殷长春,黄威,贲放.时间域航空电磁系统瞬变全时响应正演模拟.地球物理学报,2013,56(9):3153-3162,doi:10.6038/ cjg20130928.

Yin C C, Huang W, Ben F. The full-time electromagnetic modeling for time-domain airborne electromagnetic systems. *Chinese J. Geophys.* (in Chinese), 2013, 56(9):3153-3162, doi:10.6038/cjg20130928.

时间域航空电磁系统瞬变全时响应正演模拟

殷长春,黄 威,贲 放

吉林大学地球探测科学与技术学院,长春 130026

摘 要 近年来很多专家学者致力于时间域航空系统正反演的研究.本文针对一维均匀层状介质和三维模型进行 正演.不仅计算垂直方向上的电磁响应,还计算了同线方向上的电磁响应,为航空电磁多分量观测提供理论依据. 通过比较航空电磁系统的脉冲响应和阶跃响应特征,发现脉冲响应在早期时间存在奇异性,造成计算不稳定.然 而,阶跃响应在早期时间没有奇异性,因而利用系统的阶跃响应可得到一种计算时间域航空电磁系统全时响应的 稳定算法.该算法具有较高的精度,并很好地保持了磁场强度 *B* 和磁感应 d*B*/dt 关系的一致性.该算法推广到三维 地质体的时间域正演模拟亦取得很好的效果.

关键词 航空电磁,时间域,正演模拟,脉冲响应,阶跃响应 doi:10.6038/cig20130928 中图分类号 P631

收稿日期 2012-12-12,2013-04-02 收修定稿

The full-time electromagnetic modeling for time-domain airborne electromagnetic systems

YIN Chang-Chun, HUANG Wei, BEN Fang

College of Geo-exploration Science and Technology, Jilin University, Changchun 130026, China

Abstract In recent years, many experts dedicated their research to the forward modeling and inversion of airborne EM systems. In this paper, we carry out the modeling for 1D layered media and 3D earth. We calculate not only vertical component but also the in-line component of the magnetic responses. This offers the theoretical basis for airborne EM to have multi-component survey. After comparing the impulse response and step response for airborne EM systems, we find that the impulse system response has singularity at the early time, resulting in stability problems in the EM modeling, while the step system response is non-singular, so that we can develop a stable algorithm for the calculation of the full-time EM responses for time-domain airborne systems. It is proved that the algorithm is precise and maintains well the integral/ derivative relationship between the magnetic field **B** and the magnetic induction $d\mathbf{B}/dt$. Extending the algorithm to 3D models has also obtained good results.

Keywords Airborne EM (AEM), Time-domain, Forward modeling, Impulse response, Step response

作者简介 殷长春,男,1965年生,教授,国家"千人计划"特聘专家,主要从事电磁勘探理论,特别是航空和海洋电磁方面的研究. E-mail:yinchangchun@jlu.edu.cn

基金项目 国家自然科学基金项目(41274121)、国家重大科研装备研制项目(ZDYZ2012-1-03 和 20130523MTEM05)联合资助.

1 引 言

航空电磁法(Airborne Electromagnetics,简称 AEM),是用来快速地质填图、普查良导电金属矿、 地下水及环境和工程监测等领域的航空物探方 法^[1].该方法优势在于速度快、成本低、通行性好,尤 其是在地形地质条件复杂地区,比如沙漠地区、山 区、森林、沼泽,以及大量植被覆盖地区,可以达到一 般物探所不能达到的效果^[2].航空电磁法根据发射 波形的不同分为时间域和频率域系统.

时间域直升机吊舱系统是以直升机为载体,在 飞行过程中通过安装在吊舱上的发射线圈,向地下 发送一次脉冲磁场,即为一次场;在其激发下,地下 的地质体中激发出感应涡流,将产生随时间变化的 感应二次场.通过采集地下返回的电磁信号,可达到 探测地下地质体的目的^[3].该方法由于直升机飞行 速度慢,数据采样密集,具有很高的横向分辨率,可 以较好地探测地下地质构造.由于时间域系统进行 纯异常观测,且发射功率很大,可探测较大深度的勘 探目标.

