激光写光电子学进展

基于线性扫频的分布式光纤微震信号调制方法

崔少杰,康杰虎,吴斌*

天津大学精密测试技术及仪器国家重点实验室, 天津 300072

摘要 在页岩气的开采过程中,需要对压裂作业中产生的微震波进行检测。在传统的基于后向瑞利散射的分布式光纤 传感技术的基础上,提出了一种应用于微震波检测的线性扫频脉冲调制方法。将调制系统中的矩形脉冲改为线性扫频 脉冲,通过压缩脉冲匹配滤波的方式实现长距离、高空间分辨率传感。经过仿真与实验验证,选用线宽约为10 kHz 的窄 线宽激光器为光源,经电光调制与声光调制,可实现扫频范围为5.6~5.8 GHz、扫频时间为2 μs、传感距离为10 km 的线 性扫频信号调制,接收到的后向瑞利散射信号强度范围为-60~-50 dBm。

关键词 分布式声波传感;线性扫频;微震信号调制;微震检测技术

中图分类号 TP202 文献标志码 A

DOI: 10.3788/LOP222993

Distributed Optical Fiber Micro-Seismic Signal Modulation System Based on Linear Frequency Modulation

Cui Shaojie, Kang Jiehu, Wu Bin*

State Key Laboratory of Precision Measuring Technology and Instruments, Tianjin University, Tianjin 300072, China

Abstract Based on the traditional distributed optical fiber sensing technology that uses back Rayleigh scattering, a linear sweep pulse modulation method for micro-seismic detection is proposed. The rectangular pulse in the modulation system is first transformed into a linear sweep pulse, and long-distance and high-spatial-resolution sensing is realized by compressing the pulse and matching filtering. Through simulation and experimental verifications, a narrow line-width laser with a line width of approximately 10 kHz is selected as the light source. Electro-optical and acousto-optical modulations determine the frequency scanning range and time as 5.6-5.8 GHz and $2 \mu s$, respectively. Linear sweep signal modulation obtains a sensing distance of 10 km, and the intensity range of the received back Rayleigh scattering signal is $-60 \sim -50$ dBm.

Key words distributed acoustic sensing; linear sweep frequency; micro seismic signal modulation; micro seismic monitoring technique

1引言

微震检测技术¹¹是通过观测分析生产活动中所产 生的微小地震事件来检测生产活动的影响效果及地下 状态的地球物理技术。其基础是声发射学和地震学, 与地震勘探相反,微震检测中震源的位置、发震时刻、 震源强度都是未知的,确定这些因素恰恰是微震检测 的首要任务。在微震检测技术,检波器是抓取微震信 息的关键器件,作为微震检测的第一步,微震信号的获 取十分关键。

目前在页岩气压裂效果微震检测中使用的地震检

波器^[2]多数是以压电、电磁、涡流为原理的电学检波器。虽然电学检波器发展成熟、质量稳定,但这类检波器都属于有源器件,在环境恶劣的页岩气勘测采集现场存在诸多不足,例如实用性、抗干扰能力、空间分辨率等。光纤传感^[3]技术是可检测声波和振动的非入侵式传感方法,且凭借抗电磁干扰能力强、质量轻、耐腐蚀、灵敏度高、无源、可分布式测量等优点,其在地震检波方面具有天然的优势。

近年来,基于后向瑞利散射^[4-5]的分布式光纤传 感技术^[6]发展迅猛,其中分布式声波传感技术^[73] (DAS)适用于石油物探、地震勘探以及油气管道安

收稿日期: 2022-11-01; 修回日期: 2022-11-08; 录用日期: 2023-01-06; 网络首发日期: 2023-02-07

基金项目:四川省科技支撑计划(2021YFSY0024)

