# 基于 EMD-CF 的级联光栅微振动传感器光谱优化算法

陆锋1,张俊生2,3\*,赵永强1

(1. 太原工业学院 电子工程系,山西太原 030008;

2. 中北大学 信息与通信工程学院, 山西 太原 030051;

3. 信息探测与处理山西省重点实验室,山西太原 030051)

摘 要:基于级联光栅的微振动传感器是一种典型的微振动信号测量方案,然而由于光信号在级联光 栅中经过多次透射和反射,导致光谱信噪比差、成分复杂等问题。基于此,文中提出一种结合经验模态 分解和切比雪夫滤波技术的光谱信号优化算法。首先,将传感器原始光谱通过经验模态分解得到一系 列本征模函数;其次,利用所提出的自适应滤波方法,确定包含反射峰成分的本征模函数阶数,并对其 进行切比雪夫低通滤波;最后,将滤波器输出进行重构,即得到优化后的传感器光谱。使用振幅为±8 mV、 频率为 500 Hz 的微振动激励信号进行实验验证。结果表明:文中所提出算法可以较好地还原激励源 发出的微振动信号,相比传统方法精度提高 87.5% 以上。

关键词:光纤传感器; 振微动; 算法; 光谱 中图分类号:TH744 文献标志码:A DOI: 10.3788/IRLA20210645

# Spectrum optimization algorithm of cascaded grating micro-vibration sensor based on EMD-CF

Lu Feng<sup>1</sup>, Zhang Junsheng<sup>2,3\*</sup>, Zhao Yongqiang<sup>1</sup>

Department of Electronic Engineering, Taiyuan Institute of Technology, Taiyuan 030008, China;
 School of Information and Communication Engineering, North University of China, Taiyuan 030051, China;
 Shanxi Key Laboratory of Signal Capturing & Processing, Taiyuan 030051, China)

**Abstract:** The micro-vibration sensor based on cascaded grating is a typical micro-vibration signal measurement scheme. However, due to the multiple transmission and reflection of optical signal in the cascaded grating, the sensor is subject to the poor spectral signal-to-noise ratio and complex components. Based on this, a spectrum signal optimization algorithm combined with empirical mode decomposition and chebyshev filter was proposed in this paper. Firstly, the original spectrum of the sensor was decomposed into a series of intrinsic eigenmode functions by empirical mode decomposition; Secondly, the order of the intrinsic mode functions including the reflection peak component was determined by using the proposed adaptive filtering method, and the chebyshev low-pass filtering was performed on these orders; Finally, the optimized sensor spectrum was obtained by reconstructing the output of the filter. A micro-vibration excitation signal with an amplitude of  $\pm 8$  mV and frequency of 500 Hz was used for experimental verification. The results show that the proposed algorithm can effectively restore the micro-vibration signal from the excitation source, and the accuracy is improved by more than 87.5% compared with the traditional methods.

收稿日期:2022-02-25; 修订日期:2022-03-15

作者简介:陆锋,男,副教授,硕士,主要研究方向为光信息处理、光纤通信。

通讯作者:张俊生,男,副教授,博士,主要研究方向为信息探测与处理。

基金项目:山西省高等学校科技创新项目 (2019L0932, 2020L0624);山西省重点研发计划 (201803D121069)

Key words: fiber optic sensors; micro-vibration; algorithm;

rithm; spectrum

## 0 引 言

微振动信号普遍存在于各种精密机械设备当中, 并对设备的运行产生不利影响。以航天器为例,飞轮 系统、天线和帆板驱动等部件的不平衡运动产生的微 振动信号,直接影响航天器姿态控制的稳定度<sup>[1]</sup>。而 对于精度高达数微米的数控机床而言,工作过程中产 生的微振动信号对进给、主轴、切削等部件带来干 扰,导致加工精度降低<sup>[2]</sup>。因此,对精密机电设备的微 振动信号进行主动控制和减弱至关重要,而这依赖于 对微振动信号的准确测量。