国外的航空系统目前已较发达,加拿大 Fugro 航空地球物理公司的 HeliGEOTEM 系统, Geotech 公司的 VTEM 系统, Aeroquest 公司的 AeroTEM 系统,丹麦 Aarhus 大学的 SkyTEM 系统等已广泛 应用于地质填图、地下水和矿产资源调查[4].有关航 空电磁系统响应的理论和应用研究国外也起步较 早.上世纪 50 年代美国 Dobrin 等人提出用航空电 磁法进行碱金属探测的设想^[5]. 自上世纪 60 年代以 来航空电磁系统理论和勘查技术研究在西方得到迅 速发展.1969年,Neison和 Morris等人进行了时间 域航空电磁系统的理论响应研究^[6]; 1996年, Annan 等采用频率域处理方法对半正弦激励 HeliGEOTEM 系统 on-time 数据进行处理解释^[7]; 1998年, Morrison等将早年有关地面瞬变电磁法的 研究成果应用到航空电磁存在局部不均匀体的异常 响应特征研究^[8];同年,Barongo 通过将频率域的计 算结果转换到时间域研究了航空瞬变电磁法的一维 正演问题^[9]:2003年,Balch和Rudd等对三角波激励 下 AeroTEM 系统的 on-time 数据进行反演解释^[10]; 2008年,Yin 等对半正弦和梯形波激励均匀半空模 型的 on-time 和 off-time 电磁响应特征进行模拟和 分析[11].

我国航空电磁勘探开发研究始于 20 世纪 70 年

代.1979年航空物探总队从国外引进双水獭翼尖硬 架三频电磁系统,目前已退役.后来,国内自行研制 的 Y-11 飞机翼尖硬架双频航电系统, 2006 年, 吉林 大学开始自主研制时间域直升机吊舱系统,项目组 研制出 JLATEM 吊舱式时间域直升机电磁勘查系 统样机,目前仍处于试验阶段.国内引进的系统目前 仅有国土资源部航遥中心从加拿大 Aeroquest 公司 引进的 AeroTEM-III 型时间域航空电磁系统. 国内 很多学者很早就开始研究航空电磁法,1980年朴化 荣等发表了均匀大地上空的时间域电磁响应,并解 释了不同飞行高度观测的时间域航空电磁资料[12]; 随后,更多学者投入到航空电磁研究领域.2003年 罗延钟等基于电磁勘探理论推导出层状大地时间域 航空电磁法偶极-偶极装置的正演计算公式和算 法[13];2005年阮百尧等对均匀水平大地上频率域垂 直磁偶源电磁场数字滤波解法进行研究^[14];2010年 吴小平等利用δ单脉冲函数作为激励源的时间域电 磁响应以实现电磁测深[15];2011年王世隆等对同心 补偿式直升机时间域航空电磁法吊舱校准装置进行 了研究[16].

本文推广了 Yin^[11]等人的算法理论,不再仅仅 计算均匀半空间电磁响应而是计算任意层状介质的 电磁响应,并将数值转换方法推广到三维电磁响应 的正演模拟.我们首先利用快速汉克尔变换数值滤 波算法计算频率域电磁响应,再通过傅里叶变换将 频率域电磁响应转换到时间域,得到航空电磁系统 的阶跃响应.最后,通过和实际发射波形的褶积获得 对于任意发射波形的正演模拟算法.我们以目前世 界上最先进的航空电磁直升机吊舱系统 HeliGEOTEM 为例来说明算法的有效性.

