DOI: 10. 19650/j. cnki. cjsi. J2311579

非线性超声导波钢轨裂纹检测模态选取研究*

杨文林,史红梅,牛笑川,许西宁,朱力强

(北京交通大学机械与电子控制工程学院 北京 100044)

摘 要:不同模态对不同位置裂纹的敏感程度不同,针对裂纹检测时模态选取不准的问题,研究 50 kHz 激励下可累积二次谐波 模态对、模态振型和裂纹位置的影响,提出了由 3 个指标评定的最优裂纹敏感模态选取方法(selection of optimal crack-sensitive mode, SOCSM),通过相对非线性系数β随裂纹生长的变化趋势评价模态对裂纹的敏感度。为准确激励出所需模态提出了最优 模态激励算法(optimal mode excitation, OME),为验证 SOCSM 法和 OME 法的有效性和准确性,以 CHN60 钢轨轨腰处裂纹为例 进行了数值仿真分析以及实验验证。结果表明,采用 OME 法能准确激励出模态组合 11 和模态组合 1;50 kHz 激励下模态组 合 11 的β随裂纹生长单调增加,而模态组合 1 几乎没有变化,说明模态组合 11 更适合检测轨腰处的裂纹,对裂纹的微小变化 非常敏感,两个模态组合均能产生可累积二次谐波,裂纹的存在会影响导波传播,即影响信号的幅值大小。 关键词:非线性超声导波:最优裂纹敏感模态:最优模态激励:可累积二次谐波;数值仿真

中图分类号: TB553 TH878 文献标识码: A 国家标准学科分类代码: 580.80

Research on mode selection for nonlinear ultrasonic guided waves rail crack detection

Yang Wenlin, Shi Hongmei, Niu Xiaochuan, Xu Xining, Zhu Liqiang

(School of Mechanical, Electrical Control Engineering, Beijing Jiaotong University, Beijing 100044, China)

Abstract: The sensitivity of different modes to cracks at different locations are different. In response to the problem of inaccurate mode selection when detecting cracks, the selection of optimal crack-sensitive mode (SOCSM) method evaluated by three indicators is proposed, which considers the effects of cumulative second harmonic modes combination, mode vibration pattern and crack location under 50 kHz excitation. The sensitivity of modes to cracks is evaluated by the trend of relative nonlinear coefficients with crack growth. The optimal mode excitation (OME) algorithm is proposed to accurately excite the required modes. To evaluate the effectiveness and accuracy of the SOCSM and OME methods, numerical simulation analysis and experimental verification are conducted by using the crack at the waist of the CHN60 rail as an example. The results show that the OME method can accurately excite mode combination 11 and mode combination 1. Under 50 kHz excitation, the mode combination 11 β is more suitable for detecting cracks at the rail waist and is very sensitive to small changes in cracks. Both modal combinations can generate cumulative second harmonic. The presence of cracks can affect the propagation of guided waves, which affects the amplitude of the signal.

Keywords: nonlinear ultrasound guided waves; optimal crack-sensitive mode; optimal mode excitation; accumulable second harmonic; numerical simulation

0 引 言

铁路运输业发展迅速,运营强度不断增加,在我国经

济战略布局、旅游业等方面都发挥着重要作用。但钢轨 作为铁路的基础设施长期受到列车的高速冲击、振动、磨 损、温变、风沙等持续作用,以及随着使用年限的增长,极 易产生疲劳裂纹。尽早发现裂纹并采取相应的措施(钢

收稿日期:2023-06-20 Received Date: 2023-06-20

^{*}基金项目:国能朔黄铁路技术开发项目(GJNY-21-65)、国家自然基金(52272429)项目资助

轨表面裂纹打磨^[1]、铣磨^[2])对于保障列车的安全运行 至关重要。

相较于传统(线性)超声导波检测技术^[3],非线性超 声导波检测技术对于构件中存在的微裂纹非常敏感。一 般认为裂纹宽度在0.2~0.5 mm^[4],长度小于超声波半波 长^[56]的裂纹为微小裂纹。导波传播经过微裂纹,微裂纹 会产生"呼吸"效应,同时导波发生畸变产生高次谐波频 率成分,对高次谐波信号分析后即可实现对构件中微裂 纹的检测^[78]。导波具有多模态特性,选择并激励出检测 构件中特定部位裂纹的最优导波模态意义重大。

近年来,众多学者针对如何选择检测所需的最优模态做了大量研究^[9-11]。吴荣兴等^[9]通过判断薄板频散曲线中模态的耦合情况选取出了最佳检测模态。由于钢轨横截面复杂,超声导波在钢轨传播过程中具有多种模态,各模态的传播速度、振动形式、衰减系数等特性不同,其振动能量分别分布在轨头、轨腰、轨底和钢轨整个截面上。因此,不同的模态适用于不同的检测对象。许西宁等^[10]提出了一种用于钢轨应力检测的导波模态选取指标模型选择的导波模态对钢轨应力较为敏感。Xing等^[11]建立了一种用于钢轨裂纹检测的导波模态选择模型,但所用线性超声导波选取出的对钢轨中裂纹敏感的最佳检测模态仅对宏观裂纹敏感。本文利用非线性超声导波的研究方法完善此模型,使其对于检测钢轨中存在的微小裂纹同样适用。

在研究特定导波模态的激励方法时,许多学者对规则横截面结构做了大量研究^[12-14]。Veit 等^[12]使用超声 相控阵探头在铝板和复合材料板中激励出了特定的超声 导波模态。Khalili 等^[13]在频率厚度约为20 MHzmm 处激 发出了低色散单模态兰姆波。在管道缺陷检测中,Niu 等^[14]为检测钢管中缺陷提出一种激励和传播扭转波模 态的方法。由于板和管道横截面规则,模态类型较少,通 过相位和时间控制,可以准确地选择和控制模态产生。 但钢轨模态众多,激励出所需模态难度较大。为激励出 钢轨中的特定模态,廖林等^[15]基于阵列传感技术在钢轨 中激励出高信噪比的单模态超声导波,激励出的轨底模 态对轨底缺陷灵敏度较高。胡辰阳等^[16]基于正交模态 展开法激励出钢轨中单一的波模态。采用特定的激励方 法激励出钢轨中的特定模态用于检测钢轨内部缺陷尤为 重要。

提出对裂纹敏感的导波模态选取模型,同时提出一种改进的导波模态激励算法以确定各导波模态的激励方向和激励位置。利用半解析有限元(semi analytical finite element, SAFE)求解 60 轨频散曲线,分析超声导波在钢轨中的传播特性。为研究导波能否产生可累积二次谐波 引入二次谐波模态幅值系数。根据二次谐波模态幅值系数选取出了能产生可累积二次谐波的模态对,依据导波 模态的振动特性以及裂纹所处位置建立了对裂纹敏感的 导波模态选取模型,同时提出了导波模态激励算法。以 钢轨轨腰处内部裂纹为例,根据所建立的导波模态选取 模型,选择最优模态组合对微裂纹进行检测。通过 ABAQUS 仿真与实验室实验验证了模态选取模型的有效 性,同时验证了导波模态激励算法的有效性。为验证所 选出的最优模态对微裂纹敏感,同样以轨腰处裂纹为例, 设计裂纹长度生长实验,用相对非线性系数表征裂纹生 长所带来的影响。

