DOI:10.3969/j.issn.1000-1298.2010.10.043

频率外差经验模式分解改进算法*

胡红英^{1,2} 殷福亮¹

(1. 大连理工大学电子与信息工程学院, 大连 116023; 2. 大连民族学院机电信息工程学院, 大连 116600)

【摘要】 当信号中两个单频分量的频率在二倍频内时,经验模式分解(EMD)无法将两分量分解开。为了提高 EMD 的频率分辨率,根据频率外差 EMD 方法提出了一种改进算法。此方法增大了信号中组成分量的频率差距,使之达到 EMD 可分的程度,但不会使高低频率翻转。间隙非线性系统输出分析和转子复合故障诊断的应用表明,该算法能有效提高 EMD 的频率分辨率,分解精度高,操作简单。

关键词: 经验模式分解 频率外差 间隙非线性系统 复合故障诊断 中图分类号: TP391; TP806⁺.3 文献标识码: A 文章编号: 1000-1298(2010)10-0209-05

Improved Algorithm of Frequency Heterodyne Empirical Mode Decomposition

Hu Hongying^{1,2} Yin Fuliang¹

(1. School of Electronics and Information Engineering, Dalian University of Technology, Dalian 116023, China
2. College of Electromechanical and Information Engineering, Dalian Nationalities University, Dalian 116600, China)

Abstract

Two individual components in a signal with frequencies within an octave usually can't be decomposed by normal empirical mode decomposition (EMD) method. In order to improve the frequency resolution, an improved method based on frequency heterodyne EMD was presented. The proposed method enlarged the frequency difference of components to reach the identifying level of EMD. Moreover, the frequencies of components can't be turnover with the frequency heterodyne EMD method. The applications in backlash nonlinearity system analysis and rotor complex fault diagnosis showed that the proposed method could improve the resolution of EMD with high accuracy and proved to be feasible.

Key words Empirical mode decomposition, Frequency heterodyne, Backlash nonlinearity system, Complex fault diagnosis

引言

经验模式分解(EMD)是近年来信号处理领域 的一种新的非平稳信号处理方法。它可以将复杂的 非平稳信号分解成多个基本模式分量(intrinsic mode functions,简称 IMFs)与一个趋势项的和,是一 种完全数据驱动的自适应分解方法^[1-3]。而且 EMD 分解得到的每个基本模式分量都是单分量,满 足用 Hilbert 变换求瞬时频率的必要条件,从而可以 更精确地描述信号的时频特性。但是 EMD 在实际 应用中还存在一些缺点,最突出是当信号中两组成 分量的频率在二倍频内时, EMD 无法将两者分解 开^[4],这个缺点降低了 EMD 的频率分辨率,制约了 它在非平稳信号分析中的应用。

为了提高 EMD 的频率分辨率,解决二倍频内分量不可分解问题, Deering 提出了掩蔽信号 EMD 法^[5],但构造掩蔽信号的两个参数选取难度较大,影响了此方法的进一步推广; Senroy 提出了频率外差 EMD 方法^[4],该方法通过频率外差使信号中高、低频率分量产生频率翻转,即信号中的高频分量变成低频,低频分量变成高频,从而扩大高、低频之间 的差距,达到 EMD 可分解的目的。因为频率外差

收稿日期: 2009-09-07 修回日期: 2009-10-10

^{*} 国家自然科学基金资助项目(50775025)和中央高校基本科研业务费专项资金资助项目 作者简介:胡红英,副教授,博士后,主要从事故障诊断、信号处理研究,E-mail: y_y_who@163.com

通讯作者:殷福亮,教授,博士生导师,主要从事数字信号处理、语音信号处理研究,E-mail: flyin@ dlut. edu. en

EMD 方法只需要选择一个参数,因此较掩蔽信号法 简单,易操作,具有较高的推广价值。但是,由于 EMD 分解的边界效应和分解误差会在分解过程中 不断累积,并在低频段产生低频伪模式分量,这些伪 模式分量经频率外差后翻转为高频模式分量,与其 他真实的高频分量混在一起而变得真伪难辨,又给 正确的频率分析造成困扰。为此,本文在分析频率 外差 EMD 方法的基础上,提出一种改进算法。

