DOI: 10. 19650/j. cnki. cjsi. J2311068

# 基于组合测量方式的新型磁场式时栅位移传感器\*

陈自然<sup>1,2,3</sup>,张桁潇<sup>1,3</sup>,刘小康<sup>1,3</sup>,陈鸿友<sup>1,3</sup>,余海游<sup>1,3</sup>

(1.重庆理工大学机械检测技术与装备教育部工程研究中心 重庆 400054; 2.重庆大学光电工程学院 重庆 400039; 3.时栅传感及先进检测技术重庆市重点实验室 重庆 400054)

**摘 要:**针对数字化精密机械加工装备和测量仪器中的关键功能部件——位移传感器测量精度过分依赖高精度加工的难题,提 出基于组合测量方式的新型位移传感新方法。利用在平面上均匀分布的激励绕组产生交变磁场,构建运动参考系,建立位移和 时间基准之间的映射关系。通过控制感应绕组的形状实现磁场精确约束,从原理上抑制谐波误差。采用差分排布的感应绕组 式及组合测量方式增强抗干扰性,提高位移测量精度。通过电磁仿真验证,进行测量误差分析,优化结构参数。研制了传感器 样机并进行实验验证,结果表明在 144 mm 测量范围内,测量误差为±2.25 μm,分辨力为 0.15 μm。不同于传统高精度位移传 感器严重依赖高精度光刻制造加工,此方法通过对磁场的精确约束和传感原理创新实现精密位移测量,具有结构简单,成本低 等优势具有重要学术和工程应用价值。

关键词: 直线位移;组合测量;时栅传感器;交变磁场

中图分类号: TH7 文献标识码: A 国家标准学科分类代码: 460. 4030

# Novel magnetic-field type time-gating displacement sensors based on a combined measurement method

Chen Ziran<sup>1,2,3</sup>, Zhang Hengxiao<sup>1,3</sup>, Liu Xiaokang<sup>1,3</sup>, Chen Hongyou<sup>1,3</sup>, Yu Haiyou<sup>1,3</sup>

 (1. Engineering Research Center of Mechanical Testing Technology and Equipment, Ministry of Education, Chongqing University of Technology, Chongqing 400054, China; 2. College of Optoelectronic Engineering, Chongqing University, Chongqing 400039, China;
 3. Chongqing Key Laboratory of Time-Grating Sensing and Advanced Testing Technology, Chongqing 400054, China)

Abstract: The key functional units — displacement sensors of digital high-precision measuring instruments and equipment rely heavily on high-precision machining. To address this issue, a novel displacement sensing principle based on a combined measurement method is proposed. The alternating magnetic field produced using the uniform distribution of the excitation winding on the plane is utilized to establish a moving reference system. The mapping relation is obtained between the measured displacement and the time reference. Magnetic field is restricted by precisely controlling the shape of the induction winding to suppress harmonic errors in principle. The differential arrangement of the induction winding and a combined measurement method are employed to improve its anti-interference ability and the measurement precision. The measurement error is analyzed by using the electromagnetic simulation to optimize structural parameters. The sensor prototype is produced and tested in experiment. The results show that the error is  $\pm 2.25 \,\mu$ m within the range of 144 mm, and the resolution is 0.15  $\mu$ m. Differing from traditional high-precision displacement sensors relying heavily on high-precision lithographic machining, the proposed method makes full use of precisely restricted and innovation in sensing principles to perform highprecision displacement measurement with the feature of simple in structure and low cost, which has the significant academic value and the high application value.

Keywords: linear displacement; combined measurement; time-gating sensors; alternating magnetic field

收稿日期:2023-02-20 Received Date: 2023-02-20

<sup>\*</sup>基金项目:国家自然科学基金(52175495,52125503)、重庆市自然科学基金(cstc2020 jcyj-msxmX0917)、重庆英才项目(cstc2022ycjh-bgzxm0098)资助

# 0 引 言

精密位移测量技术及器件是高档数控机床、高端仪器设备实现精密定位与控制的"眼睛"<sup>[1-3]</sup>。精密高端装备要求位移传感器能在百毫米级宏观测量范围内实现微纳级测量精度。高精密位移传感器仍是制约国产高端装备发展"卡脖子"的关键核心部件<sup>[4]</sup>。

