

UMA ANÁLISE DA RESOLUÇÃO E ESTABILIDADE NA DETERMINAÇÃO DO "STRIKE" DE ESTRUTURAS UNIDIMENSIONAIS ANISOTRÓPICAS ATRAVÉS DO TENSOR DE IMPEDÂNCIA MAGNETOTELÚRICO

WALTER EUGÊNIO DE MEDEIROS¹ & LUIZ RIJO²

A obtenção das componentes principais do tensor de impedância magnetotelúrico, \underline{Z}^0 , é feita através de uma rotação do tensor \underline{Z} , sendo este medido ou calculado num sistema de eixos ortogonais qualquer. No caso de estruturas bidimensionais isotrópicas, o ângulo de rotação θ_0 de \underline{Z} a \underline{Z}^0 é univocamente determinado. Neste trabalho analisamos a capacidade de discriminar "strikes", em estruturas unidimensionais anisotrópicas, através do estudo de θ_0 como função de frequência, $\theta_0(\omega)$. Mostramos que $\theta_0(\omega)$ é insensível à presença de camadas isotrópicas e, no caso da transição entre camadas anisotrópicas, $\theta_0(\omega)$ acusa a presença da camada inferior aproximadamente nos mesmos valores de frequência que a fase $\phi(\omega)$ e a resistividade aparente $\rho_a(\omega)$, tendo, no entanto, $\theta_0(\omega)$ convergência mais rápida para o valor do ângulo de "strike" da camada inferior do que $\phi(\omega)$ para 45° e $\rho_a(\omega)$ para os valores específicos de resistividade. Para simular dados reais, contaminamos \underline{Z} com ruído e verificamos que a determinação do "strike" é bastante estável, caso a diferença entre as impedâncias nos modos TE e TM seja superior ao nível de ruído.

RESOLUTION AND STABILITY IN THE STRIKE DETERMINATION OF UNIDIMENSIONAL ANISOTROPIC STRUCTURES THROUGH THE MAGNETOTELLURIC IMPEDANCE TENSOR - The principal components of the magnetotelluric impedance tensor \underline{Z}^0 are determined by a rotation from the tensor \underline{Z} which is measured or calculated in any system of orthogonal axis. In the case of bidimensional isotropic media, the rotation angle θ_0 , from \underline{Z} to \underline{Z}^0 is uniquely determined. In this work we analyse the capacity to discriminate strikes in unidimensional anisotropic media through the study of θ_0 as frequency function, $\theta_0(\omega)$. We conclude that $\theta_0(\omega)$ is insensitive to the presence of isotropic layers and in the case of transitions between anisotropic layers $\theta_0(\omega)$ shows the presence of the underlying layer approximately at the same frequencies shown by the phase $\phi(\omega)$ and apparent resistivity $\rho_a(\omega)$. However $\theta_0(\omega)$ has faster convergence to the strike angle of the underlying layer, than $\phi(\omega)$ has to 45° and $\rho_a(\omega)$ has to the specific resistivity values. To simulate experimental data we introduce noise in \underline{Z} . When the difference between TE and TM mode impedances is greater than the noise level, the strike determination is very stable.

1. INTRODUÇÃO

O método magnetotelúrico (Tikhonov, 1950; Cagniard, 1953) propõe a existência de uma relação linear entre componentes dos campos elétrico (\underline{E}) e magnético (\underline{H}) naturais na superfície da Terra. No caso de estruturas horizontais isotrópicas, esta relação se resume, no domínio da frequência, à proporcionalidade (Cagniard, 1953):

$$E_x = ZH_y \quad (1)$$

onde Z é a impedância de superfície e x e y são duas direções ortogonais arbitrárias.

Na prática, a interpretação é feita através dos parâmetros resistividade aparente (ρ_a) e fase (ϕ), definidos como:

¹ Pós-Graduação em Geofísica, Centro de Geociências, Universidade Federal do Pará, Campus do Guamá, 66050 Belém, PA. Em afastamento do Dept^o de Física Teórica e Experimental, Centro de Ciências Exatas, Universidade Federal do Rio Grande do Norte, Campus Universitário, 59000 Natal, RN, Brasil.

² Departamento de Geofísica, Centro de Geociências, Universidade Federal do Pará, FAX (091) 229.9677, Caixa Postal 1611, 66050 Belém, PA, Brasil.

$$\rho_a = \frac{|Z|^2}{\omega \mu_0} \quad (2)$$

$$\phi = \arctan \left[\frac{I(Z)}{R(Z)} \right] \quad (3)$$

sendo $\omega = 2\pi f$ a frequência angular, $\mu_0 = 4\pi \times 10^{-7}$ H/m, a permeabilidade magnética do vácuo e $I(Z)$ e $R(Z)$, respectivamente, as partes imaginária e real de Z .

Uma generalização de (1), (Cantwell, 1960), para meios com anisotropia e/ou heterogeneidades laterais, é dada por:

$$\begin{pmatrix} E_x \\ E_y \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Z_{xx} & Z_{xy} \\ Z_{yx} & Z_{yy} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} H_x \\ H_y \end{pmatrix} \quad (4)$$

ou $\underline{E} = \underline{Z} \cdot \underline{H}$ onde \underline{Z} é o tensor de impedância medido num sistema xy qualquer.

No caso bidimensional isotrópico, há o desacoplamento da onda eletromagnética nos modos transversal elétrico ao eixo z (TE), (i.e. $E_z = 0$, Harrington, 1961) e transversal magnético ao eixo z (TM), (i.e., $H_x = 0$), num sistema de eixos que tenha uma das direções coincidente com o "strike" da estrutura, i.e., que contenha os eixos principais do tensor de impedância. Nesse sistema, define-se um par de curvas equivalentes a (2) e (3) para cada modo.

A obtenção das componentes principais do tensor de impedância é feita através de um rotação de \underline{Z} a \underline{Z}^0 , dada por (Eggers, 1982):

$$\underline{Z}^0 = \underline{R} \cdot \underline{Z} \cdot \underline{R}^T \quad (5)$$

onde

$$\underline{R} = \begin{pmatrix} \cos\theta_0 & \sin\theta_0 \\ -\sin\theta_0 & \cos\theta_0 \end{pmatrix} \quad (6)$$

sendo \underline{R}^T a transposta de \underline{R} e θ_0 previamente determinado por:

$$\theta_0 = \frac{1}{4} \times \arctan \left(\frac{2R(Z_3 Z_4^*)}{|Z_4|^2 - |Z_3|^2} \right) \quad (7)$$

onde

$$Z_3 = \frac{Z_{xy} + Z_{yx}}{2} \quad (8)$$

$$Z_4 = \frac{Z_{xx} - Z_{yy}}{2} \quad (9)$$

sendo Z_4^* o complexo conjugado de Z_4 .