凭借着抗电磁干扰、无源、高精度等优点,光纤 传感器在复杂环境下的高精度参数测量中得到了广 泛应用<sup>[3-4]</sup>。目前已经报道了多种基于光纤干涉仪的 振动传感器,包括 Michelson 干涉仪振动传感器<sup>[5]</sup>、 Mach-Zehnder 干涉仪振动传感器<sup>[6]</sup>、Fabry-Pérot 干 涉仪振动传感器<sup>[7]</sup>。该类型传感器精度较高,然而结 构较为复杂,导致测量稳定性较差。另外一类常见的 光纤振动传感器以光纤布拉格光栅 (Fiber Bragg Grating, FBG)为敏感元件,通过波长调制实现振动传 感<sup>[8]</sup>。然而,波长解调设备速率较低,造价昂贵,一定 程度上限制了这类传感器的应用。此外,还有强度调 制型光纤振动传感器<sup>[9]</sup>、偏振型光纤振动传感器<sup>[10]</sup>、 模式调制型光纤振动传感器<sup>[11-12]</sup>等,这些传感器同样 结构较为复杂、稳定性差、体积较大,无法满足精密 机电设备中的微振动测试需求。

除了以上方案,将长周期光纤光栅 (Long Period Fiber Grating, LPFG) 与 FBG 进行级联,利用两种光栅 的透射和反射特性,将波长调制转换为强度调制,也 是一种典型的振动和应变测量方法<sup>[13-14]</sup>。这种方法 具有传感器体积小、系统结构简单、动态性能好等优 点。然而,由于经过多次 LPFG 透射和 FBG 反射,导 致级联光栅的反射光谱信号成分复杂、信噪比较差, 对于幅值变化很小的微振动信号,严重限制了其测量 精度。因此,有必要对级联光栅传感器信号进行优 化,提高反射光谱信噪比,进而提高微振动测量精 度。目前常用的光谱优化算法主要基于各种滤波器, 包括 Chebyshev 滤波器、Wiener 滤波器、Butterworth 滤波器和 S-G 滤波器等<sup>[15]</sup>。其中, Chebyshev 滤波器 由于阻带较陡, 因此可以高效地分离光谱中不同频率 成分的噪声分量。此外, 小波变换<sup>[16]</sup>、噪声中值<sup>[17]</sup>和 人工神经网络<sup>[18]</sup>等算法也被用于复杂信号的优化和 处理。然而, 这些算法自适应性较差, 难以满足复杂 环境下的高可靠运行需求。经验模态分解 (Empirical Mode Decomposition, EMD) 是 Huang 等人在 1998 年 提出的一种自适应信号时频处理方法。相比于上述 算法, EMD 具有更好的自适应性、直观性和直接性, 因此近年来被广泛应用于信号优化、参数识别、故障 诊断等领域<sup>[19-20]</sup>。

在文中,基于 EMD 自适应性强和 Chebyshev 滤 波器阻带陡峭的特点,提出一种结合 EMD 和 Chebyshev 滤波器 (Empirical Mode Decomposition-Chebyshev Filter, EMD-CF) 的信号优化算法。通过对级联光栅传感器 光谱进行 EMD 分解、自适应滤波、重构等处理,得到 了不受高频噪声等成分干扰的级联光栅反射峰。实 验结果验证了文中所提算法在微振动测试中的有效 性,并体现出较高的测量精度。