2 航空直升机吊舱系统的正演理论

2.1 垂直磁偶极子的电磁响应公式

在目前航空电磁系统中,垂直磁偶极子是最常用的发射源装置.在这种装置下可以测量各磁场分量.这里主要研究同线 *x* 方向和垂直 *z* 方向上的磁场分量的正演计算.我们假设直角坐标系的原点位于垂直磁偶极正下方的地表,*z* 坐标向下为正,磁偶极子发射源的高度为 *h*.参考图 1,在测点(*x*, 0, *z*) 处沿着*x* 方向的磁场水平分量为^[17]

$$H_{X} = \frac{m}{4\pi} \left\{ \frac{3rz_{+}}{R_{+}^{5}} + T_{1}(z_{-}) \right\}, \qquad (1)$$

而磁场垂直分量 Hz 为

$$H_{Z} = \frac{m}{4\pi} \left\{ \frac{3z_{+}^{2} - R_{+}^{2}}{R_{+}^{5}} - T_{2}(z_{-}) \right\}, \qquad (2)$$

其中 $z_{\pm} = h \pm z$, $R_{+} = \sqrt{r^{2} + z_{+}^{2}}$,m = nIS是发射偶极矩,而I,n,S分别表示发射电流、发射线圈匝数和面积; $T(z_{-})$ 是汉克尔积分,即

$$T_1(\boldsymbol{\xi}) = \int_0^\infty \eta(k,\boldsymbol{\xi}) \kappa^2 \mathbf{J}_1(kr) \,\mathrm{d}k, \qquad (3)$$

$$\Gamma_2(\boldsymbol{\xi}) = \int_0^\infty \eta(k,\boldsymbol{\xi}) \kappa^2 \mathbf{J}_0(kr) \,\mathrm{d}k\,, \qquad (4)$$

上式的积分称为汉克尔积分, $J_0(kr)$ 和 $J_1(kr)$ 分别 为零阶和一阶贝塞尔函数,核函数 $\eta(k,\xi)$ 的循环算法 参见 Yin 和 Hodges^[17].本文应用了 Yin 和 Hodges^[17] 给出的 100 点汉克尔数值滤波系数计算(3)~(4) 式中的汉克尔积分.

2.2 频率域与时间域的转换关系

如果频率域中场值已知,就可通过傅里叶变换 将频率域航空电磁响应转换到时间域

$$\boldsymbol{B}_{\boldsymbol{I}}(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \boldsymbol{B}(\boldsymbol{\omega}) e^{i\boldsymbol{\omega} t} d\boldsymbol{\omega}, \qquad (5)$$

其中, $B(\omega)$ 和 $B_{I}(t)$ 分别为航空电磁系统的频率域 响应和对应的脉冲响应.本节为简化起见,我们省略 场表达式中的空间坐标.当发射电流采用负阶跃电 流i(t) = u(t)时,系统观测到的响应称为阶跃响应. 由于阶跃函数的傅里叶变换为 $-1/i\omega$,我们可得到 频率域中谐变电磁场分量 $B(\omega)$ 和时间域中负阶跃 电流激励下瞬变电磁响应 $B_{s}(t)$ 的对应关系^[18]为

$$\boldsymbol{B}_{\mathrm{S}}(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \frac{\boldsymbol{B}(\boldsymbol{\omega})}{-\mathrm{i}\boldsymbol{\omega}} \mathrm{e}^{\mathrm{i}\boldsymbol{\omega} t} \,\mathrm{d}\boldsymbol{\omega}, \qquad (6)$$

上式经过简单变换变成

$$\boldsymbol{B}_{\mathrm{S}}(t) = -\sqrt{\frac{2t}{\pi}} \int_{0}^{\infty} \mathrm{Im} [\boldsymbol{B}(\omega) \sqrt{\omega}] \mathbf{J}_{1/2}(\omega t) \mathrm{d}\omega.$$
(7)

我们利用 Yin 等^[11]给出的 160 点汉克尔滤波 系数计算(7)式中的半整数阶汉克尔积分.

