强度扰动对双频激光相干探测性能的影响

任建迎^{1*}, 孙华燕², 赵延仲², 张来线² ¹航天工程大学研究生院, 北京 101416; ²航天工程大学电子与光学工程系光学工程教研室, 北京 101416

摘要 采用双频激光相干探测技术实现高速目标的多普勒测量。结合随机统计理论和维纳-欣钦定理推导得到存 在强度扰动时双频激光相干探测的信号功率谱函数,基于理论模型分析了拍频线宽和扰动频率对信号功率谱的影 响,并进行了数值仿真和实验研究。结果表明,功率谱分布表现为洛伦兹型,在远距离探测时,拍频信号线宽的增 加使功率谱展宽。强度扰动频率接近多普勒频移量时,功率谱展宽,幅度下降,这增加了频谱提取难度,降低了多 普勒测量精度。

关键词 激光光学;双频激光;拍频光;强度扰动;相干探测;高速目标 中图分类号 TN29 文献标志码 A

doi: 10.3788/LOP57.031407

Effect of Intensity Disturbance on Performance of Dual-Frequency Laser Coherent Detection

Ren Jianying^{1*}, Sun Huayan², Zhao Yanzhong², Zhang Laixian²

¹Graduate School, Space Engineering University, Beijing 101416, China;

² Department of Electronic and Optical Engineering, Space Engineering University, Beijing 101416, China

Abstract Dual-frequency laser coherent detection technology is used to perform the Doppler measurement of highspeed targets. The power spectral function of the electric signal for the dual-frequency laser coherent detection with intensity disturbance can be obtained by combining the random statistical theory with Wiener-Khintchine theorem. Based on the theoretical model, the influences of beat line width and disturbance frequency on the signal power spectrum is analyzed, and the numerical simulation and experiments are conducted. The results reveal a Lorentztype power spectrum distribution. For long-distance detection, an increase in the line width of the beat signal broadens the power spectrum. When the intensity disturbance frequency is close to the Doppler frequency shift, the power spectrum broadens and the signal amplitude decreases. In this case, the spectrum extraction process becomes more difficult, and the Doppler measurement accuracy decreases.

Key words laser optics; dual-frequency laser; beat frequency laser; intensity disturbance; coherent detection; high speed target

OCIS codes 140.3518; 140.3430; 030.1670; 350.4010

1 引 言

采用激光相干探测可实现对运动目标的高精度 测量。相比直接探测,激光相干探测具有测量精度 高、灵敏度好、抗干扰能力强的优点,在激光探测领域 具有广泛的应用。但在高速运动目标探测领域,由于 目标运动速度快,多普勒频移大,同时受探测器带宽 和数据采集系统的限制,采用现有的激光相干探测方 法无法实现对高速运动目标的高精度多普勒测量。

双频激光相干探测技术通过微波拍频光对目标 进行探测,拍频光信号处于微波波段,比光频低 5~ 7 个数量级,同时具有激光探测精度高、灵敏度好、 抗干扰能力强的优点,可实现高速目标的多普勒高 精度测量^[1-3]。由于双频激光相干探测具有以上诸

收稿日期: 2019-07-29; 修回日期: 2019-08-03; 录用日期: 2019-08-16

基金项目:国家自然科学基金青年科学基金(61805283)、试验技术研究青年科技基金项目(2016SY41B008)

^{*} E-mail: rjyfly@126.com

多优势,国内外对双频激光相干探测进行了大量的 研究工作。Morvan等^[4]研究了激光-微波雷达技 术,分析了多模前置放大器的性能及双频脉冲时间、 调制频率对系统性能的影响。Onori等^[5-6]研究了 利用双频激光相干探测技术精确测量多普勒频移和 距离的方法,并开展了实验研究。Cheng等^[7]开展 了利用自混频双频激光进行多普勒速度测量的研 究,并进行了实验分析。研究表明激光源线宽和强 度扰动对相干探测有重要影响^[8-10]。以上文献主要 分析的是激光器的线宽影响和光源不稳定引起的强 度扰动。本文主要分析拍频光在探测过程中因受目 标转动、振动、大气等影响而产生的信号光的强度扰 动。因此,分析强度扰动对探测性能影响,这对双频 激光相干探测的实际应用具有重要意义。

本文基于双频激光相干探测理论实现高速运动

目标的低多普勒频移的探测,根据随机过程理论推导得到了带有强度扰动的功率谱表达式,分析了带 有强度扰动的拍频回波光频率与拍频线宽、延迟时 间对探测性能的影响,并进行了数值分析。