通信作者: *wubin@tju.edu.cn

研究论文

全监测等方面。Taylor等^[9]首次提出运用窄线宽激 光器作为光源,采用矩形脉冲信号进行调制的光时 域反射计。何祖源等[10]在不改变脉冲调制的基础 上,运用相干检测,同时缩短时延差,实现30km传感 距离、10m空间分辨率的实验成果。卢斌等^[11]提出 了一种基于频率扫描脉冲的相敏光时域反射计,表 明线性扫频脉冲压缩效应可用于分布式光纤传感, 其空间分辨率可达到0.5m。英国Optasense和Silixa 公司致力于直连式存储(DAS)在石油行业中的应 用,主要包含地震波监测以及石油管道的安全检测, Silixa 公司将 DAS 设备接入 Reykjanes Peninsula 上 15 km的通信光缆^[12],分析了附近的山脉断层和火山 结构。尚盈等[13]运用窄线宽激光器作为光源,通过 脉冲调制、干涉解调的方法,获取地震剖面图。一些 科研机构和公司采用海底通信光缆,对海底微地震、 局部表面重力波进行实时监测,以便进一步分析海 洋地质结构。

针对页岩气压裂检测微震检波技术中信号微弱的 难题,本文选择对外界温度及应变等干扰都很敏感的 瑞利散射来进行实验,提出了一种基于背向散射瑞利 的微震检测光纤传感技术。在传统的矩形脉冲调制的



第 60 卷第 23 期/2023 年 12 月/激光与光电子学进展

基础上,采用了线性扫频脉冲技术,在保证长距离传感的基础上,有效提高空间分辨率。系统采用高频率的 扫频信号,克服了信号微弱的难题。同时,采用光纤传 感技术易于形成传感网络,在页岩气压裂作业现场能 实现远距离微震波的检测。

2 基本原理

2.1 高相干光激励后向瑞利散射模型

如图 1(a)所示,一束高相干的窄线宽激光注入传 感光纤,取其中一段长度为 $i\Delta L$ 的光纤。光纤内可被 分割为多个反射镜,取其中一段 ΔL 。设 ΔL 内有N个 散射点,且其偏振态相同,第p个反射镜处的光场为散 射点场矢量和 $E(p)^{[14]}, E(p)$ 可表示为

$$E(p) = r_p \exp(j\phi_p) = \sum_{n=1}^{N} a_m \exp(j\Omega_m), \quad (1)$$

式中: r_p 为第p段光纤M个后向散射点的光场振幅矢量和,定义为第p个反射镜的反射率; ϕ_p 为M个后向散射点的相位矢量和,定义为第p个反射镜的相位;j为虚数; a_m 为光纤 ΔL 长度内第p个后向散射点的光场振幅值; Ω_m 为第p个后向散射点的光场相位值。





图 1 后向瑞利散射原理分析示意图。(a)后向瑞利散射离散模型图;(b)后向瑞利散射光检测光路 Fig. 1 Schematic diagram of principle analysis of back Rayleigh scattering. (a) Back Rayleigh scattering discrete model diagram; (b) back Rayleigh scattering light detection optical path

如图 1(b)所示,由分布式反馈激光器(DFB-FL) 发出的连续光,经过声光调制器(AOM)调制,形成一 束光频率为f、脉冲宽度为W的高相干脉冲光。当t= 0时,从环形器处注入光纤,探测器接收的光场可表 示为

$$E(t) = \sum_{k=1}^{N} \alpha_k \cos\left[2\pi f(t-\tau_k)\right] \operatorname{rect}\left(\frac{t-\tau_k}{W}\right), \quad (2)$$

式中: α_k 为光场振幅; τ_k 为输入端到光纤位置k的往返时间。当 0 $\leq \left[(t - \tau_k) / W \right] \leq 1$ 时,矩形函数 rect $\left[(t - \tau_k) / W \right] = 1$,其他情况 rect $\left[(t - \tau_k) / W \right] = 0$ 。

在k位置施加扰动信息 $\Delta \varphi$ 时,探测器在t时刻得

到的光场可表示为

$$E(t) = \sum_{k=1}^{N} a_k \cos\left[2\pi f(t-\tau_k) + \Delta\varphi\right] \operatorname{rect}\left(\frac{t-\tau_k}{W}\right), (3)$$

