JOURNAL OF ELECTRONIC MEASUREMENT AND INSTRUMENTATION

DOI: 10. 13382/j. jemi. B2103877

激光测距动态多阈值误差修正技术研究*

吴培鹏! 蔡文郁! 唐国栋! 王志强! 朱张峰2

(1.杭州电子科技大学电子信息学院 杭州 310018;2.国家电网宁波市北仑区供电公司 宁波 315800)

摘 要:在脉冲式激光飞行时间法测距中,存在着干扰脉冲叠加到信号脉冲上升沿的情况,因此双阈值处理算法无法正确修正脉冲前沿时刻鉴别误差。提出了一种动态多阈值拟合误差修正算法,通过动态切换3个阈值门限找到最佳的拟合方式,避免因 某个阈值时刻鉴别受到干扰脉冲影响导致错误的拟合修正结果。除此之外,还提出了阈值时间差关联曲线的新概念,根据修正 点与关联曲线的偏离程度来动态调整阈值门限。实验测试结果表明,提出的动态多阈值误差修正方法可获得理想的修正结果, 使得错误数据得以滤除,从而提高远距离目标的测距精度。

Laser range measuring system based on dynamic multi-threshold error correction method

Wu Peipeng¹ Cai Wenyu¹ Tang Guodong¹ Wang Zhiqiang¹ Zhu Zhangfeng²

(1. College of Electronics and Information, Hangzhou Dianzi University, Hangzhou 310018, China;2. State Grid Ningbo Beilun District Power Supply Company, Ningbo 315800, China)

Abstract: At the aspect of time of flight (TOF) based laser ranging, the interference pulse is superimposed on the rising edge of signal pulse, so the classic double-threshold processing algorithm cannot correct the identification error of pulse front time. In this paper, a dynamic multi-threshold fitting error correction algorithm is proposed. By switching three thresholds dynamically, the best fitting method is found to avoid the wrong fitting correction result caused by the interference pulse. In addition, a new concept of threshold time difference correlation curve is proposed, which adjusts the threshold dynamically according to the deviation degree between correction point and correlation curve. The experimental results show that the proposed dynamic multi-threshold error correction method can obtain ideal correction results, allows incorrect data to be filtered out, so as to improve the ranging accuracy of long-range targets. **Keywords**:laser based range measuring; time of flight(ToF); front-edge time identify; dynamic multi-threshold

0 引 言

基于激光的非接触测距方式^[1-3]是目前应用最为广 泛的测距技术。激光测距方法主要分为激光脉冲测距 法、激光相位测距法和激光干涉测距法,其中脉冲激光测 距方法利用激光脉冲持续时间短、能量集中、瞬时功率大 (一般可达兆瓦)等特点,在地形测量、战术前沿测距、导 弹运行轨道跟踪等方面获得了广泛的应用。脉冲飞行时 间测距的基本原理^[45]如图1所示,控制电路输出使能脉 冲控制激光发射器发射激光脉冲,激光脉冲一部分通过 光学结构返回时间测量模块标定为开始时刻脉冲,剩余 一部分激光脉冲通过透镜经到达测目标返回后,由接收 端接收到回波时刻脉冲并输入时间测量模块标定为停止 时刻脉冲,时间测量模块通过测量开始脉冲到停止脉冲 的时间差为激光脉冲的飞行时间,最后根据飞行时间得 出测量目标距离。

脉冲式激光测距系统可以获得较远的测距能力,在 以往激光测距系统研制中,提升脉冲式激光测距的精度 方法主要依靠提高时间测量分辨率^[6],然而随着近几年

收稿日期: 2021-01-09 Received Date: 2021-01-09

*基金项目:浙江省公益技术研究计划项目(LGF20F010005)、浙江省属高校基本科研业务费专项资金(GK209907299001-001)资助

图 1 飞行时间法脉冲式激光测距原理

Fig. 1 The principle of time of flight pulse laser ranging 高性能时间测量芯片的出现,极大改善了在脉冲式方法 中由于飞行时间测量不准而引起的数据误差,使得测距 精度得到提高,促生了大量的基于脉冲式激光测距的系 统与方法^[78]。