光栅以其测量精度高、抗干扰性强等优点成为应 用最广的位移传感器。光栅的测量精度取决于又精又 密的等间距"栅线"的制造精度。栅距内栅线数量越 多,要保证栅线刻划的均匀性和一致性就越困难。目 前商用成像扫描型光栅位移传感器栅距通常在 20 μm 左右,干涉扫描型的栅距可以做到 4 μm<sup>[5-6]</sup>。为了能实 现更高测量精度,有学者尝试采用 1 μm 栅距的全息光 栅实现了在 32 mm 量程内短时稳定性为 5 nm 的测量 精度<sup>[7]</sup>。由于受振动、污染、光衰等因素使得光栅信号 波形和相位产生波动,影响测量精度和稳定性<sup>[8-11]</sup>,常 借助于谐波修正法<sup>[12-13]</sup>、卡尔曼滤波法<sup>[14-15]</sup>等复杂智 能算法进一步提高信号质量。但受光波波长和光学衍 射极限的制约,此类精密光刻线技术已逼近极限,很难 再进一步提高。 本文提出基于磁场精密约束传感原理和组合测量方 式的位移测量方法,利用多个激励绕组在空间平面产生 交变磁场,建立位移与时间基准之间的关系。通过控制 毫米级感应绕组的形状实现磁场精确约束,提高位移传 感信号质量,实现微米级测量精度,摆脱传感器对高精度 加工工艺的依赖,降低成本。

# 1 传感器结构及传感原理

传感器包含动尺和定尺,动尺是在基体上布置4组 正弦型感应绕组,定尺是在基体上均匀布置4种激励绕 组阵列,总体结构如图1所示。动尺和定尺在空间上正 对平行安装,并保持一定的间隔距离δ。定尺上均匀布 置两行边长为d的矩形激励绕组,按间隔d等间距排布。 其中第1行构成正弦激励绕组,第2行构成余弦激励绕 组。同行相邻激励绕组依次施加相位相差180°的激励电 流信号,如式(1)所示。

$$\begin{cases}
I_{S+} = I_m \sin(\omega t) \\
I_{C+} = I_m \cos(\omega t) \\
I_{S-} = -I_m \sin(\omega t) \\
I_{C-} = -I_m \cos(\omega t)
\end{cases}$$
其中 I 为交变由流的最大幅值 ω 为交变由流频率



图 1 磁场式时栅位移传感器总体结构图

Fig. 1 Overall structure of the magnetic-field type time-gating displacement sensor

动尺包含4组正弦形感应绕组,记为A、B、C、D,其 中正弦形感应绕组A和感应绕组B正向串联;正弦形感 应绕组C和感应绕组D正向串联,如图2所示。





当给激励绕组通入正/余弦激励电流,如图 3 所示, 根据电磁感应可得正弦形感应绕组 A、C 在一个正弦激 励绕组周期极距 W 内的磁通量  $\Phi_A(t,x)$ 、 $\Phi_c(t,x)$  如 式(2)所示。

$$\begin{cases} \Phi_A(t,x) = kI_m h \frac{W}{4\pi} \sin(\omega t) \cos\left(\frac{4\pi}{W}x\right) \\ \Phi_C(t,x) = -kI_m h \frac{W}{4\pi} \sin(\omega t) \cos\left(\frac{4\pi}{W}x\right) \end{cases}$$
(2)

其中,比例系数为*k*,正弦形感应绕组峰谷高为*h*,极 距为*W*,运动位移为*x*。

正弦形感应绕组 B、D 在一个余弦激励绕组周期极 距 W 内的磁通量  $\Phi_B(t,x)$ 、 $\Phi_D(t,x)$  如式(3)所示。

$$\begin{cases} \Phi_{B}(t,x) = -kI_{m}h\frac{W}{4\pi}\cos(\omega t)\sin\left(\frac{4\pi}{W}x\right) \\ \Phi_{D}(t,x) = kI_{m}h\frac{W}{4\pi}\cos(\omega t)\sin\left(\frac{4\pi}{W}x\right) \end{cases}$$
(3)