2.2 线性扫频调制方法

激光调制系统原理图如图2所示,激光器发射光 场*E*。可表示为

$$E_{a} = E_{1} \exp(j2\pi f_{C}t + j\varphi_{0}), \qquad (4)$$

式中: φ_0 为本振相移; f_c 为载波光的频率; E_1 为发射光 场振幅。

经过电光调制^[15-16]器调制后的光场*E*_b可表示为

$$E_{\rm b} = E_2 \exp\left(j2\pi f_{\rm C}t + j\pi K t^2\right),\tag{5}$$

式中:E2为电光调制后光场振幅;K为线性扫频斜率,





Fig. 2 Schematic diagram of modulation system

其由锯齿波斜率来决定,锯齿波信号由函数发生器生成。扫频信号起始频率为 f_0 ,扫频范围为 f_0 +B,扫频 周期为T,扫频速率K = B/T。

经过声光调制器调制后光场E。可表示为

 $E_{c} = E_{0} \operatorname{rect}(t/T) \exp(j2\pi f_{C}t + j\pi Kt^{2}), \quad (6)$ 式中, rect(t/T)为矩形函数; E₀为声光调制后光场振幅。

调制后产生的线性扫频信号^[17]经环形器注入待测 光纤,产生瑞利散射,其中后向瑞利散射信号经环形器 传输至光电探测器。根据背向瑞利散射模型,其回波 信号*E*_d的光场可表示为

$$E_{d} = E_{0} r \exp\left(-a c T_{x}/n\right) \operatorname{rect}\left[\left(t-T_{x}\right)/T\right] \cdot \exp\left[j2\pi f_{c}(t-T_{x})+j\pi K\left(t-T_{x}\right)^{2}+j\varphi_{x}\right], \quad (7)$$

式中:a为衰减系数;r为瑞利散射系数;c为真空中的 光速;n为折射率;T_x为从激光源到光纤中x位置的脉 冲往返时间;φ_x为在x位置检测的相位信息。最后通 过示波器完成信号采集^[18-19]。

2.3 线性扫频参数确定

实验对微地震信号进行检测,频率范围在200~ 1600 Hz之间。微震波属于声波,而声波可被认为成 一种压力波,声压可改变光纤的折射率,进而改变光纤 中的相位^[20]。

微震信号的获取是通过压裂作业,在压裂作业过 程中,产生的新裂缝会发出微震波并沿地层传播,当微 震波传递到地表时,分布式光纤传感系统会通过地面 耦合结构接收到振动信号,此时光纤测线中传递的瑞 利后向散射光会被振动信号调制,调制产生的带有微 地震信息的瑞利散射光将传递到信号处理系统并转换 成电信号,最后进行显示分析。

-般分布式光纤系统的空间分辨率
$$D_s$$
可表示为 $D_s = \frac{cW}{2n_t}$, (8)

式中:W为脉冲宽度;n_f为光纤折射率。较窄的脉冲可 获得较高的空间分辨率,但脉冲越窄,信噪比越低,所 以需要缩短传感距离来获得更高的信噪比,因此高空 间分辨率与传感距离相互矛盾。本系统采用线性扫频 脉冲调制的方法,其后续可选用压缩脉冲匹配滤波的 方式进行解调,其空间分辨率R由扫频脉冲范围B决 定,R^[21-22]可表示为

$$R = \frac{c}{2nKT} = \frac{c}{2nB^{\circ}} \tag{9}$$

由式(9)可知,增大扫频脉冲范围可提高空间分辨 率,且不会降低系统的信噪比。增大扫频范围可使系 统有更高的空间分辨率^[23-24],但扫频范围的增大会延 长扫频时间,影响系统的灵敏度。为降低仪器低频噪 声因素的影响,系统采用高频信号进行扫频。考虑采 集信号仪器的带宽影响,扫频脉冲范围选择扫频范围 为5.6~5.8 GHz,扫频时间为2 μs的线性扫频脉冲进 行距离为10 km的分布式光纤传感实验。

