Hans汉斯

堤坝渗漏感应磁梯度检测可行性研究

王小鹏^{1,2}

¹中南大学有色金属成矿预测与地质环境监测教育部重点实验室,湖南 长沙 ²中南大学地球科学与信息物理学院,湖南 长沙

收稿日期: 2023年2月23日; 录用日期: 2023年3月24日; 发布日期: 2023年3月31日

摘要

堤坝的渗漏检测对堤坝的安全运行有着重要的意义。由于磁梯度测量具有观测无需与地面接触、野外容 易操作以及受地磁场影响较小等优点,该技术可以很好的应用于堤坝渗漏检测当中。为了研究磁梯度张 量与渗漏通道之间的关系,本文从频率域Maxwell方程组出发推导控制方程,利用有限元实现了三维频 率域磁场正演,并通过理论模型测试了算法的正确性。利用高阶紧致差分算法实现了磁梯度张量的高精 度计算。接着文章分析了不同模型参数磁梯度张量和渗漏通道之间的关系,表明Byz和Bzz分量可以很好 的反映渗漏通道的位置。通过对磁梯度的求解避免了理论计算磁场所带来的误差,并且提高了异常分辨 率。通过本文的研究,可以为实际工作中的参数设计提供理论指导。

关键词

渗漏探测,CSEM正演,有限元,磁梯度张量,高阶紧致差分算法

Dam Leakage Sensing Magnetic Gradient Detection Feasibility Study

Xiaopeng Wang^{1,2}

¹Key Laboratory of Metallogenic Prediction of Nonferrous Metals and Geological Environment Monitoring, Central South University, Ministry of Education, Changsha Hunan ²School of Geosciences and Info-Physics, Central South University, Changsha Hunan

Received: Feb. 23rd, 2022; accepted: Mar. 24th, 2023; published: Mar. 31st, 2023

Abstract

The leakage detection of dam is of great significance for the safe operation. Because the magnetic gradient measurement has the advantages of no need to contact the ground, it is easy to operate, and it is less affected by the ground magnetic field when observing. This technology can be well

applied in the leak detection. In order to study the relationship between the magnetic gradient and the leakage, this article derives the control equation from the frequency domain Maxwell equation, uses the finite element to achieve the 3D frequency domain magnetic field forward, and tests the correctness of the algorithm through the theoretical model. High-order compact difference scheme is used to achieve the high-precision calculation of magnetic gradient tensor. Then this article analyzes the relationship between the gradient tensor and the leakage channel of different model parameters. It shows that Byz and Bzz can reflect the position of the leakage channel. The solution to the magnetic gradient avoids the error caused by the theoretical calculation of the magnetic place, and improves abnormal resolution. Through the research of this article, the theoretical guidance can be provided for parameter design in actual work.

Keywords

Leakage Detection, CSEM Forward, Finite Element, Magnetic Gradient Tensor, High-Order Compact Difference Scheme

Copyright © 2023 by author(s) and Hans Publishers Inc. This work is licensed under the Creative Commons Attribution International License (CC BY 4.0). <u>http://creativecommons.org/licenses/by/4.0/</u> © Open Access

1. 引言

随着大型水利工程建设的基本完成,逐步进入后水电时代,处于工程运营期,堤坝的渗漏是影响其 安全有效运营的重要问题[1][2]。在长期复杂的自然环境条件下,土石堤坝状态不断发生变化,再加上施 工质量和防渗处理等问题,导致现今大部分土石堤坝都存在一定的渗漏风险,渗漏问题不仅影响水电工 程的经济效益,还会给堤坝运行带来安全隐患[3]。为及时对其健康状况诊断和评估,合理的堤坝渗漏探 测具有重要的意义。

地球物理探测法是一种间接探测方法,根据堤坝与通道之间物性差异获得渗漏通道的分布。其具有 准确、高效以及不伤害坝体等优点,在堤坝渗漏方面有着广泛的应用。目前常用的堤坝隐患物探方法, 包括自然电场法[4]、电阻率法[5]、探地雷达[6]、瞬变电磁法[7]以及流场拟合法[8]等。但是由于我国堤 坝类型众多、结构多样以及渗漏情况复杂,当前检测技术的探测精度和速度很难满足要求,所以寻求一 种新的方法将其应用到土石堤坝渗漏检测上尤为重要。

