

卷积核谱零点的剔除

孔凡年

(中国科学院电子学研究所)

提 要

本文进一步讨论了作者(1986)提出的双△函数逆问题,并提出了剔除卷积核谱零点的具体做法。

一、引言

考虑卷积方程:

$$f * h = g + n,$$

式中, f 为卷积核, $g + n$ 为带误差的输出测量值, 均为已知; h 为待求。 f 、 h 、 g 和 n 为离散时域有限信号, 符号“ $*$ ”表示线性卷积。

文献[1—3]中已证明: 当 f 的 DFT 谱有零点时, 上述方程仍然有解。在文献[2]中, 特别定义了方程(1)的双△函数逆。本文进一步讨论双△函数逆的问题, 并提出剔除卷积核谱零点的具体做法。

二、零点全位于 Z 平面单位圆上的信号的双△函数逆

信号的多项式表示可定义如下: 设某信号 f 的各元值为 $a_0, a_1, a_2 \dots a_{l-1}$, 则其多项式表示为

$$f(g) = \sum_{n=0}^{l-1} a_n z^n.$$

显而易见, f 的以 k 为周期的 DFT 谱有零点的情况, 对应于 $f(z)$ 在 Z 平面单位圆上 $e^{-jm2\pi/k}$ 处有零点的情况。

引理 $f(z) = 1 - z^M$ 的零点遍布于单位圆上 $e^{-jm2\pi/M}$ 处 ($m = 0, 1, \dots, M-1$)
引理的证明是显而易见的, 现仅讨论 $f(z)$ 所对应的时域信号。

(1) 对于非周期信号的情况, 则根据逆 Z 变换, $f(z) = 1 - z^M$ 对应幅度为 1 和 -1 其间有 $M-1$ 个零元的一对△函数;

(2) 对于周期信号的情况, 即令 $e^{-j\frac{n2\pi}{N}}$ 代替 z 的情况, 此时若 $N = M$, 则 $f(z) = 1 - z^M = 0$, 对应的时域信号为恒零元;

(3) 若 $N = 2M$, 则 $f(z) = 1 - e^{-im\theta}$, 根据逆 DFT, 对应的时域信号是周期为 N 且每周期内含幅度为 1 和 -1 、其间有 $M - 1$ 个零元的一对 Δ 函数.

在以下讨论中, 我们设信号 f, h, g 的时域长度均小于 M ; 并设 $N = 2M$ 为执行 DFT 或循环卷积时的周期.

根据上述引理以及双 Δ 函数逆的定义^[2], 我们可得出下述结论.

若 $f(z)$ 的零点全位于单位圆上 $e^{-jm2\pi/M}$ 处, 则 $f(z)$ 的以 $N = 2M$ 为周期的双 Δ 函数逆 $f^{-1}(z)$ 满足

$$f^{-1}(z)f(z) = 1 - z^M,$$

即 $f(z)$ 和 $f^{-1}(z)$ 的零点之和遍布 $e^{-jm2\pi/M}$, ($m = 0, 1, \dots, M - 1$).

由于任意实系数多项式的零点成共轭对分布, 因此从上述结论可推演得下述定理.

定理 设某时域有限函数 f 的 DFT 谱仅有一对共轭零点位于实频率轴上 $\pm m_1 2\pi/M$ 处, 并设 $\theta = m_1 2\pi/M$ 以及 $m_1 \neq 0$, 则其双 Δ 函数逆 f^{-1} 的各元值为 $\sin n\theta / \sin \theta$, ($n = 1, \dots, M - 1$).

证明 按等比级数求和法则,

$$\sum_{m=0}^{M-1} (ze^{j\theta})^m = \frac{1 - (ze^{j\theta})^M}{1 - ze^{j\theta}} = \frac{1 - z^M}{1 - ze^{j\theta}}.$$

同理可得:

$$\sum_{m=0}^{M-1} (ze^{-j\theta})^m = \frac{1 - z^M}{1 - ze^{-j\theta}}. \quad (1)$$

因此,

$$\sum_{m=0}^{M-1} (ze^{j\theta})^m - \sum_{m=0}^{M-1} (ze^{-j\theta})^m = \frac{(1 - z^M)(ze^{j\theta} - ze^{-j\theta})}{(1 - ze^{-j\theta})(1 - ze^{j\theta})}. \quad (2)$$

由此可得:

$$[(1 - ze^{-j\theta})(1 - ze^{j\theta})] \left[\frac{\sum_{m=0}^{M-1} z^m \sin m\theta}{z \sin \theta} \right] = 1 - z^M. \quad (3)$$

注意上式左边第一个括号内的部分即为信号 f 的多项式表示, 因此其双 Δ 函数逆为

$$\frac{\left(\sum_{m=0}^{M-1} z^m \sin m\theta \right)}{(z \sin \theta)},$$

对应的时域信号即为 $\sin n\theta / \sin \theta$,

($n = 1, 2, \dots, M - 1$), 因而证得定理.

