自适应光纤准直器的谐振特性优化研究

刘红梅^{1,2,3} 耿 超^{1,2} 罗 文^{1,2,3} 王彩霞^{1,2} 李新阳^{1,2}

¹中国科学院自适应光学重点实验室,四川 成都 610209
 ²中国科学院光电技术研究所,四川 成都 610209
 ³中国科学院大学,北京 100049

摘要 自适应光纤准直器(AFOC)是一种快速、高精度调节出射准直激光束方向的新型无源光纤器件。随着其应 用范围的拓展,对 AFOC 的谐振特性提出了更高的要求。对阶梯型减振结构改善 AFOC 谐振特性的方法进行了 实验研究,结果表明该结构能提高 AFOC 的一阶谐振频率并减小谐振峰谷值。在此基础上,理论并实验研究了利 用双二阶数字滤波器技术提高 AFOC 可用带宽的方法,实验结果表明,该方法有效地抵消了一阶谐振峰,将 AFOC 的可用带宽从约 1.3 kHz 提升至 2.5 kHz。

关键词 光纤光学;自适应光学;自适应光纤准直器;谐振特性;双二阶数字滤波器
 中图分类号 TP217 文献标识码 A doi: 10.3788/AOS201434.s106011

Optimal Research of Resonance Characteristic of Adaptive Fiber-Optics Collimator

Liu Hongmei^{1,2,3} Geng Chao^{1,2} Luo Wen^{1,2,3} Wang Caixia^{1,2} Li Xinyang^{1,2} ¹ Key Laboratory on Adaptive Optics, Chinese Academy of Sciences, Chengdu, Sichuan 610209, China ² Institute of Optics and Electronics, Chinese Academy of Sciences, Chengdu, Sichuan 610209, China ³ University of Chinese Academy of Sciences, Beijing 100049, China

Abstract The adaptive fiber-optics collimator (AFOC) is a kind of passive fiber-optics device with the capability of fast and precise tip-tilt deviation control of collimated output. With the rapid extension of its application areas, the AFOC with greater resonance characteristic is needed. A method of using step-profile damping structure to improve the resonance characteristic of AFOC is experimentally studied, and the results reveal that the first-order resonance frequency increases with the reduction of the first-order resonance peak. On this basis, a way to enhance the available bandwidth of AFOC is studied theoretically and experimentally based on the biquad digital filter technique. Experimental results show that the first-order resonance peak of AFOC is suppressed efficiently and the usable operation bandwidth increases from about 1.3 kHz to 2.5 kHz.

Key words fiber optics; adaptive optics; adaptive fiber-optics collimator; resonance characteristic; biquad digital filter

OCIS codes 060.3510; 070.2025; 230.0250; 230.2285

1 引 言

自适应光纤准直器(AFOC)是一种快速、高精 度地调节出射准直激光束偏转角度的新型无源光纤 器件,已经有实验验证了其在光纤激光光束合成、激 光瞄准、光纤耦合等方面的能力^[1-8]。AFOC 及其 阵列技术在激光大气传输、自由空间激光通信、激光

收稿日期: 2014-03-31; 收到修改稿日期: 2014-05-20

基金项目:国家自然科学基金(61205069,61138007)

作者简介:刘红梅(1990—),女,硕士研究生,主要从事信号处理和控制等方面的研究。

E-mail: liuhongmei12@mails.ucas.ac.cn

导师简介:李新阳(1971一),男,研究员,博士生导师,主要从事自适应光学等方面的研究。E-mail: xyli@ioe.ac.cn (通信联系人)

雷达等领域也有着广阔的应用前景^[9]。AFOC 与传 统自适应光学中的快速倾斜镜相比,具有运动惯性 小、谐振频率高、结构紧凑、有利于阵列集成化等优 点,且更便于与光纤光学技术相结合^[10]。美国陆军 研究实验室的 Beresnev 等^[11]和中国科学院光电技 术研究所的耿超等^[12]分别于 2005 年和 2011 年独 立研制出了 AFOC 器件,并将其应用于各自的实验 系统。其中,中国科学院光电技术研究所研制的一 款 AFOC 的一阶谐振频率约为 1.8 kHz,可用带宽 约为 1 kHz^[3]。

