文章编号: 1674-9057(2012)02-0179-05

doi:10.3969/j. issn. 1674 - 9057. 2012. 02. 005

广域电磁法 $H - H_s$ 方式波数域的一次场特征

王顺国1,2、熊 彬2、王有学2、李长伟2

(1. 中南大学 地球科学与信息物理学院,长沙 410083; 2. 桂林理工大学 地球科学学院,广西 桂林 541004)

摘 要:电磁法2.5维正反演中,逆傅里叶变换是不可缺少的步骤,而波数选取是否合理决定逆变换 精度。以广域电磁法 H-H, 方式为例,从多个角度进行计算分析,讨论了波数域中一次场 h, 的特征及 相关问题。结果表明,波数域中磁场曲线形态与空间域是相似的,且过大的波数对应的磁场值非常 小,对提高计算精度没有帮助。选取了一组波数,经验证是合理的。从计算结果看,Chave 算法的积 分结果比 Anderson 算法的精度要高。

关键词:广域电磁法;波数域;一次场特征; Chave 算法; Anderson 算法

中图分类号: P631.325

文献标志码: A

广域电磁法由何继善教授首先提出并大力倡 导[1-2]。该方法采用人工场源发送信号,摆脱了 MT 法天然场源信号微弱和随机变化的不利因素; 在供电的同时测量总场,克服了 TEM 测量二次磁 场因信号微弱而需要电流大、装备笨重的弱点; 能够在不限于传统"远区"概念的广大区域(简 称广域),采取测量人工源电磁场的一个电分量 E或磁分量 H 的做法,而不是同时测量相互正交的 E和H;利用 a^n (a 和n 由编码人选择)编码信号,其 主要优点是它的各个主频率成分在对数坐标上分 布均匀、各自拥有的能量大体相当、分布合理, 一次同时发送和接收强度大体相当的多个不同频 率的信号,摒弃了 CSAMT 法工作效率低下的变频 方案,从而可以实现一台发送、多台接收,大大 提高了野外勘查工作的效率。

理想的频率域电磁方法应当兼顾可以观测的 区域广、勘探深度大(3~5 km)、多个频率同时 发送和接收、精度高、野外观测效率高等几个方 面的优势。广域电磁测深仪一反前人仅在远区测

量和变频方案的做法,提出在广大区域(例如 r≥ 3δ) 测量一个电场或磁场分量,采用一次向地下 同时发送多个频率的电磁激励信号,同时接收多 个频率地电响应的方案,是一种能兼顾以上几方 面优点的理想方法。

针对波数域问题,国内外学者均有研究。罗 延钟等[3] 试算表明,在2.5 维电阻率法中,即使 在非均匀大地条件下,波数域场值随波数变换的 基本形态大体和均匀半空间条件下的相同。底青 云等[4]研究波数域场值得出,低波数对源的贡献 占较大的比例。熊彬[5]针对收发距为零的中心回 线瞬变电磁法,提出了在傅氏域中考察傅氏变换 函数随波数的变化规律, 进而根据曲线首尾支渐 近线来划定波数覆盖的范围,然后同解析解对比, 确定出最少个数的波数。Yuji Mitsuhata^[6]计算表 明, 频率域 CSEM 2.5 维有限元正演中, 波数取值 大于 $1/\Delta_{\min}$ (Δ_{\min} 为有限单元网格最小间距) 时, 所得结果偏离真值。沈金松等[7] 用层状介质模型 的解析解与数值计算结果对比,分析了波数的优化

收稿日期: 2011-08-29

基金项目: 国家自然科学基金项目(40974077; 41164004); 国家高技术研究发展计划项目(2007AA06Z134); 广西自然科学 基金项目(2011GXNSFA018003);广西高校优秀人才资助计划项目资助

作者简介:王顺国(1987—),男,硕士研究生,研究方向:电磁法正演模拟及反演成像,wangshunguo@yeah.net。

通讯作者: 熊 彬, 博士, 教授, xiongbin@glite.edu.cn。

引文格式:王顺国,熊彬,王有学,等.广域电磁法 H-H,方式波数域的一次场特征 [J]. 桂林理工大学学报,2012,32

(2): 179 - 183.