Nosso objetivo é analisar a capacidade de discriminar estruturas "multi-strikes" formadas pela superposição de camadas homogêneas anisotrópicas, com diferentes eixos de anisotropia, através do uso da transformação (5) e das relações (7)-(9), bem como a estabilidade da determinação dos "strikes" em presença de ruído. Caso no modelo existam mais de dois "strikes", o tensor \underline{Z}^0 não será anti-diagonal, mas a rotação terá a propriedade de maximizar $|Z_{xy}^0 + Z_{yx}^0|$ e minimizar $|Z_{xx}^0 - Z_{yy}^0|$ (Sims & Bostick, 1969). Trabalharemos sempre com dados sintéticos.

2. COMPORTAMENTO DE $\theta_0(\omega)$ NA AUSÊNCIA DE RUÍDO

Durante este trabalho vamos usar um modelo formado por N camadas anisotrópicas (Fig. 1), onde em cada camada são especificados h_j , a espessura; $\sigma_x''^j$, $\sigma_y''^j$ e $\sigma_z''^j$, as condutividades ao longo dos eixos locais de anisotropia x''^j , y''^j , z''^j , e α_j e θ_j , a inclinação e o azimute do sistema x''^j , y''^j , z''^j em relação ao sistema de medição xyz . Vamos assumir a aproximação quasi-estática, (i.e. $\sigma_j \gg \omega \epsilon_0$, onde $\epsilon_0 = (1/36\pi) \times 10^{-9}$ F/m é a permissividade elétrica do vácuo), e que todas as camadas têm permeabilidade μ_0 .

O cálculo dos campos eletromagnéticos para este modelo, em presença de uma onda plana, foi feito por Reddy & Rankin (1971). Assim, dado ω poderemos obter $\underline{Z}(\omega)$ na superfície. Observe-se que uma camada isotrópica pode ser incorporada neste modelo, bastando fazer-se $\sigma_x''^j = \sigma_y''^j = \sigma_z''^j$, e dando valores quaisquer para α_j e θ_j , não tendo estes últimos nenhuma influência no valor de $\underline{Z}(\omega)$ obtido, se os cálculos fossem feitos com precisão infinita. Por razões dadas no Apêndice 1 faremos $\alpha_j = \theta_j = 0$, no caso da j -ésima camada ser isotrópica.

Vamos considerar, inicialmente, um meio com apenas duas camadas, a primeira isotrópica e a segunda tendo $\alpha_2 = 0$. Tomemos momentaneamente $\theta_2 = 0$. Nessa situação,

$$\underline{Z} = \underline{Z}'' = \begin{pmatrix} 0 & Z_{x''y''} \\ Z_{y''x''} & 0 \end{pmatrix} \quad (10)$$

sendo \underline{Z}'' o tensor medido no sistema de eixos locais da segunda camada.

No entanto, quando $\theta_2 \neq 0$, o cálculo já é feito incorporando uma rotação incógnita θ_i . Isto é,

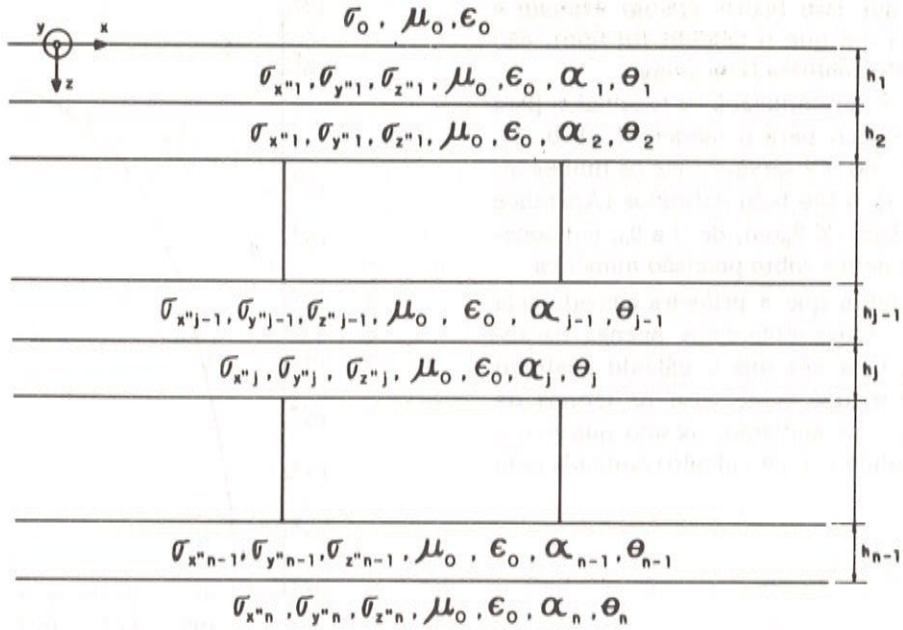


Figura 1. Modelo de camadas horizontais homogêneas anisotrópicas. h_j é a espessura da camada j ; $\sigma_x^{''j}$, $\sigma_y^{''j}$ e $\sigma_z^{''j}$ são as condutividades ao longo dos eixos locais de anisotropia x''_j , y''_j , z''_j , respectivamente e α_i e θ_i , são a inclinação e o azimute do sistema x''_j , y''_j , z''_j em relação ao sistema de medição xyz .

Figure 1. The horizontal anisotropic homogeneous layered model, h_j is the thickness of layer j ; $\sigma_x^{''j}$, $\sigma_y^{''j}$ and $\sigma_z^{''j}$ are the conductivities along the locally the locally anisotropic axes x''_j , y''_j , z''_j , respectively; α_i and θ_i are the inclination and strike angles of x''_j , y''_j , z''_j with respect to the measuring system of coordinates xyz .

$$\underline{Z} = \underline{R} \cdot \underline{Z}'' \cdot \underline{R}^T \tag{11}$$

onde \underline{R} é a matriz (6) com θ_i em lugar de θ_0 .

Seja

$$Z_{y''x''}(\omega) = -Z_{x''y''}(\omega) + \epsilon(\omega) \tag{12}$$

onde $\epsilon(\omega)$ é a perturbação originada pela anisotropia na segunda camada. Como se mostra no Apêndice 2,

$$\epsilon(\omega) = Z_1 \frac{(\gamma - \beta)(1 - t^2)}{(1 + \gamma t)(1 + \beta t)} \tag{13}$$

onde $Z_1 = \sqrt{i\omega\mu_0/\sigma_1}$ é a impedância intrínseca da camada 1, $\gamma = \sqrt{\sigma_1/\sigma_x^{''2}}$, $\beta = \sqrt{\sigma_1/\sigma_y^{''2}}$, e $t = \tanh(u_1 h_1)$, sendo $u_1 = \sqrt{i\omega\mu\sigma_1}$ a constante de propagação na camada 1.