磁梯度检测技术是在磁电阻率法的基础上,通过在堤坝上下游布置两个电极,并利用导线将放置在 较远处发射机提供的电磁信号供入坝体之中。然后在堤坝上方和水中测量多个磁场矢量并计算磁梯度, 进而获得土石堤坝渗漏通道分布的一种电磁探测方法。磁电法的正演方面,主要方法有解析解法[9]、有 限差分法[10]以及有限单元法[11]等。Yang 等[12]将 CSEM 有限元正演引入到磁电法正演之中,其直接将 CSEM 在近区所测得的磁场作为 MMR 正演磁场,并证明了 CSEM 方法正演磁场更符合实际。有限单元 法是地球物理数值模拟的重要方法,其在 20 世纪 90 年代被引入到电磁勘探领域[13]。徐世浙[14]在 1994 年出版了中文著作《地球物理中的有限单元法》书中详细叙述有限元法在地球物理中的一般步骤和基本 原理。Schwarzbach 等[15]开发了基于二次场算法的自适应高阶有限元程序,并使用该程序进行了海洋 CSEM 正演,研究了海底地形对测量的影响。刘寄仁等[16]将基于有理 Krylov 子空间的单极点模型降阶 算法引入 CSEM 有限元正演,实现了 CSEM 正演快速高精度求解。当前 CSEM 有限单元法数值模拟已经 能够模拟 1D、2D 和 3D 模型并且其精度和效率也有了很大提升,使用有限单元法能够适应磁梯度求解对 磁场精度的要求。磁梯度测量方面,主要方法有中心差分[17]、三次样条差分[18]和紧致差分算法[19]等。 在磁电法实际应用中,一般利用理论计算获得场源和背景所产生的磁场,然后对实际获得的总磁场 进行归一化得到磁电异常,以消除供电导线和背景产生的磁场。但受到地形等因素影响,这种方法需要 进一步改进。随着磁传感器精度的提高,磁梯度的测量精度有了很大进步。而且该技术具有施工简单和 对异常分辨率高等优点,能很好的用于土石堤坝渗漏检测之中。

本文从磁梯度测量的角度出发,首先利用频率域 Maxwell 方程组获得控制方程,在考虑有限场源形态的情况下,使用六面体有限元方法实现三维频率域磁场高精度正演,并通过理论模型测试算法的正确性。再者,选择合适的梯度求导技术实现磁梯度的高精度计算,分析堤坝渗漏通道磁梯度的分布规律。通过本文的研究可以为实际磁梯度渗漏通道检测提供一定的理论依据和技术指导。

2. CSEM 有限元方法

2.1. CSEM 有限元方程

传统的磁电阻率法正演采用的是直流电法的正演思路[20] [21],静电场麦克斯韦方程组入手,推导 MMR 控制方程,其与实际发送的低频信号不符。为符合实际,本文借助 CESM 的正演思路解决三维磁 场正演问题,其基本方法是将 CSEM 在近区所测得的磁场直接作为 MMR 正演磁场[22]。设角频率ω、谐变因子 e^{iot},从频率域 Maxwell 方程组[23]出发,

$$\nabla \times \boldsymbol{E} = -i\boldsymbol{\omega}\boldsymbol{B} \tag{1}$$

$$\nabla \times \boldsymbol{B} = \mu_0 \left(\boldsymbol{J}_s + \boldsymbol{\sigma} \boldsymbol{E} \right) \tag{2}$$

$$\nabla \cdot \boldsymbol{E} = 0 \tag{3}$$

$$\nabla \cdot \boldsymbol{B} = 0 \tag{4}$$

其中, ∇ 表示哈密顿算子,*E*表示电场强度,*B*表示磁感应强度,*J*_s表示场源电流密度, σ 表示电导率, μ_0 表示真空磁导率。对式(1)两端取旋度,将式(2)代入,可得电场*E*的双旋度方程:

$$\nabla \times \nabla \times \boldsymbol{E} + k^2 \boldsymbol{E} = -i\omega\mu_0 \boldsymbol{J}_s \tag{5}$$