1 理论分析

为研究特定激励频率下存在的导波模态及其振动特性,用 SAFE 法求解了钢轨的频散曲线以进一步求解各模态振型。

1.1 钢轨频散曲线

以我国 CHN60 钢轨^[17]为研究对象,用 SolidWorks 软 件建立钢轨三维实体模型,假设钢轨截面为 *X*-*Y* 平面,超 声导波传播方向为 *Z* 方向。钢轨上各点的位移、应力、应 变可表示为:

对钢轨截面进行有限元离散,如图 1 所示,网格大小为 5 mm,离散后的钢轨截面共 645 个节点,1 096 个三角 形单元,其中每个节点有 3 个自由度,分别对应着 3 个方向的位移。钢轨材料参数如表 1 所示。

表1 CHN60 钢轨的材料参数

Tab	le	I	Material	parameters	of	CHN60	rails

密度	杨氏模量 拉梅系数		系数	泊松比
$\rho/(\mathrm{kg}\!\cdot\!\mathrm{m}^{-3})$	<i>E</i> /GPa	λ/GPa	μ /GPa	ν
7 800	210	120. 58	80. 39	0.3

第8期



Fig. 1 Finite element discretization of rail sections

离散后单元内任意一点的位移表示为: $\boldsymbol{u}_{i}^{(e)}(\boldsymbol{x},\boldsymbol{y},\boldsymbol{z},t) = \boldsymbol{N}(\boldsymbol{y},\boldsymbol{z})\boldsymbol{q}^{(e)} e^{i(\boldsymbol{k}\boldsymbol{x}-\boldsymbol{\omega}t)}$ (5)式中:k为三角形单元的3个节点序号: $N(\gamma,z)$ 为形函数 矩阵: $q^{(e)}$ 为单元 e 的节点位移矢量。根据哈密顿原理. CHN60 钢轨中超声导波波动方程为^[18]:

 $\begin{bmatrix} \mathbf{K}_1 + k\mathbf{K}_2 + k^2\mathbf{K}_3 - \boldsymbol{\omega}^2\mathbf{M} \end{bmatrix} \mathbf{u} = 0$ (6)式中: K_1, K_2, K_3 为总体刚度矩阵:M为总体质量矩阵; k 为波数;ω 为角频率;u 特征向量为导波模态振型。

通过求解式(6),得到波数与角频率之间的关系,即 相速度 C₂为:

$$C_p = \frac{\omega}{k} \tag{7}$$

由此得到相速度 C_n 的频散曲线如图2所示,为5mm 网格大小离散下的 CHN60 钢轨相速度频散曲线。求导 式(6)得:

$$\frac{\partial}{\partial k} \left(\left[\mathbf{K}_1 + k\mathbf{K}_2 + k^2\mathbf{K}_3 - \boldsymbol{\omega}^2 \mathbf{M} \right] \mathbf{u} \right) = 0$$
(8)

将式(8)展开,变换得:

$$\boldsymbol{u}_{l}^{T}\left[\frac{\partial}{\partial k}(\boldsymbol{K}_{1}+k\boldsymbol{K}_{2}+k^{2}\boldsymbol{K}_{3})-2\boldsymbol{\omega}\frac{\partial\boldsymbol{\omega}}{\partial k}\boldsymbol{M}\right]\boldsymbol{u}=0 \quad (9)$$

式中: u_l^{T} 为左特征向量。群速度定义为:

$$C_{g} = \frac{\partial \omega}{\partial k} \tag{10}$$

将式(9)移相变换得:

$$C_{g} = \frac{\partial \omega}{\partial k} = \frac{\boldsymbol{u}_{l}^{\mathrm{T}} (K_{2} + 2k\boldsymbol{K}_{3}) \boldsymbol{u}}{2\omega \boldsymbol{u}_{l}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{M} \boldsymbol{u}}$$
(11)

根据式(11)得到 CHN60 钢轨群速度频散曲线如 图 3 所示,图 2、3 中每个数据点表示一个模态。

1.2 二次谐波模态幅值系数

超声导波在钢轨中传播时,假设钢轨中微观粒子的 位移为[19]:

$$u = u^{(1)} + u^{(2)} \tag{12}$$

式中: u⁽¹⁾ 与 u⁽²⁾ 分别为导波在传播过程中引起粒子的 线性和非线性位移, $|u^{(1)}| \gg |u^{(2)}|$ 。非线性超声波的





波动方程和边界条件为[19]:

$$(\lambda + \mu) u_{y,yz}^{(2)} + \mu u_{x,yy}^{(2)} + f^{(1)} = \rho \ddot{u}(2)$$
(13)
$$S^{L(2)} n_{y} = -S^{NL(1)} n_{y}$$
(14)

$$\boldsymbol{n}_{\perp} = -\boldsymbol{S}^{NL(1)}\boldsymbol{n}_{\perp} \tag{14}$$

式中: λ , μ 为拉梅系数: ρ 为材料密度: f 为钢轨受到的体 力:S 为材料拉格朗日应力张量:上标 L NL 分别表示线 性与非线性;n_为材料表面各坐标轴方向上的单位向 $= \int_{\Omega} f^{(1)} = f(u^{(1)}), S^{L(2)} = S^{L}(u^{(2)}), S^{NL(1)} = S^{NL}(u^{(1)})_{\Omega}$

Auld应用模态扩展法求解式(13)和(14)得到二次 谐波位移 $u^{(2)}$ 的表达式为^[20]:

$$\boldsymbol{u}^{(2)} = \sum_{n=1}^{N} A_n(z) \, \boldsymbol{u}_n \mathrm{e}^{-\mathrm{i} 2\omega t} + c. \, c.$$
(15)

角频率在 2ω 的情况时, N 为超声导波模态数量, n 为 第 n 个超声导波模态, u, 为第 n 个超声导波模态的模态 振型,c.c. 表示复共轭,A₁(z) 为第 n 个超声导波模态的 幅值函数。

根据欧拉公式,将幅值函数 $A_{a}(z)$ 化简、整理得:

$$\bar{A}_{n}(z) = \begin{cases} \left| \frac{f_{n}^{surf} + f_{n}^{vol}}{2kk \cdot P_{nn}} \sin \frac{kk \cdot z}{2} \right|, & k_{n}^{*} \neq 2k_{1} \\ \left| \frac{f_{n}^{surf} + f_{n}^{vol}}{4P_{nn}} z \right|, & k_{n}^{*} = 2k_{1} \end{cases}$$
(16)