2 双频激光相干探测理论

双频激光相干探测技术中双频光的产生方法主 要有两种:一种是注入式锁模激光器的光学混频 法^[11-12];另一种比较常见的是先将单频光分束,再将 其中一路移频,最后将两束光合束混频^[13]。基于后 者的双频激光相干探测技术的原理框图如图 1 所 示。图中 PBS表示偏振分光棱镜,AOFS表示声光 移频器,M1,M2 和 M3 表示反射镜,HWP表示半 波片,QWP 为四分之一波片,PD 表示光电探测器, P表示波片,DSP 表示数字信号处理器。



图 1 双频激光相干探测技术原理框图



双频相干光混频后的拍频参考光可表示为

 $E_{R} = A \cos [2\pi f_{IF} t + \varphi_{R}(t)],$ (1) 式中:A 表示拍频光的振幅; f_{IF} 表示拍频光的频率; $\varphi_{R}(t)$ 表示拍频光的随机相位; t 为时间。拍频光经 速度为 V 的目标反射,回波信号光可表示为^[8]

 $E_{\rm s} = \alpha A \cos \left[2\pi f_{\rm IF} \left(t - \tau_{\rm d} \right) + 2\pi f_{\rm V} t + \varphi_{\rm R} \left(t - \tau_{\rm d} \right) \right],$ (2)

式中: α 表示回波信号光与参考信号光的振幅比, 0< α <1; τ_d 表示延迟时间; f_v 表示多普勒频移, $f_v=2Vf_{\rm IF}/c$,c 为光速; $\varphi_{\rm R}(t-\tau_d)$ 表示随机相位变 化量。回波信号光与参考光混频后,探测器输出信 号可表示为

$$I_{\text{mix}}(t) = \mu A^{2} + \mu \alpha^{2} A^{2} + \mu \alpha A^{2} \cdot$$

$$\cos \left[2\pi f_{V}t - 2\pi f_{IF}\tau_{d} + \varphi_{R}(t - \tau_{d}) - \varphi_{R}(t)\right] +$$

$$\mu \alpha A^{2} \cos \left[2\pi (2f_{IF} + f_{V})t - \right]$$

 $2\pi f_{\rm IF} \tau_{\rm d} + \varphi_{\rm R}(t - \tau_{\rm d}) + \varphi_{\rm R}(t)$], (3) 式中: μ 表示探测器的探测效率。当混频后的和频 项 $2f_{\rm IF} + f_{\rm V}$ 小于探测器的截止响应频率时,探测器 输出 f_v 和 $2f_{\rm IF} + f_v$ 两个频率分量;当和频项 2 $f_{\rm IF} + f_v$ 大于探测器的截止响应频率时,探测器输 出频率为 f_v 的低频分量。其中 f_v 的频率分量即 为高速运动目标的多普勒频移, $\varphi_{\rm R}(t - \tau_{\rm d}) + \varphi_{\rm R}(t)$ 表示混频信号的随机相位波动项,相位波动的存在 使得拍频光的瞬时频率具有一定的随机带宽,所以 瞬时频率的随机带宽可以用线宽来衡量。本文仅考 虑存在 f_v 频率分量的情况。

3 强度扰动的信号功率谱分析

假设强度扰动主要来自目标反射、大气传输过程。强度扰动引起回波光信号的强度起伏和相位变化,将强度扰动看作随机波动的过程,带有强度扰动 的回波信号可表示为

$$E'_{\rm S} = \alpha A \left[1 + A_n(t) \right] \cos \left[2\pi f_{\rm IF}(t - \tau_{\rm d}) + \right]$$

$$2\pi f_{\rm V} t + \varphi_{\rm R} (t - \tau_{\rm d})] , \qquad (4)$$

式中: $A_n(t)$ 表示强度扰动对探测信号光的幅度调制, $A_n(t) = \beta \cos(2\pi f_n t + \varphi_0)$, β 表示强度扰动的振