Usando (10) e (12) em (11) obtém-se

$$\underline{Z} = \begin{pmatrix} \epsilon \cos\theta_i \sin\theta_i & Z_{x''y''} - \epsilon(\sin\theta_i)^2 \\ -Z_{x''y''} + \epsilon(\cos\theta_i)^2 & -\epsilon \cos\theta_i \sin\theta_i \end{pmatrix} \tag{14}$$

Sendo (14) o tensor inicialmente calculado, e usando (7), a direção θ_0 será dada por

$$\tan(4\theta_0) = -\frac{0,25|e|^2 \sin(4\theta_i)}{0,25|e|^2 \cos(4\theta_i)} \tag{15}$$

Esta relação fornece $\tan(4\theta_0) = -\tan(4\theta_i)$, independentemente do valor $|e|^2$, que é sempre diferente de zero. Observando que o ângulo incógnito θ_i é simplesmente $-\theta_2$, ficamos com

$$\tan(4\theta_0) - \tan(4\theta_2) = 0 \tag{16}$$

O valor para θ_0 dado por (16) será aquele que tiver menor módulo na sequência $\theta_2 - \pi/2$, $\theta_2 - \pi/4$, θ_2 , $\theta_2 + \pi/4$, $\theta_2 + \pi/2$.

Podemos interpretar este resultado da seguinte maneira: como $\epsilon(\omega)$ só é sensível à anisotropia do modelo, existente apenas na última camada, a primeira camada é "transparente" para $\theta_0(\omega)$, não importa o valor de ω . Observemos, no entanto, que nos cálculos computacionais é usada a expressão geral (7), que contém erros de arredondamento. Em vários cálculos realizados verificamos que quando $\epsilon(\omega)$ é muito pequeno, (i.e. $\omega \rightarrow \infty$), a razão na eq. (7) oscila em torno de zero, ao invés de fornecer $\tan(4\theta_2)$ como deduzimos analiticamente. Assim, quando $\omega \rightarrow \infty$ obtém-se numericamente $\theta_0(\omega) \approx 0$. Ressaltemos que os valores es-

pecíficos de ω em que isso ocorre apenas avaliam a precisão da máquina em que o cálculo foi feito, não invalidando a dedução analítica feita acima.

Nas Figs. 2 e 3 apresentamos os resultados para $\theta_0(\omega)$, $\phi(\omega)$, $\rho_a(\omega)$ e $\epsilon(\omega)$ para o modelo 1 (Tab. 1), sem a presença de ruído. Observe-se que os limites inferior e superior de $\epsilon(\omega)$ são bem definidos (Apêndice 2), e a brusca transição de $\theta_0(\omega)$, de 0 a θ_0 , em conexão com a discussão acima sobre precisão numérica.

Vamos supor agora que a primeira camada seja também anisotrópica. Apresentaremos apenas os resultados numéricos, uma vez que o cálculo analítico é inviável. Observe-se que neste caso os termos da diagonal principal não se anulam, mesmo que o sistema de eixos de medida (ou de cálculo) coincida com

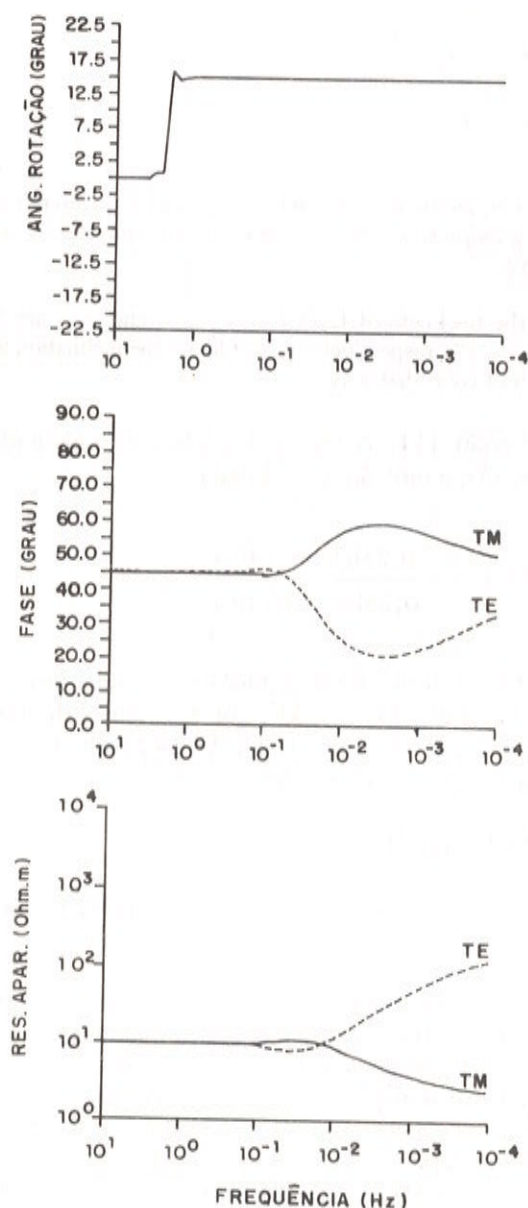


Figura 2. Curvas de ângulo de rotação, fase e resistividade aparente para o modelo 1 da Tab. 1.

Figure 2. Rotation angle, phase and apparent resistivity curves of model 1 derived from Table 1.

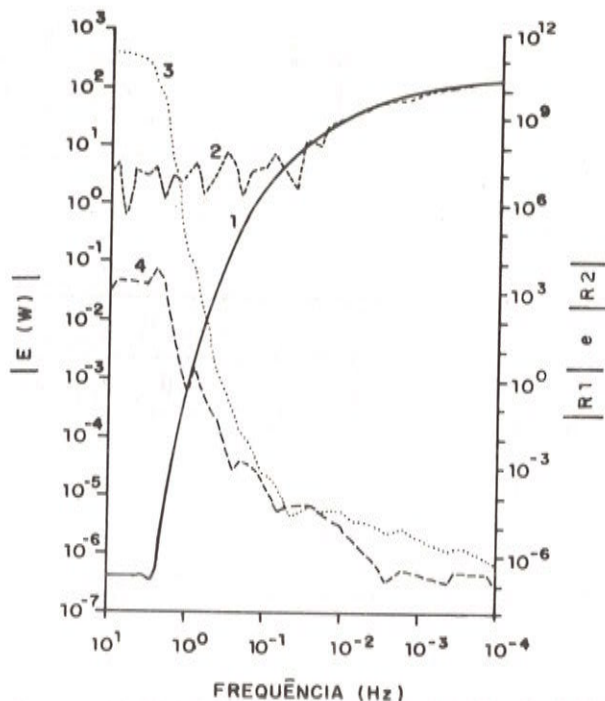


Figura 3. Curvas de $\epsilon(\omega)$, R_1 e R_2 definidos em (12), (26) e (27), respectivamente. 1- $|\epsilon(\omega)|$ sem ruído em \underline{Z} ; 2- $|\epsilon(\omega)|$, 3- $|R_2|$ e 4- $|R_1|$, ruído com $d_p = 5\%$ em cada componente de \underline{Z} .

