doi:10.3788/gzxb20184701.0123001

# 基于自相位锁定技术提升光电振荡器的稳定性

来天皓,金韬,周金海,池灏,童国川,朱翔,李冬,左路路

(浙江大学 信息与电子工程学院,杭州 310027)

摘 要:提出了一种基于自相位锁定技术提升光电振荡器稳定性的方法.通过监测光电振荡器环路中自身相位的变化来反馈控制光可调延迟线,提升光电振荡器输出频率稳定性.采用噪声模型进行了理论分析,并进行了实验验证.结果表明,带有反馈控制回路的自相位锁定光电振荡器在4000 s内的频率漂移量小于0.9 ppm,其稳定性较自由运行的光电振荡器有了大幅度的提升.

关键词:光电振荡器;自相位锁定;稳定性;相位噪声;反馈控制

中图分类号:TN929.1

文献标识码:A

文章编号:1004-4213(2018)01-0123001-5

# Improving of Stability of Optoelectronic Oscillator Based on Self-phase-locked Technique

LAI Tian-hao, JIN Tao, ZHOU Jin-hai, CHI Hao, TONG Guo-chuan, ZHU Xiang, LI Dong, ZUO Lu-lu

(College of Information Science and Electronic Engineering, Zhejiang University, Hangzhou 310027, China)

**Abstract:** A method is proposed for improving the stability of an Optoelectronic Oscillator (OEO) based on self-phase-locked technique. The output frequency stability of the OEO is improved by controlling an Optical Tunalble Delay Line (OTDL) according to the phase change of the OEO loop. The principle and noise transfer model are analyzed theoretically and verified experimentally. The experimental results show that the self-phase-locked OEO with a feedback control loop has a frequency drift within 0.9 ppm in 4 000 s, and its stability is greatly improved.

**Key words:** Optoelectronic oscillator; Self-phase-locked; Stability; Phase noise; Feedback control **OCIS Codes:** 230.4910; 230.0230; 250.0250; 350.0350

## 0 引言

光电振荡器(Optoelectronic oscillator, OEO)是一种能产生高频谱纯度和低相位噪声的信号发生装置,在通信、雷达、电子对抗等领域将有广泛的应用.世界上首台单环路结构的 OEO 是由加州大学喷气动力实验室姚晓天博士等人提出的[1],OEO 与传统电振荡器相比最大的区别在于它采用了光纤作为储能元件构成谐振腔[2].光纤低损耗、大容量的特性,大大提高了 OEO 系统的品质因数,但也同时存在着一些问题.光纤受外界环境因素的影响较大,温度、压力等因素的变化都会导致 OEO 输出频率的变化,从而影响 OEO 输出信号的稳定性.

为了解决这一问题,研究者们做了大量的工作.在早期,研究人员着重采用消除环境因素影响的方法.例如,将光纤放入一个温度恒定的泡沫箱内[3],避免外界环境变化对光纤产生影响.此外,还可以采用对温度不