幅比, f_n 表示噪声扰动频率, n 为噪声扰动, φ_0 为 噪声扰动相位。将带有强度扰动的探测回波光与 (1)式的参考光混频, 混频后的输出信号可表示为 $I'_{mix}(t) = \mu a A^2 \cos [2\pi f_V t - 2\pi f_{IF} \tau_d + \varphi_R(t - \tau_d) - \varphi_R(t)] + \mu a \beta A^2 \cdot \cos [2\pi (f_V + f_n)t - 2\pi f_V \tau_d + \varphi_R(t - \tau_d) - \varphi_R(t)] + \mu a \beta A^2 \cos [2\pi (f_V - f_n)t - 2\pi f_V \tau_d + \varphi_R(t - \tau_d) - \varphi_R(t)] + \mu a \beta A^2 \cos [2\pi (f_V - f_n)t - 2\pi f_V \tau_d + \varphi_R(t - \tau_d) - \varphi_R(t)]$ (5) 由(5)式可知,在中心频率 f_v 两侧分别存在 $f_v \pm f_n$ 两个边频,当两个边频的频率非常接近中 心频率时,滤除边频成分变得十分困难,边频的存 在势必会对信号频谱造成影响。由维纳-欣钦定理 可知,随机信号的自相关函数与对应的功率谱密 度构成傅里叶变化对^[14],可以通过求探测器输出 信号的自相关函数获得功率谱,探测器输出信号 自相关函数为

$$G(\tau) = \langle I_{\min}(t) I_{\min}^{*}(t+\tau) \rangle = \langle \mu \alpha A^{2} \{ \cos \left[\omega_{V}t - \omega_{V}\tau_{d} + \varphi_{R}(t-\tau_{d}) - \varphi_{R}(t) \right] + \beta \cos \left[(\omega_{V} + \omega_{n})t - \omega_{V}\tau_{d} + \varphi_{R}(t-\tau_{d}) - \varphi_{R}(t) \right] + \beta \cos \left[(\omega_{V} - \omega_{n})t - \omega_{V}\tau_{d} + \varphi_{R}(t-\tau_{d}) - \varphi_{R}(t) \right] \} \times \mu \alpha A^{2} \{ \cos \left[\omega_{V}(t+\tau) - \omega_{V}\tau_{d} + \varphi_{R}(t+\tau-\tau_{d}) - \varphi_{R}(t+\tau) \right] + \beta \cos \left[(\omega_{V} - \omega_{n})(t+\tau) - \omega_{V}\tau_{d} + \varphi_{R}(t+\tau-\tau_{d}) - \varphi_{R}(t+\tau) \right] + \beta \cos \left[(\omega_{V} - \omega_{n})(t+\tau) - \omega_{V}\tau_{d} + \varphi_{R}(t+\tau-\tau_{d}) - \varphi_{R}(t+\tau) \right] \} \rangle, (6)$$

式中: $\langle \cdot \rangle$ 为系统平均; $I_{mix}^{*}(t+\tau)$ 为 $t+\tau$ 时刻的混 频信号; τ 为信号时间差; ω_V 为多普勒频移的角频率, $\omega_V = 2\pi f_V; \omega_n$ 为噪声角频率, $\omega_n = 2\pi f_n$ 。根据信号 及噪声理论,信号的随机相位波动是一个平稳随机过 程,其服从零均值高斯分布^[13-14]。存在理论关系式使 $\langle \exp [i\Delta\varphi(t,\tau)] \rangle = \exp [-\langle \Delta\varphi^2(\tau) \rangle/2],(7)$

式中: $\Delta \varphi(t,\tau) = \varphi(t+\tau) - \varphi(t), \varphi(\cdot)$ 为信号相 位; $\langle \Delta \varphi^{2}(\tau) \rangle = 2\pi \Delta f |\tau|^{[15]}, |\tau|$ 为信号时间差的 模, Δf 表示拍频激光谱线的半峰全宽 (FWHM)^[16]。令 $\Delta w = \pi \Delta f$,则(6)式可化简为 $G(\tau) = \mu^2 \alpha^2 A^4 \{\cos \omega_V \tau + \beta^2 [\cos(\omega_V + \omega_n)\tau + \cos(\omega_V - \omega_n)\tau]\} \cdot Q$, (8) 式中:当 $\tau \ge \tau_d$ 和 $\tau \le -\tau_d$ 时, $Q = \exp(-\Delta w \tau_d)$;当 $-\tau_d < \tau < \tau_d$ 时, $Q = \exp(-\Delta w \tau)$ 。根据维纳-欣钦 定理,自相关函数的傅里叶变换即是信号功率谱,舍 去负频率成分,探测器输出信号功率谱可表示为^[9]