虽然集成芯片的时间测量分辨已经满足脉冲式激光 测距系统的要求,但由于回波脉冲近距离会出现饱和截 止失真,回光波形的延迟展宽、幅度的变化、目标形状的 不规则以及对空散射和电路干扰脉冲叠加引起的波形畸 变^[9-10],使得回波脉冲的前沿时刻鉴别抖动较大,仍会严 重的影响到测距精度,Kurtti 等^[11]提出了一种脉冲飞行 时间测距仪的步长补偿方法,使得在近距离回波波形饱 和失真的情况下对测距精度加以补偿。陈瑞强等[12]介 绍了电压比较器输出数字信号的脉宽控制方法,解决了 激光脉宽过窄造成的时间数字转换器无法工作的问题。 吴钰等^[13]介绍了基于时域的双通道脉冲激光测距时刻 鉴别方法可以计算出不受衰减和展宽影响的实际飞行时 间,实际应用可以基本将近程测距误差控制在±3 cm,实 现了较高精度的测距效果。因此在飞行时间测量精度达 到要求的情况下,如何根据激光回波波形的变化来补偿 的前沿时刻鉴别的误差,是目前提高脉冲式激光测距精 度最主要的研究方向。传统的前沿时刻鉴别技术,仅仅 采用了单个固定阈值的高速比较器进行时刻鉴别。本文 对多阈值进行了扩展,实测结果表明本文方法能够提升 测距精度。

1 传统阈值修正算法

为了定量分析测距误差,本文采用了高斯分布模型 对激光脉冲回波进行建模^[14],如式(1)所示。

$$s(t) = k_s \times \exp\left[-\frac{\left(t - t_{ps}\right)^2}{\tau_s}\right]$$
(1)

式中: k_s 为回波脉冲幅度; t_{ps} 为脉冲峰值时刻代表激光脉冲飞行的真实时间; **τ**_s 是固定常量,表示回波脉冲宽度。由于测量的环境以及测量的目标具有不可确定性,回波脉冲宽度 **τ**_s 保持不变,但是回波脉冲的强度 k_s 是时变的,因此基于单一阈值的前沿时刻鉴别的方式将产生较大的误差。假设单一阈值为 V_t, 在相同的测量距离

下,两次回波的脉冲幅度分别为 k_{s1} 和 k_{s2} ,如图 2(a)所示。并且两次回波脉冲幅值满足 $V_{th} < Min\{k_{s1},k_{s2}\}$,则 这两次回波脉冲在阈值 V_{th} 下鉴别的时刻分别为 t_{s1} 和 t_{s2} ,代入式(1)可得:

$$\begin{cases} t_{s1} = t_{ps} - \sqrt{\tau_s \cdot \ln\left(\frac{k_{s1}}{V_{th}}\right)} \\ t_{s2} = t_{ps} - \sqrt{\tau_s \cdot \ln\left(\frac{k_{s2}}{V_{th}}\right)} \end{cases}$$
(2)

由式(2)可见,即使是相同的距离下获得的激光脉 冲回波信号,但回波强度不同导致了信号幅度值发生变 化,使得两次测量在时刻鉴别时出现偏差。



图 2 传统时刻鉴别方法示意图



由于单一阈值测量方法测量某一目标时由于回波信号的强弱变化会对飞行时间的计算产生前沿时刻鉴别误差,对测距结果影响很大。为修正上述缺陷,双阈值时刻鉴别方法^[13-14]被提出用于修正测距误差。传统的双阈值进行误差拟合修正的原理如图 2(b)所示,固定选取两个阈值 V_1 和 V_2 ,满足 $V_1 < V_2$,在没有干扰脉冲叠加到脉冲上升沿的情况下,将 V_1 和 V_2 代入式(2)得到当前回波脉冲对应的鉴别时刻分别为 t_{s1} 和 $t_{s2}(t_{s1}$ 和 t_{s2} 均小于 t_{ps})。 t_{s1} 和 t_{s2} 分别满足式(3)。

$$\begin{cases} t_{s1} = t_{ps} - \sqrt{\tau_s \cdot \ln\left(\frac{k_s}{V_1}\right)} \\ t_{s2} = t_{ps} - \sqrt{\tau_s \cdot \ln\left(\frac{k_s}{V_2}\right)} \end{cases}$$
(3)

由式(3)可得, t_{s1} 和 t_{s2} 之间的阈值时间差 Δt 如下:

$$\Delta t = t_{s2} - t_{s1} = \sqrt{\tau_s \cdot \ln\left(\frac{k_s}{V_1}\right)} - \sqrt{\tau_s \cdot \ln\left(\frac{k_s}{V_2}\right)} \quad (4)$$