例 设

$$M = 8, N = 16, \theta = \frac{2\pi}{M} = \pi/4$$

由于

$$(1 - ze^{j\pi/4})(1 - ze^{-j\pi/4}) = 1 - \sqrt{2} z + z^2$$

因此时域信号 $f: 1, -\sqrt{2}, 1$ 的 DFT 谱在 $\pm \pi/4$ 处有一对零点. 由上述定理得到

$$f^{-1} = \frac{\sin n\theta}{\sin \theta},$$

即: $1, \sqrt{2}, 1, 0, -1, -\sqrt{2}, -1$. 容易验证: $f * f^{-1}$ (按 $N = 16$ 循环) 为双△函数 $1, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0; -1, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0$.

三、卷积核谱零点的剔除

考虑卷积方程 (1), 并把 f 表示成两部分:

$$f = f_1 * f_0 \text{ 或 } f(z) = f_1(z)f_0(z), \quad (4)$$

式中, $f_0(z)$ 为 $f(z)$ 的零点位于单位圆上 $e^{-j2\pi m/M}$ 的部分, f_1 表示 f 的其它零点的部分. 令 f_0 的双△函数逆 f_0^{-1} 卷积 (1) 式的两边, 得:

$$(f_0^{-1} * f_0) * f_1 * h = (g + n) * f_0^{-1}$$

很明显, 上式右边以及上式左边的前 M 个元和后 M 个元的内容相同但极性相反. 因此, h 可以由下述方程得到.

$$f_1 * h = (g + n) * f_0^{-1}|_M,$$

式中记号 $|_M$ 表示取 $2M$ 个元中的前 M 个元. 由于 f_1 不含 $e^{-j2\pi m/M}$ 的零点, 所以上式可按常规的 DFT 相除的方法求解.

f_1 可由下述方法获得: 对 f 作 DFT 以确定零点的位置; 按上节叙述的定理获得

$$f_0^{-1} = \sin n\theta_1 * \cdots * \sin n\theta_k(\theta_1, \dots, \theta_k \text{ 为零点的位置})$$

对 (4) 式两边卷积 f_0^{-1} 得:

$$(f_0^{-1} * f_0) * f_1 = f_0^{-1} * f.$$

因此,

$$f_1 = f_0^{-1} * f|_M.$$

例 设 $M = 8, N = 16$; 选上节例中的信号为 f_0 . $f_0 = 1, -\sqrt{2}, 1$, 并选 $f_1 = 1, 2$, 则

$$f = f_0 * f_1 = 1, (2 - \sqrt{2}), (1 - 2\sqrt{2}), 2.$$

令 $f_0^{-1} = 1, \sqrt{2}, 1, 0, -1, -\sqrt{2}, -1$. 卷积 f , 则得:

$$f_0^{-1} * f|_M = 1, 2, 0, 0, 0, 0, 0, 0.$$

因此得到了剔除谱零点以后的卷积核 f_1 .

上述方法的不方便之处在于: 必须先对 f 作一次 DFT, 以确定谱零点的位置. 同时由于从 f 的 DFT 谱难于判断零点的阶数, 因此对于多重零点的情况必须逐次剔除, 即对剔除所有一次零点后获得的 f_1 再作 DFT 以判断是否还有零点存在.

上述缺点, 在满足一定条件的情况下^[2], 可以由直接时域法加以克服. 具体的做法是根据已知 f , 利用时域反卷法直接求解下述卷积方程:

$$f * f^{-1} = 1. \quad (5)$$

根据文献 [1] 中提出的时域反卷积步骤, 得到

$$(f^* * f_1^* * \cdots * f_{s-1}^* * f) * f^{-1} = f^* * f_1^* * \cdots * f_{s-1}^* \quad (6)$$

文献[2]中定理7指出：当 $f(z)$ 有零点位于 $e^{-j2\pi m/M}$ ，但没有零点位于 $e^{-j2\pi l/N}$ ($N = 2M$, l 取奇数)时，(6)式左边的括号部分当 $s = \log_2 M$ 时必为一对其间有 $M - 1$ 个恒零元的极性相反(但不为零)的 Δ 函数。因此上式右边与相应的 Δ 函数幅度归一化后得到两组相同的解 f^{-1} 。

直接时域法求双 Δ 函数逆的优点在于不须预先判断零点的位置和阶数，其计算过程也不因零点的个数增多而变得复杂。其缺点是当 $f(z)$ 同时具有 $e^{-im2\pi/N}$ (m 取偶数)处和 $e^{-im2\pi/N}$ (m 取奇数)处的零点时，(6)式左边的一对 Δ 函数幅度均为零而失解。

四、结 论

上述两种方法各自克服了对方的缺点；应用于实际问题时，总可以选用其中的一种以克服卷积核谱存在零点时带来的困难。而对于实际问题中最经常出现的卷积核谱仅有单对共轭零点的情况，则两种方法的任何一种均可以用来有效地实现反演卷积。

参 考 文 献

- [1] 孔凡年，电子学报，1985年，第4期，第8页。
- [2] 孔凡年，中国科学A辑，29(1986)，1065。
- [3] W. K. Yeung and F. N. Kong, *IEEE Trans. on ASSP*, ASSP-34 (1986), 912.

METHODS OF SOLVING DECONVOLUTION DIFFICULTIES WHEN THE KERNEL SPECTRUM CONTAINS ZEROES

Kong Fannian

(Institute of Electronics, Academia Sinica)

The problem of two Δ -function inverse are further discussed. Methods of solving deconvolution difficulties when the Kernel spectrum contains zeroes are presented.