式中: k_1 为基频模态波数, k_n^* 为二次谐波 n 模态波数,上 标 * 表示复共轭, $kk = k_n^* - 2k_1$; P_m 为n模态沿导波传播 方向的平均功率流; f^{uf} f^{ol} 分别表示基频模态通过钢轨 的体积、表面传递到二次谐波 n 模态的功率通量; $\overline{A}_{i}(z)$ 的大小表示二次谐波 n 模态信号中二次谐波幅值的高 低, $\bar{A}_{a}(z)$ 越大,则相应二次谐波模态的幅值越高。

$$P_{nn} = -\frac{1}{2} \int_{\Omega} (\boldsymbol{v}_n^{\mathrm{T}^*} \cdot \boldsymbol{T}_{(n)}^{L}) \cdot \vec{\boldsymbol{n}} \,\mathrm{d}\boldsymbol{\Omega}$$
(17)

式中: v_n 为二次谐波 n 模态的速度向量;上标 T^{*} 表示转 置复共轭, \vec{n} 为垂直于钢轨横截面的单位向量: Ω 为钢轨 横截面面积; $T^{L}_{(n)} = T^{L}(u_{n}), T$ 为固体介质材料基尔霍夫 应力张量。

$$f_n^{surf} = \int_S (\boldsymbol{v}_n^{\mathrm{T}^*} \cdot \boldsymbol{S}_{(1)}^{NL}) \cdot \vec{\boldsymbol{n}} \,\mathrm{d}S$$
(18)

$$f_n^{vol} = \int_{\Omega} \boldsymbol{v}_n^{\mathrm{T}^*} \cdot \boldsymbol{f}_{(1)} \,\mathrm{d}\boldsymbol{\Omega} \tag{19}$$

其中, $S_{(1)}^{NL} = S^{NL}(u_n^{(1)})$, $f_{(1)} = f(u_n^{(1)})$, $u_n^{(1)}$ 为二次谐 波 n 模态对应的基频模态振型。由式(16) 可知,当 k_n^* ≠ $2k_1$ 时,随导波传播距离增加, $\overline{A}_n(z)$ 呈振荡趋势,当 k_n^* = $2k_1$ 时, $\bar{A}_s(z)$ 随导播传播距离增加逐渐增大。对于能产 生累积二次谐波的模态组合,当传播距离z一定时,累积 二次谐波模态的振幅系数为:

$$\bar{A}_n = \left| \frac{f_n^{surf} + f_n^{vol}}{4P_{nn}} \right|$$
(20)

由式(16)可知,若满足一个模态的二次谐波随距离 增加可累积,需满足两个条件,分别为相位匹配以及能量 传递不为0,即:

$$C_{pn} = 2C_{p1} \tag{21}$$

$$f_n^{suf} + f_n^{vol} \neq 0 \tag{22}$$

式中: C_m 表示二次谐波 n 模态的相速度; C_n 表示基频模 态的相速度;f^{suf}, f^{vol}, P_n, 的详细计算公式参考文 献[19]。根据式(21)可选出能产生可累积二次谐波的 模态组合。

1.3 模态振型与相对非线性系数

由文献[19]可知, f_n^{surf} 、 f_n^{vol} 和 P_m 均由二次谐波模 态振型 u_n 及对应的基频模态振型 $u_n^{(1)}$ 决定。所以,只需 求解得二次谐波模态振型 u_n 及其对应的基频模态振型 $u_{*}^{(1)}$,即可求得该模态组合的幅值系数。

求解式(6)得到的特征向量 u 即为导波模态振型, 由图 2 可知,低频下模态数量较少,随频率增大,模态数 目逐渐增多。频率为 50 kHz 时钢轨中存在 31 种模态, 而频率为100 kHz 时钢轨中存在73 种模态。

文献[19,21]关于非线性超声波的研究中,通常用 相对非线性系数来表征材料的非线性以及接触声学非线 性,而接触声学非线性是超声波使裂纹产生"呼吸"效应 的部分,即超声波经过裂纹后产生了二次谐波信号。相 对非线性系数表示如下:

$$\beta = \frac{A_2}{A_1^2} \tag{23}$$

式中:A,A,分别为接收信号基频和二次谐波的幅值。 理论推导下,基频的振幅不会发生改变,相对非线性系数 β 主要由二次谐波的幅值决定。因此,振幅系数 \overline{A}_{a} 与相 对非线性系数 β 呈正相关,理论推导中 \overline{A}_{a} 的变化规律可 以通过实验中β的变换所反映。

最优裂纹敏感模态(SOCSM)选取 2

同一裂纹对不同模态的作用机理不同,选取出对 裂纹最敏感的模态有利于微裂纹的检测,为选取出对 微裂纹敏感的最优导波模态 (selection of optimal crack sensitive mode, SOCSM),提出3个评价指标。指标1 为二次谐波模态幅值系数 Ā,,选取出能产生可累积 二次谐波的模态对。通过分析导波模态振型与裂纹 所处位置建立了另外两个指标,裂纹能量分布和裂纹 衰减度。

2.1 振幅系数评价指标

当激励信号中心频率为 50 kHz 时,根据式(21)从 CHN60 轨的频散曲线中选取出能产生可累积二次谐波 的模态对,计算模态对的模态振型后代入式(20)中计算 模态幅值系数 Ā,。模态对的相速度、群速度以及模态幅 值系数如表2所示。

由表2可知,模态对1~16均满足能量传递不为0这 一条件,则这些模态对都可以产生可累积的二次谐波。 每个模态对的 \overline{A}_{a} 都不同, \overline{A}_{a} 越大,表示在相同的传播距 离下该模态对产生的二次谐波幅值越高,相对非线性系 数 β 越大。

2.2 裂纹能量分布评价指标

导波检测钢轨中存在的裂纹时,为用特定模态准确 探测到裂纹,选择在裂纹位置有明显振动而其他位置没 有明显振动的模态。用裂纹能量分布指标来表征各导波 模态在裂纹位置处的振动情况,分别计算基频与二次谐 波的该指标值,用同一模态组合中基频与二次谐波的平 均值作为对应模态组合的值。

在轨腰处创建裂纹,如图 4 所示,裂纹两端点坐标分 别为 C₁(x_{c1}, y_{c1}) 和 C₂(x_{c2}, y_{c2}), 三角形为裂纹的两端 点,根据式(24) 求出裂纹中点的横纵坐标 $O(x_a, y_a)$,圆 圈为裂纹中心。以 D 为阈值, 如式(25) 所示。以点 O 为 圆心,D为半径作圆,此圆范围即为裂纹区域,将在圆内 的节点作为裂纹区域节点,个数记为 Nerack。 星形为在阈 值范围内的节点。

$$x_o = \frac{x_{c_1} + x_{c_2}}{2}, y_o = \frac{y_{c_1} + y_{c_2}}{2}$$
(24)

 $D = \sqrt{(y_{c_2} - y_{c_1})^2 + (x_{c_2} - x_{c_1})^2}$ (25)各模态钢轨截面节点的振动用 U(N,m) 表示, 该振