图 3

量表达式如式(4)所示。

 $kI_m h \frac{W}{4\pi} \sin\left(\omega t - \frac{4\pi}{W}x\right)$ 

 $\Phi(t,x) = \Phi_{A}(t,x) + \Phi_{B}(t,x) =$ 

距,其中产生的感应电动势如式(5)所示。

 $U_1 = \frac{\mathrm{d}\Phi(t,x)}{\mathrm{d}t} = K \mathrm{cos} \left( \omega t - \frac{4\pi}{W} x \right)$ 

其中,  $K = k\omega I_m h \frac{W}{4\pi}$ 。

C

D)

正弦激励绕组: \_\_\_\_\_I。余弦激励绕组: \_\_\_\_\_I。无激励信号: \_\_\_\_

Fig. 3 Combined induction method of induction winding on

sinusoidal/cosinoidal excitation winding

感应绕组在正弦/余弦激励绕组的组合感应方式

由叠加定理可得感应绕组 A、B 串联后的感应磁通

因此当感应绕组 A、B 串联后沿 X 方向移动 1 个极

感应绕组 A 和感应绕组 C 构成差动传感结构,感应 绕组 B 和感应绕组 D 构成差动传感结构,可有效消除共

模干扰。因此感应绕组 B 和感应绕组 D 沿 X 方向移动

(4)

(5)



$$U_2 = -K\cos\left(\omega t - \frac{4\pi}{W}x\right) \tag{6}$$

感应绕组 A、C 与感应绕组 B、D 反向串联后的叠加 信号如式(7)所示。

$$U_x = U_1 - U_2 = 2K\cos\left(\omega t - \frac{4\pi}{W}x\right)$$
(7)

感应信号相位随运动位移 x 发生周期变化,行波的 相位变化反应动尺的运动状态,与同频参考信号比相获 得时间变化量  $\Delta t$ ,进而获得动尺位移量  $\Delta x$ ,位移解算方 案如图 4 所示。在动尺运动过程中,感应绕组输出一路 行波信号  $U_x$ ,采用带通滤波器和放大电路对这路信号进 行预处理,再将处理后的信号整形为方波后输入 FPGA 模块,与同频的参考信号方波  $U_f$ 进行比相,采用时钟脉 冲个数表示相位差,由此可求得运动方向的位移量,如 式(8)所示。

$$\Delta x = \left(N + \frac{\Delta t}{T}\right) W \tag{8}$$

其中,N为动尺在运动方向上运动的对极整数;T为 参考信号的时钟周期。

传感器的测量分辨力可以表示为:

$$R = \frac{L}{N} \times \frac{f_e}{f_r} \tag{9}$$

其中,*L* 是量程,*N* 是对极数,*f*<sub>e</sub> 是激励信号频率,*f*<sub>r</sub> 是用于插补相位差的高频时钟频率。





109

## 2 建模仿真及数据分析

#### 2.1 建模仿真

建立传感器模型进行电磁仿真实验,结合传感器实际电气参数和尺寸参数,设置仿真模型求解参数如表1 所示。

表 1 传感器模型参数 Table 1 Sensor model parameters

	-
建模参数	参数值
激励信号幅值/A	0. 1
激励信号频率/kHz	10
激励绕组宽度/mm	5.8
激励绕组高度/mm	5.8
激励绕组直径/mm	0. 2
激励绕组匝数	20
感应绕组宽度/mm	6
感应绕组高度/mm	6
感应绕组直径/mm	0.3
感应绕组匝数	20
感应绕组阻抗/M $\Omega$	1
运动方向极距 W/mm	24
激励导磁体/(mm×mm×mm)	12×48×1.1
感应导磁体/(mm×mm×mm)	12. 2×9. 2×1. 1
激励绕组与导磁体间隙/mm	0. 1
感应绕组与导磁体间隙/mm	0. 1
感应激励层间隙/mm	0. 6
线圈材料	Copper

传感器的一个极距 W = 24 mm,激励信号频率为 10 kHz,动尺运动一个极距,感应信号刚好变化一个完整 的周期。仿真步距为 0.4 mm,在一个信号周期内取点 60 个,整个模型的磁感应强度云图如图 5 所示。