以相对较低的阈值 V_1 所对应的鉴别时刻 t_{s1} 作为测量得到的修正前的飞行时间,以脉冲峰值时刻 t_{ps} 作为飞行时间的真实值, e_i 为飞行时间误差,则飞行时间的修正表达式为:

$$t_{ps} = t_{s1} - e_t \tag{5}$$

根据式(4)和(5),飞行时间误差 e_i 和回波强度 k_s 有如下关系:

$$e_{t} = t_{s1} - t_{ps} = -\sqrt{\tau_{s} \cdot \ln\left(\frac{k_{s}}{V_{1}}\right)}$$
(6)

联立式(4)和(6),可得:

$$\Delta t = -e_t - \sqrt{\tau_s \cdot \ln\left(\frac{k_s}{V_2}\right)} \tag{7}$$

再联立式(6)和(7),化简可得 e_t 关于 Δt 的阈值时 间差误差修正表达,如式(8)所示。

$$e_t(\Delta t) = \frac{\tau_s}{2\Delta t} \ln\left(\frac{V_1}{V_2}\right) - \frac{1}{2\Delta t}$$
(8)

通过测量得到的阈值时间差 Δt,代入式(8)求得 e_i, 再将 e_i 代入修正表达式(5)获得真实飞行时间 t_{js} 来修正 前沿时刻鉴别误差。对比单阈值误差修正算法与双阈值 算法,双阈值 e_i 误差修正算法在求解飞行时间 t_{js} 时,其 函数只与阈值时间差 Δt 有关而与回波脉冲的幅度无关, 因此能够有效解决单阈值算法中因为回波脉冲幅度不同 而引起的飞行时间计算偏差。双阈值算法相较于单阈值 算法有十分明显的改进,但是在实际工程测试中,由于测 量目标形状不规则以及电路噪声等原因经常会有干扰脉 冲叠加到信号脉冲的上升沿从而导致回波信号畸变的情 况,此时利用基于双阈值的误差修正算法仍会有较大的 误差。在实际应用中,激光脉冲不是完全按照高斯脉冲 分布的^[14-15],因此,本文提出了一种动态多阈值拟合修正 的方法应用于激光测距。

2 动态多阈值误差修正方法

将干扰信号 *n*(*t*) 按高斯分布模型建模^[14],模型函数如式(9)所示。

$$n(t) = k_n \cdot \exp\left[-\frac{\left(t - t_{pn}\right)^2}{\tau_n}\right]$$
(9)

干扰信号叠加到回波信号的上升沿后的信号为 *x*(*t*) 如式(10)所示。

$$x(t) = s(t) + n(t) = k_s \cdot \exp\left[-\frac{(t - t_{ps})^2}{\tau_s}\right] + k_n \cdot \exp\left[-\frac{(t - t_{pn})^2}{\tau_s}\right]$$
(10)

基于双阈值 V_1 和 V_2 且满足 $V_1 < V_2$ 的情况下,可以 得到对应的前沿鉴别时刻分别为 t_{s1} 和 t_{s2} ,如图 3 所示。





此时阈值时间差为 $\Delta t'$,存在如下关系:

 $\Delta t' = t_{s2} - t_{s1} > t_{s2} - t_x \tag{11}$

在这种情况下,阈值误差拟合方法在在对较低阈值 V_1 进行时刻鉴别时无法鉴别到正确的时刻 t_x ,将会得到 一个错误的阈值时间差 $\Delta t'$,将 $\Delta t'$ 代入误差拟合修正曲 线,将造成较大的偏差。

为了提高基于阈值时间差拟合校准的抗干扰性,解 决双阈值无法判断前沿时刻鉴别,从而无法自动调整阈 值门限避开干扰脉冲影响的问题,本文提出了一种动态 多阈值误差修正方法,使用 3 个阈值来分别获取脉冲前 沿时刻,通过阈值两两之间的阈值时间差建立关于阈值 时间差的关联曲线,当修正点远远偏离关联曲线时即判 断当前情况下出现了图 3 的脉冲上升沿畸变的问题,此 时通过动态切换阈值门限,找到当前情况下修正点能够 落在关联曲线周围的阈值门限,通过这个点在误差修正 空间曲线上找到对应的修正误差。