随着应用范围的拓展,对 AFOC 的谐振特性提 出了更高的要求^[9],因而有必要展开 AFOC 谐振特 性优化技术的研究。2008年,Beresnev等^[13]设计 了一种基于弹性阻尼材料的阶梯型减振结构,将 AFOC 的可用带宽提高至3 kHz^[13]。而在 1999 年,中国科学院光电技术研究所的李新阳等^[14]就针 对快速倾斜镜谐振模式的抑制问题,提出了双二阶 网络滤波器抑制谐振峰的方法。本文结合以上两种 方法,设计并实际研制了一种基于阶梯型减振结构 的 AFOC,并在此基础上,对利用双二阶数字滤波器 技术提高 AFOC 可用带宽的方法进行了理论和实 验研究,为研制较好谐振特性的 AFOC 器件提供了 参考。

2 AFOC 的原理和测试方案

2.1 AFOC 的原理

AFOC 由基座、两对双压电驱动器、带中心孔的 柔性十字梁和准直透镜组成,其中,基座、双压电驱 动器和十字梁构成了光纤端面定位器。光纤端面固 定于十字梁的中心孔内,由在X、Y方向布置的两对 双压电驱动器驱动,在准直透镜的焦平面内平移,出 射光束经准直透镜后产生方向上的变化,结构如图 1所示。准直透镜的焦距为f,光纤端面在焦平面内 偏移 Δx ,则出射激光束相对于光轴偏转角度 $\varphi =$ arctan($\Delta x/f$),由于偏转角度为很小,可近似为 $\varphi = \Delta x/f$ 。当准直透镜的焦距f确定后,偏转角 φ 的 大小将取决于光纤端面的偏移量 Δx 。



图 1 AFOC 的工作原理

Fig. 1 Principle schematic of AFOC

2.2 测试方案

图 2 为 AFOC 的谐振特性测试方案的示意图。 激光器的尾纤与 AFOC 的内置光纤相连,AFOC 的 准直激光束经聚焦透镜聚焦至位置敏感探测器 (PSD)的光敏面上。由计算机(PC)产生正弦扫频 电信号,经高压放大器后作用于 AFOC,控制 X 方 向上的一对双压电驱动器带动光纤端面在 X 方向 运动,最终在 PSD 上实现聚焦光斑在相应方向上的



图 2 AFOC 的谐振特性测试方案示意图

Fig. 2 Schematic of measurement of AFOC's resonance characteristic

偏移。PSD 将探测到的聚焦光斑偏移量 d 传输至 计算机,经计算可得到扫频频率与光纤端面偏移量 Δx 的关系。 Δx 与 d 的关系表示为(准直透镜的焦 距 $f_1 = 150 \text{ mm}$,聚焦透镜的焦距 $f_1 = 1.5 \text{ m}$)

$$\Delta x = df_1/f_2. \tag{1}$$

3 谐振特性优化方法研究

3.1 基于减振结构的 AFOC

设计了一种基于阶梯型减振结构的 AFOC 器件,图 3 为光纤端面定位器的截面图。减振凸台外 表面呈阶梯状,中间预留让光纤通过并能自由运动 的圆孔,减振凸台放置于两对双压电驱动器之间并 固定在基座上,与双压电驱动器之间的空隙由阻尼 材料填充。图 4 为实际研制的一款基于阶梯型减振 结构的 AFOC 实物图。



图 3 基于阶梯型减振结构的 AFOC 中的光纤 端面定位器截面示意图

Fig. 3 Schematic of sectional view of fiber-tip positioner in AFOC based on step-profile damping structure



图 4 一种基于阶梯型减振结构的 AFOC 实物图 Fig. 4 Photograph of a real AFOC device based on step-profile damping structure

3.2 基于双二阶数字滤波器的优化方法

3.2.1 双二阶滤波器原理

在自适应光学中,倾斜反射镜的每一阶谐振模 式都可以近似成一个双二阶振荡模型,第 k 个谐振 模式的传递函数为^[14]

$$F_{k}(s) = \frac{s^{2} + 2\xi_{zk}\Omega_{zk}s + \Omega_{zk}^{2}}{s^{2} + 2\xi_{pk}\Omega_{pk}s + \Omega_{pk}^{2}},$$
 (2)