基金项目:国家自然科学基金(Nos. 61675180, 61575171)资助

第一作者:来天皓(1993一),男,硕士研究生,主要研究方向为微波光子学. Email: laitianhao@zju.edu.cn

通讯作者;周金海(1964一),男,实验师,本科,主要研究方向为微波光子学及智能传感技术, Email; zhoujh@zju.edu.cn

收稿日期:2017-08-28;录用日期:2017-10-23

敏感的光子晶体光纤代替普通单模光纤<sup>[4]</sup>,使光纤不再受环境因素的影响。虽然这些方案有一定的可行性,但是增加了系统的成本和复杂度、近年来,锁相环和注入锁定等技术在 OEO 中得到应用,使得 OEO 的稳定性有了较大程度的提高。锁相环是一种反馈控制电路,能实现 OEO 输出频率对外部参考源的实时跟踪。采用这种电路反馈控制 OEO 环路的延迟量,可以大幅度提升 OEO 的稳定性<sup>[5-6]</sup>.注入锁定是指一个振荡源被另一个频率相近的振荡源所扰动的频率效应,如果 OEO 的振荡频率与注入参考源的频率足够接近,就会跟随注入参考源产生相同的频率。采用这种方式不仅提高了 OEO 系统的稳定性,而且降低了 OEO 近载端的相位噪声<sup>[7-9]</sup>.此外,还可以将 OEO 的输出频率与外部参考源进行比较,利用特殊的反馈回路控制 OEO 环路的延迟量来提升 OEO 的长期稳定性<sup>[10]</sup>.这些技术虽然能够提升 OEO 的稳定性,但是都需要外部信号源作为参考,一定程度上限制了 OEO 的可调谐性、2015年,研究人员提出了一种动态反馈补偿的方法用于提升OEO 的长期稳定性<sup>[11]</sup>,这种方法对于 OEO 本身的工作频率没有要求,因此可以适用于宽带可调谐的 OEO中、然而,这种方式依然需要借助外部信号源的参考,可能给 OEO 环路引入不必要的噪声.

本文介绍了一种自相位锁定技术,通过监测 OEO 环路中自身相位的变化来反馈控制环路中光可调延迟线的延迟量,从而对 OEO 输出频率的漂移进行补偿,保证输出频率的稳定.基于此原理搭建了实验系统,验证了这种方法的可行性.这种方法避免了使用外部参考源以及温度控制等手段,提升了 OEO 的稳定性,为解决可调谐 OEO 的长期稳定性提供了思路.

### 1 操作原理

#### 1.1 自相位锁定 OEO 的系统设计

自相位锁定 OEO 的系统框图如图 1 所示.系统主要包括 OEO 环路和反馈回路两个部分.传统的 OEO 环路 主要 由激光器、马赫一曾 德调制器(Mach-Zehnder Modulator,MZM)、长光纤、光电探测器 (Photoelectric Detector, PD)、射频滤波器、射频放大器和射频功分器等器件构成.激光器产生的连续光波注入到 MZM 中进行调制,然后通过一段光纤延时送入 PD 拍频得到电信号,再经过放大、滤波反馈回调制器射频端构成 OEO 环路.为了达到稳定 OEO 输出频率的目的,在 MZM 光输出端加入一个光耦合器分出 20%的光,送入 PD 拍频后放大,与 OEO 环路中通过 PD 拍频放大的信号进行混频,得到误差信号.为了起到反馈的效果,在 OEO 环路中的 PD 前加入一个光可调延迟线.控制系统根据采集得到的误差信号,控制光可调延迟线的延迟量,构成反馈回路.MZM 的光传递函数会随着外界环境的变化而变化,从而影响 OEO 的输出频率[12].因此,在 MZM 的直流偏置端增加了一个偏置控制模块,使 MZM 始终偏置在正交点.

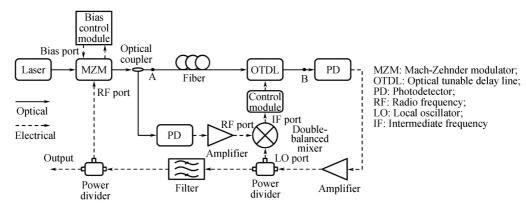


图 1 自相位锁定 OEO 系统框图

Fig.1 Schematic of the self-phase-locked OEO

#### 1.2 自相位锁定 OEO 的工作原理

环境温度的变化是影响 OEO 长期稳定性最为主要的因素,它会改变光纤的长度和折射率.对于单环路结构的 OEO,设输出频率为  $f_0$ ,光纤的总长度为 L,振荡环路的总延迟量为  $\tau$ ,其中包括光路延迟量  $\tau_0$  和射频链路延迟量  $\tau_1$ .由于  $\tau_0 \gg \tau_1$ ,为计算方便,假设电延迟量近似不变,外界环境造成光纤折射率的变化全部等效转换为光纤长度的变化,并且在整个过程中 OEO 没有发生模式跳变.

