Universidade de São Paulo



ESCOLA POLITÉCNICA

PMR3401 - MECÂNICA COMPUTACIONAL PARA MECATRÔNICA

Relatório: Exercício Programa Extra

Henrique Yda Yamamoto - 9349502 João Pedro do Patrocinio Ceccarelli - 8932154

Conteúdo

1	Introdução	2
2	Equacionamento analítico 2.1 Discretização do domínio	
3	Simulações 3.1 Discussões	10 15
4	Conclusões	16
5	Código	17
6	Bibliografia	26

1 Introdução

Neste exercício programa são estudadas as variáveis eletromagnéticas (potencial elétrico, potencial vetor magnético, intensidade de campo elétrico, intensidade de campo magnético e densidade de fluxo magnético) geradas nos arredores de uma torre de transmissão. A modelagem é feita utilizando as medidas da figura 1.

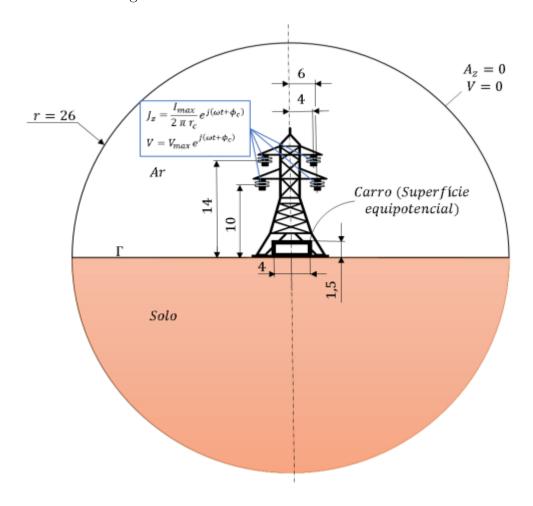


Figura 1: Esquema da torre de transmissão.

São dadas equações (especificadas no enunciado e explicadas na seção abaixo) que descrevem a física do sistema. Todas essas equações serão resolvidas utilizando um programa, no MATLAB, que implementa o método dos elementos finitos (MEF) com elementos triangulares.

2 Equacionamento analítico

2.1 Discretização do domínio

Primeiramente a origem do domínio foi modelada como no canto inferior esquerdo, tal qual:

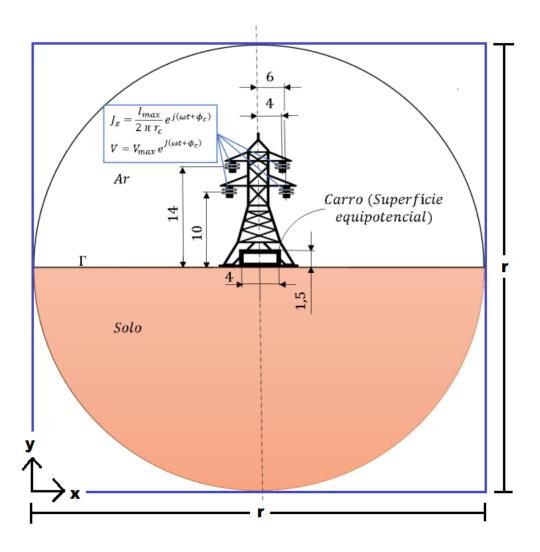


Figura 2: Domínio do sistema

Como pode-se ver pela imagem 1, o sistema principal é dado por um domínio interno a uma circunferência de raio r=26. No entanto, para implementar o sistema no MATLAB foi também considerado o domínio externo a essa circunfêrencia, delimitado pelo quadrado r x r de borda azul escura.

Dessa forma, utilizando o método dos elementos finitos com elementos triangulares, para uma discretização h do sistema teremos então:

• Raio da circunfêrencia: r' = 26/h

- Quantidade de nós: $n_{nós} = (2r' 1) \cdot (2r' 1)$ (todas as linhas e colunas são contadas, incluindo a primeira e a última)
- Quantidade de elementos triangulares: $n_e = 4r' \cdot 4r'$ (pois há triangulos com maior face voltada para cima e outros com maior face voltada para baixo)

A discretização do sistema numa matriz quadrada de altura e comprimento $n_{n\acute{o}s}$, a partir da origem, torna-se:

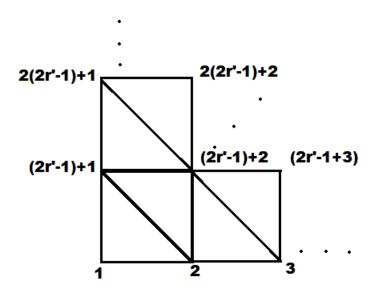


Figura 3: Discretização global - triângulos com altura e largura h (obs: como dito anteriormente, são 2r'-1 linhas e colunas)

E cada elemento individualmente será percorrido desta forma $(1\rightarrow2\rightarrow3\rightarrow1)$:

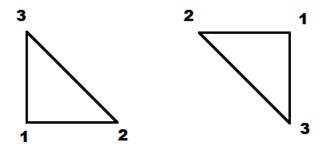


Figura 4: Discretização local - triângulos com altura e largura h

2.2 Método dos elementos finitos e aplicações no problema

Um fenômeno descrito por uma equação de Poisson é dado por:

$$\nabla^2 U + f(x, y) = 0 \tag{1}$$

Sabemos, pelas aulas e pelo material disponível no curso, que a equação de MEF para cada elemento triangular (pós-dedução), para o fenômeno acima, é:

$$[K_e]\{U_e\} = \oint_C N_i k \frac{\partial Ue}{\partial n} \, \mathrm{d}\ell + \frac{fAe}{3} \{1\}$$
 (2)

 $[K_e]$ é a matriz de rigidez do elemento, dada por:

$$K_e = \frac{1}{4A_e} \begin{bmatrix} b_1b_1 + c_1c_1 & b_1b_2 + c_1c_2 & b_1b_3 + c_1c_3 \\ b_1b_2 + c_1c_2 & b_2b_2 + c_2c_2 & b_2b_3 + c_2c_3 \\ b_1b_3 + c_1c_3 & b_2b_3 + c_2c_3 & b_3b_3 + c_3c_3 \end{bmatrix}$$
(3)

Sendo $b_1 = y_2 - y_3$, $b_2 = y_3 - y_1$, $b_3 = y_1 - y_2$, $c_1 = x_3 - x_2$, $c_2 = x_1 - x_3$, $c_1 = x_2 - x_1$ (coordenadas x e y respectivas aos nós 1, 2 e 3) e $A_e = (b_1c_2 - b_2c_1)/2$ (A_e é a área do elemento).