式中 $k = 1, 2, \dots, s = j\Omega$ 是 Laplace 算子, ξ_{pk} 、 ξ_{zk} 分别 是传递函数极点和零点的振荡因子,振荡因子越小, 机械谐振的峰谷值越大。 Ω_{pk} 、 Ω_{zk} 分别是传递函数极 点和零点的振荡角频率,其对应机械谐振的峰谷值 频率。当 $\Omega = \Omega_{pk}$ 时,分母二次项取极小值, $F_k(s)$ 对 应谐振峰值;当 $\Omega = \Omega_{zk}$ 时,分子二次项取极小值, $F_k(s)$ 对应谐振谷值。

如果能够精确测量出谐振模式的传递函数,然 后让控制信号经过一个与之互补的双二阶滤波器 (DSF),就可以完全抵消谐振。第 *k* 个双二阶滤波 器的传递函数为

$$F_{k}^{\text{DSF}}(s) = \frac{1}{F_{k}(s)} = \frac{s^{2} + 2\xi_{pk}\Omega_{pk}s + \Omega_{pk}^{2}}{s^{2} + 2\xi_{zk}\Omega_{zk}s + \Omega_{zk}^{2}}, \ k = 1, 2, \cdots.$$
(3)

双二阶滤波器传递函数的分子、分母与倾斜镜 机械谐振模式的传递函数(2)式相反,因而倾斜镜的 谐振峰谷值与双二阶滤波器的谐振峰谷值互相抵 消。李新阳等^[14]对此进行了实验验证,证明双二阶 滤波的方法可以有效消除倾斜镜的前两阶谐振模 式。

3.2.2 双二阶数字滤波器设计

随着复杂可编程逻辑器件(CPLD)、现场可编 程门阵列(FPGA)、数字信号处理器(DSP)等可编 程数字器件的快速发展,信息处理和控制的数字化 已变得越来越简便。数字信号和数字图像处理技术 的发展也为信号处理和控制提供了更成熟和实用的 方法。用数字的方法实现双二阶滤波器可以方便地 在计算机或者数字器件上完成数据的处理和控制。

双二阶数字滤波器的设计流程如图 5 所示,单 箭头方向表示计算方向,双箭头表示滤波器和特性 曲线间的匹配和互补关系。为了区分 s域和 z 域的 角频率,按常用的原则用 Ω 表示 s 域的角频率,用 ω 表示 z 域的角频率(其中 $\Omega = 2\pi f$, $\omega = 2\pi fT_s$, T_s 为 采样时间间隔)。这里暂且只考虑一阶谐振特性,略 去下标 k。具体流程可表述为:

将AFOC器件的模拟域(即 s 域)频率特性曲线转换到数字域(即 z 域),得到 z 域频率特性曲线并作为匹配目标;

 2)用双线性 Z 变换将 z 域的频率关系变换到 s 域;

3) 在 s 域求得传递函数表达式 F(s);

4) 将 F(s) 变换回 z 域得到 F(z);

 $F^{\rm DSF}(z)$,

5) 将 *F*(*z*) 取倒,得到与 AFOC 的 *z* 域频率特性曲线相匹配的双二阶数字滤波器的传递函数

$$\begin{array}{c|c} \text{frequency}\\ \text{characteristic}\\ \text{curve of } s\\ \text{domain} \end{array} & \begin{array}{c} \omega = \Omega T_s & \begin{array}{c} \text{frequency}\\ \text{characteristic}\\ \text{curve of } z\\ \text{domain} \end{array} & \begin{array}{c} \Omega = \frac{2}{T_s} \tan \frac{\omega}{2} \\ \Omega_z, \Omega_p \\ \end{array} \\ \begin{array}{c} \mathcal{Q}_z, \Omega_p \\ \mathcal{Q}_z, \Omega_p \\ \end{array} \\ \hline F_p, F_z \\ F_p, F_z \\ F(z) \\ \end{array} \\ \hline \end{array} \\ \begin{array}{c} F_{p, F_z} \\ F(z) \\ \end{array} \\ \end{array}$$