Table 2 Modal combination parameters at 50 kHz					
模态组合	频率/kHz	相速度/(m·s ⁻¹)	群速度/(m·s ⁻¹)	\overline{A}_n	
1	50	2 547	2 923.3	4. 94	
1	100	2 553	3 242.7		
	50	2 578	2 852.98	4 40	
2	100	2 557	3 242.7	4. 40	
2	50	2 801	3 174.1	12 (7	
3	100	2 817	3 194.9	13.67	
	50	2 952	3 021. 3	10.00	
4	100	2 959	3 039.5	10.06	
	50	3 003	2 924. 3	20.51	
5	100	3 002	2 994.9	30.76	
	50	3 019	2 924. 3		
6	100	3 013	3 006.7	85.98	
	50	3 055	2 855.6	55.17	
1	100	3 043	3 039. 1		
	50	3 091	2 648.4		
8	100	3 098	2 970. 3	72.67	
	50	3 316	2 461.7		
9	100	3 322	2 892.6	23.33	
10	50	3 623	2 165. 1	2. 52	
10	100	3 618	2 655.3		
	50	3 807	2 554.1		
11	100	3 809	2 480. 2	44. 25	
10	50	4 125	2 300. 5	10.54	
12	100	4 138	2 208. 2	12.54	
12	50	4 254	2 256.4	49. 85	
13	100	4 264	2 331.1		
1.4	50	5 011	2 058.5	10.10	
14	100	4 995	2 287.0	12. 19	
15	50	5 382	2 762.8	30. 24	
15	100	5 374	2 771.2		
16	50	6 116	1 936. 1	20.27	
10	100	6 112	2 391.6	28.31	

表 2 50 kHz 下模态组合参数

动数据包括 $x \, x \, x \, z \, 3$ 个方向的振动:

 $U(N,m) = \sqrt{U_x^2 + U_y^2 + U_z^2}$ (26) 式中: $U_x \setminus U_y \setminus U_z$ 分别为模态在 $x \setminus y \setminus z$ 3 个方向的振动位 移; N 为截面节点序号; m 为导波模态序号。裂纹附近节 点平均振动位移如式(27) 所示, 钢轨截面节点平均振动 位移如式(28) 所示。



图 4 裂纹附近区域节点



$$AvDis_{crack}^{m} = \frac{\sum_{N_{1}}^{N_{crack}} U(N,m)}{N_{crack}}$$

$$\sum_{m}^{N_{all}} U(N,m)$$
(27)

$$AvDis_{all}^{m} = \frac{\overline{N_{1}}}{N_{all}}$$
(28)

式中: N_{all} 为钢轨截面所有节点数。裂纹区域占总截面 能量分布为:

$$Av^{m} = \frac{AvDis_{crack}^{m}}{AvDis_{all}^{m}}$$
(29)

设频率f下有m个导波模态,第mi个导波模态的裂 纹能量分布 M_1 如下:

$$\boldsymbol{M}_{1} = \left[\frac{Av^{mi}}{\max\left[Av^{1} \cdots Av^{mi} \cdots Av^{m}\right]}\right]$$
(30)

式中:分子为当前模态裂纹区域占总截面的能量分布;分 母为所有模态中裂纹区域占总截面能量分布的最大值。

由式(30)可知, $M_1 \in [0,1]$ 。模态裂纹能量分布指标 M_1 越大,该模态在裂纹区域的振动越大,对裂纹越敏 感。因此,选择 M_1 较大的模态检测裂纹。

2.3 裂纹衰减度评价指标

裂纹的存在会影响导波传播,导波经过裂纹时会有 一定程度的衰减,在第4节进行了验证。选择导波模态 衰减程度这一评价指标来模拟裂纹对导波传播的作用。 二次谐波的产生是导波在经过裂纹后所产生的,不存在 衰减,因此只选取50 kHz 超声导波激励情况下所产生的 导波模态进行研究。

裂纹对模态的作用越大,模态衰减越大。用裂纹 方向向量在模态振动方向向量上的投影来表示裂纹 对模态的作用。当模态振动方向与裂纹方向平行时, 裂纹的存在对模态传播几乎没影响;当模态振动方向 与裂纹方向互相垂直时,裂纹方向向量在模态振动方 向向量上的投影为0,此时,模态传播会受到极大的 影响。 对于轨腰处裂纹来说,裂纹两端点坐标分别为 $C_1(x_{c_1}, y_{c_1}), C_2(x_{c_2}, y_{c_2}), 裂纹方向向量为:$

$$Crack = [x_{c_1} - x_{c_1}, y_{c_2} - y_{c_1}, 0]$$
(31)

遍历钢轨截面所有节点,分别找到距离 C_1 、 C_2 最近 的两个节点 C_3 、 C_4 ,根据式(6) 计算节点 C_3 、 C_4 在3个方 向上的振动 $U_x(N,m)$ 、 $U_y(N,m)$ 、 $U_z(N,m)$,模态振动方 向向量为:

$$ModeVib(m) = \begin{bmatrix} U_x^4 - U_x^3, U_y^4 - U_y^3, U_z^4 - U_z^3 \end{bmatrix} (32)$$

其中, $U_x^3 = U_x(3,m), U_x^4 = U_x(4,m)$ 。 振动位移
和为:

$$SVib(m) =$$

$$\sqrt{(U_x^4 - U_x^3)^2 + (U_y^4 - U_y^3)^2 + (U_z^4 - U_z^3)^2}$$
(33)

用裂纹方向向量在模态振动方向向量上的投影来表示裂纹衰减度评价指标 *M*₂, 当激励频率为*f*, 导波模态 *mi* 的衰减度评价指标为:

$$M_{2} = \left\{ \frac{\frac{|Crack \cdot ModeVib(mi)|}{SVib(mi)}}{\max\left[\frac{|Crack \cdot ModeVib(m)|}{SVib(m)}\right]} \right\}$$
(34)

式中:分子为裂纹方向在当前模态振动方向上的投影占 比;分母为裂纹方向在所有模态振动方向上投影占比的 最大值。

由式(34)可知, $M_2 \in [0,1]$, 模态衰减度 M_2 越小, 该模态振动方向与裂纹夹角越接近 90°, 即裂纹对导波模 态的作用越大, 此时模态衰减最严重。因此, 尽量选择 M_2 较大的模态检测裂纹。

2.4 求解指标与模态选取

激励频率为 50 kHz,设置轨腰处裂纹两端坐标分别 为 $C_1(0.85,79.98)$ 、 $C_2(-0.37,72.08)$ 。根据式(30) 和 (34) 计算所有模态组合的 M_1 和 M_2 ,如图 5 所示,同时 将二次谐波模态幅值系数进行对比。可以看出,模态组合 11 轨腰裂纹能量分布 M_1 最大,模态组合 6 振幅系数值 \overline{A}_n 最大,说明在相同的传播距离下,模态组合 6 将产生最大的二次谐波幅值。