$$G(\omega) = \frac{\mu^{2} \alpha^{2} A^{4} \exp(-\Delta w \tau_{d})}{(\omega_{V} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} \left[(\omega_{V} - \omega) \sin(\omega_{V} - \omega) \tau_{d} - \Delta w \cos(\omega_{V} - \omega) \tau_{d} \right] + \frac{\mu^{2} \alpha^{2} A^{4} \Delta w}{(\omega_{V} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} + \mu^{2} \alpha^{2} A^{4} \exp(-\Delta w \tau_{d}) \left[\pi \delta(\omega_{V} - \omega) - \frac{\sin(\omega_{V} - \omega) \tau_{d}}{\omega_{V} - \omega} \right] + \frac{\mu^{2} \alpha^{2} \beta^{2} A^{4} \exp(-\Delta w \tau_{d}) (\omega_{V} + \omega_{n} - \omega)}{(\omega_{V} + \omega_{n} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} \sin(\omega_{V} + \omega_{n} - \omega) \tau_{d} - \frac{\mu^{2} \alpha^{2} \beta^{2} A^{4} \Delta w \exp(-\Delta w \tau_{d})}{(\omega_{V} + \omega_{n} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} \cos(\omega_{V} + \omega_{n} - \omega) \tau_{d} + \frac{\mu^{2} \alpha^{2} \beta^{2} A^{4} \Delta w}{(\omega_{V} + \omega_{n} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} + \frac{\mu^{2} \alpha^{2} \beta^{2} A^{4} \exp(-\Delta w \tau_{d})}{(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} \sin(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega) \tau_{d} - \frac{\mu^{2} \alpha^{2} \beta^{2} A^{4} \exp(-\Delta w \tau_{d}) (\omega_{V} - \omega_{n} - \omega)}{(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} \sin(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega) \tau_{d} - \frac{\mu^{2} \alpha^{2} \beta^{2} A^{4} \Delta w \exp(-\Delta w \tau_{d})}{(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} \cos(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega) \tau_{d} - \frac{\mu^{2} \alpha^{2} \beta^{2} A^{4} \Delta w \exp(-\Delta w \tau_{d})}{(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} \cos(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega) \tau_{d} + \frac{\mu^{2} \alpha^{2} \beta^{2} A^{4} \Delta w}{(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} + \mu^{2} \alpha^{2} \beta^{2} A^{4} \exp(-\Delta w \tau_{d}) \left[\pi \delta(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega) - \frac{\sin(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega) \tau_{d}}{(\omega_{V} - \omega_{n} - \omega)^{2} + \Delta w^{2}} \right],$$
(9)

式中:ω为输出信号角频率;δ为狄拉克函数。

4 数值理论仿真分析

数值仿真参数设置如下:波长λ=532 nm,移频

器的频移量 $f_{\rm IF} = 3$ GHz,目标径向运动速度 V= 1000 m·s⁻¹,信号光与参考光的振幅比 $\alpha = 0.8$,强度 扰动的振幅比 $\beta = 0.2$,假设探测器探测效率 $\mu = 1$ 。

4.1 延迟时间小于相干时间

探测距离 R=3 km时,线宽为1.0,5.0, 10.0 kHz时的拍频信号的功率谱分布曲线仿真结果 如图2(a)所示,拍频信号线宽对功率谱线宽基本没 有影响,这与文献[8]结论一致。拍频信号线宽越 窄,得到的混频信号幅度与噪声幅度相差越大,越有



利于提取信号。当拍频信号线宽为 1.0 kHz 时,强 度扰动频率分别为 0,5.0,10.0 kHz 时的功率谱分 布曲线如图 2(b)所示,结果显示,强度扰动频率的 增加导致功率谱峰值下降,功率谱展宽不明显,同时 本底噪声的幅值减小。从仿真结果看出,功率谱分 布表现为洛伦兹线型的一部分。



图 2 τ_d <τ_c 时的功率谱分布。(a)不同线宽信号的功率谱分布;(b)不同扰动频率的功率谱分布 Fig. 2 Power spectrum distributions when τ_d <τ_c. (a) Power spectrum distribution for signal with different line widths; (b) power spectrum distribution for signal with different disturbance frequencies

4.2 延迟时间远大于相干时间

当延迟时间远大于相干时间,即_{τd}≫τ_c时,(9) 式可近似表示为

$$G(\omega) \approx \frac{\mu^2 \alpha^2 A^4 \Delta w}{(\omega_V - \omega)^2 + \Delta w^2} + \frac{\mu^2 \alpha^2 \beta^2 A^4 \Delta w}{(\omega_V + \omega_n - \omega)^2 + \Delta w^2} + \frac{\mu^2 \alpha^2 \beta^2 A^4 \Delta w}{(\omega_V - \omega_n - \omega)^2 + \Delta w^2} \,, \qquad (10)$$