3 个阈值 V_1 、 V_2 和 V_3 所对应的阈值时间分别为 t_{s_1} 、 t_{s_2} 、 t_{s_3} 。其中 $V_1 < V_2 < V_3$, V_1 和 V_2 之间的阈值时间差为 Δt_{12} , V_1 和 V_3 之间的阈值时间差为 Δt_{13} , 如式(12)所示。

$$\Delta t_{12} = t_{s2} - t_{s1}$$

$$\Delta t_{13} = t_{s3} - t_{s1}$$
(12)

通过拟合的方式可以得到时刻鉴别误差 e_t 分别关于 Δt_{12} 和 Δt_{13} 的误差拟合修正平面函数 $e_{11} = f(\Delta t_{12}, \Delta t_{13})$ 和 $e_{12} = g(\Delta t_{12}, \Delta t_{13}),$ 可以生成式(13)的空间曲线。

$$\begin{cases} e_{i1} = f(\Delta t_{12}, \Delta t_{13}) = \frac{\tau_s}{2\Delta t_{12}} \ln\left(\frac{V_1}{V_2}\right) - \frac{1}{2\Delta t_{12}} \\ e_{i2} = g(\Delta t_{12}, \Delta t_{13}) = \frac{\tau_s}{2\Delta t_{13}} \ln\left(\frac{V_1}{V_3}\right) - \frac{1}{2\Delta t_{13}} \end{cases}$$
(13)

令式(13)中 $e_{t1} = e_{t2}$,得到空间曲线关于 Δt_{12} 和 Δt_{13} 组成的平面的投影:

$$\frac{\boldsymbol{\tau}_s}{\Delta t_{12}} \cdot \ln\left(\frac{V_1}{V_2}\right) - \frac{\boldsymbol{\tau}_s}{\Delta t_{13}} \cdot \ln\left(\frac{V_2}{V_3}\right) + \Delta t_{13} - \Delta t_{12} = 0$$
(14)

式(14)表示的曲线即为阈值时间差关联曲线,设实际测量中得到的阈值时间差为($\Delta t_{12}, \Delta t_{13}$)。 Δt_{12} 代入式(14)关联曲线方程,解得其对应的 Δt_{13} ',定义修正偏离度 d为理论上的 Δt_{13} '与实际的测量 Δt_{13} 时间偏差,如式(15)所示。

$$d = |\Delta t_{13}' - \Delta t_{13}| \tag{15}$$

根据实际的激光测距误差允许情况,规定最大偏离 度 d_{max} 。当 $d \leq d_{max}$ 的时候认为当前的修正点没有偏离 阈值时间差关联曲线,将点($\Delta t_{12}, \Delta t_{13}'$)代入式(15)获 得空间曲线上的修正误差值;当 $d > d_{max}$ 的时候认为当 前修正点已经偏离阈值时间差关联曲线,说明此时回波 脉冲的上升沿已经发生了畸变导致时刻鉴别错误,需要 动态调整阈值门限,将 3 个阈值 V_1, V_2 和 V_3 分别适当调 整,得到 V_1', V_2' 和 V_3' ,针对这 3 个阈值分别可以得到误 差拟合修正曲线 $e_i = f'(\Delta t_{12})$ 和 $e_i = g'(\Delta t_{13})$,再重复之 前的修正方法,直到满足 $d \leq d_{max}$,找到误差允许范围内 的拟合修正值。

动态多阈值的误差拟合修正过程如图 4 所示。实线 阈值为动态调整前的阈值,此时 V₁鉴别到了干扰脉冲的 上升沿,将导致修正点偏离关联曲线,通过动态地将阈值 V₁切换到 V₁′、再进行时刻鉴别,得到未偏离关联曲线的 修正点,并对误差进行修正。实际测量的关联曲线与修 正点位置如图 5 所示,图 5(a)中的 3 个阈值分别为 0.5、 0.7、1 V,为该阈值组合所对应的关联曲线,通过实际测 量发现在该阈值下实际的测量 Δt13 与关联曲线所对应的 $\Delta t_{13}'$ 差值大于预设的偏离度,因此判定该组阈值鉴别到 了干扰脉冲的上升沿,从而导致当前的阈值时间差修正 点偏离关联曲线,因此切换到另一组阈值组合如图 5(b) 所示,3个阈值分别为1、1.2、1.5 V,此时实际测量的 Δt_{13} 时间偏差与关联曲线所对应的 Δt_{13} '差值符合预置的 偏离度范围内,则该数据满足系统误差允许范围,将该数 据输入到该阈值组合所对应的误差拟合曲线函数中从而 得出最终的 Δt_{13} 数值,再利用双阈值时刻鉴别的方法得 出测量距离。动态多阈值算法的流程示意图如图 6 所示。