Figure 3. $\epsilon(\omega)$, R_1 and R_2 curves, as defined by equations (12), (26) and (27), respectively. Curve 1 shows $|\epsilon(\omega)|$ without noise in \underline{Z} ; curves 2, 3 and 4 shows $|\epsilon(\omega)|$, $|R_1|$, respectively, where a Gaussian noise of mean equal zero and standart deviation $d_p = 5\%$ has been added to each tensor impedances.

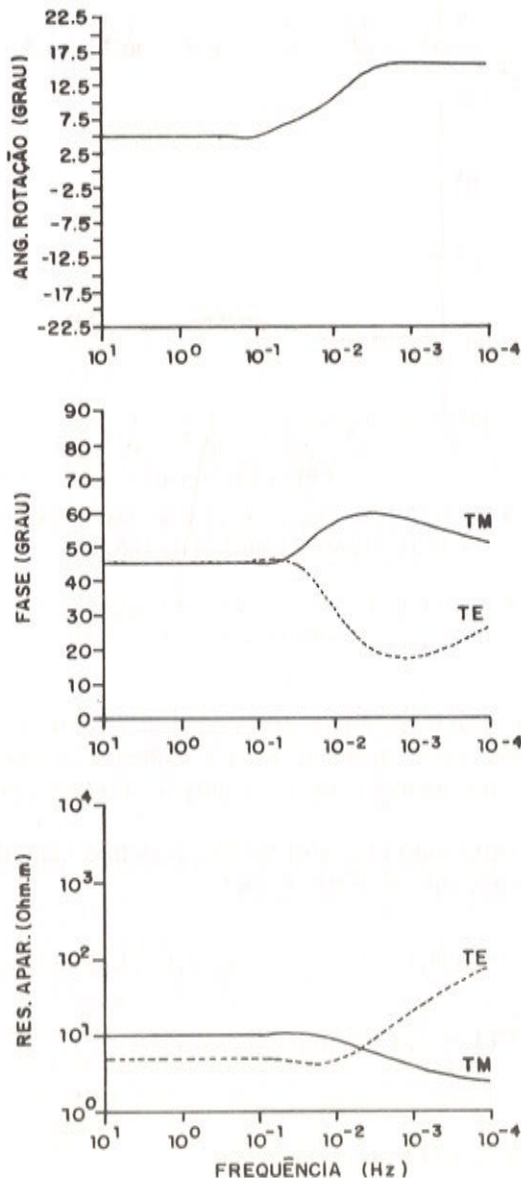
um dos eixos locais de anisotropia das duas camadas. Isto significa que $\epsilon(\omega)$ não é mais originado apenas na camada 2, independentemente da frequência, como no caso anterior. Ao invés, $\epsilon(\omega)$ reflete ora maior influência da camada 1, quando $\omega \rightarrow \infty$; ora maior influência da camada 2, quando $\omega \rightarrow 0$.

Na Fig. 4 apresentamos um exemplo (modelo 2 da Tab. 1). Este modelo ilustra bem que \underline{Z} é sensível a um dado "strike" a depender do valor de frequência, um resultado já apontado por Mann (1965). Observe-se que a camada 1 não é mais "transparente" em relação a $\theta_0(\omega)$. A presença da camada 2 é detectada em $\theta_0(\omega)$, $\phi(\omega)$, e $\rho_a(\omega)$ aproximadamente nos mesmos valores de frequência. No entanto, a estabilização de $\theta_0(\omega)$ no valor constante θ_2 se dá em frequências maiores que a de $\phi(\omega)$ em 45° , ou de $\rho_a(\omega)$ nos valores específicos de resistividade. Heuristicamente isto significa que o meio de duas camadas já se comporta como um semi-espaco com as propriedades da camada 2 em relação a $\theta_0(\omega)$, enquanto que em relação a $\phi(\omega)$ e $\rho_a(\omega)$ isto ainda não ocorre. Neste sentido, podemos dizer que $\theta_0(\omega)$ apresenta uma convergência mais rápida para os parâmetros da segunda camada do que $\phi(\omega)$ e $\rho_a(\omega)$.

Tabela 1. Parâmetros físico-geométricos dos modelos.

Table 1. Physical and geometrical parameters of models.

Modelo	Camada	ρ_x'' ($\Omega.m$)	ρ_y'' ($\Omega.m$)	ρ_z'' ($\Omega.m$)	α (grau)	θ (grau)	h (km)
1	1	10	10	10	0	0	10
	2	2	200	2	0	15	-
2	1	10	5	10	0	5	10
	2	2	200	2	0	15	-
3	1	10	10	10	0	0	7
	2	2	200	2	0	15	5
	3	10	1	10	0	5	-
4	1	10	100	10	0	15	3
	2	50	50	50	0	0	7
	3	10	2	10	0	5	-



Na Fig. 5 apresentamos os resultados para o modelo 3 da Tab. 1. Valem aqui os mesmos comentários feitos anteriormente nas transições de $\theta_0(\omega)$ de uma camada isotrópica a outra anisotrópica, e entre camadas anisotrópicas. Observe-se que a depender da relação (h_1/h_2) , $\theta_0(\omega)$ pode não chegar a estabilizar no valor θ_2 , no caso da primeira camada ser também anisotrópica. Um modelo de três camadas também interessante é quando a camada intermediária é isotrópica. Neste caso, $\theta_0(\omega)$ é insensível à sua presença, conforme Fig. 6, onde estão apresentados os resultados para o modelo 4 da Tab. 1.

3. COMPORTAMENTO DE $\theta_0(\omega)$ EM PRESENÇA DE RUÍDO

Vamos estender o estudo analítico de $\theta_0(\omega)$ do modelo de duas camadas, com a primeira isotrópica, de modo a simular dados reais. Para tanto, vamos contaminar \underline{Z} com ruídos aleatórios. Lembremos que erros introduzidos na impedância são amplificados no cálculo de ρ_a e ϕ , assim um ruído de até $\pm 0,1$ em \underline{Z} pode acarretar desvios de até $\pm 0,2$ em ρ_a e ϕ .