3 实验结果及分析

3.1 仿真实验

采用 Matlab 软件进行仿真实验,根据上文选择线 性调频范围为 5.6~5.8 GHz(扫频宽度为 200 MHz) 的扫频信号进行调制仿真,扫频时间为 2 μs。扫频信 号时域输出波形如图 3 所示,扫频信号为正弦波形,频 率随时间呈线性变化。

回波信号幅值数值仿真通过Matlab软件完成,数 值仿真的相关数据如表1所示。

回波信号强度数值仿真如图4所示。随着传感距



图 3 线性扫频信号时域波形图

Fig. 3 Time domain waveform of linear sweep signal

	表1 数值仿真参数
Table 1	Numerical simulation parameters

Parameter	Value
Index of refractive <i>n</i>	1.45
Fiber length L /km	10.00
Initial sweep frequency F /GHz	5.60
Sweep time $T/\mu s$	2.00
Sweep range B /MHz	200.00
Power attenuation coefficient $S / (\mathrm{dB} \! \cdot \! \mathrm{km}^{-1})$	0.20

离的增大,回波信号的幅值逐渐下降。当传感距离达 到10km时,回波信号强度约为原始信号的千分之一。 为确保更好地采集有效信号,应保证有光纤初始端的 入射信号强度在适当范围之内。







3.2 实验验证

采集微震波信号的光学调制系统如图 5 所示。光 纤中的瑞利散射强度与波长的四次方成正比,在波长 为 1550 nm 时,瑞利背向散射光强度最高,因此实验系 统选用中心波长为 1550 nm、线宽约为 10 kHz 的窄线 宽激光器作为光源。激光通过电光调制与声光调制形 成线性扫频脉冲光:电光调制器(EOM)选用 Optilab Optilab IM-1550-12-PM 调制器,其射频输入由压控振 荡器控制,压控振荡器(VCO)的输入电压由函数发生 器控制;声光调制器(AOM)主要起到调整波形的作 用,由函数发生器(AWG)施加信号给声光调制器驱动 进行控制。线性扫频脉冲光经过光纤放大器(EDFA) 放大后由环形器进入 10 km测试光纤。测试光纤选用 康宁单模光纤(G.652D),通过压电陶瓷(PZT)在光纤



图 5 调制系统结构图 Fig. 5 Modulation system structure diagram

研究论文

不同位点施加扰动,扰动信号频率范围为微震信号的 频率范围(200~1600 Hz)。后向散射光信号经测试光 纤进入环形器,再传输到光电探测器(Finisar XPDV3120),光电探测器输出的电信号经放大器后通 过示波器(MSO64,采样率为25 GSa/s)进行数据采集 以及波形显示。

在待测光纤尾部施加扰动后,回波信号通过光电探测器将光信号转化为电信号,由示波器检测。电信号的时域波形如图6所示,信号电压最高可达到2mV。

将时域波形转化为频域分析,由图6可知,在不同 时间采集到时域信号波动变化情况基本稳定。图7为



图 6 回波信号时域波形图 Fig. 6 Time domain waveform of echo signal



图 7 线性扫频信号频域波形图 Fig. 7 Frequency domain waveform of linear sweep signal

扫频信号的频域显示,信号强度最高值达到-20 dBm, 频率变化范围为 5.6~5.8 GHz。

图 8 为不同时间回波信号即后向瑞利散射信号的 频率分布,其中虚线圈出部分为有效信号,图 8(a)为 未 经放大的回波信号,信号强度小于-80 dBm, 图 8(b)~图 8(d)为放大后的回波信号,信号强度变化 范围约为-60~-50 dBm。图 8 中各图低频部分(0~ 2 GHz)信号能量过高,电路中的低频噪声信号过多, 因此选用高频率的扫频信号,可减少低频噪声的影响, 但高频信号处理过程相对复杂且对仪器性能要求严 格,系统成本高,故选用适中的频率进行扫频。



图 8 回波信号频域波形图。(a)未经放大的回波信号频域波形;(b)(c)(d)不同时间放大后的回波信号频域波形 Fig. 8 Frequency domain waveform of echo signal. (a) Unamplified echo signal frequency domain waveform frequency domain waveform; (b) (c) (d) frequency domain waveform of echo signal amplified at different times