取值范围及取值点数对数值模拟结果的影响。

本文以 H-H 广域电磁法为基础, 研究了波 数域一次场 h, 的特征。波数域一次场在广域电磁 法 2.5 维正演模拟中是重要的内容, 对其研究非 常必要。

基本理论

如图 1,发射源 (T) 为垂直磁偶极子,选偶 极子中心为坐标原点,接收源(R)也位于x轴, 收发距为 r。略去推导过程, 此处直接给出均匀水平 大地条件下,地面垂直磁偶极源在地面产生的磁场 垂直分量 H. 的表达式^[8]

$$H_z = \frac{m}{2\pi k^2 r^5} \left[9 - (9 + 9ikr - 4k^2 r^2 - ik^3 r^3) e^{-ikr} \right], (1)$$

其中: m 为磁偶极源的磁矩大小, $k = \sqrt{-i\omega\mu\sigma}$, μ 为磁导率, ω 为角频率, σ 为半空间的电导率。

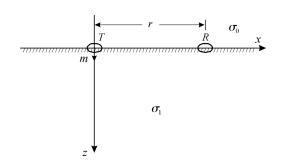


图 1 均匀半空间中的坐标系

Fig. 1 Coordinate system on homogeneous half-space

对傅氏域中谐变垂直磁偶极子引起的场的赫 姆霍兹方程做变换,可以得地表上波数域一次场, 此处给出垂直磁场的表达式

$$h_z = \frac{m}{\pi} \int_0^{+\infty} \frac{e^{-u_x z}}{u_1 + u_0} (k_y^2 + k_x^2) \cos(k_x x) dk_x,$$
 (2)
这里, $m = I ds$,本文取 $ds = 1 m^2$; $u_n^2 = k_x^2 + k_y^2 - k_n^2 (n = 0,1)$, k_x 为积分变量, k_y 为波数, $k_0 = \sqrt{-i\omega\mu\sigma_0}$, $k_1 = \sqrt{-i\omega\mu\sigma_1}$, σ_0 与 σ_1 分别为空气层和均匀半空间的电导率。公式详细推导可参考文献[9]。

利用式(2), 计算得各个波数在观测点的波 数域磁场值, 而空间域的磁场值要通过傅里叶逆 变换对波数积分求取,

$$H(x,y,z) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} h(x,k_y,z) e^{ik_y} dk_y, \qquad (3)$$
计算上式时, 先对离散 h 值进行三次样条插值, 然后

求积分和得H值。

算法对比

式(2)是无穷积分的形式,针对该表达式的 计算, Chave [10] 和 Anderson [11] 都提出了相应的方 法, 笔者分别用这两种方法进行了计算, 并将二 者傅氏逆变换的结果与式(1)的计算结果(解析 解)进行了比较。

计算中, 频率在区间「10⁻², 10⁴] 以对数等 间隔取 25 个值(单位 Hz), 波数在区间「10⁻⁷, 10⁻¹] 也以相同方式取相同个数 (单位 m⁻¹), μ $=\mu_0$, $\sigma_0 = 10^{-7}$ S/m, $\sigma_1 = 10^{-2}$ S/m, I = 10 A, 收发距可变。图 2a 中, Anderson 算法的结果在高 频时明显偏离解析解;图 2b中,Anderson 算法的 结果偏离的更严重, 而 Chave 算法的结果仅有一 点偏移。总体上,两种计算结果在收发距较小时 的低频段都与解析解吻合,随着收发距和频率的 增大, Anderson 算法的结果明显偏离解析解。相 比而言, Chave 算法的精度更高且稳定。

波数域一次场

3.1 单个波数

对图 2 中的模型,参数设置一致,选取 Chave 算法进行计算,得到图3中单个波数(在能说明 问题的前提下,只选了7个波数值以使图表清晰) 对应的波数域磁场值特征曲线。可见, 波数域磁 场值的曲线形态和空间域中的保持一致。波数值 逐渐增大时,起初波数域中的磁场值保持稳定, 然后有减小的趋势, 当波数增大到一定程度, 波 数域磁场曲线变为一条水平直线,不再保持与空 间域曲线形态相似的特征,且此时的波数域场值 非常小,可以认为该曲线对应的波数在傅里叶逆 变换中不起作用,这对波数的选取有指导意义。

3.2 单个频率

对图 2 中的模型,参数设置一致,也选取 Chave 算法进行计算,得到不同频率对应的波数域 磁场特征曲线(图4),曲线特征与图3中所得结 论相似。随着波数的增大,波数域磁场首先保持 稳定, 然后迅速减小, 当 $k_x > 0.6 \times 10^{-2} \,\mathrm{m}^{-1}$ 时 (如图中黑色竖线所注), 曲线与图 $3 + k_y = 10^{-1}$ m⁻¹情况一致,其对应的波数域磁场不再保持空间 域磁场的特征,在傅里叶逆变换中将不起作用,此