当扰动频率为 1.5 kHz 时,不同拍频信号线宽的功率谱分布如图 3(a)所示。线宽为 0.5 kHz 时,

中心频率两侧出现明显的边频峰值,随着拍频线宽的增加,中心频率与扰动频率引起的边频频谱合并,造成功率谱展宽,同时峰值功率幅度减小,最终导致频谱检测难度加大,多普勒测量精度下降。线宽为1.0 kHz时不同扰动频率的功率谱分布如图3(b)所示:当扰动频率为0.1 kHz时,没有出现扰动频率的边频,功率谱分布为洛伦兹线型;当扰动频率为1.0,2.0,3.0 kHz时,功率谱中心频率两侧出现边频,且随着扰动频率的增大边频距离中心频率越远,但扰动频率的增大对功率谱峰值几乎没有影响。



图 3 τ_d≫τ_c时的功率谱分布。(a)不同线宽时的功率谱;(b)不同扰动频率下的功率谱 Fig. 3 Power spectrum distributions when τ_d≫τ_c. (a) Power spectrum distributions for different line widths; (b) power spectrum distributions under different disturbance frequencies

4.3 信号信噪比影响分析

 $\mathcal{G}(\omega)/dB$

采用频域积分法计算信号的信噪比,把功率谱 峰值外的其余部分看作噪声。图 4(a)所示为信噪 下降,功率谱峰值与噪声幅度之比下降,造成信噪比 比与拍频信号线宽的关系曲线。由图 4(a)可以看出,随着拍频线宽的增加,信噪比迅速减小,然后趋于稳定。这是因为线宽的增加导致拍频光的相干性下降,功率谱峰值与噪声幅度之比下降,造成信噪比



图 4 信噪比变化曲线。(a)信噪比随拍频线宽变化;(b)信噪比随噪声扰动频率变化

Fig. 4 SNR curves. (a) SNR versus line width of beat frequency; (b) SNR versus noise disturbance frequency

的降低。图 4(b)所示为信噪比与噪声扰动频率的 关系曲线,由图 4(b)可以看出,当强度扰动频率远 小于多普勒频率时,信噪比较低,当强度扰动频率接 近多普勒频率时信噪比开始增加,当远大于多普勒 频移时信噪比趋于稳定。以上分析充分说明拍频探 测受低频强度扰动的影响较大。

5 实验分析

微波拍频光探测主要是针对高速目标,但实验 室内很难获得高速运动目标。为了较好地体现强度 扰动对拍频探测信号的影响,实验中采用振荡器产 生的理想电信号作为参考信号,这样最大限度地降 低了参考信号噪声对混频信号的影响,本振信号频 率与拍频光信号有11 kHz的频差,本地振荡产生 的参考信号如图 5(a)中下方曲线所示。激光器波 长为 532 nm,输出功率为 15 mW,声光移频器的频移 量为 64.21 MHz。激光器分束移频获得拍频光,再经 匀速运动的反射镜反射后由探测器接收,受激光源强 度起伏、移频器、运动镜片的振动影响,回波信号强度 受到调制,探测器接收的回波信号如图 5(a)上方曲线 所示。图 5(b)为理想参考信号与探测器输出信号混 频后的输出信号。图 6(a)是带有强度扰动的拍频探 测光的功率谱分布,在中心频率尖峰两侧有明显的频 谱展宽。图 6(b)是混频输出信号的功率谱曲线,在 低频部分和中心频率两侧出现了小的峰值,频谱分布 表现为洛伦兹线型分布,与数值分析中谱线基本一 致,充分说明了本文理论模型的正确性。

率接近中心频率时其对功率谱幅度影响较大。当延





6 结 论

双频激光相干探测功率谱密度与拍频信号线 宽、强度扰动频率、延迟时间直接相关。当延迟时间 小于相干时间时,拍频信号线宽的增加对功率谱线 宽几乎没有影响,但影响功率谱的幅度,强度扰动频 迟时间远大于相干时间时,拍频信号线宽的增加使 功率谱展宽,强度扰动频率接近中心频率时功率谱 进一步展宽,增加了信号频谱检测的难度,降低了多 普勒频移测量精度。通过模拟和实验验证了本文理 论模型的正确性。本文的分析为双频激光相干探测 系统设计、参数确定提供了一定的理论依据。



图 6 拍频信号和混频输出信号功率谱。 (a)拍频信号功率谱;(b)混频输出信号功率谱

Fig. 6 Power spectra of beat signal and mixing output signal. (a) Power spectrum of beat frequency signal; (b) power spectra of mixing output signal