通过上述动态多阈值误差修正方法,能够在上升沿 存在干扰信号的情况下得到满足修正偏离度 d 的阈值时 间差修正点 Δt₁₃,并将该修正点数值回代入阈值时间差 误差修正表达式(7)得出真实飞行时间的修正误差,从 而对测量的距离进行修正。因为实际的激光回波波形通 常不是完全按照高斯脉冲分布,因此对于不同阈值组合 要设置不同的拟合函数以保证修正效果,实际测试中 3 种阈值组合所对应的拟合函数图形如图 7 所示。

















Fig. 7 Threshold correction curve

3 多阈值误差修正办法的鲁棒性分析

在实际测试中,干扰脉冲的幅度通常小于回波脉冲 幅度,而干扰脉冲的幅度大小与待测物体的距离、周围环 境以及激光接收电路具体设计等因素有关。当阈值组合 设计不当或者干扰脉冲幅度过大时,容易出现3个阈值 同时落在干扰脉冲的上升沿,从而可能导致误将干扰脉 冲识别为回波信号的情况,使得多阈值误差修正法失效, 如图8所示。





为防止上述情况出现,则需要至少一个阈值落在回 波信号的上升沿上才能够使得多阈值误差修正法正确识 别出畸变信号并根据预设偏离度来判断是否滤除该 数据。

为应对这种特殊情况,将信号脉冲输入一高通容阻 微分线路^[16],使得原来的极值点转变为零点如图 9 所 示,图 9 中 s(t)表示叠加干扰信号的回波信号,d(t)为 s(t)的微分信号。d(t)信号通过过零检测电路^[17]结合 TDC电路得到干扰脉冲极值点所对应的时刻。将干扰脉 冲极值点所对应的时刻对比 3 个阈值所对应的时刻,就 可以知道阈值是否均落在干扰脉冲的上升沿,从而判断 该组阈值组合是否适用于当前的回波接收信号。



4 实验验证

基于多阈值误差修正算法的高精度远距离激光测距 实验平台如图 11 所示,测试平台由放大镜相机、激光测 距系统组成了一套巡检仪实验平台。实际测量所得的回 波波形与测试目标示意如图 12 所示。



Fig. 11 Experimental platform

如图 12 所示,在实际测量中回波波形中存在干扰, 在上升沿处会有明显畸变,这时候传统的双阈值算修正 误差效果较差,通过实际测试对比双阈值算法与动态多 阈值算法对误差修正的效果。测试以 GLM250VF 型号激 光测距仪测试结果为标准进行对比,该型号仪器能够实 现±1 mm 的测距精度。分别给出在使用双阈值方法测试 以及动态多阈值方法测试时的结果如表 1 和 2 所示。

对比传统的双阈值方法与动态多阈值误差修正方 法,可以发现本文提出的动态多阈值方法能够有效剔除 偏差较大的数据使得测距数据的抖动减小,相较于简单 的对测试数据进行方差和均值计算然后进行数据剔除, 极易造成真实测量数据的被错误滤除,而动态多阈值方 法能够有效识别目标回波脉冲,并剔偏差较大的错误数 据,使得数据整体方差明显减小,对测距精度有明显改 善善,从而验证了动态多阈值算法的性能。

5 结 论

针对双阈值误差拟合方法在干扰脉冲叠加到信号脉冲上升沿时无法准确修正时刻鉴别误差的问题,本文提出了一种新型的动态多阈值误差拟合算法,通过动态切换3个阈值门限以找到最佳的拟合方式,从而有效鉴别,避免了阈值鉴别前沿时刻导致错误的拟合修正。在此基础上进一步提出了阈值时间差关联曲线,通过判断修正点是否完全偏离当前阈值的关联曲线来动态调整阈值门限,以此达到较准确的拟合修正效果。除此之外,动态的





