DOI:10.16450/j.cnki.issn.1004-6801.2022.02.004

悬架系统振动特性的非平稳虚拟激励法研究*

张步云¹, 戴 涛¹, TAN Chin-An², 李 江³, 张 勇³, 李 韶 华⁴ (1.江苏大学汽车工程研究院 镇江,212013) (2.韦恩州立大学机械工程学院 底特律,48202) (3.南京金龙客车制造有限公司 南京,210000)

(4. 石家庄铁道大学省部共建交通工程结构力学行为与系统安全国家重点实验室 石家庄,050043)

摘要 传统时频分析法在分析悬架系统非平稳随机振动时难以同时提高时频分辨率,无法精确分析其时频特性。 针对非平稳虚拟激励法的关键问题,构造了一种新型非均匀调制函数,以提高悬架系统垂向振动特性的分析精度。 利用该非均匀调制函数,建立车辆单轮非平稳虚拟激励通用模型;基于协方差等效法,解决前后轮变时差问题;建立 1/2车辆动力学模型,求得车辆垂向加速度演变功率谱,获得高分辨率时频分布。仿真分析了匀速和变速两种行驶 工况下悬架振动特性,并经过整车试验验证得到结论:车辆非平稳行驶时,速度的增加将扩大共振区范围。该特性 可为提高车辆行驶平顺性提供理论参考。

关键词 非平稳随机振动;虚拟激励法;非均匀调制函数;振动特性;时频分析 中图分类号 O324;U461.4;TH113.1

引 言

平顺性作为车辆行驶品质评判标准以及司乘人员体验的重要特性,受到越来越多的关注。既往研究多集中于车辆悬架系统振动特性^[13]的分析与优化,主要针对车辆匀速行驶工况下悬架系统的频响函数进行分析。许多情况下,车辆都是非匀速行驶的,此时悬架系统的振动为非平稳随机过程,研究对象及其分析方法都与平稳随机过程显著不同。

通常采用时频分析方法对非平稳随机振动进行 分析,但传统时频分析方法大都存在一定的局限性。 如短时傅里叶变换(short time Fourier transform,简称 STFT)^[45]通过选择时频局部化的窗函数,提取 非平稳信号中有限时间宽度内的平稳信号,从而得 到时变功率谱,但STFT无法同时在时间与频率分 辨率上达到最优。小波变换^[68]是空间(时间)和频 率的局部变换,通过伸缩平移等运算对函数或信号 进行不同尺度的细化分析,反映了整个信号的时间 频谱特性,但缺乏时间局部性,难以确定奇异点发生 的时间和分布情况。希尔伯特-黄变换^[911]利用经验 模态分解方法将给定的信号分解并进行希尔伯特变 换,得到相应的希尔伯特谱后进行整理得到总谱,但 是该方法无合理的物理意义。Prestley^[12]提出的演 变谱理论能有效避免上述时频分析方法带来的问

题,得到了比较广泛的研究。在演变谱理论中,非均 匀调制函数是使平稳随机过程转化成非平稳随机过 程的关键。周广东等[13]基于小波变换原理推导了非 平稳随机脉动风的非均匀调制函数,建立了时变功 率谱估计的小波函数加权和法来进一步理解强风的 随机脉动特征。范增磊[14]通过广义谐和小波,推导 了非平稳过程演变功率谱的非均匀调制函数估计公 式,并分析了Bouc-Wen系统的非平稳响应。研究 表明,非均匀调制函数作为演变功率谱中的重点,推 导过程较为复杂,不具有工程应用的普遍性,目前只 在土木、地震、阵风等少数领域有一些深入的研究, 在其他领域振动结构模型中少有适用的非均匀调制 函数。演变功率谱理论在求解大型振动系统多输入 多输出问题中,需要生成许多离散频点的矩阵进行 连乘和多重积分,计算极为复杂。对此,文献[15-17]从实际工程问题出发,对演变谱理论的求解方法 进行改进,提出求解结构非平稳随机响应的虚拟激 励法,简称非平稳虚拟激励法。该方法将复杂的非 平稳随机激励转变成虚拟简谐激励,易于理解与计 算,且理论上足够精确。在该方法中,只需要确定非 均匀调制函数,即可快速求解得到演变功率谱,大大 节省了计算时间,已在工程领域广泛运用[18-22]。但 截至目前,在车辆非平稳随机振动最为关注的时频 域分析领域中,非平稳虚拟激励的非均匀调制函数

^{*} 国家自然科学基金资助项目(51705205);江苏省政府留学奖学金资助项目(JS-2019-190);省部共建交通工程结构力 学行为与系统安全国家重点实验室开放课题资助项目(KF2021-14) 收稿日期:2020-07-07;修回日期:2020-10-10

还没有明确的表达式,虚拟激励法这方面的应用在 文献中仍较少出现。

笔者基于白噪声谐波叠加法推导了非平稳虚拟 路面激励的非均匀调制函数表达式,由此得到单轮 路面非平稳虚拟激励。利用协方差等效法,解决车 辆非匀速行驶时前后轮之间的变时差问题,得到后 轮非平稳虚拟激励。将前后轮非平稳虚拟激励代入 动力学方程,利用精细积分法计算求得车辆垂向加 速度时域-频域三维演变功率谱,并将演变功率谱与 STFT方法求得的时频功率谱进行比较来验证其正 确性。最后对车辆匀速/非匀速两种行驶工况下车 辆垂向振动响应共振区的动态特性进行分析比较, 并以样车在不同加速度路面激励下的四立柱台架试 验对仿真结果进行验证。