 $\{U_e\}$ é o vetor de variáveis locais do elemento (o valor de cada variável em cada nó, e essa variáveis são o potencial elétrico V e o potencial vetor magnético A_z).

$$U_e = \begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \\ U_3 \end{pmatrix} \tag{4}$$

 $\oint_C N_i k \frac{\partial U_e}{\partial n} \, \mathrm{d}\ell$ são as condições de contorno naturais no elemento. É a integral de linha em cada lado ℓ do elemento, multiplicada pela constante k e pelo fator de forma de cada nó N_i (função que varia linearmente em x e y de forma que valha 1 no nó i e 0 nos outros nós, com $i=1,\,2,\,3$). Obs: as condições de contorno naturais são um vetor $3\mathrm{x}1$, pois a integral de linha é aplicada em cada lado do triângulo para cada fator de forma N_1, N_2, N_3 .

$$\oint_{C} N_{i}k \frac{\partial U_{e}}{\partial n} d\ell = \begin{pmatrix}
\int_{L_{12}} N_{1}k \frac{\partial U}{\partial n} d\ell + \int_{L_{23}} N_{1}k \frac{\partial U}{\partial n} d\ell + \int_{L_{31}} N_{1}k \frac{\partial U}{\partial n} d\ell \\
\int_{L_{12}} N_{2}k \frac{\partial U}{\partial n} d\ell + \int_{L_{23}} N_{2}k \frac{\partial U}{\partial n} d\ell + \int_{L_{31}} N_{2}k \frac{\partial U}{\partial n} d\ell \\
\int_{L_{12}} N_{3}k \frac{\partial U}{\partial n} d\ell + \int_{L_{23}} N_{3}k \frac{\partial U}{\partial n} d\ell + \int_{L_{31}} N_{3}k \frac{\partial U}{\partial n} d\ell
\end{pmatrix}$$
(5)

 $\frac{fAe}{3}\{1\}$ é o vetor de carregamento, em que f(x,y) que descreve a equação de Poisson e o vetor $\{1\}$ é um vetor 3x1.

$$\frac{fAe}{3}\{1\} = \frac{fAe}{3} \begin{pmatrix} 1\\1\\1 \end{pmatrix} \tag{6}$$

Dessa forma, aplicando o MEF em cada elemento e adicionando cada $[K_e]$ a uma matriz global [K], nas linhas correspondentes às posições globais dos nós e nas colunas correspondentes à variável U de multiplicação (ou seja, no nosso caso, de acordo com a imagem 3, tomemos como exemplos o elemento formado pelos nós 1, 2 e (2r'-1)+1. Teremos então a adição de Ke(1,1) na primeira linha e na primeira coluna de [K], de Ke(1,2) na primeira linha na segunda coluna de [K], de Ke(1,3) na primeira linha e na coluna (2r'-1)+1 de [K], de Ke(2,1) na segunda linha e na primeira coluna de [K] etc, até chegar a Ke(3,3) na linha (2r'-1)+1 e na coluna (2r'-1)+1. Depois, faz-se o análogo para o elemento com o maior lado voltado para baixo: adiciona-se Ke(1,1) na linha (2r'-1)+2 e na coluna (2r'-1)+2 de [K], Ke(1,2) na mesma linha e na coluna (2r'-1)+1 de [K] etc, até chegar ao fim aonde adiciona-se Ke(3,3) na linha 2 e coluna 2). A matriz de variáveis $\{U\}$ torna-se um vetor de $n_{nós}$ linhas e 1 coluna (contendo todas as variáveis U_i de cada nó i).

Enfim, o que é interessante no sistema global é que, para o vetor de condições de contorno naturais e externas, como iremos percorrendo cada elemento no sentido anti-horário e devido ao sentido em que cada lado dos triângulos é percorrido, cada lado de um triângulo que é o lado de outro triângulo vizinho (e está dentro da circunferência de raio r em 1) terá sua condição de contorno natural e externa anulada pois as integrais de linha para o mesmo lado (mas em sentidos diferentes) terão o mesmo valor em módulo, mas sinal oposto e assim na construção do vetor global tais integrais somadas darão 0. Dessa forma, apenas triângulos com borda na circunferência terão condições de contorno naturais diferentes que apenas teremos tais condições de contorno naturais na borda da circunferência. No entanto, já que no enunciado é dada a condição de contorno externa em que o potencial elétrico V e o potencial vetor magnético A_z são 0 nessa borda e fora dela, o vetor de condições naturais e externas para qualquer elemento do domínio será nulo!

Dessa forma, prosseguindo para as equações do problema, o potencial elétrico V é descrito pela equação de Laplace:

$$\nabla^2 V = 0 \tag{7}$$

Que é uma equação diferencial parcial de duas variáveis. Para resolver esta equação por meio do MEF, calcula-se primeiramente a matriz de rigidez de cada elemento triangular e constrói-se a matriz de rigidez global [K] tal como descrita anteriormente. Como a equação de Laplace possui f(x,y) = 0, o vetor de carregamentos é nulo e o sistema global então torna-se:

$$[K]{V} = 0 \tag{8}$$

De acordo com a figura 1, conhecemos tais potenciais em alguns pontos, que são V=0 para qualquer ponto na borda da circuferência e fora dela, e $V=V_{max}e^{j(\omega t+\phi_c)}$ para os fios das linhas de transmissão. Como o problema pode ser considerado como estático, vamos assumir o tempo t=0. Portanto, como $phi_c=0$ (do enunciado), nos fios temos $V=V_{max}$. Para outros pontos no domínio a tensão é uma incógnita.

Para obter as tensões em cada nó foi utilizada a equação 8. No entanto, da forma em que se encontra ela não é possível de ser resolvida pelo MATLAB (pois temos um vetor inteiro nulo). Em (BAQER, 2010) é descrito um algoritmo de elminação gaussiana para contornar esse problema (o qual utilizamos em nosso código). O algoritmo funciona da seguinte forma:

• Percorrendo a matriz $K_{N\times N}$ e a matriz $V_{N\times 1}$, com um contador m para linhas e n para

colunas, se valor em V(n) não for uma incógnita (ou seja, for 0 ou 500 kV, no caso) e também se m=n, então:

- Percorre a $F_{n\times 1}$ (a matriz nula da direita da equação) inteira com um contador k. Cada F(k) é subtraído por K(k, n)(n).
- Na matriz K, as colunas da linha m tornam-se 0 e as linhas da coluna n tornam-se 0 também. Depois disso K(m, n) = 1.
- Enfim, torna o valor de F(n) = V(n).