图 5 仿真模型磁场分布云图 Fig. 5 Cloud diagram of magnetic field distribution for

the simulation model

动尺在仿真时移动的空间步距是 0.4 mm,在不同空间位置对应的感应绕组感应电动势曲线通过电磁仿真计

算如图 6 所示。感应绕组输出位移信号频率为 10 kHz, 相位随位移均匀变化,并且在不同相位感应信号最大幅 值基本不变,信号质量很好。







#### 2.2 数据分析

将图 6 中的感应信号进行傅里叶变换分析,得到基 波幅值和相位,可计算出运动位移。设  $\alpha_F$  是基波仿真初 相位, $\alpha_L$  是理论初相位,采用式(11)可得仿真实验中的 位移测量误差.

$$x = \frac{W}{2\pi}\alpha \tag{10}$$

$$\delta = x_F - x_L = \frac{W}{2\pi} (\alpha_F - \alpha_L) \tag{11}$$

图 7 为理论位移量与仿真位移量的测量误差曲线, 误差范围为-25.79~26.78 μm。



图 7 对极内位移测量误差曲线



对极内位移测量误差采用傅立叶变换分析得到误差 频谱图,主要谐波成分是2次谐波,4次谐波和8次谐波, 其中2次谐波误差最大,原因在于每行激励绕组在对极 内含有的2个激励绕组产生磁场不均匀所致。4次谐波 产生原因在于每组正弦/余弦激励绕组尺寸不合理产生 了边缘效应导致引入误差。实验结果如图8所示。

激励绕组产生的交变磁场在 Z 轴方向的不同位置存 在磁场强度和均匀性的非线性的情况,导致感应绕组与



第6期

Fig. 8 Spectrum diagram of measurement error within a pitch

激励绕组之间空间磁场耦合引入谐波误差,从而直接影响行波的幅值和相位均匀性。因此需要单独分析传感器 动尺、定尺安装的气隙高度对测量误差的影响。

以 0.1 mm 气隙高度为步距,从 0.2~0.7 mm 设计了 6 组不同气隙高度进行多次不同气隙对传感器测量误差 的仿真实验,相应的误差曲线如图 9 所示。通过傅立叶 变换分析得到不同气隙高度下测量误差频谱图。如 图 10 所示,在不同气隙高度的条件下测量误差曲线主要 包含直流分量、2 次谐波和 8 次谐波。当气隙高度大于 0.4 mm 时,随着气隙高度的逐渐增大,0 次谐波有明显 地减小,1 次谐波、4 次谐波和 6 次谐波都有小幅度的降 低。综合考虑感应信号幅值、测量误差等因素,选择传感 气隙高度为 0.6 mm。







# 3 实验验证及误差分析

### 3.1 实验验证

在理论和仿真研究的基础上,采用工艺简单而成熟、 价格相对低的印制电路板工艺研制出了如图 11 所示的 传感器样机。在结构上间隔 1/4 极距均匀布置空间激励



绕组,且同行相邻激励绕组反向串联。电气上向两行激 励绕组分别施加频率为 10 kHz、幅值为 5 A 的正/余弦激 励信号。



图 11 传感器的定尺和动尺 Fig. 11 The fixed ruler and the moving ruler of the sensor

采用美国 AEROTECH 公司制造的直线电机模组 PRO190LM-0500-TT1-E3-CMS1-LF-PL2-TAS,配置高性能 驱动器 BLMC-192-A,搭建图 12 所示的实验平台。



图 12 实验平台 Fig. 12 The experimental setup

通过激光干涉仪标定实验台重复定位精度 ±0.5 μm,整体定位精度±1 μm,分辨力为10 nm。整个 实验平台结构如图13所示,动尺与定尺分别固定在导磁 基体上,其中定尺基体固定于实验平台,动尺基体刚性固 定在直线电机运动部件上,两者平行安装,气隙高度 0.6 mm。运动过程中,传感器动尺的感应绕组感应定尺 绕组产生的空间磁场得到动尺的运动位移信号,再进行 信号放大、滤波、整形成方波信号后,与参考信号 U<sub>f</sub>进行



