**表**1 1×8、1×16、1×32、1×64 信道聚合物微环谐振

器电光开关阵列的模拟结果

信道数	插入损耗/dB	串扰/dB
1×8	0.67~1.26	<-20
$1\! imes\!16$	0.84~1.73	<-20
$1 \times 32$	0.84~2.67	<-20
$1\! imes\!64$	0.84~4.56	<-20

#### 时域响应 3

利用图 5 对器件的时域响应特性进行分析.设 开关电压为Vs,在开关电压切换过程中,微环中传 输的光将经历两个过程,分别是电压 V 从 0 增大到





### 图5 时域响应示意

Fig. 5 Sketch of the time-domain response

Vs 和从 Vs 减小到 0. 在分析时域响应特性时,当光 在微环中传输一圈的过程中,由式(8)和(9)给出的 传输相位 ø1 和 ø2 应该做如下修正:

①令工作电压 V 从 0 变到 V、时,光到达截面 A. 这时光首先在电压 V=0 状态下以速度 v=v<sub>0</sub> 传 输了弧长 BmA,然后在电压  $v = v_s$  状态下以速度  $v=v_s$  传输了弧长 AnB,此时  $\phi_1$  和  $\phi_2$  应修正为:

1) 弧长 
$$AnB = l \ge \frac{3}{2}\pi R$$
  
 $\phi_1 = \left[ l - \frac{3}{2}\pi R \right] (\beta_V - j\alpha_R) + (2\pi R - l) (\beta_0 - j\alpha_R)$  (11)  
 $\phi_2 = \frac{3}{2}\pi R (\beta_V - j\alpha_R)$  (12)  
2) 弧长  $AnB = l < \frac{3}{2}\pi R$ 

$$\phi_1 = \frac{1}{2} \pi R(\beta_0 - \mathbf{j}\alpha_R) \tag{13}$$

$$\phi_2 = l(\beta_V - j\alpha_R) + \left(\frac{3}{2}\pi R - l\right) (\beta_0 - j\alpha_R) \qquad (14)$$

式中 $l=v_V t_l, t_l = \frac{\omega}{\beta_V} t_l, t_l$ 为开关响应时间,即在 电压 $V=V_s$ 下光在微环中传输长度为1时所用的时间.

②令工作电压 $V \downarrow V_s$ 变到0时,光到达截面A. 这时光首先在电压 $V=V_s$ 状态下以速度 $v=v_v$ 传输 了弧长BmA,然后在电压V=0状态下以速度 $v=v_0$ 传输了弧长AnB,此时 $\phi_1$ 和 $\phi_2$ 应修正为:

1) 
$$\mathfrak{M} \not\in AnB = l \geqslant \frac{3}{2}\pi R$$
  
 $\phi_1 = \left[ l - \frac{3}{2}\pi R \right] \left( \beta_0 - j\alpha_R \right) + \left( 2\pi R - l \right) \left( \beta_V - j\alpha_R \right) \quad (15)$ 

$$\phi_2 = \frac{3}{2} \pi R \left( \beta_0 - j \alpha_R \right) \tag{16}$$

2) 弧长 
$$AnB = l < \frac{3}{2}\pi R$$
  
 $\phi_1 = \frac{1}{2}\pi R(\beta_V - j\alpha_R)$  (17)

$$\phi_2 = l(\beta_0 - \mathbf{j}_{\alpha_R}) + \left(\frac{3}{2}\pi R - l\right) (\beta_V - \mathbf{j}_{\alpha_R}) \qquad (18)$$

式中  $l = v_0 t = \frac{\omega}{\beta_0} t_l$ ,  $t_l$  仍为开关响应时间,即在电压 V=0下光在微环中传输长度为 l 时所用的时间.因 为相位  $\phi_1$  和  $\phi_2$  都是响应时间  $t_l$  的函数,所以仍可 利用式(10)来分析器件的时域响应.

本文以电压只加在第一个微环上为例,即 $V_2 \sim V_8 = 0$ .不考虑模式损耗,图 6 给出了传输功率 $P_1$ 和 $P_2$ 与开关响应时间的关系曲线,取波长 $\lambda = 1550$  nm,(a) $V_1$ 从 0 变到 $V_8 = 12.6$ V,(b) $V_1$ 从 $V_8 = 12.6$ V 变到 0.由图 6 可以看出,上升/下降时间 $t_{r,f}$ 很短,大约是 0.44 ps.这是因为微环半径  $R = 13.76 \ \mu m$ 很小,光在微环中传输一周的光程也就很短,所以上升/下降时间很短.







除了上升/下降时间,还有延迟时间 t<sub>d</sub>,其定义 为光经过平行信道相邻耦合点间的距离 L<sub>2</sub>、下一微 环的四分之一圈和耦合点到下一竖直信道输出端口 的距离 L<sub>1</sub> 所用的总时间.利用式

$$t_{\rm d} = \frac{1}{V_0} \left[ L_2 + \frac{1}{2} \pi R + L_1 \right] = \frac{\beta_0}{\omega} \left[ L_2 + \frac{1}{2} \pi R + L_1 \right]$$
(19)

能够得到延迟时间为  $t_d = 10.91$  ps,因此开关 时间为  $t_s = t_{r,f} + t_d = 0.44 + 10.91 = 11.35$  ps.