1 非平稳随机过程的建模

1.1 非平稳虚拟激励法

在非平稳随机振动中,可通过非均匀调制函数 和 Riemann-Stirltjes 函数^[12]将自谱为 $S_{xx}(\omega)$ 的零均 值平稳随机过程 $x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{i\omega t} d\alpha(\omega)$ 转化为非平稳 随机过程

$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} A(\omega, t) e^{i\omega t} d\alpha(\omega)$$
 (1)

其中:A(ω,t)为非均匀调制函数。

 $\alpha(\omega)$ 满足

 $E\left[\mathrm{d}\alpha^{*}(\omega_{1})\mathrm{d}\alpha(\omega_{2})\right] = S_{xx}(\omega_{1})\delta(\omega_{2}-\omega_{1})\mathrm{d}\omega_{1}\mathrm{d}\omega_{2}$ (2)

其中:δ为Dirac函数;*表示共轭。

f(t)的演变功率谱 $S_{f}(\omega, t)$ 可表示为

$$S_{ff}(\boldsymbol{\omega},t) = |A(\boldsymbol{\omega},t)|^2 S_{xx}(\boldsymbol{\omega})$$
(3)

若通过虚拟激励法^[16]构造非平稳虚拟激励

$$\tilde{f}(t) = A(\omega, t) \sqrt{S_{xx}(\omega)} e^{i\omega t}$$
(4)

则可以利用 $\tilde{f}(t)$ 的复共轭相乘得到与式(3)相同的 非平稳激励演变功率谱

$$S_{\tilde{f}}(\boldsymbol{\omega},t) = \tilde{f}^*(\boldsymbol{\omega},t) \tilde{f}(\boldsymbol{\omega},t) = S_{ff}(\boldsymbol{\omega},t) \quad (5)$$

将式(4)中的非平稳虚拟激励作为输入,代入不同的振动系统模型,求解后得到非平稳虚拟响应 $\tilde{y}(\omega,t)$,再利用复共轭相乘得到非平稳响应的演变 功率谱 $S_{\bar{y}\bar{y}}(\omega,t)$ 。由式(3)~(5)可以看出,只要得 到非均匀调制函数 $A(\omega,t)$,就可通过虚拟激励法求 出系统响应的演变功率谱密度。但在绝大多数的振 动系统中,推导非均匀调制函数的过程较为复杂。 下面将推导车辆在非平稳随机运行过程中,适用于 路面非平稳随机激励的非均匀调制函数。

1.2 非均匀调制函数

通常以空间域功率谱密度 G_q(n)来描述路面不 平度^[23]的统计特性,其表达式为

$$G_q(n) = G_q(n_0)(n/n_0)^{-\varsigma}$$
(6)

其中:n为空间频率; $n_0 = 0.1 \text{ m}^{-1}$ 为参考空间频率; $G_q(n_0)$ 为路面不平度系数; ς 为分级路面谱的频率 指数,通常取2。

利用空间频率 n 和空间角频率 Ω 的关系 $\Omega = 2\pi n$,并给定空间截止角频率 Ω_c ,可以将式(6)写成

 $G_q(\Omega) = (2\pi)^2 G_q(n_0) n_0^2 / (\Omega^2 + \Omega_c^2)$ (7) 求出空间频率响应函数 $H(\Omega)$

$$H(\Omega) = \sqrt{\frac{G_q(\Omega)}{G_w(\Omega)}} = \frac{2\pi n_0 \sqrt{G_q(n_0)}}{\Omega_c + j\Omega} \qquad (8)$$

其中: $G_W(\Omega)$ 为白噪声 W(s(t))的功率谱密度,s(t)为车辆行驶路程。

在式(8)两端同时进行空间频率下的傅里叶逆 变换,展开后得到微分方程为

 $\dot{q}(s(t)) + \Omega_{c}q(s(t)) = 2\pi n_{0}\sqrt{S_{q}(n_{0})} W(s(t))$ (9) 其中: W(s(t)) 为参数化白噪声。

W(s(t))无法直接用于数值计算。笔者利用 W(s(t))和 $W(t)/\sqrt{\dot{s}(t)}$ 的协方差等效^[24],即

$$E\left[W(s(t_1))W(s(t_2))\right] = \delta(s(t_2) - s(t_1)) = \delta(t_2 - t_1) \left[W(t_1)W(t_2)\right]$$

$$\frac{\delta(t_2 - t_1)}{\dot{s}(t_1)} = E\left[\frac{W(t_1)}{\sqrt{\dot{s}(t_1)}}\frac{W(t_2)}{\sqrt{\dot{s}(t_2)}}\right]$$
(10)

将式(9)改写为

$$\dot{q}(t) + \dot{s} 2\pi n_c q(t) = 2\pi n_0 \sqrt{S_q(n_0)} \dot{s} W(t)$$
 (11)