Também não pode-se esquecer do carro tal qual a imagem 1, de superfície equipotencial. No código foram colocadas condições para equalizar o potencial elétrico na sua superfície.

O potencial vetor magnético, por sua vez, é calculado pela equação:

$$\nabla^2 A_z = -\mu J_z \tag{9}$$

As condições de contorno para o sistema são praticamente as mesmas. Fora da circunferência e em sua borda tem-se $A_z=0$. Na região do solo temos: $\mu=\mu_{solo}$ e na região do ar temos $\mu=\mu_{ar}$. Nos fios a densidade de corrente vale:

$$J_z = \frac{I_{max}}{2\pi r_c} e^{j(\omega t + \phi_c)} \tag{10}$$

A equação aparenta ter um vetor de carregamento dado por μJ_z . No entanto, como a densidade de corrente é dada por:

$$J_z = \frac{I}{A_t} \tag{11}$$

Em que I é a corrente no meio e A_t é a área transversal do local em que a corrente passa (no caso, o fio). Assim, temos que a densidade de corrente no meio, fora do fio, é nula (a área é infinita) e portanto não há vetor de carregamentos novamente, sendo a equação global dada por:

$$[K]\{A_z\} = 0 \tag{12}$$

Dessa forma, utilizando mesmo algoritmo de eliminação gaussiana pode-se resolver encontrar os potenciais vetores magnéticos em cada ponto do domínio.

Agora vamos analisar as variáveis vetoriais densidade de fluxo magnético \vec{B} , intensidade de campo magnético \vec{H} e intensidade de campo elétrico \vec{E} , dadas por:

$$\vec{E} = -\nabla V \tag{13}$$

$$\vec{B} = \nabla \times A_z \tag{14}$$

$$\vec{H} = \frac{\vec{B}}{\mu} \tag{15}$$

Na aula 21 do curso é descrito que para uma equação de Poisson (tal qual 1) pode-se encontrar o gradiente da aproximação dessa variável \tilde{U} , para o elemento triangular como um todo e com os três nós identificados por (1, 2, 3) (tais como em 4), utilizando a seguinte equação:

$$\nabla \tilde{U} = \frac{1}{2A_e} \left(U_1 \begin{bmatrix} b_1 \\ c_1 \end{bmatrix} + U_2 \begin{bmatrix} b_2 \\ c_2 \end{bmatrix} + U_3 \begin{bmatrix} b_3 \\ c_3 \end{bmatrix} \right) \tag{16}$$

Com as constantes A_e , b_n e c_n tais como mostradas em 3. Segundo o raciocínio de 16 (sendo \tilde{V} ao invés de), para o campo elétrico \vec{E} temos então:

$$\vec{E_x} = -\frac{1}{2A_e}(V_1b_1 + V_2b_2 + V_3b_3) \tag{17}$$

$$\vec{E}_y = -\frac{1}{2A_e}(V_1c_1 + V_2c_2 + V_3c_3) \tag{18}$$

A densidade de fluxo magnético é dada por pelo rotacional de A_z . Como o domínio do problema apenas possui 2 dimensões, temos então que:

$$\vec{B} = (0, 0, \frac{\partial Az_x}{\partial y} - \frac{\partial Az_y}{\partial x}) \tag{19}$$

Dessa forma, o algoritmo implementado para calcular \vec{B} segue o mesmo raciocínio de 16, porém plotando-se o gráfico de forma invertida $(quiver(B_y, -B_x))$.

$$\vec{B_x} = \frac{1}{2A_e} (Az_1b_1 + Az_2b_2 + Az_3b_3) \tag{20}$$

$$\vec{B}_y = \frac{1}{2A_e} (Az_1c_1 + Az_2c_2 + Az_3c_3) \tag{21}$$

A intensidade de campo magnético é calculada de forma simples: a partir do resultado da equação 15 e verificando a constante de permeabilidade magnética μ do meio em que o elemento se encontra.

Enfim, ainda temos as condições de contorno na fronteira do solo com o ar:

$$\vec{n} \times (\vec{E_1} - \vec{E_2}) = 0 \tag{22}$$

$$\vec{n} \cdot (\sigma_1 \vec{E_1} - \sigma_2 \vec{E_2}) = 0 \tag{23}$$

$$\vec{n} \times (\vec{H_1} - \vec{H_2}) = 0 \tag{24}$$

$$\vec{n} \cdot (\vec{B_1} - \vec{B_2}) = 0 \tag{25}$$

Como um todo, essas equações de condição de contorno, na fronteira apenas, foram implementadas como:

$$\vec{Ex}_{solo} = \vec{Ex}_{ar}$$
 (equação 22)

$$\vec{Ey}_{solo} = \frac{\sigma_{ar}}{\sigma_{solo}} \vec{Ey}_{ar}$$
 (equação 23)

$$\vec{Hx}_{solo} = \vec{Hx}_{ar}$$
 (equação 24)

$$\vec{Bx}_{solo} = \frac{\mu_{ar}}{\mu_{solo}} \vec{Bx}_{ar}$$
 (equação 24)

$$\vec{Hy}_{solo} = \frac{\mu_{solo}}{\mu_{ar}} \vec{Hy}_{ar}$$
 (equação 25)

$$\vec{By}_{solo} = \vec{By}_{ar}$$
 (equação 25)

3 Simulações

Plote a distribuição dos escalares V(x,y) e $A_z(x,y)$ utilizando curvas de nível no domínio da figura