(b) Measured echo waveform 图 12 测试场景

Fig. 12 Experimental scene

表1 双阈值时刻鉴别测试数据

Table 1 Time discrimination test data of double threshold

测试距离	30 m	50 m	80 m	100 m
GLM250VF	30.08	50.08	80.13	100.07
	30.12	50.08	80.8	101.8
	31.98	50.67	82.9	100.1
	30.17	49.37	81.4	100.6
自研设备	33.8	50.27	80.3	100.4
测试数据	29.12	51.26	82.7	101.3
	31.96	49.91	82.3	101.4
	31.6	51.27	82.4	101.4
	32.27	51.14	81.8	101.8
均值/方差	31.378/1.39	50.496/0.66	81.8/0.87	101. 1/0. 61

表 2 动态多阈值时刻鉴别测试数据

Table 2 Dynamic multi threshold time

discrimination test data

测试距离	30 m	50 m	80 m	100 m
GLM250VF	30.08	50.08	80.13	100.07
	30.12	50.08	80.13	100.1
	30.07	49.87	80.07	100.12
	30.21	50.13	80.11	100.08
自研设备	29.92	50.08	80.06	100.06
测试数据	30.08	50.11	80.04	100.07
	30.14	50.06	79.97	100.08
	30.17	50.10	80.13	100.10
	29.97	49.92	80.05	100.03
均值/方差	30 08/0 09	50 04/0 09	80 07/0 05	100 08/0 03

阈值调整也避免了因为初始阈值过高而导致的测距能力 下降的问题。

参考文献

- [1] 陈千颂,杨成伟,潘志文,等.激光飞行时间测距关 键技术进展[J].激光与红外,2002(1):7-10.
 CHEN Q S, YANG CH W, PAN ZH W, et al. Key technology progress of laser time of flight ranging [J]. Laser and Infrared, 2002 (1):7-10.
- [2] 马鸿斌. 近程脉冲激光测距技术研究 [D]. 上海:东 华大学, 2020.

MA H B. Research on short range pulsed laser ranging technology [D]. Shanghai: Donghua University, 2020.

- [3] SUN X B, TAN J J, XU J, et al. Research on key technology for phase-shift laser range finder [C]. 2013 IEEE 11th International Conference on Dependable, Autonomic and Secure Computing, 2013.
- XIE C C, LIU C J, ZHANG Z K. A method of automatic gain control for improving measurement level in pulse laser rangefinder [C]. 2011 2nd International Conference on Artificial Intelligence, Management Science and Electronic Commerce (AIMSEC), 2011.
- [5] LIANG K, LIU H, JU H. Accurate ranging method of pulse laser time-of-flight based on the principle of selftriggering [C]. Proceedings of the 32nd Chinese Control Conference, 2013: 5583-5587.
- [6] 耿春萍,程度,张治.激光脉冲测距的测距精度及误差分析 [J].光电技术应用,2007(2):28-31.
 GENG CH P, CHENG D, ZHANG ZH. Ranging accuracy and error analysis of laser pulse ranging [J].
 Application of Optoelectronic Technology, 2007 (2):28-31.
- [7] 白雪菲,冯迪,秦川,等.高精度脉冲激光测距系统 设计与实验研究 [J].激光杂志,2019,40(10): 6-10.

BAI X F, FENG D, QIN CH, et al. Design and experimental study of high precision pulsed laser ranging system [J]. Laser journal, 2019, 40 (10): 6-10.

[8] 黄民双,关在辉,姜博.利用正弦幅值时间转换的脉 冲激光测距方法 [J]. 红外技术,2020,42(5): 483-487.

> HUANG M SH, GUAN Z H, JIANG B. Pulsed laser ranging method using sine amplitude time conversion [J]. Infrared Technology, 2020, 42 (5): 483-487.

 [9] 高勇,黄飞波,陈丽达.脉冲式激光测距机测距能力研究 [J].电子产品可靠性与环境试验,2020, 38(5):44-47.

GAO Y, HUANG F B, CHEN L D. Research on ranging capability of pulse laser rangefinder [J]. Reliability and

Environmental Test of Electronic Products, 2020, 38 (5): 44-47.

[10] 邵艳明, 王爽, 王兴, 等. 激光脉冲弱小回波信号提取方法研究 [J]. 激光与红外, 2020, 50 (3): 285-292.
 SHAO Y M, WANG SH, WANG X, et al. Study on actuation method of much and much a family of large

extraction method of weak small echo signal of laser pulse [J]. Laser and Infrared, 2020, 50 (3): 285-292.