### 4 结论

在谐振波长1550 nm 的情况下,应用本文给出 的光强传递函数对1×N信道聚合物微环谐振器电 光开关阵列进行了参量优化和特性分析. 微环波导 芯尺寸和缓冲层厚度要适当地选择,既要使所施加 的工作电压尽量地小,同时又不能使模式损耗过大. 当取波导芯厚度与宽度均为 1.7 μm、缓冲层厚度为 2.5 μm 时,信道和微环的模损耗系数分别约为 0.256 dB/cm和 0.29 dB/cm. 微环与信道间的耦合 间距也要适当地选择,既要使器件的工作电压尽量 地小,同时又不能使输出光谱的 3-dB 带宽过小.当 取耦合间距为 0.14 μm、工作电压为 12.6 V 时,输 出光谱的 3-dB 带宽约为 0.05 nm,1×8 信道结构的 插入损耗约为 0.67~1.26 dB,串扰小于-20 dB, 开关时间约为11.35 ps,比其他光开关的开关时间 要小很多.对1×8、1×16、1×32、1×64 信道的聚合 物微环谐振器电光开关阵列的模拟结果表明,在不 同的施加电压方式下,本文所设计的聚合物微环谐 振器电光开关阵列的各条信道均实现了良好的开关 功能.本文给出的聚合物多信道多微环结构的电光 开关阵列在国内外还未见诸报道.

### 参考文献

- WANG Q, YAO JP. A high speed 2×2 electro-optic switch using a polarization modulator [J]. Opt Express, 2007, 15 (25): 16500-16505.
- [2] BAO Jun-feng, WU Xing-kun. The design of a directional

coupled electro-optical switch based on the polymeric waveguide[J]. *Acta Photonica Sinica*, 2005, **34**(3): 361-364. 鲍俊峰, 吴兴坤. 一种定向耦合器型高聚物光开关设计[J]. 光 子学报, 2005, **34**(3): 361-364.

- [3] XU G Y, LIU Z F, MA J, et al. Organic electro-optic modulator using transparent conducting oxides as electrodes
   [J]. Opt Express, 2005, 13(19): 7380-7385.
- [4] PITOIS C, VUKMIROVIC C, HULT A. Low-loss passive optical waveguides based on photosensitive poly (pentafluoro styrene-co-glycidyl methacrylate) [J]. Macromolecules, 1999, 32(9): 2903-2909.
- [5] TANUSHI Y, YOKOYAMA S. Design and simulation of ring resonator optical switches using electro-optic materials [J]. Japanese Journal of Applied Physics, 2006, 45(4B): 3493-3497.
- [6] EMELETT S J, SOREF R A. Electro-optical and opticaloptical switching of dual microring resonator waveguide systems[J]. Advanced Optical and Quantum Memories and Computing II, 2005,5735:14-24.
- [7] LI C, ZHOU L J, POON A W. Silicon microring carrierinjection-based modulators/switches with tunable extinction ratios and OR-logic switching by using waveguide crosscoupling[J]. Opt Express, 2007, 15(8): 5069-5076.

- [8] LE T T, CAHILL L. A novel proposal for low power optical switches based on microring resonators [C]. 2007 the Joint International Conference on Optical Internet and Australian Conference on Optical Fibre Technology, 2007, 100-102, Melbourne, Australia.
- [9] YAN Xin, MA Chun-sheng, WANG Xian-yin, et al. Simulation and optimization of polymer electro-optic microring resonator switches[J]. Acta Photonica Sinica, 2008, 37(12): 2374-2378.
  闫欣,马春生,王现银,等.聚合物微环电光开关的模拟和优 化[J],光子学报,2008, 37(12): 2374-2378.
- [10] WANG Xian-yin, ZHENG Chuan-tao, QIN Zheng-kun, et al. optimization design for microring resonant wavelength multiplexer[J]. Journal of Changchun University of Science and Technology, 2007, 30(1): 9-14.
  王现银,郑传涛,秦正坤,等. 1×8 信道微环谐振波分复用器的结构设计[J]. 长春理工大学学报, 2007, 30(1): 9-14.
- [11] DRISCOLL W G, VAUGHAN W. Handbook of optics[M]. New York: McGraw-Hill, 1978: 7.
- [12] MELLONI A, CARNIEL F, COSTA R, et al. Determination of bend mode characteristics in dielectric waveguides[J]. Journal of Lightwave Technology, 2001, 19 (4): 571-577.

# Switching Characteristics of a $1 \times N$ Electro-optic Polymer Microring Resonator Switch Array

YAN Xin, MA Chun-sheng, CHEN Hong-qi, ZHENG Chuan-tao, WANG Xian-yin, ZHANG Da-ming (a. State Key Laboratory on Integrated Optoelectronics; b. College of Electronic Science and Engineering, Jilin University, Changchun 130012, China)

Abstract: In terms of the coupled mode theory, microring resonance theory and electro-optic modulation theory, a reasonable project is proposed for designing an electro-optic polymer microring resonator switch array. This device consists of 1 horizontal channel, N vertical channels and N microrings. By applying different manners of the operation voltage on the microrings, the switching functions can be realized in the N+1 channels. Taking 1×8 channels as an example, the optimization and simulation are performed under the resonant wavelength of 1550 nm. The results are as follows: the core size of the microring is  $1.7 \times 1.7 \ \mu\text{m}^2$ , the buffer layer thickness between the core and the electrode is 2.5  $\mu$ m, the electrode thickness is 0.2  $\mu$ m, the microring radius is 13.76  $\mu$ m, the coupling gap between the microring and the channel is 0.14  $\mu$ m, the 3-dB bandwidth of the output spectrum is about 0.05 nm, the switching voltage is about 12.6 V, the insertion loss is about 0.67~1.26 dB, and the crosstalk is less than -20 dB, and the switching time is about 11.35 ps.

**Key words**: Optical communications; Microring resonator array; Electro-optic switch; Operation voltage; Switching time



**YAN Xin** is a lecturer with the Ph. D. degree. Her research interests include guided-wave optics and integrated optoelectronics. Currently she is devoting to the computer-aided design and technological process of the arrayed waveguide grating (AWG) and microring resonator (MRR) devices.