图 5 双二阶数字滤波器的设计流程图

Fig. 5 Flow diagram of biquad digital filter design

3.2.3 参数计算及稳定性分析

为了保持器件在低频信号处的特性,使该近似 函数在低频段的增益接近于1,将(2)式乘以一个归 一化系数并写为

$$F(s) = \frac{1}{A_0} \frac{s^2 + 2\xi_z \Omega_z s + \Omega_z^2}{s^2 + 2\xi_p \Omega_p s + \Omega_p^2}, \qquad (4)$$

式中 $A_0 = \Omega_z^2 / \Omega_p^2$ 。(4) 式中含有 $\xi_z \, \Omega_z \, \xi_p \, \Omega_p$ 四个待 求的参数。*z* 域的零极点角频率分别为 $\omega_z = 2\pi f_z T_s$, $\omega_p = 2\pi f_p T_s$,通过双线性 *Z* 变换关系得到*s* 域的零 极点角频率为

$$\begin{cases} \Omega_{z} = \frac{2}{T_{s}} \tan \frac{\omega_{z}}{2} = \frac{2}{T_{s}} \tan(\pi f_{z} T_{s}) \\ \Omega_{p} = \frac{2}{T_{s}} \tan \frac{\omega_{p}}{2} = \frac{2}{T_{s}} \tan(\pi f_{p} T_{s}) \end{cases}$$
(5)

为方便书写和计算, 令 $F_z = \frac{|F(j\Omega_z)|}{|F(j0)|}, F_p =$ $\frac{|F(j\Omega_p)|}{|F(j0)|}, \Omega_0 = \frac{\Omega_z}{\Omega_p} > 1, 用零极点频率处的归一化$ 幅值 $F_z, F_p(F_p > F_z)$ 来匹配得到

$$\begin{cases} \boldsymbol{\xi}_{z} = \sqrt{\frac{F_{z}^{2} \left(F_{p}^{2} A_{0}^{2} + \Omega_{0}^{2}\right) \left(\Omega_{0}^{2} - 1\right)^{2}}{4\Omega_{0}^{4} \left(F_{p}^{2} - F_{z}^{2}\right)}} \\ \boldsymbol{\xi}_{p} = \sqrt{\frac{\left(F_{z}^{2} 2A_{0}^{2} + \Omega_{0}^{2}\right) \left(\Omega_{0}^{2} - 1\right)^{2}}{4A_{0}^{2} \Omega_{0}^{2} \left(F_{p}^{2} - F_{z}^{2}\right)}} \end{cases}$$
(6)

用双线性 Z 变换关系 $s = \frac{2}{T_s} \frac{z-1}{z+1}$ 将(4) 式变换到 z 域,并将传递函数取倒,得到与 AFOC 频率

特性互补的双二阶数字滤波器的传递函数

$$F^{\rm DSF}(z) = A_0 \frac{(4 + 4\xi_{\rm p}\Omega_{\rm p}T_{\rm s} + \Omega_{\rm p}^2T_{\rm s}^2)z^2 + 2(\Omega_{\rm p}^2T_{\rm s}^2 - 4)z + (4 - 4\xi_{\rm p}\Omega_{\rm p}T_{\rm s} + \Omega_{\rm p}^2T_{\rm s}^2)}{(4 + 4\xi_{\rm z}\Omega_{\rm z}T_{\rm s} + \Omega_{\rm z}^2T_{\rm s}^2)z^2 + 2(\Omega_{\rm z}^2T_{\rm s}^2 - 4)z + (4 - 4\xi_{\rm z}\Omega_{\rm z}T_{\rm s} + \Omega_{\rm z}^2T_{\rm s}^2)}.$$
(7)