- [11] KURTTI S, KOSTAMOVAARA J. Pulse width time walk compensation method for a pulsed time-of-flight laser rangefinder [C]. 2009 IEEE Instrumentation and Measurement Technology Conference, Singapore, 2009: 1059-106.
- [12] 陈瑞强, 江月松, 裴朝. 基于双阈值前沿时刻鉴别法的高频脉冲激光测距系统 [J]. 光学学报, 2013, 33(9): 155-162.
 CHEN R Q, JIANG Y S, PEI CH. High frequency pulse laser ranging system based on double threshold forward time discrimination [J]. Acta Optica Sinica, 2013, 33 (9): 155-162.
- [13] 吴钰,周木春,赵琦,等.脉冲激光测距中阈值-峰值 双通道时刻鉴别方法 [J]. 红外与激光工程,2019, 48(6):318-324.
 WUY, ZHOUMC, ZHAOQ, et al. Time identification method of threshold peak dual channel in pulsed laser ranging [J]. Infrared and Laser Engineering, 2019, 48 (6):318-324.
- [14] 周辉,李松. 激光测高仪接收信号波形模拟器 [J].
 中国激光, 2006(10): 1402-1406.
 ZHOU H, LI S. Received signal waveform simulator of laser altimeter [J]. China Laser, 2006 (10): 1402-1406.
- [15] 谢庚承,叶一东,李建民,等. 脉冲激光测距回波特 性及测距误差研究 [J]. 中国激光, 2018, 45(6): 260-267.
 XIE G CH, YE Y D, LI J M, et al. Research on echo characteristics and ranging error of pulsed laser ranging [J]. China Laser, 2018, 45(6): 260-267.
- [16] PALOJARVI P, RUOTSALAINEN T, KOSTAMOVAARA J. A new approach to avoid walk error in pulsed laser range finding[C]. IEEE International Symposium on Circuits and Systems (ISCAS), 1999: 258-261.
- [17] 巩银苗,鲁西坤,徐帅,等.基于LM339电压比较器的 交流过零检测电路设计[J].煤矿机电,2018(5):33-36,39.

GONG Y M, LU X K, XU SH, et al. Design of AC zero crossing detection circuit based on LM339 voltage comparator [J]. Coal Mine Electromechanical, 2018 (5): 33-36, 39.

作者简介



吴培鹏,2018年于浙江万里学院获得 学士学位,现为杭州电子科技大学研究生, 主要研究方向为激光测距与通信技术研究。 E-mail: 851048648@qq.com

Wu Peipeng received his B. Sc. degree from Zhejiang Wanli University in 2018. He is

currently a M. Sc. candidate at Hangzhou Dianzi University. His main research interests include laser ranging and communication technology research.



蔡文郁(通信作者),2002 年、2007 年于 浙江大学分别获学士学位和博士学位,现为 杭州电子科技大学教授,博导,主要从事无 线物联网、激光测距与通信技术研究。 E-mail: dreampp2000@163.com

Cai Wenyu (Corresponding author) received her B. Sc. degree and Ph. D. degree from Zhejiang University in 2002 and 2007 respectively. He is currently a professor and doctoral supervisor at Hangzhou Dianzi University. His main research interests include wireless internet of things, laser ranging and communication technology research.



唐国栋,2019 年于杭州电子科技大 学获学士学位,现为杭州电子科技大学 在读研究生,主要从事 AUV 控制系统、 激光测距与通信技术研究。

E-mail: hdu_tangguodong@163.com

Tang Guodong received his B. Sc. degree from Hangzhou Dianzi University in 2018. He is currently a M. Sc. candidate at Hangzhou Dianzi University. His main research interests include AUV control system, laser ranging and communication technology research.



王志强,2019 年于蚌埠学院获学士 学位,现为杭州电子科技大学硕士研究 生,主要从事 AUV 控制系统、激光测距 与通信技术研究。

E-mail: qiang_3125@163.com

Wang Zhiqiang received his B. Sc.

degree from Bengbu University in 2019. He is currently a M. Sc. candidate at Hangzhou Dianzi University. His main research interests include AUV control system, laser ranging and communication technology research.



朱张峰,毕业于浙江大学(自考), 现任国家电网宁波市北仑区供电公司 工程师,主要研究方向为电力电子 技术。

E-mail: qiang_3125@163.com

Zhu Zhangfeng graduated from Zhejiang University. He is now an engineer of Ningbo Beilun Power Supply Company of State Grid. His main research interest includes power electronics technology.