式中 ω 为圆频率, k为准静态极限下的波数, 其中 $k^2 = i\omega\mu_0\sigma$ 。应用伽辽金法便可得到关于电场的有限元方程[24]:

$$R = \sum_{e=1}^{N_e} \iiint_{\Omega_e} N_i^e \cdot \left(\nabla \times \nabla \times E + k^2 E + i\omega \mu \boldsymbol{J}_s \right) \mathrm{d}\Omega_e$$
(6)

其中 N_e为网格剖分的单元数目, N^e_i为单元棱边上的基函数。

2.2. 有限元分析

本文使用六面体单元,其基函数即有大小,又有方向,对于某一个单元,构造如下矢量基函数[25]

$$N_i^e = \frac{1}{8} \left(1 + \xi_i \xi \right) \left(1 + \eta_i \eta \right) \left(1 + \zeta_i \zeta \right) \tag{7}$$

其中 ξ_i , η_i , ς_i 为母单元中节点, $i = 1, \dots, 8$ 。

若已获得单元棱边中点的电场值 $E_{pi}^{e}(p = x, y, z; i = 1, 2, 3, 4)$,则根据矢量基函数可以求出该单元内任 意位置的场值:

$$\boldsymbol{E}^{e} = \sum_{i=1}^{12} \boldsymbol{N}_{i}^{e} \boldsymbol{E}_{i}^{e}$$
(8)

研究区域进行网格剖分之后,接着对有限元方程进行离散,将整体区域的积分转化成单元积分的和。 对式利用矢量恒等式及高斯定理可得:

$$\boldsymbol{R} = \sum_{c=1}^{N_e} \iiint_{\Omega_e} \left(\nabla \times \boldsymbol{N}_i^e \right) \cdot \left(\nabla \times \boldsymbol{E} \right) + i\omega\mu \boldsymbol{N}_i^e \cdot \boldsymbol{\sigma} \cdot \boldsymbol{E} + i\omega\mu \boldsymbol{N}_i^e \cdot \boldsymbol{J}_s \right) \mathrm{d}\Omega_e + \int_{se} \left[\left(\nabla \times \boldsymbol{E} \right) \times \boldsymbol{N}_i^e \right] \cdot \boldsymbol{n}_s \mathrm{d}S_e \tag{9}$$

当我们剖分区域选的足够远时,场值衰减为零,式(9)右端第二项为 0。根据单元积分,可将任意单元的余量 **R**^e 写为:

$$\boldsymbol{R}^{e} = \left(\boldsymbol{C}_{e} + i\boldsymbol{\omega}\boldsymbol{M}_{e}\right) \cdot \boldsymbol{E}_{e} + i\boldsymbol{\omega}\boldsymbol{b}_{e} \tag{10}$$

式中, $(C_e + i\omega M_e)$ 为单元矩阵, E_e 为电场矢量, $-i\omega b_e$ 为场源项。

2.3. 总体合成

将方程离散后得到的每个单元矩阵方程,通过合成,可得到总的矩阵方程[26] [27],即:

$$(\boldsymbol{C} + i\boldsymbol{\omega}\boldsymbol{M}) \cdot \boldsymbol{E} = -i\boldsymbol{\omega}\boldsymbol{b} \tag{11}$$

式中, $(C + i\omega M)$ 为总体合成矩阵,E为电场矢量, $-i\omega b$ 为场源项。在求得电场矢量后,根据法拉第定律,即式(1)可得到磁场分量。

3. 高阶紧致差分算法

高阶紧致差分算法是具有低计算量且能保持高精度数值结果的差分方法[28]。本文采用非均匀网格三格点四阶紧致差分算法(third-point fourth-order compact difference scheme on the non-uniform grid, N-CD4), 以水平分量为例,其具体求导公式如下:

设 x_i 为区间[a,b]上的节点,步长 $h_i = x_{i+1} - x_i$, $i = 0,1,\cdots,N_x$, 且将在第i个节点上的值表示为 $B_x^{i,j,k}$, 其中 $i = 0,1,\cdots,N_x$; $j = 0,1,\cdots,N_y$; $k = 0,1,\cdots,N_z$ 。