图 13 实验平台结构图 Fig. 13 The structure chart of the experimental setup

比相,采用时钟脉冲计数得到位移值。实验采用精度为 ±0.5×10<sup>6</sup> 的 Renishaw XL-80 激光干涉仪标定传感器测 量误差。

## 3.2 误差分析

以图 12 所示的实验平台开展传感器样机的对极内 实验,设置在气隙高度分别为 0.2、0.4、0.6 和 0.8 mm 的 条件下,直线电机带动动尺匀速运动 24 mm,即 1 个对 极,每运动 0.3 mm 的位移,信号处理电路的 FPGA 芯片 同步采集激光干涉仪数据和传感器运动位移数据。进行 多次对比实验后,不同气隙高度下的原始测量误差曲线 如图 14 所示。



图 14 对极内不同气隙高度的原始测量误差曲线 Fig. 14 Original measurement error curve of different air gap height within a pitch

对多组实验中的误差数据进行傅立叶变换计算,得 到测量误差频谱图。如图 15 所示不同气隙高度的条件 下测量误差的主要谐波误差成分的频次基本相同,但各 频次误差成分的幅值有一定的变化。当气隙高度低于 0.6 mm时,气隙高度越低,测量误差曲线幅值越大,相应 的各频次误差成分的幅值也较大。当气隙高度高于 0.6 mm时,当气隙高度越高,由于空间磁场强度非线性 影响,误差曲线幅值也越大,各频次误差成分的幅值也相 应较大。因此在实验中采用的气隙高度为 0.6 mm 较 合理。



Fig. 15 Error spectrum of measurement of different air gap height within a pitch

在进行稳定性实验时,通过直线电机模组控制系统 驱动电机运动,同步带动动尺定点定位,然后保持静止不 动。上位机每隔2s保存一次位置信息,共采集200个数 据,通过分析这200个数据的波动情况进行稳定性分析, 如图16所示,波动在0.6μm的范围内,稳定性较好。

传感器样机的整量程精度实验中,动尺每运动 0.3 mm的位移,FPGA芯片进行一次数据采集,整个实验中 动尺运动位移为144 mm,即6个对极,位移的修正前测量误 差曲线如图17所示,测量误差范围为-59.1~44.85 μm。采 用傅立叶变换进行误差频谱分析得到如图18所示的误

Table 2













diagram within full-range

差频谱图和表2所示的主要谐波分量。

实验数据表明,原始测量误差主要包含直流分量、 12次谐波误差、18次谐波误差和24次谐波误差等。其

整量程测量的主要谐波分量 表 2

Main harmonic component of full range

		I. I				
measurement						
谐波频次	幅值/µm	谐波频次	幅值/μm			
12 次	34. 56	9次	3.56			
直流分量	13.99	11次	2.45			
24 次	7.98	3次	2.03			
18次	6.14	21 次	1.46			
6次	3.90	1次	1.35			

中最大谐波误差为 12 次谐波误差, 幅值为 34.56 µm。 其次是直流分量误差为 13.99 µm。12 次谐波误差和直 流分量误差产生的主要原因是每行激励绕组在对极内含 有2个激励绕组,由于激励绕组加工导致的激励绕组产 生的激励磁场不均匀,或者由于感应绕组的加工误差导 致的感应信号幅值不对称产生的。24次谐波产生原因 在于每组正弦/余弦激励绕组在对极内因边缘效应使磁 场不均匀所致。

采用谐波修正法<sup>[16]</sup>对原始测量误差进行修正,修正 后误差曲线如图 17 所示,修正后测量误差为±2.25 μm。 由于量程 L=144 mm,传感器对极数为 6,激励信号频率 为10 kHz,高频脉冲插补频率1.6 GHz,由式(9)计算得 到该传感器的测量分辨力理论上可以达到 0.15 μm。本 研究成果与同类型德国 Heidenhain 光栅、英国 Renishaw 光栅的技术参数对比如表3。