3个指标对裂纹敏感度有不同的影响,因此各自的 权重系数并不相同,而裂纹能量分布评价指标是选取导 波模态的主要指标^[11],该指标的权重系数设置为最大。 而裂纹衰减度评价指标只要保证衰减不为0即满足条 件,所以该指标的权重设置较小。裂纹敏感度 *M* 表征不 同导波模态组合对裂纹的敏感程度,本文设置 *M*₁所占比 重为0.8,*M*₂与可累积二次谐波 Ā_n所占比重分别为0.1, 如式(35)所示。

$$\boldsymbol{M} = 0.8 \times \boldsymbol{M}_{1}(m) + 0.1 \times \boldsymbol{M}_{2}(m) + 0.1 \times \boldsymbol{A}_{n}(m)$$
(35)

根据式(35)求解 *M*,并对 *M* 归一化处理如图 6 所示,从图 6 可以看出,模态组合 11 的 *M* 最大,因此选用模态组合 11 来检测轨腰处的裂纹,选用 *M* 较低的模态组合 1 作为对比。本文提出的模态选取方法适用于任意复杂 截面的波导结构,具有普适性。



本文选取出的模态组合 11 只适合用于检测 2.2 节 创建的位于轨腰中心的裂纹,当钢轨内微裂纹位置改变, 如微裂纹距离轨面的位置发生变化时,选取出的针对该 裂纹的检测的最优模态组合也会发生变化,微裂纹位置 改变主要会对裂纹能量分布与裂纹衰减度这两个评价指 标产生影响。裂纹能量分布评价指标的选取原则是选择 在裂纹位置有明显振动而其他位置没有明显振动的模态, 由于各模态振型不同,裂纹位置改变,直接影响各模态裂 纹能量分布评价指标的大小。不同位置裂纹造成导波模 态衰减程度也并不相同,导致裂纹衰减度评价指标会发生 变化。所以针对钢轨中具体位置的微裂纹,需要综合考虑 模态振型与微裂纹所在位置,开展对应的研究分析。

3 最优模态激励算法

随机施加激励,激励出所需要的模态几乎不可能,因 此有必要确定合适的激励位置和方向。提出了最优模态 激励(optimal modal excitation, OME)算法,包括激励方向 选择和激励位置确定,基频为 50 kHz。 图 7 所示为模态组合 11 和模态组合 1 的基频模态 振型图,包括钢轨原始截面和导波模态振动图,象征了导 波模态在钢轨横截面上所引起的节点位移,揭示了导波 模态的振动方式。由图 7 可知,不同模态在钢轨中传播 时的振动位置及振动位移并不相同,模态组合 11 振动集 中在轨腰,说明该模态主要在轨腰传播,适合检测轨腰裂 纹;而模态组合 1 振动主要出现在轨底,表明其主要在轨 底传播,不适合检测轨腰处的裂纹。与 2.4 节裂纹能量 分布指标求解结果一致。







3.1 激励方向选择

采用振动位移直方图法,统计各模态在 x、y、z 3 个方向的振动。模态位移向量为钢轨整个截面上所有节点分别在 x、y、z 3 个方向的振动,如式(36)所示。

$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} x_1 & x_2 & x_3 & \cdots & x_i \end{bmatrix}$$
$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} y_1 & y_2 & y_3 & \cdots & y_i \end{bmatrix}$$
$$\mathbf{z} = \begin{bmatrix} z_1 & z_2 & z_3 & \cdots & z_i \end{bmatrix}$$
(36)

式中: x_i、y_i、z_i分别为节点 i 在对应方向上的位移。将 x、 y、z 3 个方向的位移分别按从小到大划分为 10 个区间,以 振动幅值区间为横坐标。振动幅值包括正负,靠近区间 1(幅值为负)或区间 10(幅值为正)代表振动幅值较大, 而在区间5 附近代表振动幅值较小。纵坐标为x、y、z 3 个 方向对应区间振动幅值的大小,纵坐标值越大,说明模态 在该方向的振动越大,选择该方向作为模态的最佳激励 方向。

图 8 所示为模态组合 11 的基频振动位移直方图。 从图 8 可以看出,直方图呈现"U"型分布,即区间 5 附近 的振动幅值较小,靠近两边区间的振动幅值较大。区间 1 的 Y 方向柱状的纵坐标最大,即模态组合 11 的最优激 励方向为 Y 方向。

3.2 激励位置确定

文献[22]提出,在模态的最大振幅节点处激励,便 可激励出所需模态,但其将钢轨截面外部节点作为研究 对象存在一定弊端,当振动幅值最大处不在钢轨外部节 点或出现多个振幅极值点时会出现误判。本文首先对所



图 8 模态组合 11 基频振动位移直方图 Fig. 8 Histogram of fundamental frequency vibration displacements for modal combination 11

有的振动位移排序;在钢轨截面中标出振动最大的前6 个点;观察这6个节点分为几簇,使用 K-means 聚类算法 找出这几簇的质心;遍历钢轨截面外部可激励节点(实际 现场中为保障列车安全行驶,仅在轨腰附近安装激励探 头^[22],图1中星形)找出离质心最近的节点,即为对应模 态的最佳激励位置。

模态组合 11 最佳激励节点如图 9 所示。图 9 中星 形为模态组合 11 振幅最大的前 6 个节点,分布在轨腰处 且接近轨腰两端,因此 k = 2, k 为聚类的簇数,聚类质心 坐标位置分别为(cen_{x1}, cen_{y1})、(cen_{x2}, cen_{y2})(图 9 中三 角形)。钢轨外部节点与质心之间的最短距离:

 $dis_i = \min \sqrt{(cen_x - x_i)^2 + (cen_y - y_i)^2}$ (37) 式中: *i* 为钢轨截面外部可激励节点序号; dis_i 为节点 *i* 和质心 cen 之间的最短距离; cen_x 、 cen_y 分别为质心 cen 的横纵坐标; x_i 、 y_i 分别为节点 *i* 的横纵坐标。 遍历钢轨 截面所有外部可激励节点, 选取出了距质心最近的外部可激励节点(图 9), 即 69 号与 122 号节点为模态组合 11 的最佳激励位置, 圆圈所在位置节点, 细节如图 10 所示。



图 9 模态组合 11 最佳激励节点





图 10 图 9 局部放大图 Fig. 10 Partial enlarged drawing of figure 9

3.3 激励算法小结

通过 OME 算法清晰直观地给出模态组合 11 的最佳 激励方向和最佳激励位置。该方法适用于任何激励频率 下所有模态最佳激励方向和位置的确定,同时为实际钢 轨健康监测过程提供了理论指导基础。

表 3 所示为 50 kHz 激励频率下能产生可累积二次 谐波模态组合的最佳激励方向和位置,其中部分模态需 要在两个或 3 个节点处同时激励。对比不同模态的最佳 激励节点发现一些模态具有相同的激励位置,是因为这 些模态的最大振幅位置位于轨头或轨底等远离可激励节 点处,而为保障列车安全运行只在可激励节点处安装探 头,轨腰处的激励节点不受影响。