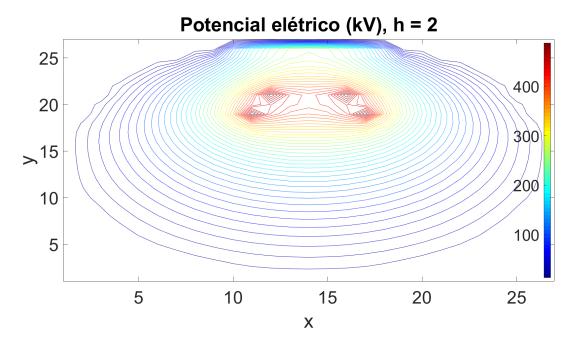


Figura 5: Distribuição de V(x,y) ao longo do domínio para h=2

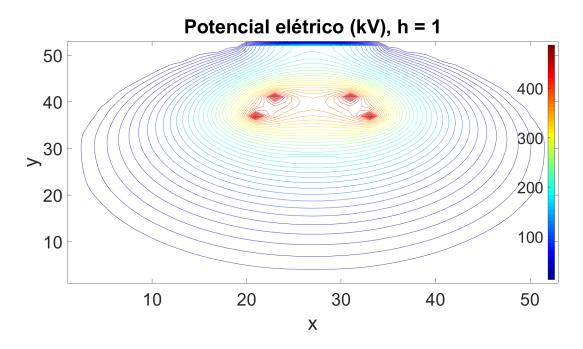


Figura 6: Distribuição de V(x,y) ao longo do domínio para h=1

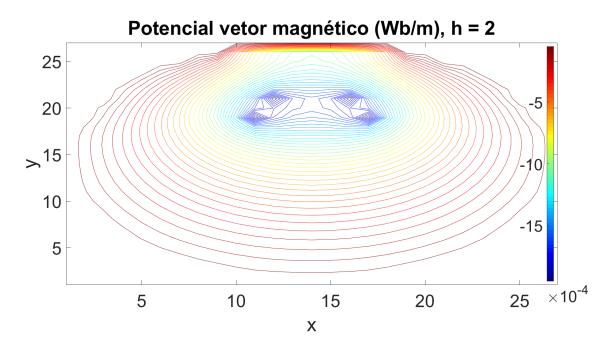


Figura 7: Distribuição de $A_z(x,y)$ ao longo do domínio para h $=\,2\,$

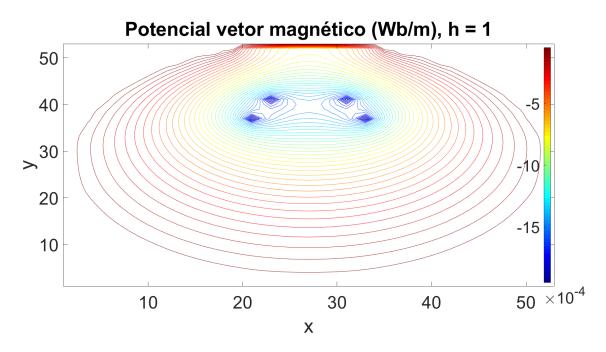


Figura 8: Distribuição de $A_z(x,y)$ ao longo do domínio para h = 1

Plote o vetor de densidade de fluxo magnético $\vec{B}(x,y)$, o vetor de intensidade de campo magnético $\vec{H}(x,y)$ e o vetor de intensidade de campo elétrico $\vec{E}(x,y)$