2.3 时间域航空电磁响应

时间域航空电磁响应传统的算法基于傅里叶变换,因此有关系式^[19]

$$\boldsymbol{B}(\boldsymbol{\omega}) = \boldsymbol{I}(\boldsymbol{\omega})\boldsymbol{B}_{0}(\boldsymbol{\omega}), \qquad (8)$$

$$\frac{\mathrm{d}\boldsymbol{B}}{\mathrm{d}t} = \mathrm{i}_{\boldsymbol{\omega}}\boldsymbol{I}(\boldsymbol{\omega})\boldsymbol{B}_{0}(\boldsymbol{\omega}), \qquad (9)$$

上式中 $B_0(\omega)$ 是系统的单位脉冲响应,而 $I(\omega)$ 为发 射电流的傅氏谱.利用卷积定理以及阶跃响应和脉 冲响应之间的关系,得到任意发射电流时间域电磁 响应的褶积公式:

$$\boldsymbol{B}(t) = \boldsymbol{I}(t) * \boldsymbol{B}_{\boldsymbol{I}}(t)$$

= $-\boldsymbol{I}(t) * \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{B}_{\mathrm{S}}}{\mathrm{d}t} = -\frac{\mathrm{d}\boldsymbol{I}}{\mathrm{d}t} * \boldsymbol{B}_{\mathrm{s}},$ (10)

 $\frac{d\boldsymbol{B}}{dt} = \frac{d\boldsymbol{I}}{dt} * \boldsymbol{B}_{I}(t) = -\frac{d\boldsymbol{I}}{dt} * \frac{d\boldsymbol{B}_{s}}{dt} = -\frac{d^{2}\boldsymbol{I}}{dt^{2}} * \boldsymbol{B}_{s}, (11)$ 其中, $\boldsymbol{I}(t)$ 是发射电流, \boldsymbol{m} $\boldsymbol{B}_{I}(t)$ 和 $\boldsymbol{B}_{s}(t)$ 分别是航空 电磁系统的脉冲响应和阶跃响应. 这里值得注意的 是任何系统阶跃响应和脉冲响应均存在积分/微分 的关系. 方程(10)和(11)将 Yin 等^[17]给出的计算公 式做了进一步延伸.

公式(10)和(11)中的褶积可以通过高斯积分来 实现^[20].因此,可得到

$$\int_{a}^{b} f(x) dx = \frac{b-a}{2} \sum_{i=1}^{N} w_{i} f\left(\frac{b-a}{2} x_{i} + \frac{a+b}{2}\right), \quad (12)$$

其中 x_i 和 w_i 分别为高斯抽样点坐标及对应的加权 系数.

3 一维层状介质脉冲响应和阶跃响应 特征分析

3.1 模型参数介绍

假设垂直磁偶极发射源位于直角坐标系原点的 正上方(取 Z 坐标垂直向下,如图 1),测点坐标为 (x,0,z).h=30 m 为发射线圈离地面的高度,z= 50 m为接收线圈离地面的高度,r=10 m 为发射线 圈和接收线圈之间的水平距离.航空电磁系统的发 射偶极矩为 615000 Am².图1给出电磁系统模型示 意图.我们分别讨论表1中均匀半空间、两层和三层 介质的情况.

表 1 模型参数 Table 1 Model parameters

均匀半空间	二层介质模型	三层介质模型
	$\rho_1 = 100 \ \Omega m$	$\rho_1 = 100 \ \Omega m h_1 = 30 \ m$
$\rho_1 = 100 \ \Omega m$	$h_1 = 30 { m m}$	$\rho_2 = 10 \ \Omega m$ $h_2 = 30 \ m$
	$\rho_2 = 10 \ \Omega m$	$\rho_3 = 500 \ \Omega \mathrm{m}$

3.2 脉冲函数和阶跃函数的电磁响应

图 2 给出航空电磁系统的脉冲响应和阶跃响 应.由图可以看出,无论是同线分量还是垂直分量, 航空电磁系统的脉冲响应在时间接近 0 时出现奇异 性[图 2a,b],而阶跃响应(脉冲响应的积分)则保持 平稳状态并随时间减小趋近于零[图 2c,d].因此, 利用系统脉冲响应的褶积运算不稳定,而利用系统 阶跃响应的褶积运算是稳定的.这更说明,尽管在公 式(10)、(11)中的褶积在数学上是等价的,但由于脉 冲响应在 t=0 时刻出现奇异性,公式(10)、(11)中 只有最后的褶积方法是稳定可行的.鉴于此,本文利 用(10)和(11)中的最后两式计算任意发射波形的航





空电磁全时响应.

