**文章编号:** 0253-2239(2010)04-0940-04

# 基于半导体光放大器的相位调制信号再生器

席丽霞<sup>1</sup> 谢扬戈<sup>2</sup> 唐先锋<sup>1</sup> 田 凤<sup>1</sup> 张晓光<sup>1</sup> (<sup>1</sup>北京邮电大学信息光子学与光通信教育部重点实验室,北京 100876 <sup>2</sup>北京邮电大学国际学院,北京 100876</sup>)

**摘要** 对相位调制光通信系统进行幅度和相位的同时再生十分必要。采用半导体光放大器(SOA)作为非线性媒介,搭建一个非线性的马赫-曾德尔干涉仪作为再生器,利用 SOA 的增益特性,在锁相本地振荡抽运源的驱动下,实现对相位调制信号的幅度和相位的同时再生。理论推导了入射光信号经过基于 SOA 的再生器后的光场分布公式;讨论了不同入射信号光功率下,抽运光与信号光的相位差对信号功率增益的影响,给出了入射光的最优参数; 数值仿真了带有噪声的相位调制信号再生前后的相位分布、强度分布和误码率。研究结果表明,基于 SOA 的光再 生器有良好的再生效果。

关键词 光通信;相位调制信号再生器;半导体光放大器 中图分类号 O436 **文献标识码** A **doi**: 10.3788/AOS20103004.0940

## A Semiconductor Optical Amplifier Based Regenerator for Phase Modulated Signals

Xi Lixia<sup>1</sup> Xie Yangge<sup>2</sup> Tang Xianfeng<sup>1</sup> Tian Feng<sup>1</sup> Zhang Xiaoguang<sup>1</sup> <sup>1</sup>Key Laboratory of Information Photonics and Optical Communications, Ministry of Education, Beijing University of Posts and Telecommunications, Beijing 100876, China <sup>2</sup>International School, Beijing University of Posts and Telecommunications, Beijing 100876, China

**Abstract** Amplification and simultaneous phase regeneration are necessary for phase modulated optical fiber communication system. In this paper, using semiconductor optical amplifier (SOA) as nonlinear medium, a nonlinear Mach-Zehnder interferometer (MZI) as the regenerator is designed. The formula of signal after the SOA based MZI regenerator is educed. For different incident power of signal, the relations between signal-pump phase difference and signal gain are discussed. The optimum parameters of input signal and pump are obtained. The distributions of phase and intensities for both the non-regenerated and regenerated signal are simulated. The results show that the SOA based optical regenerator has a good regeneration.

Key words optical communications; regenerator for phase modulated signals; semiconductor optical amplifier

1 引

言

在高速光通信系统中,差分相移键控(DPSK) 码和差分正交相移键控(DQPSK)码等相位调制格 式,因其优异的性能受到了广泛关注<sup>[1~9]</sup>,被认为是 很有发展前途的调制格式。对于相位调制光纤通信 系统,除了幅度抖动对它产生影响外,更主要的局限 来源于线性和非线性的相位噪声<sup>[2,3]</sup>。实验证明, 当相位噪声中的非线性相位噪声占优势时,相位调 制信号平衡解调的接收灵敏度优势将会丧失。因此,实现相位调制信号幅度与相位的同时再生十分 重要<sup>[3~10]</sup>。文献[6~9]是用基于高非线性光纤的 相位敏感放大器实现信号的相位再生。

考虑到半导体光放大器(SOA)的增益特性,本 文利用 SOA 和 50:50 耦合器搭建了一个马赫-曾德 尔干涉仪(MZI)型再生器,理论推导了入射光信号 经过再生器后的光场分布,讨论了不同入射信号光

作者简介: 席丽霞(1973-),女,博士,副教授,主要从事光通信系统信号损伤恢复方面的研究。E-mail: xilixia@263.net

收稿日期: 2009-08-02; 收到修改稿日期: 2009-09-29

基金项目:国家 863 计划(2009AA01Z224)资助课题。

功率下,抽运光与信号光的相位差对信号功率增益 的影响,对入射光参数进行了优化,数值模拟了相位 调制信号再生前后的相位分布、强度分布及误码率, 证明了再生器的再生效果。

#### 理论推导 2

利用耦合器和 SOA 搭建一个马赫一曾德尔干 涉仪型再生器,如图1所示。



图 1 再生器结构示意图



在锁相本地振荡抽运源驱动下,实现对信号的 幅度及相位的同时再生。理论推导如下:

首先讨论 SOA 的传输特性。假设在 SOA 内 部,光场沿z轴方向传播,其传输方程满足

$$\frac{\partial E(z,t)}{\partial z} + \frac{1}{v_{g}} \frac{\partial E(z,t)}{\partial t} = \frac{1}{2} [\Gamma g(z,t)(1+i\alpha) - \alpha_{int}] E(z,t), \qquad (1)$$

式中 $\Gamma$ 为与偏振相关的限制因子,文中取 $\Gamma=1$ ; g为增益系数,它是传输距离和时间的函数; $\alpha$ 为反 映振幅与相位耦合效应的线宽增强因子,一般商用 的 SOA 的  $\alpha$  值为 4;  $\alpha_{int}$  为 SOA 内部的线性衰减因 子,在下面的计算中忽略不计;vg为群速度。