O tensor contaminado com ruídos $\hat{\underline{Z}}$ é obtido de \underline{Z} , fazendo-se:

$$\hat{Z}_{xx} = R(Z_{xx}) (1 + r_1) + iI (Z_{xx}) (1 + r_2) \quad (17)$$

$$\hat{Z}_{xy} = R(Z_{xy}) (1 + r_3) + iI (Z_{xy}) (1 + r_4) \quad (18)$$

Figura 4. Curvas de ângulo de rotação, fase e resistividade aparente para o modelo 2 da Tab. 1.

Figure 4. Rotation angle, phase and apparent resistivity curves of model 2 derived from Table 1.

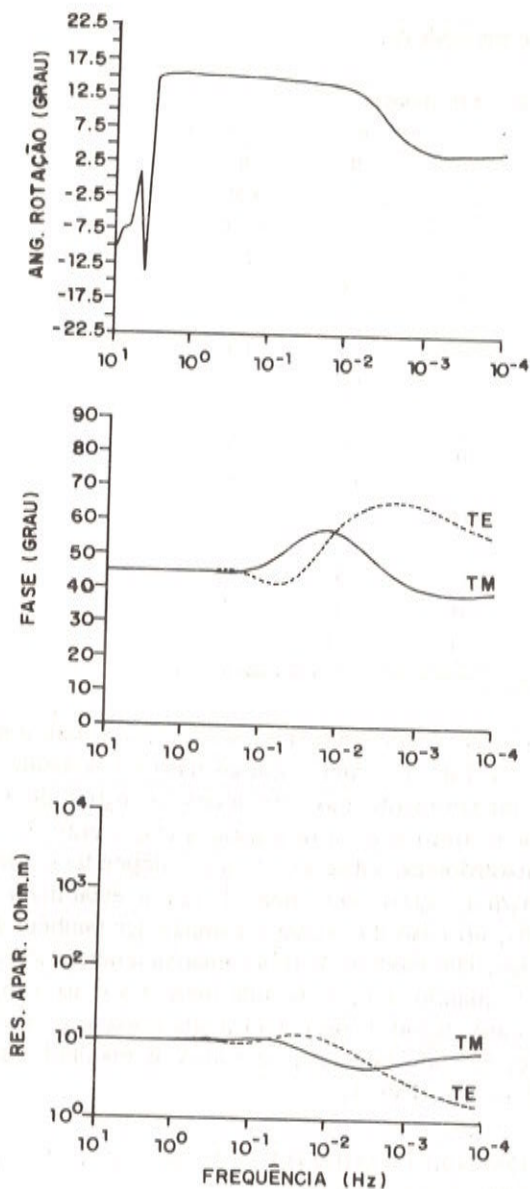


Figura 5. Curvas de ângulo de rotação, fase e resistividade aparente para o modelo 3 da Tab. 1.

Figure 5. Rotation angle, phase and apparent resistivity curves of model 3 derived from Table 1.

$$\hat{Z}_{yx} = R(Z_{yx}) (1 + r_5) + iI(Z_{yx}) (1 + r_6) \quad (19)$$

$$\hat{Z}_{yy} = R(Z_{yy}) (1 + r_7) + iI(Z_{yy}) (1 + r_8) \quad (20)$$

Para obter os r_j usamos uma subrotina que gera números aleatórios com distribuição normal de média

$$\hat{Z}_3 = \frac{1}{2} \{ R(Z_{x''y''}) (r_3 - r_5) + R(\epsilon) [(\cos\theta_i)^2 (1 + r_5) - (\sin\theta_i)^2 (1 + r_3)] + \\ iI(Z_{x''y''}) (r_4 - r_6) + iI(\epsilon) [(\cos\theta_i)^2 (1 + r_6) - (\sin\theta_i)^2 (1 + r_4)] \} \quad (21)$$

$$\hat{Z}_4 = \frac{1}{2} (\sin\theta_i)^2 \{ R(\epsilon) (1 + \frac{r_1 + r_7}{2}) + iI(\epsilon) (1 + \frac{r_2 + r_8}{2}) \} \quad (22)$$

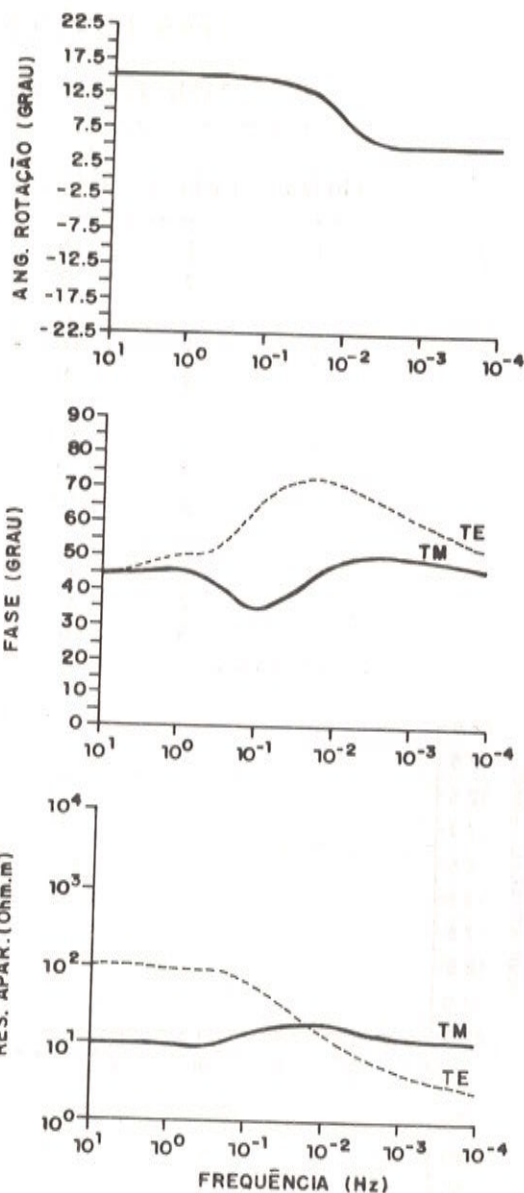


Figura 6. Curvas de ângulo de rotação, fase e resistividade aparente para o modelo 4 da Tab. 1.

Figure 6. Rotation angle, phase and apparent resistivity curves of model 4 derived from Table 1.

zero e desvio padrão d_p (Forsythe et al., 1977). Esta hipótese sobre distribuição dos ruídos é comumente usada no método magnetotelúrico (Gamble et al., 1979).