4 一维层状介质任意发射波形的电磁 响应

4.1 发射波形参数和精度检验

下面以半正弦波为例讨论时间域航空电磁系统全时响应的正演模拟问题,参考 Fugro 的 HeliGEOTEM 系统.如图 3,假设半正弦波的基频为 f=30 Hz,脉冲宽度为 4 ms,发射偶极矩为 615000 Am².发射和接收机几何参数与图 2 所述相同.由于目前尚未见到国内外有关时间域航空电磁系统全时响应计算结果,我们针对 Yin 等^[11]给出的半空间模型,利用本文提出的层状模型计算结果与其进行比较.如图4



图 2 层状介质的脉冲响应和阶跃响应 (a)和(b)是 x 和 z 方向磁场的脉冲响应,而(c)和(d)是 x 和 z 方向磁场的阶跃响应. Fig. 2 Impulse and step responses of AEM system for a layered medium, where (a) and (b) display the impulse system responses, while (c) and (d) display the step response.



图 3 航空电磁半正弦发射波形 Fig. 3 Airborne EM half-sine transmitting waveform

所示,吻合程度令人满意.

4.2 一维层状介质的电磁响应

图 5 和 6 分别给出航空电磁系统全时响应 B 和 dB/dt(地电模型参数见表 1).为比较起见,同时给 出利用系统阶跃响应和脉冲响应进行褶积的计算 结果.

从图可以看出,无论是同线还是垂直分量,利用 系统阶跃响应和发射电流褶积计算的磁场 B 和磁 感应 dB/dt 之间保持很好的积分/导数关系,而利用 脉冲响应计算的B和dB/dt不存在该积分/导数关 系.另外,由脉冲响应计算的电磁响应与电阻率基本 无关,响应曲线基本重合,不能反映地下电性分布特 征.这说明算法存在问题.相反,由阶跃响应计算的 电磁场响应很好地反映地下电性特征的变化.从图 中可以比较明显地看出不同大地导电率对应不同的 晚期衰减速率.大地越良导,电磁信号衰减越慢,反 之大地越高阻,电磁信号衰减越快.

比较图 5a 和图 5c、图 6a 和图 6c 可以看出,所 有模型中 B 和 dB/dt 电磁响应 x 方向的幅值比 z方向的幅值均小一个数量级,说明 z 方向的电磁响 应具有较高垂向分辨率和勘探深度.进一步比较图 5a 和图 5c 可以看出,地下电性越良导,供电和断电 (全时域)电磁响应信号 B 越强,供、断电期间的峰 峰值越大且衰减越慢.因而时间域航空电磁系统可 有效应用于地下良导体目标的勘探.比较图 6a 和图 6c 可以看出,地下电性越良导,电磁响应信号 dB/dt越强,供、断电期间的峰峰值越大且衰减越慢.然而, 和磁场响应 B 相比,磁感应 dB/dt 曲线形态更复



图 4 本文计算结果和 Yin^[11]等的计算结果比较 Fig. 4 Modeling results of this paper compared with those from Yin et al.^[11]





Fig. 5 AEM full-time B responses over a layered medium for a half-sine transmitting wave, where (a) and (c) are magnetic field responses calculated by convolving the transmitting current with step response, while (b) and (d) are calculated by convolving with impulse response.

杂,异常分辨能力明显减弱.

5 三维地质体的电磁响应

下面讨论利用积分方程方法计算三维不均匀体的时间域航空电磁响应.本文采用的频率域正演模拟是基于 Raiche^[21]提出的算法.它是利用并矢格林函数理论建立二次感应场和一次场的关系,求解异常体内感应电流分布,并通过对异常体内感应电流的体积分计算航空电磁系统的频率响应.通过汉克尔变换,将系统的频率响应转换到时间域,并通过和发射电流波形或其导数的褶积计算出航空电磁系统的全时域瞬变电磁响应.