表 3 50 kHz 下模态组合的最佳激励方向、位置

 Table 3 Optimal excitation direction and position for modal combinations at 50 kHz

模态组合	基频相速度(m·s ⁻¹)	最佳激励方向	最佳激励节点
1	2 547	у	61,27
2	2 578	у	27,61
3	2 801	у	13,20
4	2 952	у	20,13
5	3 003	у	61,27
6	3 019	x	61,27
7	3 055	x	27
8	3 091	x	61,27
9	3 316	у	61
10	3 623	у	27,61
11	3 807	у	69,122
12	4 125	у	22,13
13	4 254	x	61,27
14	5 011	x	70,85,109
15	5 382	У	27,61
16	6 116	z	81

4 仿真及实物实验验证

采用有限元仿真软件设计仿真实验以及实验室现场 实验两种方法对上述提出的算法进行验证。

4.1 仿真实验

以我国高速铁路铺设的无缝钢轨 CHN60 为研究对象,建立长为3000mm的有限元模型。设置仿真材料如表1所示。激励信号采用中心频率f=50kHz 汉宁窗调制的10周期正弦信号,如图11所示。有限元划分钢轨的网格大小L。需满足式(38):



其中, λ_{\min} 为声波最小波长, 计算得 λ_{\min} = 103.8 mm, $L_e \leq 5.19$ mm, 采用裂纹附近网格细化的方法划分网格, 大网格尺寸 5 mm, 小网格尺寸 0.5 mm, 网格类型为六面 体, 通过删除网格的方法制造微裂纹, 删除一个网格即制 造了 0.5 mm×0.5 mm×0.5 mm 大小的裂纹。在轨腰处 设置裂纹, 裂缝的位置与图 4 的相同, 轨腰位置网格划分 如图 12 所示。



图 12 仿真模型 Fig. 12 Simulation model

模态组合 11 激励位置采用图 10 计算出的 122 和 69 号节点,激励方向为 y 方向,在距钢轨左端 1 000 mm 处 设置激励点,接收节点与激励节点在同一水平线上,接收 方向与激励方向一致。设置接收节点与激励节点的距离 逐渐增加,最大接收位置距激励节点 600 mm,激励点和 距离激励点 600 mm 的接收点在钢轨中所处位置如图 13 所示。模态组合 1 最佳激励位置为 27、61 号节点,激励 方向为 y 方向,激励与接收点之间距离的设置同上。





1) OME 算法验证

为证明裂纹的存在对最优模态的提取不存在影响, 分别仿真了是否存在裂纹的两个有限元模型,此处激励 与接收点之间的距离为 600 mm。

模态组合 11 检测轨腰处裂纹时,仿真接收到的时域 信号如图 14 所示,轨腰处删除 4 个网格,即裂纹长度为 2 mm,对比这两个信号发现,损伤模型时域信号幅值小 于无损模型,可见裂纹的存在对信号传播有衰减作用, 即裂纹的存在影响了导波传播。提取无损模型接收信 号第 1 波包的峰值点时刻,根据式(39)计算得仿真群 速度为 3 868.1 m/s。图 15 所示为图 14 虚线放大图, 即模态组合 11 损伤模型时域信号。同样提取第 1 波包 的峰值点时刻,根据式(39)计算得仿真传播的群速度 为 3 567.4 m/s。

$$v_g = \frac{s}{\Delta t} = \frac{s}{t_2 - t_1} \tag{39}$$

式中: *t*₁ 为激励信号的峰值点时刻,为 0.000 104 95 s; *t*₂ 为接收信号第1 波包的峰值点时刻。





Fig. 14 Time domain signals of modal combination 11

模态组合1检测轨腰处裂纹,其无损模型与损伤模型仿真接收到的时域信号如图16所示,分别提取接收信号第1波包峰值点时刻,根据式(39)计算得无损模型仿真群速度为2440.8 m/s,损伤模型仿真群速度为2558.9 m/s。

表 4 所示为模态组合 11 和模态组合 1 的两种模型 的理论群速度与仿真群速度对比,从表 4 可以看出,相对 误差都在 7% 以内,由此验证了裂纹的存在对最优模态的 提取不存在影响。





domain signal





表 4 仿真与理论群速度 Table 4 Simulation and theoretical group speeds

模态 组合	有限元 模型	理论群速度/ (m·s ⁻¹)	仿真群速度/ (m·s ⁻¹)	相对误差/ %
11	无损模型	3 807	3 868.1	1.60
11	损伤模型	3 807	3 567.4	6. 29
1	无损模型	2 547	2 440. 8	4. 17
1	损伤模型	2 547	2 558.9	0. 47

对比图 14 和 16 损伤模型与无损模型时域信号可以 看出,与模态组合 1 相比模态组合 11 中损伤模型的时域 信号幅值远低于无损模型,这是因为模态组合 11 的激励 节点位于轨腰处而模态组合 1 激励节点靠近轨底部分远 离裂纹,因此模态组合 11 在钢轨传播过程中受裂纹影响 更大。与图 5 所得模态组合 1 大于模态组合 11 的裂纹 衰减度这一结论一致。

验证了模态组合 11 和模态组合 1 的最优激励算法, 通过对比分析无损模型与损伤模型的仿真结果,发现裂 纹的存在影响波包的峰值。对比仿真群速度与理论群速 度发现,两者群速度非常接近,相对误差在一定范围内, 证明 OME 算法的有效性。

2) 可累积性验证

为验证模态组合 11 和模态组合 1 的二次谐波可累积,模拟仿真损伤模型(轨腰处删除 4 个网格,即裂纹长为 2 mm)激励和接收节点间的传播距离逐渐增加。

将时域信号的第 1 波包做快速傅里叶变换(fast Fourier transform, FFT)进行频域分析,两者的对数幅频曲 线如图 17 所示,从图 17 可以看出,除激励信号中心频率 分量 50 kHz 外,还出现了二次谐波 100 kHz 频率分量。 二次谐波是非线性超声的典型特征。提取基波和二次谐 波幅值代入式(23),计算随传播距离增加对应的相对非 线性系数 β ,如图 18 所示。由图 18 可知, β 均随距离的增 加而逐渐增大,说明模态组合 11 与模态组合 1 都能产生 可累积二次谐波。且模态组合 11 的 β 值大于模态组合 1,这与表 2 中模态组合 11 的二次谐波幅值系数大于模态 组合 1 结果一致。