#### 1 级联光栅微振动传感系统

通过采用 LPFG 与 FBG 的双光栅级联方案, 振动 信号对 LPFG 和 FBG 的波长调制被转换为强度调制, 因此系统无需使用价格昂贵的波长解调设备,显著降 低了系统成本。从外,由于光信号被 FBG 反射,因此 传感器实现了单端结构,便于复杂应用环境下的传感 器安装。基于级联光栅的微振动测量系统如图 1(a) 所示。光源发出的光经过环形器端口1和端口2进 入级联光栅微振动传感器,之后经 LPFG 透射和 FBG 反射, 反射光通过环形器端口 3 进入光电转换 器,转换后的电信号通过数据采集卡输入电脑,并进 行相应算法处理和优化。级联光栅微振动传感器结 构如图 1(b) 所示。传感器外形为 6061 铝合金材质的 立方体外壳,其杨氏模量约为72 GPa。立方体边长 为120mm,在立方体顶面中心处有一直径为10mm 的圆孔,光纤由该圆孔穿入立方体内,并分别在立方 体的顶面和底面处进行预拉伸和固定,固定点分别处 于顶面和底面中心。光纤从上到下分别刻写有 LPFG 和 FBG,并穿过实心立方体振子,振子材质同样为 6061 铝合金,边长为 6.5 mm。在振子竖直方向正中 心有一内径为 1.5 mm 的圆孔,光纤穿过该孔,并使用 环氧胶进行固化,从而将振子固定至光纤上。LPFG 和 FBG 长度都为 10 mm,二者之间距离为 8 mm。在 传感器制作过程中,首先将振子固定在 FBG 以下 20 mm 的光纤上,之后将光纤沿传感器立方体顶面的 圆孔伸入。在传感器立方体底面中心,有一直径为 1.5 mm 的圆孔,光纤通过该圆孔穿出,并在该圆孔处 使用环氧胶进行固化。之后,再在立方体顶面圆孔处 同样使用环氧胶进行预拉伸和固定,从而完成传感器 制作。







基于级联光栅的微振动测量原理如图 2 所示。 LPFG 透射光谱表现为"陷波滤波器"光谱,谐振波长 为 $\lambda_2$ 。在透射光谱的上升段,波长范围从 $\lambda_1 \sim \lambda_1'$ ,幅值 线性增加。FBG 反射光谱的谐振波长为 $\lambda_0$ ,其中  $\lambda_0 = (\lambda_1 + \lambda_1')/2$ 。当微振动信号作用于传感器时,在 振子牵引作用下,光纤轴向应变发生改变,导致 LPFG 透射光谱和 FBG 反射光谱的谐振波长同时发生偏 移。由于 LPFG 和 FBG 的应变灵敏度不同,因此 LPFG 透射光谱和 FBG 反射光谱之间的相对位置发 生偏移,进而导致级联光栅反射光谱幅值变化。通过 监测反射光谱幅值,即可实现微振动信号的测量。

以图 2 右侧的正弦微振动信号为例,振幅为 0时,对应反射光谱幅值为*I*<sub>0</sub>;当振幅处于正向最大值 时,对应反射光谱幅值为*I*<sub>1</sub>';当振幅处于负向最大值 时,对应反射光谱幅值为*I*<sub>1</sub>。在实际应用中,由于微振 动信号振幅较弱,导致反射光谱幅值变化较小,测量 难度较大;此外,光信号在经过 LPFG 透射和 FBG 反 射之后,光谱中存在明显的噪声成分,进一步限制了 对反射光谱幅值的准确测量。因此,必须对传感器的 反射光谱信号进行优化,减小噪声等高频成分的干 扰,提高测量精度。





### 2 EMD-CF 算法理论介绍

在原始光谱中,级联光栅的反射峰为低频成分, 而噪声等干扰信号为高频成分。因此,通过结合 EMD和Chebyshev滤波,提出一种高效的信号优化算 法。算法流程图如图3所示,算法详细过程介绍如下:



图 3 EMD-CF 算法流程图

#### Fig.3 Flow chart of EMD-CF algorithm

Step 1: 原始反射光谱通过 EMD 分解为一系列本 征模函数 (Intrinsic Mode Function, IMF)。

$$x_o(\lambda) = \sum_{i=1}^{M+1} f_i(\lambda) \tag{1}$$

式中: *f*<sub>M+1</sub>(*λ*)为分解余量。低阶 IMF 主要包含了高频 噪声等干扰成分, 随着 IMF 阶次增加, 高频噪声等干 扰成分逐渐减少, 而低频的反射峰成分逐渐增多。

Step 2:使用 Chebyshev 波滤器进行自适应低通滤 波,提取 IMF 中的反射峰成分。将包含反射峰成分 的 IMF 阶数定义为"反射光谱阶",并用 $Q_{ref}$ 表示。将 分解余量 $f_{M+1}(\lambda)$ 作为最后一阶 IMF,从 $f_{M+1}(\lambda)$ 开始,使 用 Chebyshev 低通滤波器 $c_i(\lambda)$ 对所有"反射光谱阶" IMF 进行滤波。滤波器输出即每阶 IMF 中的反射峰 成分。