5.1 三维模型及参数介绍

假设垂直磁偶极发射源位于三维异常体的正上

方.航空电磁系统参数见图 1,地下三维目标体的埋 深为 d,目标体的围岩电阻率为 100 Ω m. 我们分别 计算了两种情况:同一深度不同目标体电阻率 ρ = 1、10、100 Ω m,及同一电阻率不同目标体深度 d= 10、30、50 m. 假设异常体的体积为 50 m×50 m× 200 m,正演模拟时将其剖分为 5 m×5 m×20 m 的 单元.

5.2 三维地质体的电磁响应

图 8 给出三维地质体在同一电阻率 $\rho=1$ Ωm 不同深度的电磁响应,而图 9 是三维地质体位于同 一深度 d=30 m,其电阻率不同时的电磁响应.我们 利用系统的阶跃响应与发射波形进行褶积计算出 x和z方向磁场 **B** 和磁感应 d**B**/dt 响应.从图 8a、8b 和图 9a、9b 可以看出早期异常较大,说明供电期间 的航空电磁信号易于分辨地下良导体;比较两图可





Fig. 6 AEM full-time $d\mathbf{B}/dt$ responses over a layered medium for a half-sine transmitting wave, where (a) and (c) are $d\mathbf{B}/dt$ calculated by convolving the transmitting current with step response, while (b) and (d) are calculated by convolving with impulse response.

以看出 z 方向幅值比 x 方向幅值至少高出一个数量级,这与一维层状介质的情况类似.比较图 8c、8d 可以看出不同埋深良导体无论在磁感应 dB/dt 还是在磁场响应 B 上均得到很好地反映.无论对于同线分量还是垂直分量, B 和 dB/dt 之间均有很好的积分/导数一致性关系.

6 结 论

本文研究了时间域航空电磁系统瞬变全时域电 磁响应的正演模拟问题,对于系统供、断电时产生的 B和 dB/dt 的电磁响应给出了一个稳定的算法.较 之于传统的算法,本方法计算更精确、稳定,并很好 地保持了磁场 B 和磁感应 dB/dt 的一致性关系.文 中给出的算法不仅适用于一维地质体,也适用于三维复杂地质模型电磁响应的正演模拟.

从理论模拟结果可见,航空瞬变电磁响应的垂 直分量比同线分量信号强的多,因而具有较大勘探 深度和较高分辨率.三维异常体的供电(on-time)电 磁响应强,并且对异常体的导电性非常敏感,因此全 时域航空电磁响应观测和解释易于识别地下良 导体.

必须指出的是:本文提出的算法是利用系统阶 跃响应和发射电流的导数进行褶积计算航空电磁响 应,非常适合理论模型的正反演计算;对于实际发射 波形,首先需要对其进行拟合,从而得到其导数才可 计算出航空电磁响应.

现在探讨一种新的思路:通过利用航空电磁系

3160

шш

10

<u>BBB</u>B

10



图 8 同一电阻率不同深度三维地质体的航空电磁响应 AEM responses for a three-dimensional geological body with the same resistivity but different depths Fig. 8



图 9 三维地质体在同一深度但具有不同电阻率的航空电磁响应

Fig. 9 AEM responses for a three-dimensional geological body with the same depth but different resistivities

airborne electromagnetic. *Contributions to Geology and Mineral Resources Research* (in Chinese), 2006, 21(1): 40-53.