令 $h_{bx} = x_i - x_{i-1}$, $h_{fx} = x_{i+1} - x_i$, 内节点上磁梯度分量 $B_{xx}^{i,j,k}$ ($i = 1, 2, \dots, N_x - 1$) 与磁场水平分量的四阶 精度格式为[19]:

$$\alpha B_{xx}^{i-1,j,k} + B_{xx}^{i,j,k} + \beta B_{xx}^{i+1,j,k} = \xi B_x^{i-1,j,k} + \psi B_x^{i,j,k} + \zeta B_x^{i+1,j,k}, \quad j = 0, 1, \cdots, N_y; k = 0, 1, \cdots, N_z.$$
(12)

式中系数值为:

$$\begin{cases} \alpha = \frac{h_{fx}^2}{\left(h_{fx} + h_{bx}\right)^2}, \beta = \frac{h_{bx}^2}{\left(h_{fx} + h_{bx}\right)^2}, \\ \xi = -\frac{2\left(h_{fx}^3 + 2h_{bx}h_{fx}^2\right)}{h_{bx}\left(h_{bx} + h_{fx}\right)^3}\psi = -\frac{2\left(h_{bx} - h_{fx}\right)}{h_{bx}h_{fx}}, \zeta = \frac{2\left(h_{bx}^3 + 2h_{fx}h_{bx}^2\right)}{h_{fx}\left(h_{bx} + h_{fx}\right)^3} \end{cases}$$
(13)

对于左边界点和右边界点处, 令 $h_{bx,1} = x_1 - x_0, h_{fx,1} = x_2 - x_1, h_{bx,N_x-1} = x_{N_x-2}, h_{fx,N_x-1} = x_{N_x} - x_{N_x-1},$ 磁场水平分量的一阶导数紧致格式如下:

$$B_{xx}^{0,j,k} + \left(1 + \frac{h_{bx,1}}{h_{fx,1}}\right) B_{xx}^{1,j,k}$$

$$= \frac{-3h_{bx,1} - 2h_{fx,1}}{h_{bx,1} \left(h_{bx,1} + h_{fx,1}\right)} B_{x}^{0,j,k} + \left(\frac{2}{h_{bx,1}} - \frac{h_{bx,1}}{h_{fx,1}^{2}} + \frac{1}{h_{fx,1}}\right) B_{x}^{1,j,k}$$

$$+ \frac{h_{bx,1}^{2}}{h_{fx,1}^{2} \left(h_{bx,1} + h_{fx,1}\right)} B_{xx}^{2,j,k}, \quad j = 0, 1, \cdots, N_{y}; k = 0, 1, \cdots, N_{z}.$$

$$(14)$$

DOI: 10.12677/ag.2023.133027

$$\begin{pmatrix} 1 + \frac{h_{f\bar{x},N_x-1}}{h_{bx,N_x-1}} \end{pmatrix} B_{xx}^{N_x-1,j,k} + B_{xx}^{N_x,j,k} \\ = -\frac{h_{f\bar{x},N_x-1}^2}{h_{bx,N_x-1}^2 \left(h_{f\bar{x},N_x-1} + h_{bx,N_x-1}\right)} B_{xx}^{N_x-2,j,k} - \left(\frac{2}{h_{f\bar{x},N_x-1}} - \frac{h_{f\bar{x},N_x-1}}{h_{bx,N_x-1}^2} + \frac{1}{h_{bx,N_x-1}}\right) B_{x}^{N_x-1,j,k}$$

$$+ \frac{3h_{f\bar{x},N_x-1} + 2h_{bx,N_x-1}}{h_{f\bar{x},N_x-1} \left(h_{bx,N_x-1} + h_{f\bar{x},N_x-1}\right)} B_{x}^{N_x,j,k}, \quad j = 0, 1, \cdots, N_y; k = 0, 1, \cdots, N_z.$$

$$(15)$$

通过求解上述等式,可以获得 B_{xx} 。同理,可以获得磁梯度其它分量 B_{xy} 、 B_{xz} 、 B_{yx} 、 B_{yy} 、 B_{yz} 、 B_{zx} 、 B_{zy} 和 B_{zz} 。