双二阶系统实际上是一个简单的无限冲激响应 系统(即 IIR 系统),对于 IIR 系统来说,当系统传递 函数的全部极点落于 *S* 左半平面/单位圆内(不包 括虚轴/单位圆)时系统才是稳定的^[15]。由图 5 中 的变换关系知 *F*^{DSF}(*z*)的全部极点落于单位圆内等 价于 *F*(*s*)的全部零点落于 *S* 左半平面,由(4)式知 *F*(*s*)的零点为

$$s_{1,2} = -\xi_z \Omega_z \pm j \sqrt{\xi_z^2 \Omega_z^2 - \Omega_z^4}.$$
 (8)

只要 ξ_i 大于零就能满足全部零点落于 S 左半 平面的稳定性条件,由(6)式知 $\xi_i > 0$,所以该系统是 稳定的。

3.3 实验结果

利用图 2 所示的测试装置,分别测试了所研制的 AFOC 在未添加减振结构时和添加减振结构后的谐振特性。由图 6 可知,AFOC 在未添加减振结



图 6 AFOC 在未添加减振结构时和添加减振 结构后的谐振特性曲线对比

Fig. 6 Comparison of AFOC's frequency characteristic without and with damping structure

构时的谐振频率在 1.68 kHz 左右;添加减振结构

后,AFOC的一阶谐振频率提升至 1.88 kHz,并且 谐振峰值降低了约 1/2,说明提高谐振频率的同时 抑制了谐振峰值。

用图 6 中 AFOC 减振后的谐振特性曲线来计 算双二阶数字滤波器的传递函数,可知极点 $f_p =$ 1.88 kHz, $F_p = 6$.3276,取零点为 $f_z = 2$.22 kHz, $F_z = 1.0197$,采样频率 $f_s = 16$ kHz,即 $T_s = 62.5 \mu s$, 代入(5)式和(6)式可得到 ξ_z , ξ_p , Ω_z , Ω_p 的值,再代入 (7)式得到双二阶数字滤波器的传递函数

$$F^{\text{DSF}}(z) = 1.4495 \times \frac{0.8223z^2 - 1.1850z + 0.7799}{z^2 - 1.0910z + 0.6959}.$$
(9)

对比图 7(a)中该传递函数的频率特性曲线和 AFOC 滤波前的谐振特性曲线可知,双二阶数字滤 波器的谷值频率与 AFOC 的峰值频率相等,归一化 幅值约等于1处对应的频率与AFOC对应的频率 相等,幅值的变化规律相反,证明了二者满足推导时 的互补关系。将(9)式作用于AFOC得到理论滤波 后的频率特性曲线,然后用图2所示的测试装置测 得AFOC实际滤波后的频率特性曲线,如图7(b)所 示,实验滤波与理论滤波的结果基本相符,证明了理 论建立的模型的正确性。由测得的AFOC滤波前 和滤波后的频率特性曲线对比可知,经过双二阶函 数滤波以后,AFOC的一阶谐振峰基本被抵消,获得 了一条近似平坦的频率特性曲线,在3dB衰减范围 内的有效控制带宽达到2.5kHz,证明了用双二阶 数字滤波方法对控制信号滤波来提高控制带宽是可 行的。



图 7 (a) AFOC 与双二阶滤波器的频率特性对比; (b) 滤波前后 AFOC 的频率特性对比 Fig. 7 (a) Frequency characteristic comparison of AFOC and biquad digital filter; (b) frequency characteristic

comparison of AFOC before and after signal filtering

4 结 论

本文分别对阶梯型减振结构和双二阶数字滤波器技术改善AFOC 谐振特性的能力进行了验证。结果表明,所研制的一款 AFOC 经添加阶梯型减振结构后的一阶谐振频率从 1.68 kHz 提升至 1.88 kHz,一阶谐振峰值降低了约 1/2;在此基础上经双二阶数字滤波器滤波后,理论计算和实际滤波结果一致,AFOC的一阶谐振峰基本被抵消,有效控制带宽提高到了约 2.5 kHz。为研制较好谐振特性的 AFOC 器件提供了参考。

参考文献

- 1 Thomas Weyrauch, Mikhail A Vorontsov, Gary Carhart, *et al.*. Experimental demonstration of coherent beam combining over a 7 km propagation path [J]. Opt Lett, 2011, 36(22): 4455-4457.
- 2 Chao Geng, Baoyin Zhao, Entao Zhang, *et al.*, 1. 5 kW incoherent beam combining of four fiber lasers using adaptive

fiber-optics collimators [J]. IEEE Photon Technol Lett, 2013, 25(13): 1286-1289.