图 17 频域图









3)裂纹敏感度验证

为判断哪对模态组合对轨腰处裂纹敏感度较强,分别用模态组合 11 与模态组合 1 对轨腰处裂纹进行仿真 识别,进一步验证 SOCSM 算法。

模拟仿真微裂纹由 0.5 mm 逐渐扩展为 3 mm,选择 距离激励节点 600 mm 的位置接收信号,将采集到的时域 信号第一波包进行 FFT 处理,分别求得两个模态在不同 裂纹下的 β ,如图 19 所示。从图 19 可以看出,模态组 合 11 的 β 随裂纹生长在逐渐增加,而模态组合 1 的 β 随 裂纹生长几乎稳定在一个值附近。与此同时,模态组合 1 的 β 要小于模态组合 11 的 β 。由此可见模态组合 11 对 位于轨腰处的裂纹较为敏感,模态组合 11 更适合检测识 别轨腰处裂纹。



图 19 相对非线性系数随裂纹生长曲线



4.2 实 验

为验证理论推导及仿真结果的准确性,搭建了钢轨 实验平台,钢轨型号为 CHN60,轨长 2 170 mm。实验系 统框图如图 20 所示。非线性超声测试系统如图 21(a) 所示,实验钢轨如图 21(c)所示,通过在钢轨轨腰处粘贴 不同重量的质量块模拟裂纹生长,质量块如图 21(d)所 示,等级从小到大分别模拟裂纹以 0.5 mm 的间隔从 0.5 mm 生长到 3 mm 的过程。



Fig. 20 Experimental system block diagram

实验采用中心频率为 50 kHz 的汉宁窗调制的 10 周 期正弦信号作为激励信号,如图 21(b)所示。激励探头 距离钢轨最近端 66 mm,激励、接收方式采用 3.3 节所确 定的方式,激励探头与接收探头之间的距离逐渐增加,最 大接收位置距激励探头 600 mm,进行 OME 算法验证以 及裂纹敏感度验证时接收探头距激励探头 600 mm。



1) OME 算法验证

图 22 所示为采用模态组合 1 激励接收时接收探头 所接收信号,无损伤为没有粘贴质量块所接收信号(无损 钢轨),损伤为粘贴4级质量块所接收信号(裂纹长为 2 mm 的损伤钢轨)。分别提取这两个信号第1波包的 峰值点时刻,根据式(39)计算得无损情况下导波传播 的群速度为2548.9 m/s,与理论群速度2547 m/s相比 相对误差为 0.07%, 损伤情况导波传播的群速度为 2551.0 m/s,相对误差为 0.16%。



Fig. 22 Time domain diagram of modal combination 1

图 23 所示为采用模态组合 11 激励接收时接收探头 所接收信号,其中无损伤为没有粘贴质量块所接收信号, 损伤为粘贴4级质量块所接收到的信号。分别提取这两 个信号第1波包的峰值点时刻,根据式(39)计算得无损 情况下导波传播的群速度为3807.1 m/s,与理论群速度 3807 m/s 一致,损伤情况导波传播的群速度为3460.2 m/s, 相对误差为 9.11%。由此证明 OME 算法能准确激励出

所需模态,且裂纹的存在并不影响模态的提取。对比图 22 和 23 发现,损伤钢轨时域信号的幅值均小于无损钢 轨,可见裂纹的存在对信号传播有衰减作用,即裂纹的存 在影响了导波传播。与理论和仿真结果一致。



Time domain diagram of modal combination 11 Fig. 23

2) 可累积性验证

在轨腰处粘贴4级质量块,同时激励和接收探头之 间的传播距离逐渐增加。将时域信号的第1波包做 FFT 处理,两种模态组合的对数幅频曲线如图 24 所示,从 图 24 可以看出,既有激励信号中心频率 50 kHz,又有二 次谐波 100 kHz 频率成分。提取基波和二次谐波幅值代 入式(23),计算随传播距离增加对应的β,如图 25 所 示。由图 25 可知,β均随距离的增加而逐渐增大,说明模 态组合11与模态组合1都能产生可累积二次谐波。且模 态组合11的β值大于模态组合1,与理论以及仿真结果 一致。



3)裂纹敏感度验证

逐步更换粘贴不同等级的质量块(在同一位置),模 拟裂纹由 0.5 mm 逐步生长到 3 mm,选择距离激励节点 600 mm 的位置接收信号,将采集到的时域信号第1波包 进行 FFT 分析,分别求得两个模态在不同裂纹下的 β ,如 图 26 所示。



图 25 相对非线性系数随传播距离变换曲线

Fig. 25 Relative nonlinear coefficient with propagation distance





从图 26 可以看出,模态组合 11 随裂纹生长 β 在逐 渐增加,而模态组合 1 随裂纹生长β几乎稳定在一个值附 近。由此可见模态组合 11 对位于轨腰处的裂纹较为敏 感,模态组合 11 更适合检测识别轨腰处裂纹。与理论结 果和仿真结果一致。

5 结 论

为利用非线性超声导波选取并激励出对钢轨中某一 特定位置裂纹较为敏感的导波模态,提出了 SOCSM 算 法,确立了3个指标以提取对裂纹最敏感的导波模态组 合;提出了 OME 算法,确定了导波模态组合的最佳激励 方向与最佳激励位置。

创建轨腰处裂纹,用裂纹敏感模态选取算法选取出 对轨腰裂纹敏感的模态组合 11,为对比验证,选取对轨 腰裂纹不敏感的模态组合 1。根据 OME 算法确定激励 方式,设计仿真实验与实物实验,结果表明,1)在 OME 算 法所确定方向和位置激励,能激励出模态组合 11 和模态 组合1,仿真群速度与理论群速度均在一定误差范围内。 2)裂纹的存在会影响导波传播,导播传播路径越靠近裂 纹所受影响越大,即幅值衰减越大。3)模态组合11和模 态组合1均能够产生可累积的二次谐波,且模态组合11 的相对非线性系数较大,与理论求解的幅值系数中模态 组合11较大结果一致。4)经过分析相对非线性系数随 裂纹生长的变化趋势发现,模态组合11对轨腰处裂纹的 微小变化非常敏感,而模态组合1对轨腰处裂纹的变化 及其不敏感。

参考文献

- [1] 焦彬洋,王军平,蒋俊,等.钢轨打磨对轨面疲劳裂 纹扩展的影响[J].中国铁路,2022,61(4):86-91.
 JIAO B Y, WANG J P, JIANG J, et al. Effect of rail grinding on the expansion of fatigue cracks in rail surface[J]. China Railway, 2022,61(4): 86-91.
- [2] 苏宝贵.论钢轨铣磨替代传统打磨的必要性[J].中 国设备工程,2022,38(12):110-112.
 SU B G. On the necessity of replacing traditional grinding by rail milling [J]. China Equipment Engineering, 2022,38(12):110-112.
- [3] 沈意平,吴迪,张博南,等.钢轨裂纹导波检测的柔性压电复合材料传感技术研究[J].仪器仪表学报,2021,42(11):62-70.

SHEN Y P, WU D, ZHANG B N, et al. Research on flexible piezoelectric composite material sensing technology for rail crack guided wave detection [J]. Chinese Journal of Scientific Instrument, 2021,42(11): 62-70.