此外,在页岩气开采过程中,微震波信号较为微 弱,选择高频调制信号更利于波形信息的采集,保证后 续信息处理的准确性。实验选择合适的扫频范围 (5.6~5.8 GHz),在该范围内可以更便捷地采集所需 信息,噪声影响因素较小,且处理过程相对简单即排除 低频干扰即可完成,降低后续信息处理的复杂性。

4 结 论

页岩气微震分布式光纤检测技术其关键在于压裂 作业中微震波信号的采集。分布式光纤检测技术作为 新一代微震检波器,与以往的模拟检波器和数字检波 器等电学检波器不同的是分布式光纤检波器具有体积 小、抗电磁干扰能力强、耐腐蚀、灵敏度高、无源、可分 布式测量等优点,一根光纤即可采集到丰富的微震信 号。介绍了一种微震信号调制系统,用调制后的扫频 脉冲光获取微震信号,选择合适的扫频脉冲光,完成信 号的调制。实验使用高频信号进行调制,一方面避免 了低频噪声信号的干扰,另一方面与雷达测量原理结 合,在获得更加完整的微弱信号,选择扫频范围为 5.6~5.8 GHz,扫频时间为2μs的扫频信号,完成了 10 km 的传感。现阶段本系统完成了实验验证,后续 将通过压裂作业产生微震波,进一步优化系统功能,实 现对页岩气的勘测开发。

参考文献

[1] 孙琪真,范存政,李豪,等.光纤分布式声波传感技术 在石油行业的研究进展[J].石油物探,2022,61(1):50-59,77.

Sun Q Z, Fan C Z, Li H, et al. Progress of research on optical fiber distributed acoustic sensing technology in petroleum industry[J]. Geophysical Prospecting for Petroleum, 2022, 61(1): 50-59, 77.

[2] 文雪康,袁莹,唐建明,等.速度、加速度检波器在超深
 层地震勘探中应用效果分析:以川南赤水地区为例[J].
 地球物理学进展,2020,35(4):1489-1496.
 Wen X K, Yuan Y, Tang J M, et al. Analysis and

application of velocity and acceleration geophone in ultra deep seismic exploration: a case study of Chishui area in South Sichuan Basin[J]. Progress in Geophysics, 2020, 35(4): 1489-1496.

- [3] Mizuno Y, Theodosiou A, Kalli K, et al. Distributed polymer optical fiber sensors: a review and outlook[J]. Photonics Research, 2021, 9(9): 1719-1733.
- [4] Bao X Y, Chen L. Recent progress in distributed fiber optic sensors[J]. Sensors, 2012, 12(7): 8601-8639.
- [5] Tu G J, Zhang X P, Zhang Y X, et al. The development of an Φ-OTDR system for quantitative vibration measurement[J]. IEEE Photonics Technology Letters, 2015, 27(12): 1349-1352.
- [6] 张旭苹,丁哲文,洪瑞,等.相位敏感光时域反射分布 式光纤传感技术[J].光学学报,2021,41(1):0106004.
 Zhang X P, Ding Z W, Hong R, et al. Phase sensitive optical time-domain reflective distributed optical fiber sensing technology[J]. Acta Optica Sinica, 2021, 41(1):0106004.
- [7] Ding Z Y, Wang C H, Liu K, et al. Distributed optical fiber sensors based on optical frequency domain reflectometry: a review[J]. Sensors, 2018, 18(4): 1072.
- [8] 马喆,王逸璇,江俊峰,等.光纤分布式声传感的动态
 范围扩展方法研究[J].光学学报,2021,41(13): 1306008.

Ma Z, Wang Y X, Jiang J F, et al. Research on dynamic range expansion method of fiber-optic distributed acoustic sensing[J]. Acta Optica Sinica, 2021, 41(13): 1306008.