4. 正演模拟

4.1. 正演程序验证

为了验证六面体矢量有限元计算出的磁场精度同时比较两种梯度求解算法的稳定性和精度。我们设 计了一个均匀半空间模型(图 1),并选取了一条测线,其具体参数如下:场源为偶极源,其电极位于轴上, 长 1 m。测线位于 *x* = 15 m, *y* = 100~180 m,间隔 1 m。发射频率 128 Hz,电流强度 1 A。





图 2 分别是磁场三分量幅值和相对误差图,可以看出解析解和有限元计算出的磁场三个分量幅值基本一致,拟合效果较好,同时三个分量误差均小于 1%。通过以上对比,证明三维有限元程序是正确的且 精度满足要求。

在三维矢量有限元计算出的磁场基础上,本文采用三次样条差分(Cubic Splines Difference, CSD)和 N-CD4两种算法分别计算了磁梯度(图 3),可以看出 B_{xx}、B_{xy}、B_{yx}、B_{yy}、B_{zx}和 B_{zy}分量两种算法计算出的 幅值曲线完全重合,且曲线都较光滑。B_{yz}分量两种算法幅值曲线基本重合,其 CSD 算法曲线不太光滑。 B_{xz}分量两者趋势一致,但 CSD 算法曲线有所跳动。B_{zz} 分量 N-CD4 算法计算出的幅值曲线较光滑,而 CSD 算法曲线跳动比较严重,其原因是磁场的垂向分量在垂直方向上的变化较小,CSD 算法的稳定性相 较于 N-CD4 算法较弱所导致的。

综上, CSD 和 N-CD4 两种算法都能计算磁梯度, 而 N-CD4 的计算精度和稳定性优于 CSD 算法。故在后面模型计算时将采用 N-CD4 算法,进行三维渗漏通道磁梯度模拟。



Figure 2. Comparison of numerical solution and analytical solution of inductive magnetic field vector. (a) Amplitude, (b) relative error



图 2. 磁场矢量数值解与解析解对比图。(a) 幅值, (b) 相对误差

Figure 3. Comparison of magnetic gradient calculated by high-order compact difference and magnetic gradient calculated by cubic spline difference. (a) B_{xx} ; (b) B_{xy} ; (c) B_{xz} ; (d) B_{yx} ; (e) B_{yy} ; (f) B_{yz} ; (g) B_{zx} ; (h) B_{zy} ; (i) B_{zz} **图 3.** 高阶紧致差分与三次样条差分磁梯度计算结果对比图。(a) B_{xx} 分量; (b) B_{xy} 分量; (c) B_{xz} 分量; (d) B_{yx} 分量; (f) B_{yz} 分量; (g) B_{xx} 分量; (d) B_{yx} 分量; (f) B_{yz} 分量; (g) B_{xx} 分量; (h) B_{zy} 分量; (c) B_{xz} 分量; (d) B_{yx} 分量; (f) B_{yz} 分量; (g) B_{xx} 分量; (h) B_{zy} 分量; (h) B_{zy} 分量; (f) B_{yz}

4.2. 模型1

为了分析不同参数下异常体所引起的磁场矢量及磁梯度响应,本文设计了多个对比模型,以分析发 射频率、异常体与背景电导率比值和异常体埋深对磁场矢量及磁梯度响应的影响。模型1的设计参数如 下:

在一个电导率为 0.001 S/m 的均匀半空间内设置 3 个横截面积为 0.25 m², 长 21 m 的长方体其电导率 为 0.1 S/m, 埋深为 10 m。设发射频率为 128 Hz, 电流为 10 A,场源为 U 型源,其电极位于 *x* 轴上, *x* 方向长 300 m,总长 1500 m。测区大小 30 m×60 m,测点间隔 1 m (图 4)。