式(11)中的q(t)即为单轮滤波白噪声法生成的时域非平稳随机路面激励。

根据非平稳虚拟激励法的定义式(4),构造白噪 声虚拟激励

$$\tilde{f}(\omega, t) = A(\omega, t) \sqrt{S_{xx}(\omega, t)} e^{i\omega t} = A(\omega, t)\tilde{x}(\omega, t)$$
(12)

作为路面时变系统的虚拟输入,得到路面系统的虚 拟输出为

$$\tilde{q}(\omega, t) = A(\omega, t) \tilde{W}(\omega, t) =$$

$$A(\omega, t) \sqrt{S_{WW}(\omega, t)} e^{i\omega t}$$
(13)
将式(12)和式(13)代人式(11),得到

 $\mathrm{d}\tilde{q}(\omega,t)/\mathrm{d}t + 2\pi n_{c}v(t)\tilde{q}(\omega,t) =$ (14)

$$2\pi n_0 \sqrt{S_q(n_0)v(t)} \tilde{W}(\omega, t)$$
⁽¹⁴⁾

代入全部参数,得

$$\frac{\mathrm{d}(A(\omega,t))}{\mathrm{d}t}\sqrt{S_{WW}(\omega)}\,\mathrm{e}^{\mathrm{i}\omega t} + A(\omega,t)\,\mathrm{i}\omega\sqrt{S_{WW}(\omega)}\,\mathrm{e}^{\mathrm{i}\omega t} + 2\pi n_c v(t)A(\omega,t)\,\sqrt{S_{WW}(\omega)}\,\mathrm{e}^{\mathrm{i}\omega t} =$$

$$d(A(\omega,t))/dt + (i\omega + 2\pi n_c v(t))A(\omega,t) =$$

$$2\pi n_0 \sqrt{S_q(n_0)v(t)} \tag{16}$$

令 $i\omega + 2\pi n_c v(t) = P(\omega, t), 2\pi n_0 \sqrt{S_q(n_0)v(t)} =$ Q(ω, t),则式(16)可表示为

$$d(A(\omega, t))/dt + P(\omega, t)A(\omega, t) = Q(\omega, t)$$
 (17)
式(17)为一阶微分方程,求解得到车辆单轮非

平稳虚拟激励法的非均匀调制函数为
$$A(\omega, t) = Ce^{-\int P(\omega, t)dt} + e^{-\int P(\omega, t)dt} \int Q(\omega, t)e^{\int P(\omega, t)dt} dt =$$

$$\mathrm{e}^{-\int (\mathrm{i}\omega + 2\pi n_{v}v(t))\mathrm{d}t} \int \left(2\pi n_{0}\sqrt{S_{q}(n_{0})v(t)}\right) \mathrm{e}^{\int (\mathrm{i}\omega + 2\pi n_{v}v(t))\mathrm{d}t} \mathrm{d}t + C$$
(18)

其中:C为常数,由初始条件决定。

利用式(10)和式(18)求得单轮非平稳虚拟激励 通用模型 $\tilde{q}(\omega, t)$,即

$$\tilde{q}(\boldsymbol{\omega},t) = \mathrm{e}^{-\int (\mathrm{i}\boldsymbol{\omega}+2\pi n_{v}\boldsymbol{\upsilon}(t))\mathrm{d}t} \left[\int \left(2\pi n_{0} \sqrt{S_{q}(n_{0})\boldsymbol{\upsilon}(t)} \right) \times \mathrm{e}^{\int (\mathrm{i}\boldsymbol{\omega}+2\pi n_{v}\boldsymbol{\upsilon}(t))\mathrm{d}t} \mathrm{d}t + C \right] \sqrt{S_{WW}(\boldsymbol{\omega},t)} \, \mathrm{e}^{\mathrm{i}\boldsymbol{\omega}t}$$
(19)

2 后轮非平稳虚拟激励

车辆直线行驶时前后轮所经历的路面完全相同,时差记为 τ 。当匀速行驶时, τ 为常数。根据前轮虚拟白噪声 $\tilde{W}_{f} = \tilde{W}(\omega, t)$,可得到后轮的虚拟白噪声 $\tilde{W}_{r} = \tilde{W}(\omega, t - \tau)$,代入式(18)即可得到后轮路面非平稳虚拟激励的非均匀调制函数 $A_{r}(\omega, t)$ 。

但当车辆非匀速行驶时,r(t)将随着车速变化 而变化,此时后轮激励方程为

 $\dot{\tilde{q}}_r(\omega,t) + \dot{s}2\pi n_c \tilde{q}_r(\omega,t) =$

$$2\pi n_0 \sqrt{S_q(n_0)} \dot{s} \, \tilde{W}(\omega, t - \tau(t)) \tag{20}$$

由于后轮白噪声虚拟激励输入 $\tilde{W}(\omega, t - \tau(t))$ 亦为参数化虚拟白噪声,仍利用协方差等效法将其 转化。 $\tilde{W}(\omega, t - \tau(t))$ 的协方差为