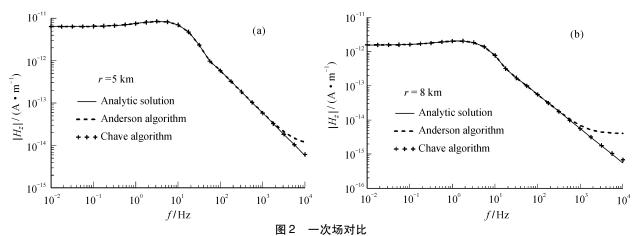
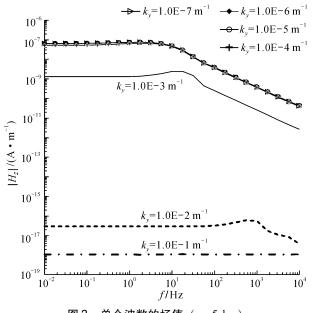


Fig. 2 Comparison of primary fields

处出现曲线波动是由 Chave 算法计算误差引起。 在场值衰减快的波数区域,要适当加密波数个数 以保证计算精度。另外, 低频对应的曲线相对集 中, 随频率的增大, 波数域曲线有下拉的趋势, 图中从 $f=10^2$ Hz 开始明显出现该特征, $f=10^4$ Hz 时最严重,可知高频逆变换的值会小于低频的, 这一结论在图 2、图 3 中均得到了验证。

3. 3 波数选取

对图 2 中的模型, 频率在区间「10⁻², 10³] 以对数等间隔取21个值(单位Hz), Number表示 波数的个数,其余参数(除波数范围和个数)均 一致,选取 Chave 算法进行计算。图 5 是波数个数 为20时不同波数范围逆变换结果与解析解的相对 误差 $(|H_0| - H_a| / H_0, H_0|)$ 为解析解 $, H_a|$ 为逆变换结



单个波数的场值 (r=5 km) Magnetic field of each single k_y

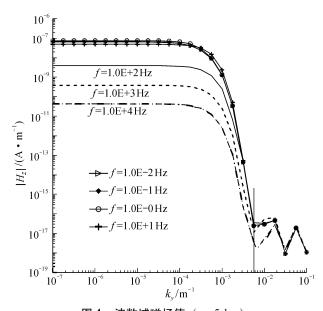
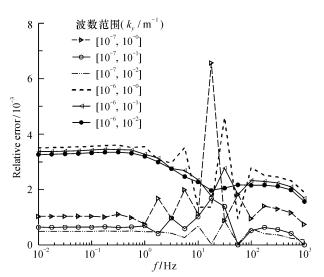


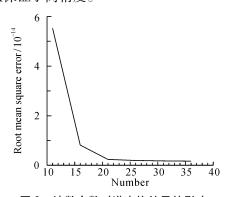
图 4 波数域磁场值 (r=5 km) Magnetic field H_z in k_z domain



波数范围对逆变换结果的影响 (r=5 km)

Fig. 5 Effect to inverse Fourier transform results of k_x region

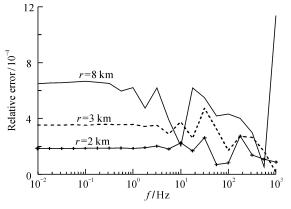
果,下同)曲线,波数范围 $[10^{-7},10^{-2}]$ 的曲 线的相对误差最小。因此,该范围是理想的选择。 在选定范围的基础上,以对数等间隔选取波数个 数,图6是不同波数个数逆变换结果与解析解的 均方根误差 $\left(\sqrt{\left(\sum_{i=1}^{n_j} (H_0^i - H_a^i)^2\right)/nf}, nf$ 为频率个 数)曲线,从曲线看出随着波数个数的增多,均方 根误差减小, 当个数增到21个以后, 误差不再明 显减小, 所以 21 个波数是理想选择, 以最少的波 数个数保证了高精度。



波数个数对逆变换结果的影响

Fig. 6 Effect to inverse Fourier transform results of k_x number

利用上述选定的波数范围和个数, 计算主测 线 (y=0 m) 不同收发距、旁测线 $(y\neq 0 \text{ m})$ 相 同收发距这两种情况下逆变换结果与解析解的相 对误差,图7和图8分别是这两种情况的相对误 差曲线。图7中,收发距为8km时,相对误差依 然小于 0.12%。图 8 中, $y \leq 500$ m 时, 相对误差 曲线小于4% (图中虚线所示), $\gamma \leq 1000$ m 时, 相对误差小于10% (图中点划线所示)。所以文 中选择的波数是合理的。