表 3 典型传感器技术指标对比 Table 3 Comparison of technical indicators among

•		-
different typical	CONCONC	
	SCHSUTS	

	• •		
传感器类型	测量范围	精度	分辨力
Heidenhain LIDA400 系列	240~3 040 mm	±3 μm, ±5 μm	0.2 μm (100 细分)
Renishaw RKLC 系列	20 mm~20 m	±5 μm, ±15 μm	1 nm (20 000 细分)
本文传感器	144 mm	±2.25 μm	0.15 μm (无需细分)

#### 结 论 4

高精密位移传感器仍是制约国产高端装备发展"卡 脖子"的关键核心部件,但受光波波长和光学衍射极限的 制约,传统精密光栅刻线技术已逼近极限,很难再进一步 提高。本文研制出了一种基于组合测量方式的磁场式时 栅位移传感器,在144 mm 测量范围中,原始误差不超过 ±52 μm,修正后的误差为±2.25 μm,传感器分辨力为 0.15 μm,具有以下优势:

1)研究通过控制感应绕组中线圈的形状及排布方式 抑制误差。通过控制毫米级感应绕组的形状实现磁场精 确约束,提高位移传感信号质量,实现微米级测量精度, 摆脱传统高精度传感器对高精度光刻加工工艺的依赖, 降低成本。

2)为了提高测量分辨力,光栅等传统位移传感器常借助于细分技术。细分倍数越高,对传感器原始信号质量要求越高,由于原始信号中常含有直流电平、谐波误差以及各类噪声,因而细分倍数越大,细分误差就越大。本文的传感器的测量分辨力无需依赖细分技术,测量分辨力可以达到 0.15 μm,避免在提高分辨力的时候带来较大的细分误差。

# 参考文献

- YU H, WAN Q, MU Z, et al. Novel nano-scale absolute linear displacement measurement based on grating projection imaging [ J ]. Measurement, 2021, 182: 109738.
- [2] GAO W, KIM S W, BOSSE H, et al. Measurement technologies for precision positioning [J]. CIRP Annalsmanufacturing Technology, 2015, 64(2): 773-796.
- [3] KUMAR A S A, GEORGE B, MUKHOPADHYAY S C. Technologies and applications of angle sensors: A review[J]. IEEE Sensors Journal, 2021, 21 (6): 7195-7206.
- [4] 王磊,卢秉恒. 中国工作母机产业发展研究[J]. 中国工程科学, 2020, 22(2): 29-37.
  WANG L. LU B H. Research on the development of machine tool industry in China[J]. China Engineering Sciences, 2020, 22(2): 29-37.
- [5] 王国超,颜树华,高雷,等.光栅干涉位移测量技术发展综述[J].激光技术,2010,34(5):661-664,716.
  WANG G CH, YAN SH H, GAO L, et al. Development of displacement measurement technologies based on grating Interferometry [J]. Laser Technology, 2010, 34(5):661-664,716.
- [6] 陈自然,黎锡,冯曦颉,等.基于差极结构的绝对式直线时栅位移传感器研究及测量误差特性分析[J].光学精密工程,2022,30(6):667-677.
   CHEN Z R, LI X, FENG X J, et al. Analysis of

measurement error characteristics of absolute linear timegrating displacement sensor with one-pole-difference structure [J]. Optics and Precision Engineering, 2022, 30(6): 667-677.

[7] 魏正杰,张迪,吴冠豪.用于精密位移测量的微型光 栅传感器开发[J].光子学报,2021,50(9): 0912001. WEI ZH J, ZHANG D, WU G H. Development of miniature optical encoder for precise displacement measurement[J]. Acta Photonica Sinica, 2021, 50(9): 0912001.

- [8] CHEN Z R, LIU X K, PENG K. et al. A self-adaptive interpolation method for sinusoidal sensors [J]. IEEE Transactions on Instrumentation and Measurement, 2020, 69(10): 7675-7682.
- [9] HOANG H V, JEON J W. An efficient approach to correct the signals and generate high-resolution quadrature pulses for magnetic encoders [J]. IEEE Trans. Ind. Electron., 2011, 58(8): 3634-3646.
- [10] YE G, WU Z, XU Z, et al. Development of a digital interpolation module for high-resolution sinusoidal encoders[J]. Sensors and Actuators A: Physical, 2019, 285: 501-510.
- [11] 杨光华,王宇,李璟,等.相位光栅非对称性对位置 测量精度的影响[J].光学学报,2021,41(19): 60-71.