由于导线供电电流较大且测区离场源较近,所以磁场矢量对异常体反映不太明显(图 5)。而梯度是距 离的变化量,对磁场矢量求导之后,其对磁场变化剧烈的地方更加敏感。

由于导线供电电流较大且测区离场源较近,所以磁场矢量对异常体反映不太明显(图 5)。而梯度是距 离的变化量,对磁场矢量求导之后,其对磁场变化剧烈的地方更加敏感。

由图 6, *B_{yz}*分量可以很好的反映异常体的位置, *B_{yz}*幅值较大处即为异常体大致所在的位置,最大值为 20 pT/m。其次, *B_{zz}*分量的大小值呈正负交替出现,在异常体上方为零点。*B_{zy}*分量在异常体的位置也有较好的反映,异常表现为极小值。同时, *B_{yy}*分量在异常体位置显示较小的异常,也可以看出异常体的大致位置。*B_{xx}*和 *B_{yx}*的幅值关于 *y* 轴呈中心对称出现,虽然异常体存在影响了曲线分布,但很难辨识。*B_{xx}*和 *B_{xz}*无法显示异常体的位置。可以看出磁梯度在一定程度上可以反映异常体的位置,并且压制一次场的影响。



Figure 4. Sketch of 3D model. (a) Cross section; (b) plane view 图 4. 3D 模型示意图。(a) 剖面图; (b) 平面图



Figure 5. Distribution of inductive magnetic field vector. (a) B_x ; (b) B_y ; (c) B_z 图 5. 感应磁场矢量分布图。(a) B_x 分量; (b) B_y 分量; (c) B_z 分量



Figure 6. Distribution of inductive magnetic gradient tensor. (a) B_{xx} ; (b) B_{xy} ; (c) B_{xz} ; (d) B_{yx} ; (e) B_{yy} ; (f) B_{yz} ; (g) B_{zx} ; (h) B_{zy} ; (i) B_{zz} 图 6. 感应磁梯度张量分布图。(a) B_{xx} 分量; (b) B_{xy} 分量; (c) B_{xz} 分量; (d) B_{yx} 分量; (e) B_{yy} 分量; (f) B_{yz} 分量; (g) B_{zx} 分量; (h) B_{zy} 分量; (i) B_{zz} 分量

4.3. 模型 2

在模型 2 中我们令三个异常体的电导率为 0.05,而保持其他参数与模型 1 不变。研究电导率比值的 变化对磁场矢量及梯度张量的影响。磁梯度分布如图 7,图中可以看出 *B_{yz}*和 *B_{zz}*对异常体的反映依然存 在,但相比于模型 1 其幅值减小。*B_{zy}*分量依旧可以看出极小值存在,幅值有所改变。*B_{yx}和 B_{xy}*对异常的 依旧很难辨识异常体的位置。*B_{zx}*对异常体反映减弱,*B_{xx}和 B_{xz}*对异常体的反映依旧不理想。

4.4. 模型 3

在模型3中我们改变三个异常体的埋深为15,而保持其他参数与模型1不变。研究异常体的埋深对 磁场矢量及梯度张量的影响。

随着异常体的埋深增加,磁梯度分量出现了较大变化(图 8)。其中, *B_{yz}* 异常减小,对异常体的聚焦能力减弱, *B_{zz}* 分量能看出其是沿 *y* 轴正负交替变化但不是很明显,场值减小值不到 1 pT/m。*B_{xz}* 在异常体上方的位置依然能看见其存在, *B_{yy}* 分量已无法反映异常体的大体位置。说明磁梯度分量中随着埋深的增加梯度分量对异常的反映将会减弱。

4.5. 模型 4

在模型4中我们令发射频率为64Hz,而保持其他参数与模型1不变。研究场源发射频率对梯度张量的影响。图9所示,梯度张量的场值和分布基本与模型1一致,这是由于近区测量是几何测深,磁梯度分量受频率影响小,所以在野外可以选择增大频率以减小测量时间。



Figure 7. Distribution of inductive magnetic gradient tensor. (a) B_{xx} ; (b) B_{xy} ; (c) B_{xz} ; (d) B_{yx} ; (e) B_{yy} ; (f) B_{yz} ; (g) B_{xx} ; (h) B_{zy} ; (i) B_{zz} **图 7.** 感应磁梯度张量分布图。(a) B_{xx} 分量; (b) B_{xy} 分量; (c) B_{xz} 分量; (d) B_{yx} 分量; (e) B_{yy}