从(1)式可以看出:SOA 对在其内部传输的光 场不仅有幅度上的放大作用,而且还会对其进行相 位调制。对(1)式采用分步傅里叶积分的方法数值 上可以得到,在 SOA 内传播 L 距离时的光场分布、 净增益及附加相移,但计算比较复杂。在此,采用光 强的微分方程先计算出净增益。沿z轴方向传播的 光强满足以下微分方程

$$\frac{\mathrm{d}P(z)}{P(z)\mathrm{d}z} = \frac{g_0}{1 + \frac{P(z)}{P_{\mathrm{SAT}}}},\tag{2}$$

式中 $P_{\text{SAT}}$ 为饱和光强,取决于SOA本身的特性,文 中取  $P_{SAT} = 1 \text{ mW}$ ; g<sub>0</sub> 为入射光功率很小时 SOA 的 增益系数,此处取  $g_0 = 10$  dB/mm。利用 Matlab 中 的 LAMBERTW 函数可以计算出传输 L 距离后的 光强

$$P(L) = P_{\text{SAT}} N_{\text{LAM}} \left\{ \frac{P(0)}{P_{\text{SAT}}} \exp\left[\frac{P(0)}{P_{\text{SAT}}} + g_0 L\right] \right\},$$
(3)

根据(3)式的结果可得到长度为L的SOA的 增益系数

$$g(L) = \ln[P(L)/P(0)], \qquad (4)$$

根据(1)式,并利用(4)式的结果可以计算出经 过长度为L的 SOA 后附加的相移,即

$$\Phi(L) = g(L)_{\alpha}, \tag{5}$$

下面推导经再生器后输出信号光的表达式。假 定信号光和抽运光具有相同的振动方向和频率,用  $\vec{E}_{stc}$ 和 $\vec{E}_{10}$ 分别表示输入的信号光和抽运光。考虑 到 50:50 的耦合器特性,经基于 SOA 的 MZI 后,输 出的信号光 *E*<sub>out</sub>的表达式为

$$\vec{E}_{out} = \frac{\vec{E}_{LO}\left[\exp(g_2 + i\Phi_2) - \exp(g_1 + i\Phi_1)\right]}{2} + j\frac{\vec{E}_{SIG}\left[\exp(g_2 + i\Phi_2) + \exp(g_1 + i\Phi_1)\right]}{2}, \quad (6)$$

式中 $g_1$ 和 $\phi_1$ 分别为经过SOA1后的增益及附加相 移, 且满足  $\Phi_1 = g_1 \alpha; g_2$  和  $\Phi_2$  则分别为经过 SOA2 后的增益及附加相移。经再生器后输出信号光功率 为

$$P_{\text{out}} = P_{\text{LO}} [\exp(2g_2) + \exp(2g_1) - 2\cos\Delta\Phi \cdot \\ \exp(g_2 + g_1)] + P_{\text{SIG}} [\exp(2g_2) + \\ \exp(2g_1) + 2\cos\Delta\Phi \exp(g_2 + g_1)] + \\ 2 \sqrt{P_{\text{IN}}P_{\text{LO}}} \{2\cos\delta\sin\Delta\Phi \exp(g_2 + g_1) + \\ 2 \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp(g_2 + g_1) + \exp(g_2 + g_1) + \\ \exp$$

$$\operatorname{sin\delta}[\exp(2g_2) - \exp(2g_1)]\}, \qquad (7)$$

式中 $\Delta \Phi = \Phi_2 - \Phi_1$ 为经两臂上 SOA 后附加的相位差,  $\delta = \Phi_{10} - \Phi_{SIG}$ 为入射的抽运光与信号光的相位差。

从(6)式和(7)式可以看出,经再生器后输出信 号的光功率不仅与信号光和抽运光的光功率有关,还 取决于两者的输入相位差。因此,可以通过选取适当 的入射光功率、抽运光功率以及入射光与抽运光的相 位差,使得输出光功率最大,以实现信号再生的目的。

#### 3 数值仿真及结果

利用 Matlab 进行数值仿真,以实现对入射到再 生器的光参数的优化。考虑到 SOA 的饱和增益特 性,对于  $P_{\text{SAT}} = 1$  mW 的 SOA,选择输入的抽运光 功率  $P_{LO} = 0.5 \text{ mW}$ ;结合实际的 SOA 的长度,此处 选取L=0.5 mm,考虑入射光功率分别为 0.04, 0.06,0.08,0.1,0.12 和 0.16 mW 情况下,再生器 功率增益随入射光与抽运光的输入相位差的变化关 系,如图2所示。可以看出,对不同入射光功率,功 率增益随输入相位差的变化是不同的,随着入射光 功率的增大,增益饱和效应越来越明显;对于入射光 功率在 0.1 mW 左右时,虽然功率增益不是最大,但

对于一定范围内的输入相位差却是比较平坦的,这 对于以后的实验实现是很有利的,因此把最佳入射 信号光功率定为 0.1 mW,最佳相位差选取平坦区 域的中心位置,即  $\delta=0.4\pi$ 。