 $spec_i(\lambda) = c_i(\lambda) * f_i(\lambda), i = M + 2 - Q_{ref}, \dots, M + 1$  (2) 式中: \*表示卷积。随着 IMF 阶数的降低, IMF 中的反 射峰成分越来越少, 而高频噪声等干扰成分越来越 多。因此, 将 $c_i(\lambda)$ 的截止频率规定为: 设最后一阶 IMF 的滤波器 $c_{M+1}(\lambda)$ 截止频率为 $\omega_1$ , 则第k个低通滤 波器的截止频率为 $\frac{\omega_1}{P^{k-1}}$ , 其中P > 1为频率折叠数。滤 波器输出 $spec_i(\lambda)$ 表示从每阶 IMF 中提取的反射峰成 分, 将其用于确定"反射光谱阶" $Q_{ref}$ 。每个 $spec_i(\lambda)$ 的 方差定义为:

$$var\{spec_i(\lambda)\} = \frac{1}{L-1} \sum_{0}^{L-1} \left[spec_i(\lambda) - \mu_{spec_i}\right]^2 \quad (3)$$

式中:  $\mu_{spec_i}$ 为  $spec_i(\lambda)$ 的平均值; L为原始反射光谱的采 样点数量。从最后一阶 IMF 开始计算,  $Q_{ref}$ 的确定方 法为:  $var\left\{spec_{Q_{ref}-1}(\lambda)\right\} \ge \zeta 且 var\left\{spec_{Q_{ref}}(\lambda)\right\} < \zeta$ , 其中  $var\left\{spec_i(\lambda)\right\}$ 为 $spec_i(\lambda)$ 的方差,  $\zeta$ 为给定阈值。

Step 3: 将滤波器输出进行重构,得到优化后的光 谱。除去"反射光谱阶" *Q*<sub>ref</sub>对应的 IMF,其余 IMF 只 包含高频噪声等干扰成分而不含反射峰成分,因此直 接舍弃。将"反射光谱阶" *Q*<sub>ref</sub>对应 IMF 的 Chebyshev 滤波器输出进行重构,即得到原始光谱中的反射峰成 分,即优化后的级联光栅反射光谱。

$$\overline{spec}(\lambda) = \sum_{i=Q_{ref}}^{M+1} spec_i(\lambda)$$
(4)

#### 3 EMD-CF 算法的实验验证

通过实验验证 EMD-CF 算法在微振动信号测量 中的有效性。根据图 1(b) 所示的结构示意图制作传 感器,其中振子质量为 2.5 g,光纤型号为 Corning SMF-28。LPFG 由功率为 2.2 W 的CO<sub>2</sub>激光器 (Synrad J48-1) 通过逐点扫描法刻写,周期为520  $\mu$ m,谐振波 长 $\lambda_2 = 1548.6$  nm, $\lambda_1 = 1550.8$  nm, $\lambda_0 = 1552.8$  nm, $\lambda_1' =$ 1554.8 nm。FBG 使用 KrF 准分子激光器 (Coherent BraggStar, 248 nm) 通过相位掩膜技术进行刻写。传 感器原始反射光谱如图 4 所示,通过反射峰和噪声幅 值可以看出,原始光谱反射峰幅值较弱,并存在明显 高频噪声成分,噪声信号较强。

使用 EMD-CF 算法对原始光谱进行优化处理。 首先将原始光谱通过 EMD 分解得到 imfl~imf8 和余 量 res., 如图 5(a) 所示。之后, 从余量开始, 对每一阶 IMF 进行低通滤波。结合光谱频率特征, 预设参数如 下:  $\omega_1 = 32.6 \text{ kHz}, P = 3.6, \zeta = 0.06$ 。最终确定"反射