$$E\Big[\tilde{W}(\omega, t_1 - \tau(t_1))\tilde{W}(\omega, t_2 - \tau(t_2))\Big] = \\ \frac{\delta(\omega, (t_1 - \tau(t_1)) - (t_2 - \tau(t_2)))}{\frac{\delta(\omega, (t_1 - \tau(t_1)) - (t_2 - \tau(t_2)))}{d(\omega, t_1 - \tau(t_1))/dt}}$$
(21)

$$\frac{W(\omega, t - \tau(t))}{\sqrt{\mathrm{d}(\omega, t - \tau(t))/\mathrm{d}t}}$$
的协方差为
$$E\left[\frac{\tilde{W}(\omega, t_1 - \tau(t_1))}{\sqrt{\mathrm{d}(\omega, t_1 - \tau(t_1))/\mathrm{d}t}}\frac{\tilde{W}(\omega, t_2 - \tau(t_2))}{\sqrt{\mathrm{d}(\omega, t_2 - \tau(t_2))/\mathrm{d}t}}\right] =$$

$$\frac{\delta(\omega, (t_1 - \tau(t_1)) - (t_2 - \tau(t_2)))}{d(\omega, t_1 - \tau(t_1))/dt}$$
(22)

式(21)与式(22)等效,因此式(20)可写为

 $\dot{\tilde{q}}_r(\omega, t) + \dot{s}2\pi n_c \tilde{q}_r(\omega, t) =$

$$2\pi n_0 \sqrt{S_q(n_0)\dot{s}} \,\tilde{W}(\omega,t)/\sqrt{t-\tau(t)} \quad (23)$$

将 $\tilde{W}(\omega, t) = \sqrt{S_{WW}(\omega, t)} e^{i\omega t}, \tilde{q}_r(\omega, t) = A_r(\omega, t) \cdot \tilde{W}(\omega, t)$ 代人式(23),可以求得后轮非均匀调制函数 $A_r(\omega, t)$ 和路面非平稳虚拟激励 $\tilde{q}_r(\omega, t)$ 。

3 车辆非平稳随机振动响应

3.1 1/2车辆动力学模型

图 1 所示为 1/2 车辆悬架系统模型,其中:车身 质量为 m_c ;俯仰转动惯量为 J_c ;前后轮到车身质心的 距离分别为a,b;前后轮质量分别为 m_a,m_a ;前后悬 架弹簧刚度分别为 k_1,k_2 ;阻尼系数分别为 c_1,c_2 ;前后 轮胎刚度分别为 k_a,k_a 。路面垂向位移分别为 q_1,q_2 ; 前后车轮的垂向位移坐标分别为 z_a,z_a ;车身质心的 垂向位移坐标为 z_c ;俯仰角为 φ_c 。坐标原点选在各 自平衡位置,行使方向如图中箭头所示。





$$\begin{split} \boldsymbol{M} \ddot{\boldsymbol{z}} + \boldsymbol{C} \dot{\boldsymbol{z}} + \boldsymbol{K} \boldsymbol{z} = \boldsymbol{Q} \quad (25) \\ \boldsymbol{\Xi} \ \boldsymbol{\psi} \ : \ \ddot{\boldsymbol{z}} = [\ \ddot{\boldsymbol{z}}_c \ \ \ddot{\boldsymbol{\varphi}}_c \ \ \ddot{\boldsymbol{z}}_{l1} \ \ \ddot{\boldsymbol{z}}_{l2}]^{\mathrm{T}}; \ \dot{\boldsymbol{z}} = [\ \dot{\boldsymbol{z}}_c \ \ \dot{\boldsymbol{\varphi}}_c \ \ \dot{\boldsymbol{z}}_{l1} \ \ \dot{\boldsymbol{z}}_{l2}]^{\mathrm{T}}; \\ \boldsymbol{z} = [\ \boldsymbol{z}_c \ \ \boldsymbol{\varphi}_c \ \ \boldsymbol{z}_{l1} \ \ \boldsymbol{z}_{l2}]^{\mathrm{T}}; \boldsymbol{M} = \mathrm{diag}(m_c \ \boldsymbol{J}_c \ m_{l1} \ m_{l2}); \end{split}$$

$$C = \begin{bmatrix} c_1 + c_2 & -ac_1 + bc_2 & -c_1 & -c_2 \\ -ac_1 + bc_2 & a^2c_1 + b^2c_2 & ac_1 & -bc_2 \\ -c_1 & ac_1 & c_1 & 0 \\ -c_2 & -bc_2 & 0 & c_2 \end{bmatrix};$$

$$K = \begin{bmatrix} k_1 + k_2 & -ak_1 + kc_2 & -k_1 & -k_2 \\ -ak_1 + bk_2 & a^2k_1 + b^2k_2 & ak_1 & -bk_2 \\ -k_1 & ak_1 & k_1 + k_{l1} & 0 \\ -k_2 & -bk_2 & 0 & k_2 + k_{l2} \end{bmatrix};$$

$$Q = \begin{bmatrix} 0 & 0 & k_{l1}q_1 & k_{l2}q_2 \end{bmatrix}^{\mathsf{T}} \circ$$