- 3 Chao Geng, Wen Luo, Yi Tan, *et al.*. Experimental demonstration of using divergence cost-function in SPGD algorithm for coherent beam combining with tip/tilt control [J]. Opt Express, 2013, 21(21): 25045-25055.
- 4 Geng Chao, Tan Yi, Mu Jinbo, *et al.*. Experimental research of tip/tilt control of a multi-channel fiber-laser array [J]. Acta Physica Sinica, 2013, 62(2): 024206.
 耿 超,谭 毅,牟进博,等. 多单元光纤激光阵列的倾斜控制 实验研究[J]. 物理学报, 2013, 62(2): 024206.
- 5 Xinyang Li, Chao Geng, Xiaojun Zhang, *et al.*. Coherent beam combining of collimated fiber array based on target-in-the-loop technique [C]. SPIE, 2011, 8178; 81780M.
- 6 Luo Wen, Geng Chao, Wu Yunyun, *et al.*. Experimental demonstration of single-mode fiber coupling using adaptive fiber coupler [J]. Chin Phys B, 2014, 23(1): 014207.
- 7 Luo Wen, Geng Chao, Li Xinyang. Simulation and experimental study on single-mode fiber coupling efficiency in the presence of atmospheric turbulence [J]. Acta Optica Sinica, 2014, 34(6): 0606001.

罗 文, 耿 超, 李新阳. 大气湍流像差对单模光纤耦合效率的 影响分析及实验研究[J]. 光学学报, 2014, 34(6): 0606001.

- 8 Geng Chao, Luo Wen, Li Xinyang, et al.. An Adaptive Fiber Transceiver Control System for Laser Beam Directional Transmission, China: 201310161222.7 [P]. [2013-05-03].
 耿 超,罗 文,李新阳,等. 一种激光束双向收发的自适应光 纤耦合或准直器控制系统,中国: 201310161222.7 [P]. [2013-05-03].
- 9 Mikhail A Vorontsov, Thomas Weyrauch, Lenoid A Beresnev, et al.. Adaptive array of phase-locked fiber collimators: analysis and experimental demonstration [J]. IEEE J Sel Top Quantum Electron, 2009, 15(2); 269-280.
- 10 Geng Chao, Zhang Xiaojun, Li Xinyang, et al.. Structural design of adaptive fiber optics collimator [J]. Infrared and Laser Engineering, 2011, 40(9): 1682-1685.
 耿 超,张小军,李新阳,等. 自适应光纤光源准直器的结构设计[J]. 红外与激光工程, 2011, 40(9): 1682-1685.
- 11 Leonid A Beresnev, Mikhail A Vorontsov. Design of adaptive fiber optics collimator for free-space communication laser

transceiver [C]. SPIE, 2005, 5895: 58950R.

- 12 Chao Geng, Xinyang Li, Xiaojun Zhang, *et al.*. Coherent beam combination of an optical array using adaptive fiber optics collimators [J]. Opt Commun, 2011, 284(24): 5531-5536.
- 13 Leonid A Beresnev, Thomas Weyrauch, Mikhail A Vorontsov, et al.. Development of adaptive fiber collimators for conformal fiber-based beam projection systems [C]. SPIE, 2008, 7090; 709008.
- 14 Li Xinyang, Ling Ning, Chen Donghong, *et al.*. Stable control of the fast steering mirror in adaptive optics system [J]. High Power Laser and Particle Beams, 1999, 11(1): 31-36.
 李新阳,凌 宁,陈东红,等. 自适应光学系统中高速倾斜反射 镜的稳定控制[J]. 强激光与粒子束, 1999, 11(1): 31-36.
- Zheng Junli, Ying Qiheng, Yang Weili. Signals and System [M]. Beijing: Higher Education Press, 2000. 237.
 郑君里,应启珩,杨为理. 信号与系统 [M]. 北京:高等教育出版社, 2000. 237.

栏目编辑: 何卓铭