激光通过长光纤时会存在一个短暂的延时,在这个过程中,由于环境因素的变化,光纤的长度及 OEO

的输出频率都发生了微小的变化.假设光纤长度的变化量为  $\Delta L$ ,由此导致的环路延迟增量为  $\Delta \tau$ ,此时,OEO的输出频率改变为  $f_1$ ,分别表示为

$$f_1 = \frac{k}{\tau + \Delta \tau} \tag{1}$$

$$\Delta \tau = \frac{n \, \Delta L}{c} \tag{2}$$

式中,k 为整数,表示不同的振荡模式,n 表示光纤的折射率,c 表示光速.由于延时的变化,图 1 中 A、B 两点之间传输的信号将增加相位偏差  $\Delta\theta$ ,表示为

$$\Delta\theta = 2\pi \left( \frac{n(L + \Delta L)/c}{1/f_1} - \frac{nL/c}{1/f_0} \right) \tag{3}$$

将式(1)、(2)代入式(3)可得到

$$\Delta\theta = 2\pi \frac{kn\Delta L\tau_1}{\tau(c\tau + n\Delta L)} \tag{4}$$

式(4)表明,相位偏差  $\Delta\theta$  与光纤长度的变化量  $\Delta L$  相关,而混频器中频输出端的电压大小与其本振端和射频端之间相位偏差  $\Delta\theta$  的正弦值成正相关.因此,混频器中频输出端的电压大小可以反映出 OEO 环路中光纤长度的变化.根据电压的变化来反馈控制光可调延迟线的延迟量,就可以保证输出频率的稳定,达到提升 OEO 稳定性的目的.采用这种稳定方案,对于 OEO 本身的振荡频率没有要求,可以应用于可调谐的 OEO.与此同时,也适用于文献中已报道的其它结构的 OEO,如双环路 OEO<sup>[13]</sup>、耦合式 OEO<sup>[14]</sup>、光域耦合式 OEO<sup>[15]</sup>等.

#### 1.3 自相位锁定 OEO 的噪声模型

图 2 是自相位锁定 OEO 的噪声模型.该模型主要包括双平衡混频器、OEO 和反馈回路,其中,OEO 可以被看作是一个压控振荡器.由于 OEO 输出信号是由噪声经过多次反馈放大而产生的自激振荡,因此,整个系统没有外部输入信号.图 2 中, $\Phi_{\text{mixer}}(s)$ 、 $\Phi_{\text{OEO}}(s)$ 和  $\Phi_{\text{f}}(s)$ 分别表示混频器引入的噪声、OEO 环路引入的噪声和反馈回路引入的噪声.由于混频器是一种无源器件,因此它引入的噪声非常小,可以忽略不计.通常情况下,反馈回路的增益要远小于 OEO 环路的增益,因此,OEO 环路的噪声是系统的主要噪声来源,输出信号的噪声可以被近似表示为

$$\Phi(s) \approx \Phi_{\text{OEO}}(s) \cdot H_{\text{OEO}}(s)$$
(5)

式中, $H_{OEO}(s)$ 为 OEO 环路的传递函数,表示为

$$H_{\text{OEO}}(s) = \frac{K_{\text{OEO}}F(s)}{s + K_d K_{\text{OEO}} - K_d K_{\text{OEO}} K_f F(s) - K_{\text{OEO}}F(s) e^{-sr}}$$
(6)

式中, $K_d$ 是混频器的增益, $K_{OEO}$ 是 OEO环路的增益, $K_f$ 是反馈回路的增益,F(s)是 OEO环路的传递函数.

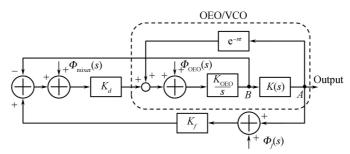


图 2 自相位锁定 OEO 噪声模型

Fig.2 Noise transfer model of the self-phase-locked OEO

# 2 实验结果和讨论

根据图 1 的系统框图,搭建了带有反馈控制回路的自相位锁定 OEO.实验系统中,激光器采用 1550 nm 分布反馈式激光器,功率为 50 mW;MZM 带宽为 10 GHz,半波电压为 5 V,通过偏置控制模块使其稳定工作在正交点;控制系统包含了一个 16 位的模数转换模块,用于采集混频器输出的电压信号;测量仪器采用

R&S FSW67 频谱仪,其内部参考信号的频率稳定度高于 0.1 ppm.为了保证测量过程中不发生跳模现象,同时保证系统的单模运行,OEO 环路的光纤长度大约为 50 m.