- [4] 梁柯欣.基于振动声调制的钢轨疲劳微裂纹损伤评价[D].北京:北京交通大学,2021.
 LIANG K X. Evaluation of rail fatigue microcrack damage based on vibration sound modulation [D]. Beijing: Beijing Jiaotong University, 2021.
- [5] ZHAN Y, LI F, CAO P, et al. Generation mechanism of nonlinear ultrasonic Lamb waves in thin plates with randomly distributed micro-cracks [J]. Ultrasonics, 2017,79(4):60-67.
- [6] ZHU W, XU Z, XIANG Y, et al. Nonlinear ultrasonic detection of partially closed cracks in metal plates using static component of lamb waves [J]. NDT & E

International, 2021, 124(12): 102538.

- [7] WANG K, LIU M, SU Z, et al. Analytical insight into "breathing" crack-induced acoustic nonlinearity with an application to quantitative evaluation of contact cracks[J]. Ultrasonics, 2018,88(5):157-167.
- [8] 门平, 董世运, 康学良, 等. 材料早期损伤的非线性超声诊断[J]. 仪器仪表学报, 2017, 38(5): 1101-1118.

MEN P, DONG SH Y, KANG X L, et al. Nonlinear ultrasonic diagnosis of early material damage [J]. Chinese Journal of Scientific Instrument, 2017, 38(5): 1101-1118.

[9] 吴荣兴,李建中,于兰珍,等. 兰姆波飞机结冰传感 器的最佳工作模态研究[J]. 工业安全与环保, 2016, 42(7):8-10.

WU R X, LI J ZH, YU L ZH, et al. Study on the optimal operating mode of the Lamb wave aircraft icing sensor [J]. Industrial Safety and Environmental Protection, 2016,42(7):8-10.

 [10] 许西宁,叶阳升,江成,等.钢轨应力检测中超声导 波模态选取方法研究[J].仪器仪表学报,2014, 35(11):2473-2483.

> XU X N, YE Y SH, JIANG CH, et al. Research on ultrasonic guided waves mode selection method in rail stress detection [J]. Chinese Journal of Scientific Instrument, 2014,35(11):2473-2483.

- [11] XING B, YU Z, XU X, et al. Mode selection model for rail crack detection based on ultrasonic guided waves[J]. Shock and Vibration, 2020(9):1-19.
- [12] VEIT G, BÉLANGER P. An ultrasonic guided wave excitation method at constant phase velocity using ultrasonic phased array probes [J]. Ultrasonics, 2020, 102(3):106039.
- [13] KHALILI P, CAWLEY P. Excitation of single-mode lamb waves at high-frequency-thickness products [J].
 IEEE Transactions on Ultrasonics, Ferroelectrics, and Frequency Control, 2016,63(2):303-312.
- [14] NIU X, DUAN W, CHEN P, et al. Excitation and propagation of torsional T(0,1) mode for guided wave testing of pipeline integrity [J]. Measurement, 2019,

131(8):341-348.

[15] 廖林,袁懋诞,纪轩荣,等.钢轨中高频超声导波单模态激励技术研究[J]. 机械工程学报,2021,57(18):23-31.
LIAO L, YUAN M D, JI X R, et al. Research on high

frequency ultrasonic guided waves unimodal excitation technique in steel rails [J]. Journal of Mechanical Engineering, 2021,57(18):23-31.

- [16] 胡辰阳,陈嵘,江文强,等.钢轨中超声导波模式激励方法研究[J].铁道学报,2023,45(2):93-99.
 HU CH Y, CHEN R, JIANG W Q, et al. Study on the excitation method of ultrasonic guided waves mode in steel rails [J]. Journal of Railways, 2023, 45(2): 93-99.
- [17] 中华人民共和国铁道部.中华人民共和国铁道行业标 准:TB/T 1778—2010[S].北京:中国铁道出版社, 2010.
 Ministry of Railways of the People's Republic of China.

Steel rails part 1: 43 kgm to 75 kgm rails:TB/T 2344. 1— 2020 [S]. Beijing: State Railway Bureau, 2010.

- [18] 许西宁,郭保青,余祖俊,等. 半解析有限元法求解 钢轨中超声导波频散曲线[J]. 仪器仪表学报, 2014, 35(10):2392-2398.
 XU X N, GUO B Q, YU Z J, et al. Solving ultrasonic guided waves dispersion curves in steel rails by semi analytic finite element method [J]. Chinese Journal of
- [19] NIU X, ZHU L, YU Z. The effects of stress on second harmonics in plate-like structures [J]. Applied Sciences, 2020,10(15):5124.

Scientific Instrument, 2014, 35(10): 2392-2398.

- [20] MULLER M F, KIM J Y, QU J, et al. Characteristics of second harmonic generation of Lamb waves in nonlinear elastic plates [J]. The Journal of the Acoustical Society of America, 2010,127(4):2141-2152.
- [21] WANG C, ZHANG W, WANG H. Experimental study on crack detection at bolt hole edge in rail joint using the third harmonic [J]. Journal of Physics. Conference Series, 2020,1676(1):12177.
- [22] 许西宁. 基于超声导波的无缝线路钢轨应力在线监测 技术应用基础研究[D]. 北京:北京交通大学, 2014.

XU X N. Basic research on the application of ultrasonic guided waves online stress monitoring technology for seamless line rails [D]. Beijing: Beijing Jiaotong University, 2014.

作者简介



杨文林,2021年于北京交通大学获得 学士学位,现为北京交通大学硕士研究 生,主要研究方向为非线性超声导波检测 技术。

E-mail: 21121281@ bjtu. edu. cn

Yang Wenlin received her B. Sc. degree from Beijing Jiaotong University in 2021. She is currently a M. Sc. candidate at Beijing Jiaotong University. Her main research interest includes nonlinear ultrasound guided waves detection technology.



史红梅,1994年于北京交通大学获得学 士学位,1997年于北京交通大学获得硕士学 位,2012年于北京交通大学获得博士学位, 现为北京交通大学教授,主要研究方向为轨 道交通安全状态检测与监测技术。

E-mail: hmshi@ bjtu. edu. cn

Shi Hongmei received her B. Sc., M. Sc., and Ph. D. degrees all from Beijing Jiaotong University in 1994, 1997, and 2012, respectively. She is currently an associate professor at Beijing Jiaotong University. Her main research interest includes measurement and monitoring technology for rail transportation safety.



牛笑川(通信作者),2014 年于北京交 通大学获得学士学位,2021 年于北京交通大 学获得博士学位,现为北京交通大学讲师, 主要研究方向为无损评估、非线性超声检测 和高速铁路基础设施检测技术。

E-mail: xchniu@ bjtu. edu. cn

Niu Xiaochuan (Corresponding author) received his B. Sc. and Ph. D. degrees both from Beijing Jiaotong University in 2014 and 2021, respectively. He is currently a lecturer at Beijing Jiaotong University. His main research interests include nondestructive evaluation, nonlinear ultrasonic testing and testing technology for high-speed railway infrastructure.