Figure 8. Distribution of inductive magnetic gradient tensor. (a) B_{xx} ; (b) B_{xy} ; (c) B_{xz} ; (d) B_{yx} ; (e) B_{yy} ; (f) B_{yz} ; (g) B_{zx} ; (h) B_{zy} ; (i) B_{zz} **图 8.** 感应磁梯度张量分布图。(a) B_{xx} 分量; (b) B_{xy} 分量; (c) B_{xz} 分量; (d) B_{yx} 分量; (e) B_{yy} 分量; (f) B_{yz} 分量; (g) B_{zx} 分量; (h) B_{zy} 分量; (i) B_{zz} 分量



Figure 9. Distribution of inductive magnetic gradient tensor. (a) B_{xx} ; (b) B_{xy} ; (c) B_{xz} ; (d) B_{yx} ; (e) B_{yy} ; (f) B_{yz} ; (g) B_{xx} ; (h) B_{zy} ; (i) B_{zz} **图 9.** 感应磁梯度张量分布图。(a) B_{xx} 分量; (b) B_{xy} 分量; (c) B_{xz} 分量; (d) B_{yx} 分量; (e) B_{yy} 分量; (f) B_{yz} 分量; (g) B_{xy} 分量; (h) B_{yy} 分量; (f) B_{yz} 分量; (g) B_{xy} 分量; (h) B_{yy}

5. 结论

本文利用六面体矢量有限元和高阶紧致差分算法实现了磁梯度张量的高精度正演,并分析了不同参数下渗漏通道与磁梯度张量之间的关系。以更符合实际测量的 CSEM 方式正演 MMR 磁场,获得高精度 磁场,采用紧致差分算法获得磁场梯度,避免了由理论计算出的磁场所带来的误差,并且提高了对渗漏 通道异常的分辨率。首先由频率域 Maxwell 方程组出发获得控制方程,其次利用六面体矢量有限元方法 实现了磁场的高精度计算,并与一维程序对比验证了其正演的精度。然后采用三次样条差分算法和高阶 紧致差分算法实现了磁场梯度的正演,其中高阶紧致差分算法的精度和稳定性优于三次样条差分算法。 接着建立了三个不同参数下的异常体模型,选用高阶紧致差分算法获得磁场梯度与不同模型参数之间的 关系,表明 *B_{yz}* 和 *B_{zz}* 分量对异常的显示要优于其他分量,但 *B_{zz}* 分量数值较小。漏通道埋深越浅、电导率 比值越大,磁梯度异常越明显。所以,在野外测量时建议最好测量 *B_{yz}* 分量来获得渗漏通道的分布,当渗漏通道较深时,也可以通过增大电流来获得更高的信噪比,获得更加明显的异常。

由于受到场源的影响,总场算法在正演磁场时需要对场源和测点加密以提高精度,在下一阶段可考 虑基于二次场的高阶有限元进行正演,可以在保证精度的同时缩短正演时间。此外,本文方法能否成功 应用的关键在于磁梯度张量的观测,研制合适的观测仪器和方法直接获取磁场梯度数据,是下一阶段的 重点研究方向。

参考文献

[1] 中华人民共和国水利部. 全国水利发展统计公报[M]. 北京: 中国水利水电出版社, 2017.