- [9] Taylor H F, Lee C. Apparatus and method for fiber optic intrusion sensing: US5194847[P]. 1993-03-16.
- [10] Yang G Y, Fan X Y, Wang S, et al. Long-range distributed vibration sensing based on phase extraction from phase-sensitive OTDR[J]. IEEE Photonics Journal, 2016, 8(3): 6802412.
- [11] Lu B, Pan Z Q, Wang Z Y, et al. High spatial resolution phase-sensitive optical time domain reflectometer with a frequency-swept pulse[J]. Optics Letters, 2017, 42(3): 391-394.
- [12] Jousset P, Reinsch T, Ryberg T, et al. Dynamic strain determination using fibre-optic cables allows imaging of seismological and structural features[J]. Nature Communications, 2018, 9: 2509.
- [13] 王昌,尚盈,王晨,等.分布式光纤声波地震波勘探技术[J].山东科学,2021,34(4):1-8.
 Wang C, Shang Y, Wang C, et al. Distributed optical fiber acoustic seismic wave exploration technology[J]. Shandong Science, 2021, 34(4):1-8.
- [14] 尚盈, 王晨, 倪家升. 分布式光纤传感技术与应用[M]. 北京: 电子工业出版社, 2021: 9-22.
 Shang Y, Wang C, Ni J S. Distributed optical fiber sensing technology and application[M]. Beijing: Publishing House of Electronics Industry, 2021: 9-22.
- [15] Lin J T, Farajollahi S, Fang Z W, et al. Electro-optic tuning of a single-frequency ultranarrow linewidth microdisk laser[J]. Advanced Photonics, 2022, 4(3): 036001.
- [16] Xie Z D, Zhu S N. LiNbO₃ crystals: from bulk to film[J]. Advanced Photonics, 2022, 4(3): 030502.
- [17] 董毅,谢玮霖,冯宇祥,等.延迟自外差锁相控制的激 光线性扫频技术及其应用[J].光学学报,2021,41(13): 1306003.

Dong Y, Xie W L, Feng Y X, et al. Laser linear sweep frequency technique based on delay self-heterodyne optical phase locking and its application[J]. Acta Optica Sinica, 2021, 41(13): 1306003.

- [18] Fernández-Ruiz M R, Costa L, Martins H F. Distributed acoustic sensing using chirped-pulse phasesensitive OTDR technology[J]. Sensors, 2019, 19(20): 4368.
- [19] Fernández-Ruiz M R, Soto M A, Williams E F, et al. Distributed acoustic sensing for seismic activity monitoring
 [J]. APL Photonics, 2020, 5(3): 030901.
- [20] Wang K, Tian H C, Meng F, et al. Fiber-delay-linereferenced optical frequency combs: three stabilization schemes[J]. Chinese Optics Letters, 2022, 20(2): 021204.
- [21] Zou W W, Yang S, Long X, et al. Optical pulse compression reflectometry: proposal and proof-of-concept experiment[J]. Optics Express, 2015, 23(1): 512-522.
- [22] 申江江,何總,于志军,等.LFMCW 雷达频率源扫频 线性度与距离分辨率研究[J]. 兵器装备工程学报, 2020,41(11):95-99.
 Shen J J, He X, Yu Z J, et al. Analysis of frequency sweep linearity error and range resolution of LFMCW

研究论文

第 60 卷第 23 期/2023 年 12 月/激光与光电子学进展

radar[J]. Journal of Ordnance Equipment Engineering, 2020, 41(11): 95-99.

- [23] 宋俊辰,李跃华,张宗毅.基于LFM的雷达多目标检测研究[J]. 微波学报, 2021, 37(S1): 130-133.
 Song J C, Li Y H, Zhang Z Y. Research on radar multi-target detection based on LFM[J]. Journal of Microwaves, 2021, 37(S1): 130-133.
- [24] 唐健冠,刘字哲,李成立,等.基于超弱光纤布拉格光 栅的高信噪比分布式振动传感系统[J].光学学报,2021,41(13):1306014.
 Tang J G, Liu Y Z, Li C L, et al. Distributed vibration sensing system with high signal-to-noise ratio based on ultra-weak fiber Bragg grating[J]. Acta Optica Sinica,

2021, 41(13): 1306014.