另外,受激光器、移频器、探测器等影响,参考光 信号并不是理想稳定的信号,因此参考信号受强度 扰动影响的情况仍需进一步分析研究。

- 参考文献
- [1] Li Y H, Wu Z S. Range Doppler detection based on the pulsed two-frequency laser[J]. Journal of Xidian University, 2011, 38(3): 159-163.
 李艳辉, 吴振森. 基于双频脉冲激光器的距离多普勒 探测[J]. 西安电子科技大学学报, 2011, 38(3): 159-163.
- [2] Cheng C H, Lee C W, Lin T W, et al. Dualfrequency laser Doppler velocimeter for speckle noise reduction and coherence enhancement [J]. Optics Express, 2012, 20(18): 20255-20265.
- [3] Cheng C H, Jia-Wei L E, Lin T W, et al. Speckle noise reduction of a dual-frequency laser Doppler velocimeter based on an optically injected semiconductor laser[J]. Proceedings of SPIE, 2012, 8255: 82551P.
- [4] Morvan L, Lai N D, Dolfi D, et al. Building blocks for a two-frequency laser lidar-radar: a preliminary study [J]. Applied Optics, 2002, 41 (27): 5702-

5712.

- [5] Onori D, Scotti F, Scaffardi M, et al. Coherent interferometric dual-frequency laser radar for precise range/Doppler measurement [J]. Journal of Lightwave Technology, 2016, 34(20): 4828-4834.
- [6] Onori D, Scotti F, Laghezza F, et al. Coherent laser radar with dual-frequency Doppler estimation and interferometric range detection [C] // 2016 IEEE Radar Conference (RadarConf), May 2-6, 2016, Philadelphia, PA, USA. New York: IEEE, 2016: 16056044.
- [7] Cheng C H, Lin L C, Lin F Y. Self-mixing dualfrequency laser Doppler velocimeter [J]. Optics Express, 2014, 22(3): 3600-3610.
- [8] Yan C H, Wang T F, Zhang H Y, et al. Short-range optical limited displacement resolution in laser heterodyne detection system[J]. Acta Physica Sinica, 2017, 66(23): 234208.
 晏春回, 王挺峰, 张合勇, 等. 近距离激光外差探测 光学极限位移分辨率[J]. 物理学报, 2017, 66(23): 234208.
- [9] Shan H J, Yang H Z, Yang S H, et al. Effects of laser intensity fluctuation and phase noise on dualfrequency laser detection [J]. Acta Optica Sinica, 2016, 36(12): 1212005.
 单慧洁,杨宏志,杨苏辉,等.激光强度起伏及相位 噪声对光学双频探测的影响[J].光学学报,2016, 36(12): 1212005.
- [10] Zhang J H, Yang D Z, Gao J, et al. Effect of time-frequency disturbance on performance of dual-frequency laser coherent detection system [J]. Laser & Optoelectronics Progress, 2016, 53(6): 061403.
 张建华,杨德钊,高洁,等.时频扰动对双频激光相 干探测系统的影响[J].激光与光电子学进展, 2016, 53(6): 061403.
- [11] Simpson T B. Phase-locked microwave-frequency modulations in optically-injected laser diodes [J].
 Optics Communications, 1999, 170(1/2/3): 93-98.
- [12] Scalise L, Paone N. Self-mixing laser Doppler vibrometer [J]. Proceedings of SPIE, 2000, 4072: 25-36.
- [13] Li L, Zhao C M, Gao L, et al. Laser detection by electronic instead of optical using two-frequency laser
 [J]. Acta Optica Sinica, 2007, 27(2): 249-252.
 李磊,赵长明,高岚,等.变光外差为电外差的双频
 激光探测[J].光学学报, 2007, 27(2): 249-252.
- [14] Marshall W K, Crosignani B, Yariv A. Laser phase noise to intensity noise conversion by lowest-order

group-velocity dispersion in optical fiber: exact theory[J]. Optics Letters, 2000, 25(3): 165-167.

[15] Gallion P, Mendieta F J, Chabran C. Single mode laser spectral spread repercussion in single-mode optical fiber coherent detection systems [J]. Proceedings of SPIE, 1983, 369: 527-531.

 Gallion P, Debarge G. Quantum phase noise and field correlation in single frequency semiconductor laser systems[J]. IEEE Journal of Quantum Electronics, 1984, 20(4): 343-349.