1 频率外差 EMD 改进算法

1.1 频率外差 EMD 改进算法原理

频率外差 EMD 改进算法的基本原理与频率外 差方法相似,即让信号中各组成分量的频率偏移一 定的距离 F,从而增大高、低频率之间的差距,达到 EMD 可分解的程度。

对于一个含有两个组成分量(频率分别为 f_1 、 f_2 ,且 f_1/f_2 <2)的信号s(t)来说,频率外差 EMD 改 进方法的计算过程如下:

(1)把 s(t)转换成解析形式 s_z(t),消除信号中的负频率成分,获得单边带信号

$$s_{z}(t) = s(t) + j\tilde{s}(t)$$
(1)
$$\tilde{s}(t) = H[s(t)] = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \frac{s(\tau)}{t-\tau} d\tau$$

式中 $\hat{s}(t)$ —s(t)的 Hilbert 变换

其中

(2)选择适当的外差频率 F,使 (f₁ - F)/(f₂ - F) > 2,对 s_z(t)进行移频 F,并取其虚部信号,即

$$s'(t) = \operatorname{Im}(s_z(t) e^{-j2\pi Ft})$$
 (2)

此时,信号中原来两个组成分量的频率 f_1 、 f_2 分别变为 $f_1 - F$ 、 $f_2 - F$,且 $(f_1 - F)/(f_2 - F) > 2$ 。

(3) 对 s'(t)进行 EMD 分解

$$s'(t) = \sum_{i=1}^{n} c'_i(t) + r'_n(t)$$
(3)

式中 $c'_i(t)$ ——s'(t)的第i个基本模式分量

 $r'_{n}(t)$ ——s'(t)的趋势项

得到 s'(t) 的各基本模式分量 $c'_i(t)$ 。

(4) 把 s'(t)的各模式分量变成解析形式

$$c_{zi}(t) = c'_i(t) + j\hat{c}'_i(t)$$
 (*i* = 1, 2, ..., *n*) (4)

式中 $\hat{c}'_i(t)$ — $c'_i(t)$ 的 Hilbert 变换

(5)恢复原信号基本模式分量的公式为

 $c_{i}(t) = -\operatorname{Im}(c_{i}(t)e^{j2\pi Ft}) \quad (i=1,2,\cdots,n) \quad (5)$ 式中 $c_{i}(t)$ —s(t)的第i个基本模式分量

通常对复杂信号进行分析时,首先使用传统 EMD 方法进行分解,如发现某个或某些基本模式分 量包含频率相近的不可分解分量时,再对此模式分 量用改进频率外差 EMD 法进行分解。为了获得正 确的模式分量,可能需要传统 EMD 方法和改进频率 外差 EMD 方法交替混合使用才能得到较好的效果。

使用频率外差法的关键是确定 F 的取值。为 保证 $(f_1 - F)/(f_2 - F) > 2$,即 $(2 - f_1/f_2) < F/f_2 < 1$, 一般可取 F 为 0.7 ~ 0.9 倍的 f_2 (信号中低频分量的 频率)。

1.2 仿真分析

假设信号 S 由两个频率分别为 420、300 Hz,幅 值为 1 的单频分量 S_1 、 S_2 线性叠加而成,如图 1 所示 (采样频率为 2 000 Hz)。



对信号 S 直接进行传统 EMD 分解得到 7 个基本模式分量,其中前 5 个见图 2。由于信号两组成分量的频率比 420/300 = 1.4 < 2, EMD 无法将两个分量完全分解开。由图 2 可见,第 1 个模式分量 c₁中包含了频率为 420、300 Hz 的成分, c₂ 包含了频率为 300 Hz 的成分, 而其他模式分量都是由分解误差造成的低频伪分量。

使用传统频率外差 EMD 方法对信号 S 进行分 解,外差频率为 510 Hz,得到 4 个基本模式分量,结 果如图 3 所示,其中前两个高频分量 c₁、c₂ 是由于边 界效应和分解误差造成的伪模式分量,c₃、c₄ 分别对 应原信号中的 S₁和 S₂。两分量分解误差计算公式为

$$e(s_{i}) = \sum_{t}^{n} \left[\left(s_{i}(t) - c_{k}(t) \right]^{2} / \sum_{t}^{n} s_{i}(t) \right]^{2} / \left(i = 1, 2; k \in [1, n] \right)$$
(6)