3.2 悬架非平稳随机加速度响应计算

根据式(19)、式(23)能依次得到1/2车辆模型 中的前后轮非平稳虚拟路面激励 $\tilde{q}_1(\omega, t)$ 和 $\tilde{q}_2(\omega, t)$,分别乘以前后轮胎刚度 k_1 和 k_2 ,得到车辆 非平稳虚拟激励输入

$$\tilde{Q}(\boldsymbol{\omega}, t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 & k_{\iota_1} \tilde{q}_1(\boldsymbol{\omega}, t) & k_{\iota_2} \tilde{q}_2(\boldsymbol{\omega}, t) \end{bmatrix}^{\mathsf{T}} (26)$$

将 $\tilde{Q}(\boldsymbol{\omega}, t)$ 代人式(25),该方程变为

$$M\tilde{\ddot{z}} + C\tilde{\dot{z}} + K\tilde{z} = \tilde{Q}$$
(27)

$$\dot{\tilde{z}} = H\tilde{z} + R$$
(28)

$$\sharp \oplus : H = \begin{bmatrix} -M^{-1}C/2 & M^{-1} \\ CM^{-1}C/4 - K & -CM^{-1}/2 \end{bmatrix}; R =$$

 $[0\ 0\ 0\ 0\ 0\ 0\ k_{t1}\tilde{q}_{1}(\boldsymbol{\omega},t)\ k_{t2}\tilde{q}_{2}(\boldsymbol{\omega},t)]^{\mathrm{T}}_{\circ}$

设在 t_i 时刻悬架振动响应量为 \tilde{z}_i ,则在 $t_{i+1} = t_i + \Delta t$ 时刻的悬架振动响应量为 \tilde{z}_{i+1}

$$\tilde{z}_{i+1} = T \left[\tilde{z}_i + H^{-1} (R_0 + H^{-1} R_1) \right] - H^{-1} (R_0 + H^{-1} R_1 + R_1 \Delta t)$$
(29)

其中

$$T = (e^{H\Delta t/m})^m = (e^{H\Delta \tau})^m =$$

$$(I+H\Delta\tau+(H\Delta\tau)^2/2!+\cdots+(H\Delta\tau)^k/k!+\cdots)^m$$

通过精细积分法^[25]求得1/2车辆模型的非平稳 车身垂向加速度虚拟输出 ž_c(ω, t),由式(4)进一步 分析计算得到车身垂向加速度虚拟响应的演变功率 谱密度为

$$S_{\tilde{z}_{c}\tilde{z}_{c}}(\boldsymbol{\omega},t) = \ddot{\tilde{z}}_{c}^{*}(\boldsymbol{\omega},t)\ddot{\tilde{z}}_{c}(\boldsymbol{\omega},t)$$
(30)

式(30)可以同时分析车辆响应在时域和频域两 方面的能量分布情况,并且在理论推导上不存在误 差,相比传统时频分析方法有着更高的精度。

4 仿真计算

构建1/2车辆模型以0m/s的初速度、3m/s²的加速度在C级路面上直线行驶10s,参数设置见表1。

4.1 路面非平稳虚拟激励演变功率谱

为检验上述推导的正确性,分别对路面非平稳

表1 1/2车辆悬架系统模型参数

Tab.1 Parameters of the half vehicle suspension system model

参数	数值
车身质量 m_c/kg	690
俯仰转动惯量 $J_c/(kg\cdot m^2)$	2 440
前轮质量 m _{tl} /kg	40.5
后轮质量 <i>m</i> ₁₂ /kg	45.5
前轮悬架刚度 $k_1/(N \cdot m^{-1})$	17 000
后轮悬架刚度 $k_2/(N \cdot m^{-1})$	22 000
前轮轮胎刚度 $k_{t1}/(N \cdot m^{-1})$	192 000
后轮轮胎刚度 $k_{t2}/(N \cdot m^{-1})$	192 000
前轮悬架阻尼 $c_1/((N \cdot s) \cdot m^{-1})$	1 500
后轮悬架阻尼 $c_2/((N \cdot s) \cdot m^{-1})$	1 500

虚拟激励和车辆非平稳虚拟响应的演变功率谱结果 与传统时频分析结果进行比较,设定两种方法的采 样频率均为100 Hz。

图 2 所示为利用式(19)、式(23)得到的车辆前 后轮路面非平稳虚拟激励输入的演变功率谱密度。 由于路面时间频域上的激励主要集中于低频率内, 故图中的频率范围锁定在 0~2 Hz内。





由图2可以看出,当车辆的行驶速度不断增加 时,路面时频谱激励内的低频激励峰值逐渐减小,而 中高频激励峰值逐渐增大,即路面的输入能量随车速 的增加逐渐向较高频域内移动,激励频域范围变大, 峰值减小。该结果与路面激励的"滚动特性"相一致。

图 3 所示为利用文献[26]提及方法生成的车辆 前后轮时域路面非平稳高程输入。利用 STFT 对 其进行时频分析,得到车辆前后轮所受激励的时频 域功率谱密度的三维图,如图 4 所示。

图 2、图 4 所示时频谱的采样频率均为 100 Hz, 将两者相比较后可以发现,运用笔者推导的路面非 平稳激励演变功率谱与非平稳激励时域信号的 ST-FT结果基本一致,并且路面能量主要分布于 5 Hz 以下,这一结论与文献[27]中仿真路面谱以及文献