- [3] 牛之琏. 时间域电磁法原理. 长沙: 中南大学出版社, 2007.
 Niu Z L. Principle of Time-domain Electromagnetic Method (in Chinese). Changsha: Central South University Publishing House, 2007.
- [4] Smith R. Airborne electromagnetic methods: applications to minerals, water and hydrocarbon exploration. CSEG Distinguished Lecture Tour, 2010.
- [5] Dobrin M B. Introduction to Geophysical Prospecting. 3rd ed. New York: McGraw-Hill, 1976.
- [6] Nerson P H and Morris D B. Theoretical response of a timedomain airborne, electromagnetic system. *Geophysics*, 1969, 34(5), 729-738.
- [7] Annan A P, Smith R S, Lemieux J, et al. Resistive-limit time-domain AEM apparent conductivity. *Geophysics*, 1996, 61(1): 93-99.
- [8] Morrison H F, Becker A, Hoversten G M. Physics of airborne EM systems. Exploration Geophysics, 1998, 29

(2): 97-102.

- [9] Barongo J O. Selection of an appropriate model for the interpretation of time-domain airborne electromagnetic data for geological mapping. *Exploration Geophysics*, 1998, 29 (2): 107-110.
- [10] Balch S J, Boyko W P, Paterson N R. The AeroTEM airborne electromagnetic system. *The leading Edge*, 2003, 22(6): 562-566.
- [11] Yin C, Smith R S, Hodges G, Anne P. Modeling results of on-and off-time B and dB/dt for time-domain airborne EM systems. Extended Abstract, 70th Annual EAGE Conference and Exhibition, Rome, 2008, 1-4.
- [12] 朴化荣,沙树琴,王延良.均匀大地上空的时间域电磁响应. 地球物理学报,1980,23(2):207-218.
 Piao H R, Sha S Q, Wang Y L. Time domain electromagnetic response above the surface of a homogeneous earth. *Chinese J. Geophys.* (in Chinese), 1980, 23(2): 207-218.
- [13] 罗延钟,张胜业,王卫平.时间域航空电磁法-维正演研究. 地球物理学报,2003,46(5):719-724.
 Luo Y Z, Zhang S Y, Wang W P. A research on one-

dimension forward for aerial electromagnetic method in time domain. *Chinese J. Geophys.* (in Chinese), 2003, 46(5): 719-724.

- [14] 阮百尧.均匀水平大地上频率域垂直磁偶源电磁场数值滤波 解法.桂林工学院学报,2005,25(1):14-18.
 Run B Y. Digital filter method of evaluating electromagnetic field from a vertical magnetic dipole above the homogeneous earth. Journal of Guilin University of Technology (in Chinese), 2005, 25(1): 14-18.
- [15] 吴小平,柳建新.一种广义时间域电磁测深法——单脉冲电磁测深方法.地球物理学进展,2010,25(6):2137-2143.
 Wu X P, Liu J X. A generalized time-domain electromagnetic sounding —— the ô function electromagnetic sounding. *Progress in Geophysics* (in Chinese), 2010, 25(6): 2137-2143.
- [16] 王世隆,王言章,随阳轶等.同心补偿式直升机时间域航空 电磁法吊舱校准装置研究.地球物理学报,2011,54(9): 2397-2406.

Wang S R, Wang Y Z, Sui Y Y, et al. A bird calibration

device of helicopter-borne TEM with concentric bucking loop. *Chinese J. Geophys.* (in Chinese), 2011, 54(9): 2397-2406.

- [17] Yin C, Hodges G. Simulated annealing for airborne EM inversion. Geophysics, 2007, 72(4): F189-F196.
- [18] Yin C. Electromagnetic induction in a layered conductor with arbitrary anisotropy [Ph. D. Thesis] Germany: Technical University of Braunschweig, 1999.
- [19] 朴华荣. 电磁测深法原理. 北京: 地质出版社, 1990.
 Piao H R. The theory of Electromagnetic Sounding (in Chinese). Beijing: Geological Publishing House, 1990.
- [20] 何光渝,周宇斌,张国凤. FORTRAN 77 算法手册. 北京: 科学出版社,1993.
 He G Yu, Zhou Y B, Zhang G F. Numerical Recipes in Fortran 77 (in Chinese). Beijing: Science Press,1993.
- [21] Raiche A. 3D EM modeling using integral equation algorithm, AMIRA Project Report P223E, 2001.

(本文编辑 刘少华)