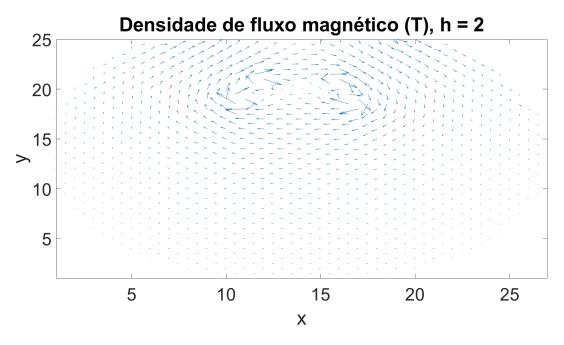


Figura 9: Distribuição de $\vec{B}(x,y)$ ao longo do domínio para h=2

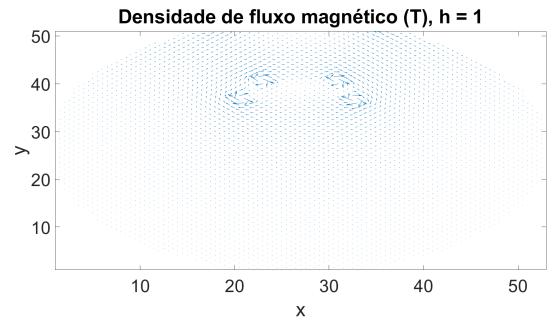


Figura 10: Distribuição de $\vec{B}(x,y)$ ao longo do domínio para h=1

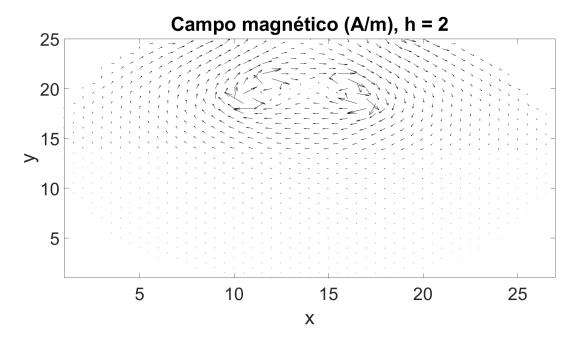


Figura 11: Distribuição de $\vec{H}(x,y)$ ao longo do domínio para h = 2

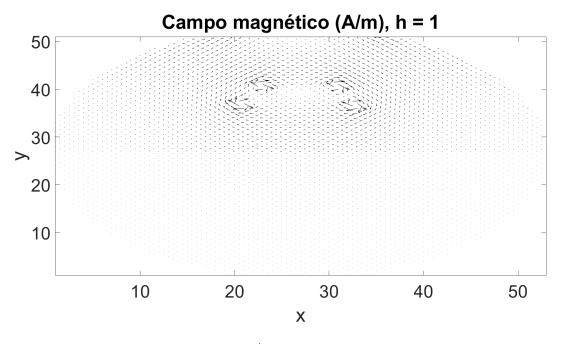


Figura 12: Distribuição de $\vec{H}(x,y)$ ao longo do domínio para h=1

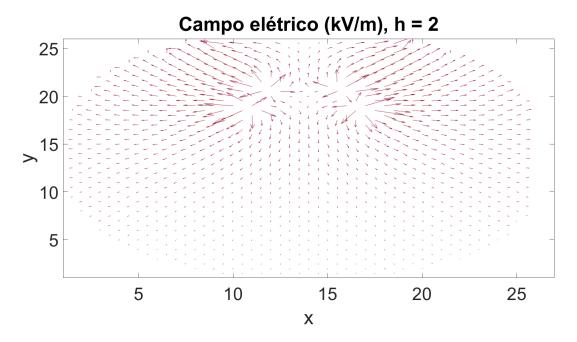


Figura 13: Distribuição de $\vec{E}(x,y)$ ao longo do domínio para h=2

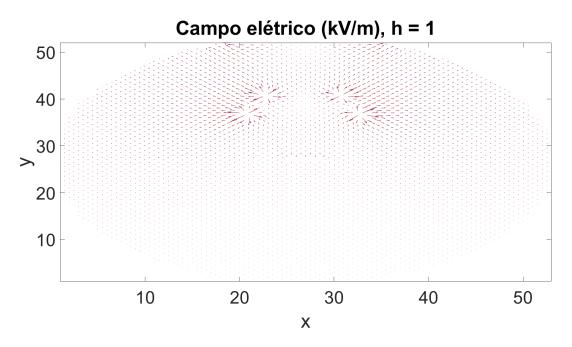


Figura 14: Distribuição de $\vec{E}(x,y)$ ao longo do domínio para h = 1

3.1 Discussões

Como era de se esperar, os maiores valores, em módulo, para o potencial elétrico e para o potencial vetor magnético, são encontrados nos fios. Conforme vamos nos afastando radialmente dos fios vemos que, em módulo, os valores destas variáveis vão diminuindo. As imagens plotadas 5, 6, 7 e 8 comprovam que o código conseguiu simular bem a distribuição dos potenciais elétrico e vetor magnético no espaço em questão, alterando o valor proporcionalmente às distancia aos fios e também mantendo os maiores valores modulares nas regiões próximas aos fios (principalmente dentro da região delimitada pelos 4 fios).

A densidade de fluxo magnética, o campo magnético e o campo elétrico também conseguiram ser bem representadas pelo modelo em questão, de forma que as duas primeira variáveis tenha a orientação de seus vetores no sentido horário (devido ao valor negativo do potencial vetor magnético no domínio) com centro nos fios. Também percebemos que o módulo dos maiores vetores concentrase ao redor dos fios e vai decrescendo de acordo com a distância até eles. Também notamos que devido a relação de proporcionalidade entre o campo magnético e a densidade de fluxo magnético no mesmo meio, tais variáveis devem ter representações gráficas similares, o que de fato acontece (9, 10, 11 e 12). O campo elétrico, naturalmente, também é maior forte nas proximidades dos fios, decrescendo de acordo com o aumento da distância até eles (o que em tese deve ocorrer). Aliás, devido ao potencial ser máximo nos fios e mínimo na borda da circunferência, os vetores que representam os campos elétricos devem, teoricamente, "sair dos fios e entrar na borda da circunferência", o que realmente ocorre tal qual as imagens 13 e 14. Também é notável que esses 6 gráficos não são simétricos em relação à horizontal: os vetores do topo do domínio e dentro da circunferência possuem maior módulo que os do fundo, porém isso ocorre devido ao calculo do gradiente com a imposição da condição de contorno de potencial nulo na borda.

A influência da discretização é nítida: os gráficos com discretização h=2 são menos suaves que os gráficos com discretização h=1 devido ao menor número de elementos. Dessa forma, os gráficos plotados com discretização h=2 possuem contornos mais pontudos (como podemos comparar os níveis mais extremos das curvas de nível 5, 6, 7 e 8), maior diferença de valor entre nós e elementos próximos (comparemos as posições acima dos fios em 7 e 8) e também maior diferença de valores para o vetores próximos em 9, 10, 11, 12, 13 e 14. Aliás, para h=1 é possível verificar a influência do carro tal qual a imagem 6, porem ela é difícil de ser visualizada em 5.

Enfim, as condições de contorno na fronteira entre solo e ar foram implementadas, porém são difíceis de serem visualizadas devido ao pequeno tamanho dessas flechas. No entanto, ainda assim são possíveis de serem visualizadas nos respectivos gráficos.

4 Conclusões

Neste exercício programa foi possível estudar e verificar o comportamento dos campos elétricos e magnéticos gerados nos arredores de uma torre de transmissão. Para isto, foi utilizado o método dos elementos finitos com elementos triangulares para modelar o sistema, resolver as equações constituintes do sistema e obter a distribuição de grandezas eletromagnéticas no domínio. Foi criado um código no MATLAB que permitiu realizar simulações das equações que descrevem o sistema com dois tamanhos de elementos. Observou-se maior intensidade, em módulo, destas grandezas nas regiões próximas aos fios de transmissão propagando-se pelo e alcançando o contorno da circunferência, cujos valores são nulos devido a condição de contorno imposta. O programa criado conseguiu simular e plotar adequadamente a distribuição dos potenciais elétrico e vetor magnético em curvas de nível, assim como também a distribuição da densidade de fluxo magnético, a intensidade de campo magnético e a intensidade de campo elétrico. Foi possível verificar a influência da discretização para todos os tipos de gráfico e também a influência do carro na distribuição do potencial elétrico. Enfim, acreditamos que a execução do exercício programa foi um sucesso porque foi possível atender a todos os itens requeridos de forma adequada e condizente com o fenômeno real.