- [2] 王日升. 土石堤坝三维电场分布规律及渗漏诊断研究[D]: [博士学位论文]. 重庆: 重庆交通大学, 2019.
- [3] 王新建. 堤坝集中渗漏温度场探测模型及数值实验[D]: [博士学位论文]. 南京: 河海大学, 2006.
- [4] Bolève, A., Janod, F., Revil, A., et al. (2011) Localization and Quantification of Leakages in Dams Using Time-Lapse Self-Potential Measurements Associated with Salt Tracer Injection. Journal of Hydrology, 403, 242-252. https://doi.org/10.1016/j.jhydrol.2011.04.008
- [5] Sjödahl, P., Dahlin, T. and Johansson, S. (2010) Using the Resistivity Method for Leakage Detection in a Blind Test at the Røssvatn Embankment Dam Test Facility in Norway. *Bulletin of Engineering Geology and the Environment*, 69, 643-658. <u>https://doi.org/10.1007/s10064-010-0314-y</u>
- [6] Andersson, P., Linder, B. and Nilsson, N. (1991) A Radar System for Mapping Internal Erosion in Embankment Dams. *International Water Power & Dam Construction*, **43**, 11-16.
- [7] 房纯纲, 葛怀光, 贾永梅, 等. 瞬变电磁法用于堤防渗漏隐患探测的技术问题[J]. 大坝观测与土工测试, 2001, 25(5): 21-24.
- [8] 邹声杰. 堤坝管涌渗漏流场拟合法理论及应用研究[D]: [博士学位论文]. 长沙: 中南大学, 2009.
- [9] 傅良魁. 磁电勘探法原理[M]. 北京: 地质出版社, 1984.
- [10] 邓靖武. 磁电法正演理论研究[D]: [博士学位论文]. 北京: 中国地质大学(北京), 2005.
- [11] Butler, S. and Zhang, Z. (2016) Forward Modeling of Geophysical Electromagnetic Methods Using Comsol. *Computers and Geosciences*, **87**, 1-10. <u>https://doi.org/10.1016/j.cageo.2015.11.004</u>
- [12] Yang, Y., Weng, A., Li, S., et al. (2018) Surface MMR Enhanced 3D Inversion Using Model Reconstruction Strategy. Journal of Applied Geophysics, 159, 193-203. <u>https://doi.org/10.1016/j.jappgeo.2018.08.015</u>
- [13] Coggon, J.H. (1971) Electromagnetic and Electrical Modeling by the Finite Element Method. *Geophysics*, 36, 132-155. <u>https://doi.org/10.1190/1.1440151</u>
- [14] 徐世浙. 地球物理中的有限单元法[M]. 北京: 科学出版社, 1994.
- [15] Christoph, S. and Ralph-uwe, K.S. (2011) Three-Dimensional Adaptive Higher Order Finite Element Simulation for Geo-Electromagnetics—A Marine CSEM Example. *Geophysical Journal International*, **187**, 63-74. <u>https://doi.org/10.1111/j.1365-246X.2011.05127.x</u>
- [16] 刘寄仁, 汤井田, 任政勇, 等. 基于 Lancos-模型降阶算法的三维频率域可控源电磁快速正演[J]. 地球物理学报, 2022, 65(6): 2326-2339.
- [17] 刘丽敏. 磁通门张量的结构设计, 误差分析及水下目标探测[D]: [硕士学位论文]. 长春: 吉林大学, 2012.
- [18] 齐远节, 刘利斌. 求解二阶波动方程的三次样条差分方法 [J]. 大学数学, 2011, 27(1): 59-64.
- [19] 贾伟. 几种高精度紧致差分格式的构造与应用[D]: [硕士学位论文]. 兰州:西北师范大学, 2015.
- [20] 刘云鹤. 异性点源层状介质直流磁场响应计算[D]: [硕士学位论文]. 长春: 吉林大学, 2008.
- [21] Chen, J., Haber, E. and Oldenburg, D. (2010) Three-Dimensional Numerical Modelling and Inversion of Magnetometric Resistivity Data. *Geophysical Journal International*, **149**, 679-697. <u>https://doi.org/10.1046/j.1365-246X.2002.01688.x</u>
- [22] 李斯睿. 地面磁电阻率法三维非线性反演研究[D]: [博士学位论文]. 长春: 吉林大学, 2017.
- [23] 汤井田,何继善.可控源音频大地电磁法及其应用[M].长沙:中南大学出版社,2005.
- [24] 金建铭. 电磁场有限元方法[M]. 西安: 西安电子科技大学出版社, 1998.
- [25] 张继锋, 刘寄仁, 冯兵, 等. 三维陆地可控源电磁法有限元模型降阶快速正演[J]. 地球物理学报, 2020, 63(9): 3520-3533.
- [26] 张继锋, 刘寄仁, 冯兵, 等. 多源频率域地空系统三维电磁响应分析[J]. 地球物理学报, 2021, 64(4): 1419-1434.
- [27] 张林成. 基于有限元-无限元耦合的 CSAMT 三维正反演研究[D]: [博士学位论文]. 长沙: 中南大学, 2017.
- [28] Pan, K., Zhang, Z., Hu, S., et al. (2021) Three-Dimensional Forward Modeling of Gravity Field Vector and Its Gradient Tensor Using the Compact Difference Schemes. *Geophysical Journal International*, 224, 1272-1286. <u>https://doi.org/10.1093/gji/ggaa511</u>