YANG G H, WANG Y, LI J, et al. Effect of phase grating asymmetry on position measurement accuracy[J]. Acta Optica Sinica, 2021, 41 (19): 60-71.

- [12] 王笑一,王永军,雷贤卿,等.非对径安装双读数头圆光栅偏心测角误差修正[J].光学精密工程,2021,29(5):1103-1114.
  WANG X Y, WANG Y J, LEI X Q, et al. Correction method for angle measurement error of eccentric encoder with double read-heads installed non-diametrically opposite[J]. Optics and Precision Engineering, 2021,29(5):1103-1114.
- [13] 李尕丽,薛梓,黄垚,等.圆光栅测角系统示值误差 分析与补偿[J].仪器仪表学报,2021,42(5):59-65.
  LIGL, XUEZ, HUANGY, et al. Indication error analysis and compensation of circular grating angle measurement system [J]. Chinese Journal of Scientific Instrument, 2021, 42(5): 59-65.
- [14] 蔡崇文,叶国永,刘红忠. 基于 Vold-Kalman 滤波的 光栅谐波动态抑制方法[J]. 仪器仪表学报, 2021, 42(3):17-24.
  CAI CH W, YE G Y, LIU H ZH. Dynamic suppression of harmonic distortion for optical encoders via Vold-Kalman filtering [J]. Chinese Journal of Scientific Instrument, 2021, 42(3):17-24.
- [15] 于连栋,鲍文慧,赵会宁,等.新型圆光栅测角误差
   补偿方法及其应用[J].光学精密工程,2019, 27(8):1719-1726.

YU L D, BAO W H, ZHAO H N, et al. Application and Novel Angle Measurement Error Compensation method of circular grating [J]. Optics and Precision Engineering, 2019, 27(8): 1719-1726.

[16] 陈自然,赵有祥,刘小康,等.基于检测单元的永磁 同步直线电机位置检测新技术[J].仪器仪表学报, 2020,41(12):48-55.

> CHEN Z R, ZHAO Y X, LIU X K, et al. Novel position detecting technology for a permanent magnet synchronous linear motor using position detecting units [J]. Chinese Journal of Scientific Instrument, 2020, 41(12): 48-55.

作者简介



**陈自然**,2004年于中国地质大学获得学 士学位,2009年于重庆理工大学获得硕士学 位,2012年于合肥工业大学获得博士学位, 现为重庆理工大学教授,主要研究方向为精 密位移测量及智能仪器设计。

E-mail: czr@ cqut. edu. cn

**Chen Ziran** received his B. Sc. degree from China University of Geosciences in 2004, received his M. Sc. degree from Chongqing University of Technology in 2009, and received his Ph. D. degree from Hefei University of Technology in 2012. He is currently a professor at Chongqing University of Technology. His main research interests include high precision displacement measurement and intelligent instrument.



**张桁潇**,2020年于重庆理工大学获得学 士学位,现为重庆理工大学机械检测技术与 装备教育部工程研究生,主要研究方向为智 能传感器。

E-mail: zhx584634227@163.com

Zhang Hengxiao received his B. Sc. degree from Chongqing University of Technology in 2020. He is currently a graduate student in the Engineering Research Center of Mechanical Testing Technology and Equipment, Ministry of Education, Chongqing University of Technology. His main research interests include intelligent sensors.



**刘小康**(通信作者),1999年于重庆大 学获得学士学位,2002年于重庆大学获得硕 士学位,2005年于重庆大学获得博士学位, 现为重庆理工大学教授、重庆理工大学副校 长、重庆大学博士生导师,主要研究方向为 智能仪器与传感器。

E-mail: lxk@ cqut. edu. cn

Liu Xiaokang (Corresponding author) received his B. Sc., M. Sc. and Ph. D. degree all from Chongqing University in 1999, 2002, and 2005, respectively. He is currently a professor and a vice principal at Chongqing University of Technology and a Ph. D. advisor at Chongqing University. His main research interests include intelligent instruments and sensor.