5 Código

```
1 %Exercicio programa extra
2 %Autor: Joao P P Ceccarelli / Henrique Yamamoto
3 %Para alterar a discretizacao basta mudar h na linha 17
  clear all;
7 %dados do enunciado
s \text{ vmax} = 500;
9 imax = 200;
10 \text{ rc} = 0.02;
mu_ar = 1.2566*10^(-6);
mu_solo = 2*1.2567*10^{-6};
13 sigma_ar = 10^-10;
14 sigma_solo = 10^-2;
16 %discretizacao (mudar aqui caso quiser comparar)
19 %raio e tamanho das matrizes
_{20} tam = 52/h+1;
r = 26/h;
  %matrizes para guardar nohs dos elementos
24 %elementos1 = triangulos com maior face virada para cima
25 %elementos2 = triangulos com maior face virada para baixo
26 elementos1 = zeros(tam^2);
27 elementos2 = zeros(tam^2);
29 %Montagem da matriz de rigidez
  K = zeros(tam^2);
_{31} Ke = [];
  cnt = 1;
  for m = 1:tam-1
33
      for n = 1:tam-1
34
               %aloca posicoes dos nos
35
               elementos1(m, n, 1) = n;
36
               elementos1(m, n, 2) = m;
37
               elementos1(m, n, 3) = n+h;
38
               elementos1(m, n, 4) = m;
39
               elementos1(m, n, 5) = n;
40
               elementos1(m, n, 6) = m+h;
41
42
               elementos2(m, n, 1) = n+h;
43
```

```
44
               elementos2(m, n, 2) = m+h;
               elementos2(m, n, 3) = n;
45
               elementos2(m, n, 4) = m+h;
46
               elementos2(m, n, 5) = n+h;
47
               elementos2(m, n, 6) = m;
50
               %constantes
               b11 = elementos1(m, n, 4) - elementos1(m, n, 6);
51
               b21 = elementos1(m, n, 6) - elementos1(m, n, 2);
52
               b31 = elementos1(m, n, 2) - elementos1(m, n, 4);
53
               c11 = elementos1(m, n, 5) - elementos1(m, n, 3);
54
               c21 = elementos1(m, n, 1) - elementos1(m, n, 5);
55
               c31 = elementos1(m, n, 3) - elementos1(m, n, 1);
               b12 = elementos2(m, n, 4) - elementos2(m, n, 6);
57
               b22 = elementos2(m, n, 6) - elementos2(m, n, 2);
58
               b32 = elementos2(m, n, 2) - elementos2(m, n, 4);
59
               c12 = elementos2(m, n, 5) - elementos2(m, n, 3);
60
               c22 = elementos2(m, n, 1) - elementos2(m, n, 5);
61
               c32 = elementos2(m, n, 3) - elementos2(m, n, 1);
62
63
               Ae = (b11*c21 - b21*c11)/2;
64
65
               Ke = 1/(4*Ae)*[b11*b11+c11*c11 b21*b11+c21*c11 b31*b11+...
66
     c31*c11;
               b21*b11+c21*c11 b21*b21+c21*c21 b31*b21+c31*c21;
67
               b31*b11+c31*c11 b21*b31+c21*c31 b31*b31+c31*c31;
68
69
               K(cnt, cnt) = K(cnt, cnt) + Ke(1,1);
               K(cnt, cnt+1) = K(cnt, cnt+1) + Ke(1,2);
71
               K(cnt, cnt+tam) = K(cnt, cnt+tam) + Ke(1,3);
               K(cnt+1,cnt) = K(cnt+1,cnt)+Ke(2,1);
73
               K(cnt+1, cnt+1) = K(cnt+1, cnt+1) + Ke(2,2);
74
               K(cnt+1, cnt+tam) = K(cnt+1, cnt+tam) + Ke(2,3);
75
               K(cnt+tam,cnt) = K(cnt+tam,cnt)+Ke(3,1);
76
               K(cnt+tam, cnt+1) = K(cnt+tam, cnt+1) + Ke(3,2);
               K(cnt+tam, cnt+tam) = K(cnt+tam, cnt+tam)+Ke(3,3);
78
79
               Ae = (b12*c22 - b22*c12)/2;
80
81
               Ke = 1/(4*Ae)*[b12*b12+c12*c12 b22*b12+c22*c12 b32*b12+...
82
     c32*c12;
               b22*b12+c22*c12 b22*b22+c22*c22 b32*b22+c32*c22;
83
               b32*b12+c32*c12 b22*b32+c22*c32 b32*b32+c32*c32];
               K(cnt+tam+1,cnt+tam+1) = K(cnt+tam+1,cnt+tam+1)+Ke(1,1)...
86
               K(cnt+tam+1,cnt+tam) = K(cnt+tam+1,cnt+tam)+Ke(1,2);
87
```

```
88
                K(cnt+tam+1,cnt+1) = K(cnt+tam+1,cnt+1)+Ke(1,3);
                K(cnt+tam,cnt+tam+1) = K(cnt+tam,cnt+tam+1)+Ke(2,1);
89
                K(cnt+tam, cnt+tam) = K(cnt+tam, cnt+tam)+Ke(2,2);
90
                K(cnt+tam,cnt+1) = K(cnt+tam,cnt+1)+Ke(2,3);
91
                K(cnt+1, cnt+tam+1) = K(cnt+1, cnt+tam+1) + Ke(3,1);
92
                K(cnt+1, cnt+tam) = K(cnt+1, cnt+tam)+Ke(3,2);
                K(cnt+1, cnt+1) = K(cnt+1, cnt+1) + Ke(3,3);
94
95
                cnt = cnt + 1;
96
       end
97
   end
98
   "Condicoes de contorno para potencial eletrico nos pontos ...
100
      conhecidos
  %res eh a matriz de carregamentos + CC
102 %pot_aux armazena a potencia dos nohs num array (tam^2, 1)
103 %cnt = contador para percorrer tal array
  res = zeros(tam^2,1);
  pot_aux = ones(tam^2,1);
105
   cnt = 1;
106
   for m = 1:tam
107
       for n = 1:tam
108
            if ((m-(tam+1)/2)^2+(n-(tam+1)/2)^2 \ge r^2)
109
                pot_aux(cnt) = 0;
110
            elseif (m==(ceil(tam/2)+10/h)&&(n==(ceil(tam/2)-6/h)||(n==(...
111
      ceil(tam/2)+6/h)))||...
                     (m = (ceil(tam/2) + 14/h) & (n = (ceil(tam/2) - 4/h) | | (n...
112
      ==(ceil(tam/2)+4/h)))
                pot_aux(cnt) = vmax;
113
114
            end
            cnt = cnt + 1;
115
       end
116
117
   end
118
   %Usa algoritmo de eliminacao gaussiana para ir alterando res
   %e a matriz de rigidez
   for m = 1:tam^2
       for n = 1:tam^2
122
            %1 eh o valor default da matriz, eh como se nao existisse ...
123
      noh caso
            %o valor seja 1
124
            if (pot_aux(n) \neq 1) \&\& m == n