Fig.4 Original spectrum of cascaded-grating sensor





Fig.5 EMD-CF algorithm implementation

光谱阶"Q<sub>ref</sub> = 8,因此将 imfl 直接舍弃。低通滤波后 的 imf2~imf8 和余量 res.如图 5(b) 所示。将滤波后的 imf2~imf8 和余量 res.进行重构,即得到优化后的传感 器光谱。对算法执行时间进行研究,在实验所用计算 机配置下 (CPU:3.20 GHz, RAM:16 GB),每帧反射谱 的算法处理时间为 1.2 ms,对应最大解调频率为 833 Hz。 通过使用成熟的专用数字处理硬件,如 DSP 或 FPGA, 可以进一步提高解调速度。

图 6(a) 和图 6(b) 分别为传感器原始光谱和 EMD-CF 算法优化后的光谱,从中可以看出,经过 EMD-CF 算法处理后,反射光谱中明显去除了高频干扰成分。 作为对照,实验中还引入了单独 EMD 和单独 Chebyshev 滤波的信号处理算法。在单独 EMD 算法中,光谱同 样经过 EMD 分解得到 imf1~imf8 和余量 res.,之后将 imf1~imf2 直接舍弃,然后将 imf3~imf8和余量 res.进 行重构,所得到光谱如图 6(c) 所示。在单独 Chebyshev 滤波算法中,直接对原始光谱进行低通滤波,所得到 光谱如图 6(d) 所示。对三种算法处理后的光谱进行 直观对比,图 6(c) 和图 6(d) 中的光谱同样去除了高频 干扰成分,不过仍存在较为明显的起伏波动。此外, 图 6(c) 中光谱反射峰幅值为 3.54 dBm,明显低于另外 两种算法处理后的光谱幅值。

根据图 1(a) 搭建微振动测量系统, 对 EMD-CF 算





法进行实验验证。使用信号发生器和压电换能器 (PZT)作为微振动信号的激励源。将传感器和 PZT 分别放置于厚度为 5 mm 的铝板上,二者间隔 150 mm。 信号发生器输出的正弦激励信号幅值为±8 mV,频率 为 500 Hz,如图 7(a)所示。图 7(b)、图 7(c)和图 7(d) 分别为使用 EMD-CF 算法、单独 EMD 算法和单独 Chebyshev 滤波算法处理后得到的微振动信号,三者 纵坐值相同,以图 7(b)为基准进行了归一化处理。从 中可以看出,EMD-CF 算法可以较好地还原激励源发 出的微振动信号,其测量精度为 0.128,另外两种算法 的精度分别为 0.288 和 0.240。因此,相比另外两种算 法,论文所提出的 EMD-CF 算法精度分别提高了 125.0% 和 87.5%。此外,图 7(c)中的微振动信号幅值 较小,这与图 6(c)中反射光谱优化后幅值降低的结果





一致,主要是因为使用单独 EMD 算法处理时,光谱反 射峰幅值被弱化,因此导致微振动信号幅值变小。

#### 4 结 论

基于级联光栅的微振动传感器在精密机电设备 微振动测量中具有重要应用价值。然而,当前级联光 栅微振动传感器存在光谱成分复杂、信噪比差、测量 精度低等问题。文中结合 EMD 和 Chebyshev 滤波技 术,提出了一种 EMD-CF 光谱优化算法。通过对原始 光谱 EMD 分解得到的 IMF 进行自适应 Chebyshev 滤 波,提取了光谱中的反射峰成分,进而实现了原始光谱 的优化处理。通过 PZT 提供振幅±8 mV、频率 500 Hz 的标准正弦微振动信号进行了验证实验。结果显示, 所提出的 EMD-CF 算法可以较好地还原微振动信号, 相比传统方法,测量精度提高 87.5% 以上。此外,该 算法具有自适应性强、频率成分提取精度高等特点, 在复杂微弱信号优化方面具有一定的应用前景。