Fig.3 Pavement non-stationary time-domain excitation





[28]中的实测路面结果一致。但笔者所提出的方 法不论在时间域还是频率域都有较高的分辨率。

4.2 车辆非平稳虚拟响应演变功率谱

图 5 所示为利用式(30)所求的车辆垂向加速度 虚拟响应的演变功率谱密度。





Fig.5 Evolutionary power spectrum of pseudo response of vertical acceleration during uniform acceleration of vehicles

图 6 所示为利用文献[26]生成车辆非平稳垂向加速度响应时域图。利用 STFT 对其进行时频分析分析,得到车辆垂向加速度响应的时频域的功率谱密度,如图 7 所示。由图 5 可以看出,车辆的车身垂向加速度功率谱密度分别在 1 Hz 和 10 Hz 处达到了峰值,并且随着车速的增加,车身垂向加速度的幅值也在不断增大。该结果与图 7 中 STFT分析结果完全一致,也与理论上车辆在一阶、二阶固有频率(1 Hz 和 10 Hz)上会出现共振峰值的理论相吻合。



图 6 牛捆非半虑垂问加速度的或响应

Fig.6 Time-domain response of vehicle non-stationary vertical acceleration





Fig.7 Vehicle non-stationary vertical acceleration response STFT power spectrum

通过分析非平稳虚拟激励法与STFT时频分 析在相同采样频率下的结果可以发现,两种方法得 到的道路激励输入和车辆响应输出的功率谱密度都 与理论知识高度吻合,结果具有较高的准确性和可 信度。STFT主要是使用窗函数对非平稳随机信号 进行计算分析,无法同时在时域和频域上都得到精 确的结果,只能大体观察非平稳随机振动的时频变 化趋势,不能进一步探求非平稳信号的细节变化情 况。而非平稳虚拟激励法是利用数学方法进行直接 计算,可以保证所得的结果在理论上有足够高的精 度,能描绘非平稳随机振动功率谱的细节变化情况, 有非常高的分辨率,可具体分析某个振动信号在时 频域上的微小变化,避免了传统时频分析方法无法 显示细节的问题。利用该方法可以精确分析车辆非 平稳随机振动的动态特性。

4.3 车身垂向加速度共振区动态特性

车辆系统的剧烈振动不仅在固有频率处会出现,在其附近的频段内也会出现振动幅值明显上升的现象。本研究定义车辆系统固有频率处共振峰值下降到 1/√2 倍所对应的频段为共振区,现对平稳和非平稳两种车辆行驶工况下的共振区动态特性进行分析。由于车辆在匀速行驶时所产生的振动为平稳随机振动,故只需要对其频域上的功率谱进行分析。利用虚拟激励法,车辆以5,15,25 m/s 3种不同速度时的车身垂向加速度功率谱如图 8 所示。以 0.03 m/s 为间隔,分别求取 0~30 m/s 内所

有匀车速行驶时车身垂向加速度响应的二维演变 功率谱,并将其组成时频域的功率谱的三维图,如 图9所示。



图8 车辆平稳垂向加速度响应演变功率谱









由图9可以看出,不论车辆行驶的车速是多少, 只要车辆处于匀速行驶工况中,则车身垂向加速度 响应的共振区始终保持8~12 Hz的频率区间内,不 会发生任何变化,如图9中红色直线所示。将匀车 速下的平稳行驶工况和3种加速度(1.67,2.78, 3.33 m/s²)下的非平稳行驶工况共4种行驶工况下 的车身垂向加速度演变功率谱进行比较,截取在共 振频率为10 Hz左右的共振区动态变化,见图10。

观察图10可以发现:当车辆非匀速行驶时,共振区的频率区间不再保持不变,而是会随着车速的





增加而扩大,主要表现为共振区的频率上限和下限 均向较低频率处扩张,且频率下限扩张速度高于频 率上限的扩张速度;车辆垂向振动共振区的扩张速 度与车辆行驶加速度成正比,即当车辆加速行驶时 的加速度越大,共振区扩大速度就越快。共振区的 变化特性是车辆匀速行驶与非匀速行驶时悬架系统 描述时频域振动特性的重要区别,是车辆非平稳随 机振动控制必须考虑的重要因素。

5 试验验证

在车辆行驶过程中,车身悬架振动特性会受到 多个激励源的影响,如发动机激励和路面激励等。 本研究主要考虑路面激励对车身振动的影响,故需 要规避额外激励,因此试验设计为四立柱台架垂向 振动试验。

首先,设计两种试验工况:① 试验车辆在水平 沥青路上以0km/h的初速度匀加速直线行驶8s至 20 km/h 时停止,加速度为0.69 m/s²;② 试验车辆 在水平沥青路上以0 km/h的初速度匀加速直线行 驶8s至100 km/h时停止,加速度为3.47 m/s²。通 过该两种工况可以分析车辆在不同加速度行驶过程 中悬架振动的变化特性,从而对第4节仿真结论进 行验证。其次,将车载电子控制单元用CAN线连接 到HEAD数采系统中,在电脑上实时监控车辆的行 驶速度;在4个车轮上分别安装4个加速度传感器, 用于采集加速行驶时的道路时域路谱,反馈到四立 柱试验台架上进行路谱迭代;在副驾驶座椅导轨上 安装一个加速度传感器用于获得四立柱试验台架激 励时的车身垂向加速度响应。最后,利用LMS软件 进行数据的分析处理,试验流程如图11所示。 图 12,13 所示为车辆在试验工况1和工况2下副驾 驶座椅导轨处垂向加速度的时频分布。