125
                for k = 1:tam^2
126
                     res(k) = res(k) - K(k,n)*pot_aux(n);
127
                end
128
                K(m,:) = 0;
129
                K(:,n) = 0;
130
```

```
131
               K(m,n) = 1;
                res(m) = pot_aux(m);
132
           end
133
       end
134
   end
135
136
   %encontra o potencial eletrico (vetor (tam^2, 1))
137
   potencial = linsolve(K,res);
138
139
  %passa o potencial para o dominio 2D
140
  cnt = 1;
141
  V = zeros(tam);
142
  for m = 1:tam
143
       for n = 1:tam
           V(m,n) = potencial(cnt);
145
           cnt = cnt + 1;
146
       end
147
   end
148
149
   %condicoes de contorno para o carro
   for m = ceil(tam/2):(ceil(tam/2)+2/h)
151
       for n = (ceil(tam/2)-2/h):(ceil(tam/2)+2/h)
152
           153
      /2) + 2/h \&\& n > ceil(tam/2) - 2/h)
               V(m,n) = V(ceil(tam/2), ceil(tam/2));
154
           end
155
       end
156
   end
157
158
159
  %matriz de rigidez para variaveis magneticas
160
   %reseta matriz de rigidez antiga
   K = zeros(tam^2);
162
   for m = 1:tam-1
163
       for n = 1:tam-1
164
               b11 = elementos1(m, n, 4) - elementos1(m, n, 6);
165
               b21 = elementos1(m, n, 6) - elementos1(m, n, 2);
166
               b31 = elementos1(m, n, 2) - elementos1(m, n, 4);
167
               c11 = elementos1(m, n, 5) - elementos1(m, n, 3);
168
               c21 = elementos1(m, n, 1) - elementos1(m, n, 5);
169
               c31 = elementos1(m, n, 3) - elementos1(m, n, 1);
170
               b12 = elementos2(m, n, 4) - elementos2(m, n, 6);
171
               b22 = elementos2(m, n, 6) - elementos2(m, n, 2);
172
               b32 = elementos2(m, n, 2) - elementos2(m, n, 4);
173
               c12 = elementos2(m, n, 5) - elementos2(m, n, 3);
174
                c22 = elementos2(m, n, 1) - elementos2(m, n, 5);
175
                c32 = elementos2(m, n, 3) - elementos2(m, n, 1);
176
```

```
177
                Ae = (b11*c21 - b21*c11)/2;
178
179
                Ke = 1/(4*Ae)*[b11*b11+c11*c11 b21*b11+c21*c11 b31*b11+...
180
      c31*c11;
                b21*b11+c21*c11 b21*b21+c21*c21 b31*b21+c31*c21;
181
                b31*b11+c31*c11 b21*b31+c21*c31 b31*b31+c31*c31;
182
183
                K(cnt, cnt) = K(cnt, cnt) + Ke(1,1);
184
                K(cnt, cnt+1) = K(cnt, cnt+1) + Ke(1,2);
185
                K(cnt, cnt+tam) = K(cnt, cnt+tam) + Ke(1,3);
186
                K(cnt+1,cnt) = K(cnt+1,cnt)+Ke(2,1);
187
                K(cnt+1, cnt+1) = K(cnt+1, cnt+1) + Ke(2,2);
188
                K(cnt+1, cnt+tam) = K(cnt+1, cnt+tam) + Ke(2,3);
189
                K(cnt+tam,cnt) = K(cnt+tam,cnt)+Ke(3,1);
190
                K(cnt+tam,cnt+1) = K(cnt+tam,cnt+1)+Ke(3,2);
191
                K(cnt+tam, cnt+tam) = K(cnt+tam, cnt+tam)+Ke(3,3);
192
193
                Ae = (b12*c22 - b22*c12)/2;
194
195
                Ke = 1/(4*Ae)*[b12*b12+c12*c12 b22*b12+c22*c12 b32*b12+...
196
      c32*c12;
                b22*b12+c22*c12 b22*b22+c22*c22 b32*b22+c32*c22;
197
                b32*b12+c32*c12 b22*b32+c22*c32 b32*b32+c32*c32];
198
199
                K(cnt+tam+1,cnt+tam+1) = K(cnt+tam+1,cnt+tam+1)+Ke(1,1)...
200
                K(cnt+tam+1,cnt+tam) = K(cnt+tam+1,cnt+tam)+Ke(1,2);
201
                K(cnt+tam+1,cnt+1) = K(cnt+tam+1,cnt+1)+Ke(1,3);
202
                K(cnt+tam, cnt+tam+1) = K(cnt+tam, cnt+tam+1)+Ke(2,1);
203
                K(cnt+tam,cnt+tam) = K(cnt+tam,cnt+tam)+Ke(2,2);
204
                K(cnt+tam,cnt+1) = K(cnt+tam,cnt+1)+Ke(2,3);
205
                K(cnt+1, cnt+tam+1) = K(cnt+1, cnt+tam+1) + Ke(3,1);
206
                K(cnt+1, cnt+tam) = K(cnt+1, cnt+tam) + Ke(3,2);
207
                K(cnt+1, cnt+1) = K(cnt+1, cnt+1) + Ke(3,3);
208
209
                 cnt = cnt+1;
210
        end
211
212
213
  %condicoes de contorno para o potencial magnetico (valores ...
214
      conhecidos)
_{215} res_b = _{zeros}(tam^2,1);
_{216} vpm = ones(tam<sup>2</sup>,1);
_{217} cnt = 1;
   for m = 1:tam
218
       for n = 1:tam
219
```

```
220
            if ((m-(tam+1)/2)^2+(n-(tam+1)/2)^2 \ge r^2)
                 vpm(cnt) = 0;
221
            elseif (m==(ceil(tam/2)+10/h)&&(n==(ceil(tam/2)-6/h)||(n==(...
222
      ceil(tam/2)+6/h))))||...
                     (m==(ceil(tam/2)+14/h)&&(n==(ceil(tam/2)-4/h)||(n...
223
      ==(ceil(tam/2)+4/h)))
                 vpm(cnt) = -mu_ar*imax/(2*pi*rc);
224
            end
225
            cnt = cnt + 1;
226
        end
227
   end
228
229
   %res_b e a matriz de carregamentos para o vetor potencial magnetico
   %mesma ideia do algoritmo anterior
   for m = 1:tam^2
       for n = 1:tam^2
233
            if (vpm(n) \neq 1) \&\& m == n
234
                for k = 1:tam^2
235
                     res_b(k) = res_b(k) - K(k,n)*vpm(n);
236
237
                 end
                K(m,:) = 0;
238
                K(:,n) = 0;
239
                K(m,n) = 1;
240
                res_b(m) = vpm(m);
241
            end
242
       end
243
   end
244
^{245}
   %encontra o potencial magnetico na forma de array (tam^2, 1)
   vpm_aux = linsolve(K, res_b);
247
248