Utilizando (12) e (17)-(20), podemos calcular \hat{Z}_3 e \hat{Z}_4 pelas eqs. (8) e (9) obtendo

Para obtermos uma expressão que, mesmo aproximada, nos permita entender como o ruído afeta a determinação de $\theta_0(\omega)$, vamos majorar sua influência substituindo na expressão acima r_1, r_3, r_6 e r_7 por r e r_2, r_4, r_5 e r_8 por $-r$, onde r é o maior valor absoluto na seqüência $r_{i,j} = 1,8$, cada seqüência correspondendo a uma freqüência. Dessa forma:

$$\hat{Z}_3 = \frac{1}{2} (2rZ_{x''y''}^* + \epsilon \cos(2\theta_i) - r\epsilon^*) \quad (23)$$

$$\hat{Z}_4 = \frac{1}{2} \sin(2\theta_i) (\epsilon + r\epsilon^*) \quad (24)$$

Usando (7) obtemos

$$\tan(4\theta_0) = \frac{-\tan(4\theta_i) - R_1}{1 - R_2} \quad (25)$$

onde

$$R_1 = \frac{2ra}{|\epsilon|^2 \cos(4\theta_i)} \quad (26)$$

$$R_2 = \frac{2rb}{|\epsilon|^2 \cos(4\theta_i)} \quad (27)$$

$$a = \{ [R(\epsilon)^2 - I(\epsilon)^2] \cdot \sin(2\theta_i) \cdot [\cos(2\theta_i) - 1] + 2 [R(Z_{x''y''})R(\epsilon) - I(Z_{x''y''})I(\epsilon)] \cdot \sin(2\theta_i) + r[R(Z_{x''y''})R(\epsilon) + I(Z_{x''y''})I(\epsilon) - \frac{|\epsilon|^2}{2}] \} \quad (28)$$

$$b = \{ [R(\epsilon)^2 - I(\epsilon)^2] \cdot [(\sin(2\theta_i))^2 - \cos(2\theta_i)] - 2[R(Z_{x''y''})R(\epsilon) - I(Z_{x''y''})I(\epsilon)] \cdot \cos(2\theta_i) - 2r[R(Z_{x''y''})R(\epsilon) + I(Z_{x''y''})I(\epsilon) - |Z_{x''y''}|^2] \} \quad (29)$$

Podemos assim ter uma boa idéia do efeito do ruído na expressão (25) examinando a grandeza

$$R = \text{máximo} \{ |R_1|, |R_2| \} \quad (30)$$

pois o resultado para θ_0 dado por (25) estará próximo ou distante daquele dado por (16) se $R \ll 1$ ou $R \approx 1$, respectivamente. Reforcemos que este parâmetro é válido apenas para o modelo específico de duas camadas com a primeira isotrópica, como assumimos no início da dedução.

Na Fig. 7 apresentamos os resultados para $\theta_0(\omega)$, $\phi(\omega)$ e $\rho_a(\omega)$, do modelo 1, com $d_p = 0,05$. Observe-se que o ruído faz com que $\theta_0(\omega)$ indique o valor θ_2 apenas após a freqüência em que seguramente $\epsilon(\omega)$ convergiu para o valor calculado sem ruído (Fig. 3), ou equivalentemente, em que $R \ll 1$ (Fig. 3). Assim, quando a diferença entre as impedâncias calculadas nos modos TE e TM é superior ao nível de ruído, as oscilações de $\theta_0(\omega)$ em torno de θ_2 são pequenas, da ordem do erro introduzido, mostrando que $\theta_0(\omega)$ é bastante estável.

Na Fig. 8 apresentamos os resultados para o modelo 2 e na Fig. 9, para o modelo 3, ambos os casos com $d_p = 0,05$. Comparados aos casos sem ruído, não há perda de sensibilidade em $\theta_0(\omega)$ nas transições entre camadas anisotrópicas.

4. CONSIDERAÇÕES FINAIS

Embora já tenha sido apontado pioneiramente por Bostick & Smith (1962) que $\theta_0(\omega)$ dá uma estimativa bastante consistente da direção dominante de anisotropia (ou descontinuidade lateral), uma análise da convergência e estabilidade $\theta_0(\omega)$, para o caso unidimensional anisotrópico, ainda não havia sido feita, ao menos de nosso conhecimento. Dos resultados que ora apresentamos, vemos que a rápida convergência de $\theta_0(\omega)$, de uma direção de "strike" à outra, permite uma boa discriminação do número e valores das direções principais, mesmo em presença de ruído. Estes resultados, acoplados à observação de $\phi(\omega)$ e $\rho_a(\omega)$, podem ser de grande valia na atribuição de um modelo inicial

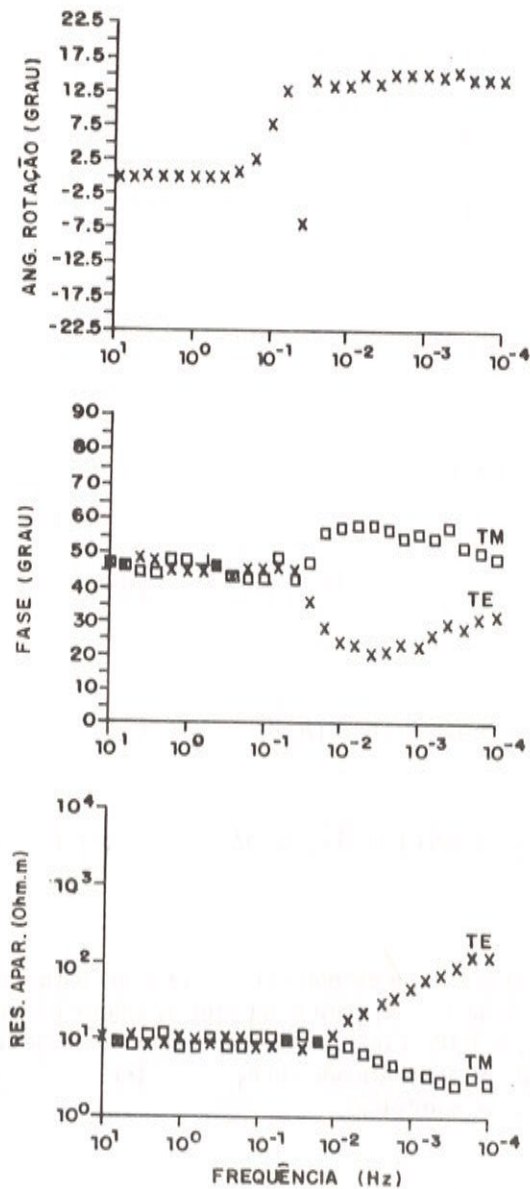


Figura 7. Curvas de ângulo de rotação, fase e resistividade aparente para o modelo 1 da Tab. 1, ruído com $d_p = 5\%$ em cada componente de \underline{Z} .

Figure 7. Rotation angle, phase and apparent resistivity curves of model 1 derived from Table 1, where a Gaussian noise of mean equal zero and standart deviation $d_p = 5\%$ has been added to each tensor impedances.