式中 c_k——与 s_i 对应的基本模式分量

n——信号 S 的基本模式分量个数

频率外差 EMD 方法得到的两分量分解误差分 别是 0.019 1 和 0.019 2。

使用本文提出的改进算法分解信号 *S*,外差频 率 *F* 为 240 Hz,得到的 3 个基本模式分量如图 4 所 示,其中前两个基本模式分量 *c*₁、*c*₂ 分别对应信号 *S* 中的 *S*₁ 和 *S*₂。而 *c*₃ 是由分解误差产生的伪模式分 0.02 0.02

图 2

0

Fig. 2

幅值/A







量。用式(6)计算的 S_1 、 S_2 的分解误差分别为 3.58 × 10⁻⁴和 2.99×10⁻⁴。可见改进算法不但可减少伪 分量,而且分解精度也较高。

间隙非线性系统时变特性分析 2

间隙非线性特征是工业过程中一种常见的非线 性特征,经常出现在非线性控制系统和含弹性约束 和间隙的机械系统中^[6~7]。图5为一个单自由度间 隙非线性系统,弹簧 k1、k2,阻尼 c 和质量块 m 在含 间隙 2δ 的情况下受激振 P 作用。

该系统的数学模型为

$$m\ddot{x} + c\dot{x} + k_1x + k_2 f(x) = P$$
 (7)



图 5 单自由度间隙非线性系统 Fig. 5 Single freedom backlash nonlinearity system

 $-\delta$ $(x > \delta)$ $(-\delta \leq x \leq \delta)$ f(x) = $(x < -\delta)$ $x + \delta$

此系统的响应包含暂态响应和稳态响应,暂态 响应的频率具有时变特征^[8]。

考虑激励为单频余弦激励时的情况 P= $6\cos(2\pi \times 14t)$,即激振频率为14 Hz。取系统参数 $m = 1, c = 0.5, k_1 = 2800, k_2 = 8200, \delta = 0.006,$ \lesssim %在两个弹簧刚度下对应的自由响应频率分别为 8.42 Hz和 16.62 Hz。在采样频率为 50 Hz 的状态 下,用四阶龙格库塔法求解微分方程(7),得到系统 输出 x。图6表明 x 随时间的增大逐渐由复杂的暂 态衰减为简单的稳态。由于激励频率 14 Hz 接近于 系统固有频率 8.42 Hz, 目暂态信号的频率具有时变 性,因此用一般时频方法无法清晰表达 x 的时频组 成信息。



Fig. 6 Wave form changes of \dot{x} with time

用传统 EMD 方法对 x 进行分解,结果如图 7 所 示。图 7 表明传统 EMD 方法无法分离暂态和稳态 信息。





(a) c_1 (b) c_2 (c) c_3 (d) c_4

使用本文方法(F = 8 Hz)进行分解得到的基本 模式分量及其时频谱见图 8、9,两图表明已经成功 地实现了暂态和稳态分离。其中, c_1 对应恒定的 14 Hz稳态激振; c_2 对应幅值逐渐衰减的低频暂态响 应,频率由 11 Hz 逐渐过渡到系统固有频率 8.42 Hz,而后逐渐消失。由于激振能量较小, \dot{x} 中 没有 16.62 Hz 的频率成分。





3 转子复合故障诊断

转子的每种故障都有其对应的特征频率,因此 单个故障较易诊断。但是,当转子存在两种或两种 以上故障时,尤其是其中之一故障较轻微时,轻微故 障特征就会被其他故障特征掩盖。到目前为止,还 没有切实有效的诊断这种复合故障的方法。下面用 本文方法进行转子复合故障诊断。

转子复合故障信号采集过程如下:在小型转子 实验台上测量不对中和轻微基座松动复合故障的振





动信号,采样频率为2560 Hz,转子转速为3000 r/min,即基频为50 Hz。采用加速度传感器测量远离驱动 电动机端轴承盖的垂直端面处的振动加速度。测得 信号的时域波形如图10 所示。



图 10 信号经传统 EMD 分解结果的前 2 个基本 模式分量 c₁、c₂ 的时频谱如图 11 所示。图 11 表明, c₁ 中主要频率成分是 100 Hz(2 倍频),能量较高,此 2 倍频成分是转子不对中故障的主要特征,说明转 子存在不对中故障^[9]。图中还可隐约看出有能量 较低的 150 Hz(3 倍频)的频率成分。c₂ 中是 50 Hz (基频)的频率成分。





by normal EMD

(a) c_1 (b) c_2

为了进一步分析信号中是否含有其他能量较小的频率成分,对 c₁使用本文方法,将频率为 150 Hz 和 100 Hz 的成分分开。由于 150/100 = 1.5 < 2,使 用移频频率为 75 Hz,取分解结果的前 3 个基本模式 分量 c₁₁、c₁₂、c₁₃,其对应的时频谱如图 12 所示。