  %passa o potencial magnetico para o dominio 2D
249
  cnt = 1;
250
   Az = zeros(tam);
251
   for m = 1:tam
252
       for n = 1:tam
253
            Az(m,n) = vpm_aux(cnt);
254
            cnt = cnt + 1;
255
        end
256
   end
257
258
   %campo eletrico, densidade de fluxo e campo magnetico
259
   %calcula tais variaveis para cada elemento triangular (interpolacao...
       dos
261 %nohs)
_{262} cnt = 1;
_{263} Ex = zeros(2*(tam-1));
```

```
_{264} Ey = Ex;
_{265} Bx = Ex;
_{266} By = Ex;
_{267} Hx = Ex;
  Hy = Ex;
268
   for m = 1:tam-1
       for n = 1:tam-1
270
                b11 = elementos1(m, n, 4) - elementos1(m, n, 6);
271
                b21 = elementos1(m, n, 6) - elementos1(m, n, 2);
272
                b31 = elementos1(m, n, 2) - elementos1(m, n, 4);
273
                c11 = elementos1(m, n, 5) - elementos1(m, n, 3);
274
                c21 = elementos1(m, n, 1) - elementos1(m, n, 5);
275
                c31 = elementos1(m, n, 3) - elementos1(m, n, 1);
276
277
                Ae = (b11*c21 - b21*c11)/2;
278
279
                Ex(2*m-1,2*n-1) = -1/(2*Ae)*(V(m,n)*b11+V(m,n+1)*b21+V(...
280
      m+1,n)*b31);
                Ey(2*m-1,2*n-1) = -1/(2*Ae)*(V(m,n)*c11+V(m,n+1)*c21+V(...
281
      m+1,n)*c31);
                By (2*m-1,2*n-1) = 1/(2*Ae)*(Az(m,n)*b11+Az(m,n+1)*b21+...
282
      Az(m+1,n)*b31);
                Bx(2*m-1,2*n-1) = 1/(2*Ae)*(Az(m,n)*c11+Az(m,n+1)*c21+...
283
      Az(m+1,n)*c31);
284
                if(m > ceil(tam/2))
285
                    mu = mu_ar;
286
                else
287
                    mu = mu_solo;
288
                end
289
                Hx(2*m-1,2*n-1) = Bx(2*m-1,2*n-1)/mu;
290
                Hy(2*m-1,2*n-1) = By(2*m-1,2*n-1)/mu;
291
292
                b12 = elementos2(m, n, 4) - elementos2(m, n, 6);
293
                b22 = elementos2(m, n, 6) - elementos2(m, n, 2);
294
                b32 = elementos2(m, n, 2) - elementos2(m, n, 4);
295
                c12 = elementos2(m, n, 5) - elementos2(m, n, 3);
296
                c22 = elementos2(m, n, 1) - elementos2(m, n, 5);
297
                c32 = elementos2(m, n, 3) - elementos2(m, n, 1);
298
299
                Ae = (b12*c22 - b22*c12)/2;
300
301
                Ex(2*m,2*n) = -1/(2*Ae)*(V(m+1,n+1)*b12+V(m+1,n)*b22+V(...
302
      m,n+1)*b32);
                Ey(2*m,2*n) = -1/(2*Ae)*(V(m+1,n+1)*c12+V(m+1,n)*c22+V(...
303
      m,n+1)*c32);
```

```
304
                By(2*m,2*n) = 1/(2*Ae)*(Az(m+1,n+1)*b12+Az(m+1,n)*b22+...
      Az(m,n+1)*b32);
                Bx(2*m,2*n) = 1/(2*Ae)*(Az(m+1,n+1)*c12+Az(m+1,n+1)*c22...
305
      +Az(m,n+1)*c32);
306
                Hx(2*m,2*n) = Bx(2*m,2*n)/mu;
307
                Hy(2*m,2*n) = By(2*m,2*n)/mu;
308
       end
309
   end
310
311
   %aplica condicoes de contorno na fronteira
312
   for n = 1:2:2*(tam-1)
313
       m = floor(tam/2);
314
       Ex(m, n+1) = Ex(m+1, n);
315
       Ey(m, n+1) = sigma_ar*Ey(m+1, n)/sigma_solo;
316
       By(m, n+1) = By(m+1, n);
317
       Bx(m, n+1) = mu_ar*Bx(m+1,n)/mu_solo;
318
       Hx(m, n+1) = Hx(m+1, n);
319
       Hy(m, n+1) = mu_solo*Hy(m+1,n)/mu_ar;
320
321
   end
  %plota os graficos para V, Az, E, B e H, nessa ordem
323
  close all;
324
325 figure(1);
326 contour(V, 40);
327 hTitle = title(['Potencial el trico (kV), h = ', num2str(h)]);
set(hTitle,'FontSize',40);
329 xlabel('x');
  ylabel('y');
set(gca,'FontSize',40);
332 colormap jet;
  colorbar('east');
333
334
335 figure(2);
  contour(Az, 40);
  hTitle = title(['Potencial vetor magn tico (Wb/m), h = ', num2str(...
      h)]);
set(hTitle,'FontSize',40);
  xlabel('x');
339
340 ylabel('y');
set(gca,'FontSize',40);
342 colormap jet;
  colorbar('east');
343
344
345 figure(3);
_{346} x = 1:0.5:tam-0.5;
y = 1:0.5:tam-0.5;
```

```
_{348} H = quiver(x, y, Ex, Ey, 3);
        H.Color = [0.6350 \ 0.0780 \ 0.1840];
         hTitle = title(['Campo el trico (kV/m), h = ', num2str(h)]);
         set(hTitle,'FontSize',40);
         xlabel('x');
         ylabel('y');
         set(gca,'FontSize',40);
354
        xlim([1 tam]);
355
          ylim([1 tam-1]);
356
357
358
          figure (4);
359
          x = 1:0.5:tam-0.5;
360
         y = 1:0.5:tam-0.5;
361
         quiver(x, y, Bx, -By, 3);
         hTitle = title(['Densidade de fluxo magn tico (T), h = ', num2str(...
                    h)]);
         set(hTitle,'FontSize',40);
364
         xlabel('x');
         ylabel('y');
        set(gca,'FontSize',40);
         xlim([1 tam]);
          ylim([1 tam-2]);
369
370
371
         figure(5);
372
         x = 1:0.5:tam-0.5;
373
y = 1:0.5:tam-0.5;
_{375} H = quiver(x, y, Hx, -Hy, 3);
376 H.Color = 'black';
print has a state and a s
         set(hTitle,'FontSize',40);
378
        xlabel('x');
379
        ylabel('y');
380
set(gca,'FontSize',40);
382 xlim([1 tam]);
383 ylim([1 tam-2]);
```

6 Bibliografia

Baqer, Z. (2010). Finite Element Based Solution of Laplace's Equation Applied to Electrical Activity of the Human Body. Al-Khwarizmi Engineering Journal, 6(4), 37-51. Disponível em http://alkej.uobaghdad.edu.iq/index.php/alkej/article/view/511. Acesso em 13 de julho de 2020.