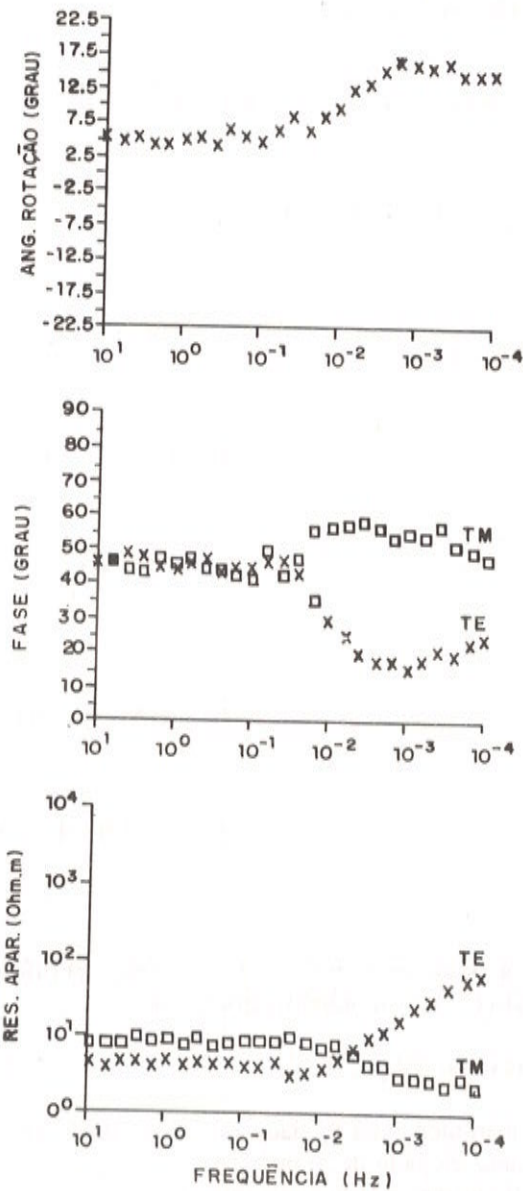


Figura 8. Curvas de ângulo de rotação, fase e resistividade aparente para o modelo 2 da Tab. 1, ruído com $d_p = 5\%$ em cada componente de \underline{Z} .

Figure 8. Rotation angle, phase and apparent resistivity curves of model 2 derived from Table 1, where a Gaussian noise of mean equal zero and standart deviation $d_p = 5\%$ has been added to each tensor impedances.

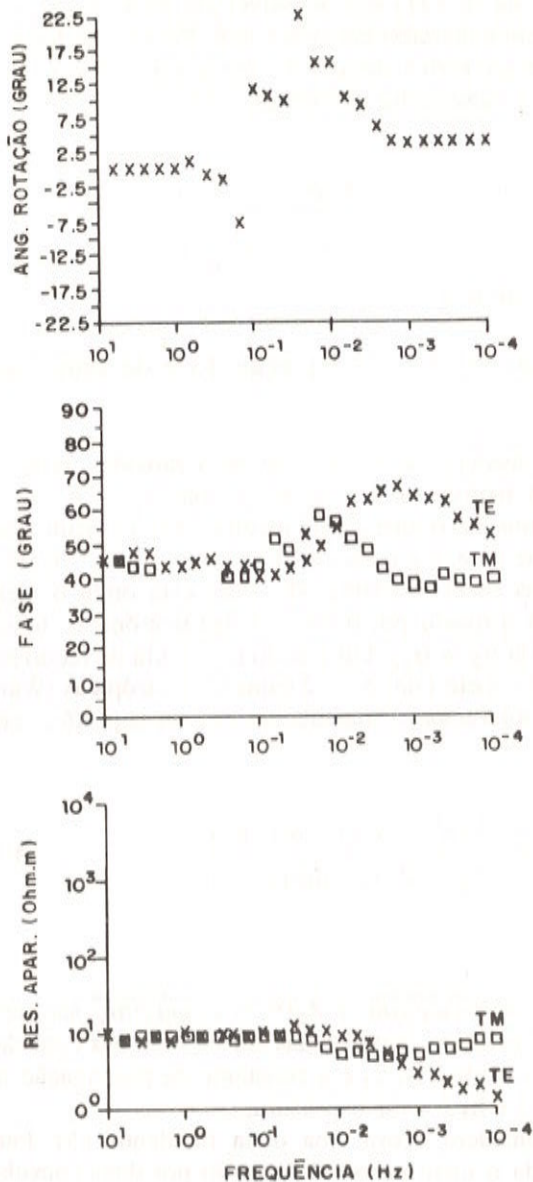


Figura 9. Curvas de ângulo de rotação, fase e resistividade aparente para o modelo 3 da Tab. 1, ruído com $d_p = 5\%$ em cada componente de \underline{Z} .

Figure 9. Rotation angle, phase and apparent resistivity curves of model 3 derived from Table 1, where a Gaussian noise of mean equal zero and standart deviation $d_p = 5\%$ has been added to each tensor impedances.

num processo de interpretação, fixando, por exemplo, o número mínimo de camadas numa inversão automática onde tenha validade o modelo unidimensional anisotrópico.

AGRADECIMENTOS

Agradecemos ao CNPq, FINEP e PETROBRÁS pelo apoio financeiro a esta pesquisa; aos colegas Abel Carrasquilla e Licurgo Peixoto e ao Prof. Douglas O'Brien, as leituras críticas do texto; ao Sr. André Oliveira o auxílio com a datilografia do texto; ao Sr. Ronaldo Vieira a complementação do desenho das figuras e aos revisores anônimos as sugestões e correções que muito contribuíram para melhorar este artigo.