从图 12 中可以看出, c11 中包含了 250 Hz(5倍



频)、300 Hz(6 倍频)、350 Hz(7 倍频)等倍频成分, 其中6 倍频能量相对较高。c₁₂包含了 200 Hz(4 倍 频)、150 Hz(3 倍频),其中3 倍频能量相对较高;c₁₃ 包含了 100 Hz(2 倍频)频率成分。高倍频成分的存 在,尤其是6 倍频和3 倍频都是机座松动故障的特 征^[9],且这些倍频成分的能量较2 倍频低,因此判定 转子有较轻微的基座松动故障。

4 结束语

提出了一种频率外差 EMD 改进算法,该方法的 仿真信号分析、间隙非线性系统输出分析以及转子 复合故障诊断表明,它不但能提高 EMD 分解的分辨 率,分解精度高,操作简单,而且切实可行。本方法 的局限性在于使用前需估计信号的组成频率,以便 正确选择移频频率,获得较好的分解效果。

参考文献

- 1 Huang N E, Shen Z, Long S R, et al. The empirical mode decomposition and Hilbert spectrum for nonlinear and non-stationary time series analysis [J]. Proc. Roy. Soc. London A,1998,454:903~995.
- 2 Flandrin P, Rilling G, Goncalves P. Empirical mode decomposition as a filter bank [J]. IEEE Signal Processing Letters, 2004,11(2):112~114.
- 3 胡红英,马孝江. 基于局域波分解的信号降噪[J].农业机械学报,2006,37(1):118~121. Hu Hongying, Ma Xiaojiang. Signal denoising based on local-wave decomposing method[J]. Transactions of the Chinese Society for Agricultural Machinery,2006,37(1):118~121. (in Chinese)
- 4 Senroy N, Suryanarayanan S. Two techniques to enhance empirical mode decomposition for power quality applications [C] // Proc. 2007 IEEE Power Engineering Society General Meeting, Tampa, FL, 2007.
- 5 Deering R, Kaiser J F. The use of masking signal to improve empirical mode decomposition [C] // Proc. IEEE Int. Conf. Acoustics, Speech Signal Processing (ICASSP '05), 2005: 485 ~ 488.
- 6 管迪,陈乐生. 含间隙迟滞非线性系统的稳态响应[J]. 机械工程学报,2008,44(10):118~122. Guan Di, Chen Lesheng. Steady-state response of a hysteretic nonlinear system with clearance [J]. Chinese Journal of Mechanical Engineering, 2008,44(10):118~122. (in Chinese)
- 7 赵全军. 工业过程中间隙非线性特性的控制研究[D]. 北京:华北电力大学,2006. Zhao Quanjun. The research of control for backlash nonlinearity in industrial process[D]. Beijing: North China Electric University, 2006. (in Chinese)
- 8 Kujath M R. On vibration modified by abrupt changes in system parameter [J]. Journal of Sound and Vibration, 1998, 124(2):345 ~ 355.
- 9 冯长建. HMM 动态模式识别理论、方法以及在旋转机械故障诊断中的应用[D]. 杭州:浙江大学,2002. Feng Changjian. HMM dynamical pattern recognition theories, methods and applications in faults diagnosis of rotating machine[D]. Hangzhou: Zhejiang University, 2002.

(上接第 218 页)

- 9 Berger E J, Sadeghi F, Krousgrill C M. Torque transmission characteristics of automatic transmission wet clutches: experimental results and numerical comparison [J]. Tribology Transactions, 1997, 40(4): 539 ~ 548.
- 10 侯友夫,黄民,张永忠.带式输送机动态特性及控制技术[M].北京:煤炭工业出版社,2004.
- 11 平克斯 O,斯德因李希特 B. 流体动力润滑理论[M]. 西安交通大学轴承研究小组,译. 北京:机械工业出版社, 1980.
- 12 温诗铸. 摩擦学原理[M]. 北京:清华大学出版社, 1990.