#### 参考文献:

- Komatsu K, Uchida H. Micro vibration in spacecraft [J]. Mechanical Engineering Reviews, 2014, 1(2): SE0010.
- [2] Su Li, Zhang Xiaotong, Lv Paitong, et al. Research on a fiber grating low frequency vibration sensor with large range and high sensitivity [J]. *Infrared and Laser Engineering*, 2020, 49(S2): 20200340. (in Chinese)
- [3] Wang Ning, Tian Wenhao, Zhang Haosheng, et al. Optical fiber Fabry-Perot humidity sensor by graphene quantum dots [J]. Acta Photonica Sinica, 2020, 49(9): 0906003. (in Chinese)
- [4] An Jianchang, Jiang Junfeng, Xu Zhongyuan, et al. Design of composite intrusion detection system based on optical fiber sensor and infrared video [J]. *Infrared and Laser Engineering*, 2020, 49(5): 20190446. (in Chinese)
- [5] Yu Z, Dahir A, Dai H, et al. Distributed optical fiber vibration sensors based on unbalanced michelson interferometer and PGC demodulation [J]. *Journal of Optics*, 2021, 50(1): 1-6.
- [6] Liu Xin, Wang Yu, Zhang Jianguo, et al. Pulse-modulated Mach-Zehnder interferometer for vibration location-ScienceDirect [J]. *Optics Communications*, 2019, 437: 27-32.
- [7] Du Bin, Xu Xizhen, He Jun, et al. In-fiber collimator-based Fabry-Perot interferometer with enhanced vibration sensitivity
   [J]. *Sensors*, 2019, 19(2): 435.
- [8] Zhang Jijun, Wu Zutang, Pan Guofeng, et al. Design of optical

fiber grating-based high-precision and low-frequency vibration [15] sensor [J]. *Acta Photonica Sinica*, 2014, 43(1): 0128001. (in

Chinese)

- [9] Rasouli S, Shahmohammadi M. Portable and long-range displacement and vibration sensor that chases moving moiré fringes using the three-point intensity detection method [J]. OSA Continuum, 2018, 1(3): 1012-1025.
- [10] Linze N, Tihon P, Verlinden O, et al. Development of a multipoint polarization-based vibration sensor [J]. *Optics Express*, 2013, 21(5): 5606-5624.
- [11] Villatoro J, Antonio-lopez E, Schulzgen A, et al. Miniature multicore optical fiber vibration sensor [J]. *Optics Letters*, 2017, 42(10): 2022-2025.
- [12] Yi Li, Wang Xiaozhen, Bao Xiaoyi. Sensitive acoustic vibration sensor using single-mode fiber tapers [J]. *Applied Optics*, 2011, 50(13): 1873-1878.
- [13] Zhang Wen, Liu Xiaolong, He Wei, et al. Study on dualparameter fiber sensor based on LPFG cascaded with FBG structure [J]. *Chinese Journal of Scientific Instrument*, 2017, 38(8): 302-309. (in Chinese)
- [14] Tanaka S, Tsukida O, Takeuchi M, et al. Highly sensitive operation of intensity-based fiber-optic vibration sensor using cascaded long period fiber grating[C]//23rd International Conference on Optical Fibre Sensors. International Society for Optics and Photonics, 2014, 9157: 91571H.

- [15] Schulze G, Jirasek A, Yu M, et al. Investigation of selected baseline removal techniques as candidates for automated implementation [J]. *Applied Spectroscopy*, 2005, 59(5): 545-574.
- [16] Zhang L, Ling T H, Yu B, et al. Intensive interferences processing for GPR signal based on the wavelet transform and F-K filtering – ScienceDirect [J]. *Journal of Applied Geophysics*, 2021, 10: 104273.
- [17] Je Ramírez, Paredes J, Cardinale Y. Improvements to the robust transform based on the weighted median operator algorithm [J]. *Electronic Notes in Theoretical Computer Science*, 2020, 349: 81-102.
- [18] Salehi R, Lestari R. Predicting the performance of a desulfurizing bio-filter using an artificial neural network (ANN) model [J]. *Environmental Engineering Research*, 2020, 26(6): 1-6.
- [19] Liu Xiangfeng, Huang Genghua, Zhang Zhijie, et al. Noise reduction based on empirical mode decomposition for spaceborne full waveforms on GaoFen-7 laser altimetry [J]. *Infrared and Laser Engineering*, 2020, 49(11): 20200261. (in Chinese)
- [20] Zeng Yanan, Lu Junsheng, Chang Xinyu, et al. Method to suppress noises in digital image-plane holographic microscopy
   [J]. *Infrared and Laser Engineering*, 2019, 48(5): 0524003. (in Chinese)