已知试验车辆系统的二阶固有频率为17 Hz, 如图12,13中红色虚线所示,对不同加速度车辆悬 架系统共振区的变化特性进行分析。由图12可知, 若车辆以较小加速度0.69 m/s²行驶时,共振区的频 率上限基本不变,始终保持在22 Hz左右;下限频率 略有下降,但变化不明显,维持在12 Hz左右,悬架 系统的共振区并没有明显出现朝高频率或者低频率 处扩张的趋势。由图13可知,当车辆以较大加速度 3.47 m/s²行驶时,悬架系统发生共振的高频区域变 化幅度较小,频率上限维持在22 Hz左右;而低频区 域出现了明显的变化,频率下限由起步时的12 Hz 逐渐下移到了10 Hz左右。该试验结果所描述的车 辆悬架系统在非匀速工况下的动态特性与仿真结果 一致,即当车辆加速行驶时,悬架系统发生共振的共







Fig.12 Case 1 time-frequency distribution of vertical acceleration of the guide rail



图13 工况2导轨垂向加速度时频分布



辆行驶加速度越大,共振区扩张的越快。

6 结 论

1) 本研究针对传统时频分析方法无法同时提

高车辆非平稳随机时域与频域分辨率的问题,利用 白噪声的特性,推导出路面从平稳虚拟激励过渡到 非平稳虚拟激励的非均匀调制函数,该函数是非平 稳虑拟激励法的关键。

2) 利用协方差等效法,解决非匀速行驶时车辆 前后轮非平稳虚拟激励间的变时差问题。利用精细 积分法求解得到车辆垂向加速度振动响应,计算简 便精确。

3) 利用非平稳虚拟激励法得到非平稳振动响 应演变功率谱三维图,与传统时频分析方法结果进 行比较,证实两者结果一致,证明了本研究推导的非 均匀调制函数在非平稳随机过程计算与分析中的有 效性。结果的分辨率很高,可以有效避免传统时频 分析方法无法分析时域-频域的细节问题。

4) 分析车辆匀速行驶和非匀速行驶两种工况 下的共振区动态特性,发现当车辆匀速行驶时,不论 车速大小如何发生改变,共振区范围始终不会发生 改变;但当车辆非匀速行驶时,车速的增加会导致共 振区的扩大,主要表现为共振区频率下限向更低频 扩张,并且车辆垂向振动共振区的扩张速度与车辆 行驶加速度成正比。试验验证了该仿真结果的正确 性,这对于指导主动/半主动悬架的有限频带控制具 有指导意义。

老 文 献

- [1] RAHMAN M S, KIBRIA K M G. Investigation of vibration and ride characteristics of a five degrees of freedom vehicle suspension system[J]. Procedia Engineering, 2014, 90: 96-102.
- [2] 于曰伟,赵雷雷,周长城.改进的车辆振动响应均方 根值计算公式及其工程应用[J]. 汽车工程, 2019, 41(9): 1088-1095. YU Yuewei, ZHAO Leilei, ZHOU Changcheng. Modi-

fied RMS calculation formulae for vehicle vibration responses and their engineering application[J]. Automotive Engineering, 2019, 41(9): 1088-1095. (in Chinese)

- [3] 王国林,李凯强,杨建,等.商用车驾驶室悬置仿真与隔 振性能优化[J]. 汽车工程, 2017, 39(9): 1081-1086. WANG Guolin, LI Kaiqiang, YANG Jian, et al. Simulation and vibration isolation optimization on the cab mount of a commercial vehicle [J]. Automotive Engineering, 2017, 39(9): 1081-1086. (in Chinese)
- [4] YU S, YOU X, OU W, et al. STFT-like time frequency representations of nonstationary signal with arbitrary sampling schemes[J]. Neurocomputing, 2016, 204:211-221.
- AWAL M A, OUELHA S, DONG S, et al. A robust [5] high-resolution time- frequency representation based on the local optimization of the short-time fractional Fourier transform [J]. Digital Signal Processing, 2017, 70: 125-144.

 [6] 王岩松,李章明,何辉,等.四轮车辆非平稳路面不平度时域模拟及小波分析[J].汽车工程,2004(1): 42-47.

WANG Yansong, LI Zhangming, HE Hui, et al. Nonstationary road roughness simulation in time domain and wavelet analysis for four wheel vehicles [J]. Automotive Engineering, 2004(1): 42-47. (in Chinese)

 [7] 贾继德,吴春志,贾翔宇,等.一种适用于发动机振动 信号的时频分析方法[J].汽车工程,2017,39(1): 97-101.