不同收发距的计算结果

Results with different distance between transmitter and receiver

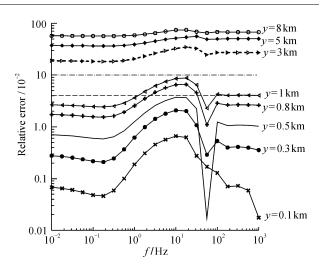


图 8 不同 y 值的计算结果 (x = 5 km)Fig. 8 Results with different y values

4 结 论

- (1) 在计算 H-H_z 广域电磁法波数域一次场 时, Chave 算法所得结果比 Anderson 算法的结果 精度更高且稳定,从而可知,在计算形如此类的 积分时,首选 Chave 算法。
- (2) 单个波数的磁场曲线形态和空间域中的 保持一致。波数值较大时,波数域磁场值很小、 不稳定,并不再保持空间域磁场特征,可知大波 数对傅里叶逆变换的作用不大。场值衰减快的波 数区域,要适当加密波数以保证计算精度。在电 磁法 2.5D 正演计算中要注意这些特征。
- (3) 通过误差分析选取了一组合理波数,波 数范围 [10⁻⁷, 10⁻²] (单位 m⁻¹), 以等对数间 隔取 21 个值。经计算,当收发距 r ≤ 8 km、旁测 线 y≤500 m 时, 计算结果都有很高的精度。
- (4) 计算结果亦表明, 收发距 x 和 y 对波数 选择和反傅氏变换计算精度影响很大,在作2.5 维正反演时应予重视。

参考文献:

- [1] 何继善. 广域电磁测深法研究 [J]. 中南大学学报: 自 然科学版, 2010, 41 (3): 1065-1072.
- [2] 何继善. 广域电磁法和伪随机信号电法 [M]. 北京: 高 等教育出版社, 2010.
- [3] 罗延钟, 孟永良. 关于用有限单元法对二维构造作电阻 率法模拟的几个问题 [J]. 地球物理学报, 1986, 29 (6): 613-621.
- [4] 底青云, Unsworth M, 王妙月. 复杂介质有限元法 2.5 维

- 可控源音频大地电磁法数值模拟 [J]. 地球物理学报, 2004, 47 (4): 723-730.
- [5] 熊彬. 关于瞬变电磁法 2.5 维正演中的几个问题 [J]. 物 探化探计算技术, 2005, 28 (2): 124-128.
- [6] Mitsuhata Y. 2-D electromagnetic modeling by finite-element method with a dipole source and topography [J]. Geophysics, 2000, 65 (2): 465-475.
- [7] 沈金松, 孙文博. 2.5 维电磁响应的有限元模拟与波数取值研究[J]. 物探化探计算技术, 2008, 30(2):135-144.
- [8] 米萨克 N·纳比吉安. 勘查地球物理电磁法 (第1卷):

- 理论 [M]. 赵经祥,译. 北京: 地质出版社,1992.
- [9] 肖明顺. 带地形的瞬变电磁 2.5 维有限元数值模拟研究 [D]. 武汉:中国地质大学, 2008.
- [10] Chave A D. Numerical integration of related Hankel transforms by quadrature and continued fraction expansion [J]. Geophysics, 1983, 48 (12): 1671-1686.
- [11] Anderson W L. Fourier cosine and sine transforms using lagged convolutions in double-precision (Subprograms DLAGF0/DLAGF1) [R]. U. S. Geological Survey Open-File Report 83 320, 1983.

Wave-Number Domain Features of Primary Field of $H - H_z$ Arrangement Wide Field Electromagnetic Method

WANG Shun-guo^{1,2}, XIONG Bin², WANG You-xue², LI Chang-wei²
(1. School of Geosciences and Info-Physics, Central South University, Changsha 410083, China;
2. College of Earth Sciences, Guilin University of Technology, Guilin 541004, China)

Abstract: In the 2.5D forward and inverse modeling of controlled source electromagnetic method (CSEM), inverse Fourier transform is unavoidable, whether the results are right or wrong is decided by the wave-numbers. In order to research the key point, the wave-number domain primary field of $H - H_z$ wide field electromagnetic method is calculated, the corresponding features are analyzed at the same time. The conclusions show us that both in space domain and in wave-number domain, the characteristics of magnetic curves are alike. Besides, large wave-number leads to very smaller magnetic value. These only can waste the time, but have no use for improving the precision of the results. A group wave-numbers are selected which is reasonable. The computation of the Chave's algorithm is superior to the Anderson's algorithm.

Key words: wide field electromagnetic method; wave-number domain; features of the primary field; Chave's algorithm; Anderson's algorithm