测试环境为实验室环境,且不进行温度控制.在实验过程中,首先断开反馈回路,让 OEO 自由运行.为了避免器件预热期间,频率的不稳定影响测试结果,实验中先让 OEO 自由运行 30 分钟后再开始记录数据.利用频谱仪的频率计数器功能,每秒钟记录1次 OEO 的输出频率,一共记录 4 000 次.记录完毕之后,闭合反馈回路,控制系统开始工作,根据采集的混频器输出电压变化量反馈控制延迟线的延迟量,同时用相同的方法记录 OEO 的输出频率.图 3 是实验结果对比图.从图 3 中可以看出,自由运行OEO 的频率(虚线所示)在 4 000 s 时间内发生了明显的漂移,相比0时刻的偏移量大约有 22 ppm,而

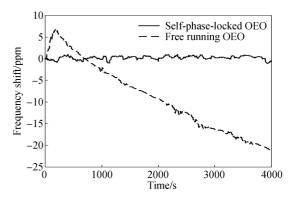


图 3 自相位锁定和自由运行 OEO 的频率稳定性曲线 Fig.3 Frequency stability of the self-phase-locked OEO and the free running OEO

带有反馈的自相位锁定 OEO 的频率(实线所示)在 4 000 s 时间内相对稳定,频率变化在±0.9 ppm 之内.实验结果表明,带有反馈回路的自相位锁定 OEO 的稳定性较自由运行的 OEO 有较大改善.采用该方案对 OEO 进行稳定控制后,仍存在微小的频率漂移现象,这是由于反馈回路之外器件的不稳定导致的.这些器件 受温度的影响比光纤小,不会对 OEO 的长期稳定性造成较大的影响,如果选用对环境不敏感器件或者对这 些器件进行温度控制,可进一步提高系统的频率稳定性.

分别计算上述两组实验中测量数据的艾伦方差,结果如图 4 所示.由图可见,随着时间的推移,自由运行 OEO 的艾伦方差近似线性递增,而自相位锁定 OEO 的艾伦方差在 100 s 之内与自由运行的 OEO 相似,但在 100 s 之后逐渐变小并趋向一个稳定值,这说明经过一段时间后,自相位锁定 OEO 的频率漂移量将逐渐稳定,其长期稳定性得到了大幅提升.从艾伦方差曲线中发现,自相位锁定 OEO 在1 s采样时间处的稳定性会有所下降,这主要是受光可调延迟线的调节精度的限制,如果采用更高精度的延迟量调节方法,这种情况可以有一定程度的改善.

为了测量该方案对 OEO 相位噪声的影响,采用频谱仪分别测量了自相位锁定 OEO 和自由运行 OEO 的相位噪声,单次测量的结果分别如图 5 中浅色实线和深色点划线所示.从图中可以看出,两条相位噪声曲线在大于 200 Hz 频偏处的部分基本重合;而在 100~200 Hz 频偏处,由于受频谱仪近载端相位噪声测量精度的限制和噪声特性的影响,单次测量结果存在较大的误差和随机性,实验中多次测量结果显示两者的最大差异小于 10 dB.

在实验中,为了保证 OEO 的单模运行以及运行模式的稳定,仅演示了较短光纤作为光储能器件的情况.如果采用更长的光纤及更低噪声的器件,OEO 的相位噪声将得到改善,但这不是本文的研究重点.