下面通过数值仿真验证再生器的再生效果。采 用一个简单的模型来量化加在 DPSK 信号中的噪 声,添加噪声后的方程如下

 $E_{after} = E_{before}(1 + N_A) \exp(iN_P)$ , (8) 式中  $N_A$  为附加的振幅噪声的比例,  $N_P$  为相位噪 声。令带有噪声的信号通过前面设计的再生器, 比 较再生前后振幅与相位分布以及接收机输出电流的 柱状统计分布, 分别如图3和图4所示, 其中 $N_A$  =



报







图 3 振幅与相位分布的极坐标图。(a)再生前和(b)再生后

Fig. 3 Phasor diagram of DPSK data. (a) Before regeneration and (b) after regeneration



图 4 平衡接收机输出电流的柱状统计分布图。(a)再生前和(b)再生后 Fig. 4 Received data I<sub>diff</sub> after balanced receiver of DPSK. (a) Before regeneration and (b) after regeneration

可以看出,再生后的信号相位差基本集中在 0 和 π 附近,平衡接收机输出电流也相对集中。同时 数值仿真了不同光信噪比(OSNR)相同相位噪声下 再生前后的误码率(BER)以及相同光信噪比不同相 位噪声下再生前后的误码率,如图 5 所示,再生后误 码率都达到了光通信误码率低于 10<sup>-12</sup>的要求,甚至 接近 0 误码,可见再生效果良好。



图 5 再生前后误码率比较。(a)相位噪声一定,不同信噪比和(b)信噪比一定,不同相位噪声 Fig. 5 Comparison of BER between before and after regeneration (a) phase noise will, different SNR and (b) SNR must, different phase noise

### 4 结 论

利用 SOA 的增益特性,设计了基于 SOA 的马赫-曾德尔干涉仪型再生器,该再生器结构简单,相 比于高非线性光纤干涉仪型相位敏感放大器更易于 实现集成化;理论推导了再生器再生后的光场分布, 并通过数值仿真得到了入射光的最优参数,为相位 再生器的实验实现,提供了切实可行的参考数据,抽 运光和信号光的相位差在实验上可以通过锁相器实 现,入射信号光和抽运光功率的控制可以通过可调 谐衰减器来实现;仿真实验证实再生效果良好,误码 率基本上接近0误码。

### 参考文献

- Shao Yufeng, Li Jia, Cheng Lili *et al.*. Four serial differential phase-shift keying modulation formats for 100 Gbit/s tansmission aplications [J]. *Chinese J. Lasers*, 2009, **36**(3): 574~580 邵字丰,李 佳,程黎黎等.四种级联差分相位调制码的 100 Gbit/s 传输[J]. 中国激光, 2009, **36**(3):574~580
- 2 Qin Xi, Chen Yong, Cao Jihong *et al.*. Influence of dispersion compensation schemes on phase noise of phase modulation systems [J]. *Chinese J. Lasers*, 2007, **34**(1): 64~68 秦 曦,陈 勇,曹继红 等. 色散补偿方式对相位调制系统中相位噪声的影响 [J]. 中国激光, 2007, **34**(1): 64~68

- 3 H. Kim, A. H. Gnauck. Experimental investigation of the performance limitation of DPSK systems due to nonlinear phase noise[J]. *IEEE Photon. Technol. Lett.*, 2003, 15(2): 320~ 322
- 4 S. L. Jansen, D. van den Borne, G. D. Khoe *et al.*. Reduction of nonlinear phase noise by mid-link spectral inversion in a DPSK based transmission system [C]. *Proc. OFC*2005, Th05, Anaheim CA
- 5 A. Striegler, B. Schmauss. All-optical DPSK signal regeneration based on cross-phase modulation [J]. *IEEE Photon. Technol. Lett.*, 2004, **16**(4): 1083~1085
- 6 Tang Xianfeng, Zhang Xiaoguang, Xi Lixia. Analysis of phase regeneration of DPSK/DQPSK signals based on phase-sensitive amplification [J]. Chin. Opt. Lett., 2009, 7(5): 380~383
- 7 A. Striegler, M. Meissner, K. Cvecek *et al.*. NOLM-based RZ-DPSK signal regeneration [J]. *IEEE Photon. Technol. Lett.*, 2005, **17**(3): 639~641
- 8 K. Croussore, C. Kim, G. Li. All-optical regeneration of differential phase-shift keying signals based on phase-sensitive amplification [J]. Opt. Lett., 2004, 29(20): 2357~2359
- 9 K. Croussore, I. Kim, Y. Han *et al.*. Demonstration of phaseregeneration of DPSK signals based on phase-sensitive amplification [J]. *Opt. Express*, 2005, **13**(11): 3945~3950
- 10 Wei Yanfen, Zhang Xia, Xu Yongzhao et al.. All-optical regeneration based on highly nonlinear microstructured fiber [J]. Acta Optica Sinica, 2007, 27(3): 414~418
  卫艳芬,张 霞,徐永钊等. 基于高非线性微结构光纤的全光再 牛研究[J]. 光学学报, 2007, 27(3): 414~418