JIA Jide, WU Chunzhi, JIA Xiangyu, et al. A time-frequency analysis method suitable for engine vibration signals [J]. Automotive Engineering, 2017, 39(1): 97-101. (in Chinese)

- [8] XIN Y, HAO H, LI J. Time-varying system identification by enhanced empirical wavelet transform based on synchroextracting transform [J]. Engineering Structures, 2019, 196: 109313.
- [9] HUANG N E, SHEN Z, LONG S R, et al. The empirical mode decomposition and the Hilbert spectrum for nonlinear and non-stationary time series analysis[J]. The Royal Society, 1998, 454: 903-995.
- [10] SUSANTO A, LIU C H, YAMADA K, et al. Application of Hilbert-Huang transform for vibration signal analysis in end-milling[J]. Precision Engineering, 2018, 53: 263-277.
- [11] 封雷,卫炜,刘曦,等.基于HHT的导弹发射冲击时频谱分析[J].振动、测试与诊断,2020,40(1): 148-154.
 FENG Lei, WEI Wei, LIU Xi, et al. Time frequency spectrum analysis of shock signals generated by missile

launching based on the Hilbert-Huang transform [J]. Journal of Vibration, Measurement & Diagnosis, 2020, 40(1): 148-154. (in Chinese)

- [12] PRIESTLEY M B. Evolutionary spectra and nonstationary processes [J]. Journal of the Royal Statistical Society: Series B (Methodological), 1965, 27: 204-237.
- [13] 周广东,丁幼亮,李爱群,等.基于小波变换的非平稳脉动风时变功率谱估计方法研究[J].工程力学,2013,30(3):89-97.
 ZHOU Guangdong, DING Youliang, LI Aiqun, et al. Estimation method of evolutionary power spectrum for non-stationary fluctuating wind using wavelet transforms
 [J]. Engineering Mechanics, 2013, 30(3): 89-97. (in Chinese)
- [14] 范增磊.非平稳地震动演变功率谱的估计与建模研究 [D].秦皇岛:燕山大学,2017.
- [15] LIN J, ZHANG W, WILLIAMS F W. Pseudoexcitation algorithm for nonstationary random seismic responses [J]. Engineering Structures, 1994, 16 (4): 270-276.
- [16] 林家浩,张亚辉.随机振动的虚拟激励法[M].北京: 科学出版社,2004:72-76.
- [17] 赵岩.结构非平稳随机振动分析的谱方法[M].大连: 大连理工大学出版社,2017:10-17.

- [18] HUANG D M, ZHU L D, CHEN W. Covariance proper transformation-based pseudo excitation algorithm and simplified SRSS method for the response of highrise building subject to wind-induced multi-excitation [J]. Engineering Structures, 2015, 100: 425-441.
- [19] LI H T, WANG Q, ZONG Z, et al. Stochastic hydroelastic analysis of a very large floating structure using pseudo-excitation method[J]. Applied Ocean Research, 2014, 48: 202-213.
- [20] ZOU Y, LIU H, JING L, et al. A pseudo-static method for seismic responses of underground frame structures subjected to increasing excitations[J]. Tunnelling and Underground Space Technology, 2017, 65: 106-120.
- [21] ZHANG L, GUO L. A pseudo excitation method for vehicle vibration analysis in uneven speeds [J]. Applied Mechanics and Materials, 2010, 29(32): 1550-1555.
- [22] 李杰,王文竹,赵旗,等.基于虚拟激励法的军用汽车 随机振动分析[J].汽车工程,2016,38(3):368-372.
 LI Jie, WANG Wenzhu, ZHAO Qi, et al. Random vibration analysis of military vehicle based on pseudo-excitation method[J]. Automotive Engineering, 2016, 38(3):368-372. (in Chinese)
- [23] 余志生.汽车理论[M].北京:机械工业出版社,2009: 207-209.
- [24] NIGAM N C, NARAYANAN S. Applications of random vibrations[M].[S.l.]: Springer, 1994:255-257.
- [25] ZHONG W X, WILLIAMS F W. A precise timestep integration method[J]. Journal of Mechanical Engineering Science, 1994, 208(2): 159-163.
- [26] 张立军,张天侠. 车辆四轮相关路面非平稳随机输入 通用时频模型[J]. 振动与冲击,2008,27(7):75-78.
 ZHANG Lijun, ZHANG Tianxia. General nonstationary random input model of road surface with four wheels correlated [J]. Journal of Vibration and Shock, 2008, 27(7):75-78. (in Chinese)
- [27] 张立军,张天侠. 车辆非匀速行驶时路面随机输入的时频研究[J]. 汽车工程,2005(6):710-714.
 ZHANG Lijun, ZHANG Tianxia. A study on road random inputs to a vehicle with uneven speed in time and frequency domains[J]. Automotive Engineering, 2005(6):710-714. (in Chinese)
- [28] 卢士富.关于路面谱的时、空变换和路面测量[J].汽车 技术,1992(9):34-40.
 LU Shifu. Time-space transformation and road surface measurement of road surface spectrum [J]. Automobile Technology, 1992(9): 34-40. (in Chinese)



第一作者简介:张步云,男,1987年8月 生,副教授。主要研究方向为振动测试 与控制、车辆随机动力学分析。曾发表 《MIMO随机加正弦振动试验J-阻抗复 合控制算法》(《振动、测试与诊断》2017 年第37卷第6期)等论文。 E-mail;zhangby@ujs.edu.cn