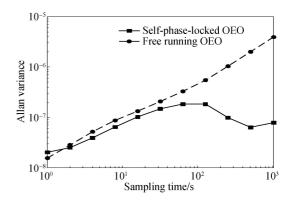


图 4 自相位锁定和自由运行 OEO 的艾伦方差曲线 Fig.4 Allan deviation of the self-phase-locked OEO and the free running OEO

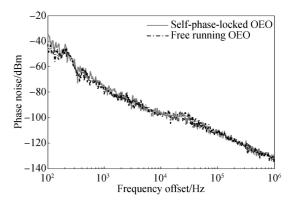


图 5 自相位锁定和自由运行 OEO 的相位噪声 Fig. 5 Phase noise spectra of the self-phase-locked OEO and the free running OEO

# 3 结论

本文提出了一种基于自相位锁定技术提升 OEO 稳定性的方法,分析了这种方法的原理和噪声模型,设计了反馈回路并搭建了实验验证系统.实验结果表明,采用这种方法可以大幅度提升 OEO 的稳定性,并且不需要对器件进行温度控制,也不需要借助外部参考源,是一种简单、可行的方法,适用于可调谐的 OEO.

#### 参考文献

- [1] YAO X S, MALEKI L. Optoelectronic oscillator for photonic systems [J]. IEEE Journal of Quantum Electronics, 1996, 32(7): 1141-1149.
- [2] YAO X S, MALEKI L, ELIYAHU D. Progress in the opto-electronic oscillator-a ten year anniversary review [C]. Microwave Symposium Digest, 2004 IEEE MTT-S International. IEEE, 2004, 1: 287-290.
- [3] ELIYAHU D, SARIRI K, KAMRAN A, et al. Improving short and long term frequency stability of the opto-electronic oscillator[C]. Frequency Control Symposium and PDA Exhibition, 2002. IEEE International. IEEE, 2002: 580-583.
- [4] KABA M, LI H W, DARYOUSH A S, et al. Improving thermal stability of opto-electronic oscillators[J]. IEEE Microwave Magazine, 2006, 7(4): 38-47.
- [5] JIA S, YU J, WANG J, et al. A novel optoelectronic oscillator based on wavelength multiplexing[J]. IEEE Photonics Technology Letters, 2015, 27(2): 213-216.
- [6] ZHANG Y, HOU D, ZHAO J. Long-term frequency stabilization of an optoelectronic oscillator using phase-locked loop [J]. Journal of Lightwave Technology, 2014, 32(13): 2408-2414.
- [7] HONG J, LIU A, WANG X, et al. New kind of injection-locked oscillator and its corresponding long-term stability control[J]. Applied optics, 2015, 54(27): 8187-8191.
- [8] ZHOU Z, YANG C, CAO Z, et al. An Ultra-Low Phase Noise and Highly Stable Optoelectronic Oscillator Utilizing IL-PLL[J]. IEEE Photonics Technology Letters, 2016, 28(4): 516-519.
- [9] ZHENG J, JIN T, CHI H, et al. Improving the performance of the injection-locked optoelectronic oscillator by using an extra feedback loop[J]. Optical Engineering, 2017, 56(1): 016108-016108.
- [10] REN Feng-xin, JIN Tao, CHI Hao, et al. Long-term Stability Improvement in an Optoelectronic Oscillator Based on a Feedback Control Loop[J]. Acta Photonica Sinica, 2015, 44(10): 1023003. 任风鑫,金韬,池灏,等. 基于反馈控制环路提高光电振荡器长期稳定性的方法[J]. 光子学报,2015,44(10):1023003.
- [11] XU K, WU Z, ZHENG J, et al. Long-term stability improvement of tunable optoelectronic oscillator using dynamic feedback compensation[J]. Optics express, 2015, 23(10): 12935-12941.
- [12] BUI D T, JOURNET B. Improving the operation of optoelectronic oscillator by stabilizing the electrooptic modulator [C]. Advanced Technologies for Communications (ATC), 2011 International Conference on, IEEE, 2011: 148-151.
- [13] YAO X S, MALEKI L. Multiloop optoelectronic oscillator[J]. *IEEE Journal of Quantum Electronics*, 2000, **36**(1): 79-84.
- [14] YAO X S, MALEKI L. Coupled opto-electronic oscillator: U.S. Patent 5, 929, 430[P]. 1999-7-27.
- [15] JIANG Y, YU J, WANG Y, et al. An optical domain combined dual-loop optoelectronic oscillator[J]. IEEE Photonics Technology Letters, 2007, 19(11): 807-809.