REFERÊNCIAS

- BOSTICK, F.X., Jr. & SMITH, H.W. – 1962 – Investigation of large scale inhomogeneities in the earth by the magnetotelluric method. *Proc. I.R.E.*, **50**: 2339-2346.
- CAGNIARD, L. – 1953 – Basic theory of the magnetotelluric method of geophysical prospecting. *Geophysics*, **18**: 605-635.
- CANTWELL, T. – 1960 – Detection and analysis of low-frequency magnetotelluric signals. Ph.D. thesis, M.I.T.
- EGGERS, D.W. – 1982 – An eigenstate formulation of the magnetotelluric impedance tensor. *Geophysics*, **47**: 1204-1214.
- FORSYTHE, G.E., MALCOLM, M.A. & MOLER, C.B. – 1977 – Computer methods for mathematical computations. Prentice Hall Inc., Eaglewood Cliffs, N.J.
- GAMBLE, T.D., GOUBAU, W.M. & CLARKE, J. – 1979 – Error analysis in remote reference magnetotellurics. *Geophysics*, **44**: 959-968.
- HARRINGTON, R.F. – 1961 – Time-Harmonic Electromagnetic Field. McGraw Hill Book Inc., N.Y., 480 p.
- MANN, J.E., Jr. – 1965 – The importance of anisotropic conductivity in magnetotelluric interpretation. *J. Geophys. Res.*, **70**: 2940-2942.
- REDDY, I.K. & RANKIN, D. – 1971 – Magnetotelluric effect of dipping anisotropies. *Geophys. Prosp.*, **19**: 84-97.
- SIMS, W.E. & BOSTICK, F.X., Jr. – 1969 – Methods of magnetotelluric analysis. University of Texas Technical Report 58, Austin, Texas, 58 p.
- TIKHONOV, A.N. – 1950 – On determining electrical characteristics of the deep layers of the earth's crust. *Geophysical Ser. Reprint*, **5**: 2-3, ed. by K. Vozoff, SEG, 1985.
- WAIT, J.R. – 1982 – Geo-electromagnetism. Academic Press, N.Y., 268 p.

Versão recebida em: 28/11/89
Versão revista e aceita em: 08/08/90
Editor Associado: M.S.M. Mantovani

APÊNDICE 1

Justificativa do uso de $\alpha = \theta = 0$ em camadas isotrópicas

Considere um meio semi-infinito homogêneo anisotrópico com uma onda plana incidindo verticalmente sobre o mesmo. A solução para $\underline{Z}(\omega)$ medido na superfície pode ser obtida particularizando $N = 1$ no modelo de Reddy & Rankin (1971), fornecendo:

$$\underline{Z} = \underline{R} \cdot \underline{Z}' \cdot \underline{R}^T \quad (31)$$

onde

$$\underline{Z}' = \begin{pmatrix} 0 & -[v(\cos\alpha)^2/\hat{y}_{x''} \quad v(\sin\alpha)^2/\hat{y}_{z''}] \\ \hat{z}/ik_x & 0 \end{pmatrix} \quad (32)$$

é o tensor medido no sistema auxiliar $x'y'z'$ (Reddy & Rankin, 1971), \underline{R} é a matriz (6) e

$$v^2 = - \frac{(k_{x''})^2}{1 + (\sin\alpha)^2 \cdot (\gamma^2 - 1)} \quad (33)$$

$$\gamma^2 = \frac{\hat{y}_{x''}}{\hat{y}_{z''}} \quad (34)$$

$$(k_{x''})^2 = - \hat{z}\hat{y}_{x''} \quad (35)$$

$$\hat{z} = i\omega\mu_0 \quad (36)$$

$$\hat{y}_{x''} = i\omega\epsilon_0 + \sigma_{x''} \equiv \sigma_{x''} \quad (37)$$

$$\hat{y}_{z''} = i\omega\epsilon_0 + \sigma_{z''} \equiv \sigma_{z''} \quad (38)$$

Vamos tomar $\sigma_{x''} = \sigma_{y''} = \sigma_{z''} = \sigma$ e deixar α e θ arbitrários. Usando (33) a (38) vamos obter (32) como

$$\underline{Z}' = \begin{pmatrix} 0 & \sqrt{i\omega\mu_0/\sigma} \\ -\sqrt{i\omega\mu_0/\sigma} & 0 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & Z \\ -Z & 0 \end{pmatrix} \quad (39)$$

Substituindo (39) em (31) obtém-se $\underline{Z}^0 = \underline{Z} = \underline{Z}'$, pois o sistema $x'y'z'$ já é aquele que antidiagonaliza o tensor de impedância medido. Assim, de (7), $\theta_0(\omega) = 0$ independentemente dos valores atribuídos para α e θ .

Observe-se, no entanto, que se uma pequena diferença, devido a aritmética finita dos cálculos numéricos, resultar na eq. (39) entre Z'_{xy} e $-Z'_{yx}$, então o meio parecerá anisotrópico. Dessa forma o ângulo

θ em \underline{R} na eq. (31) será acessível por meio de (7), i.e., $\theta_0(\omega)$ será calculado como sendo θ . Para evitar a introdução desse erro sistemático, faremos $\alpha = \theta = 0$ sempre que a camada for isotrópica.

APÊNDICE 2

Dedução de $\epsilon(\omega)$ na equação 13 e de seus limites

Considere um modelo de duas camadas, sendo a primeira isotrópica e a segunda com $\alpha_2 = \theta_2 = 0$. Nesta situação o sistema de medição xyz coincide com o sistema de eixos na segunda camada $x''y''z''$. Considere uma onda incidente TE. Para esta onda o meio parecerá formado por duas camadas isotrópicas, tendo a segunda $\sigma_2 = \sigma_{y_2}$. Utilizando a fórmula de recorrência de um meio com $N = 2$ camadas isotrópicas (Wait, 1982), obteremos a impedância Z_{yz} na superfície como:

$$Z_{yx} = -Z_1 \frac{Z_2^{TE} + Z_1 \tanh(u_1 h_1)}{Z_1 + Z_2^{TE} \tanh(u_1 h_1)} \quad (40)$$

onde $Z_1 = \sqrt{(i\omega\mu_0)/\sigma_1}$ e $Z_2^{TE} = \sqrt{(i\omega\mu_0)/\sigma_{y_2}}$ são, respectivamente, as impedâncias intrínsecas nas camadas 1 e 2 do modo TE, u_1 é a constante de propagação na camada 1 e h_1 é a sua espessura.

Considere agora uma onda incidente TM. Para esta onda o meio parecerá formado por duas camadas isotrópicas, tendo a segunda $\sigma_2 = \sigma_{x_2}$. Procedendo de forma análoga obteremos a impedância Z_{xy} na superfície como:

$$Z_{xy} = Z_1 \frac{Z_2^{TM} + Z_1 \tanh(u_1 h_1)}{Z_1 + Z_2^{TM} \tanh(u_1 h_1)} \quad (41)$$

onde $Z_2^{TM} = \sqrt{(i\omega\mu_0)/\sigma_{x_2}}$ é a impedância intrínseca na camada 1 do modo TM e Z_1 é dado pela mesma expressão acima. Dessa forma $\epsilon(\omega)$, (eq. (13)), pode ser deduzido, bastando substituir-se (40) e (41) em (12).

A depender da relação (h_1/δ_1) , $\delta_1 = \sqrt{2/(i\omega\mu_0\sigma_1)}$ é o "skin-depth" da camada 1, podemos estabelecer os seguintes limites para $\epsilon(\omega)$:

$$- \epsilon(\omega) \rightarrow 0, \text{ quando } (h_1/\delta_1) \gg 1$$

- $\epsilon(\omega) \rightarrow Z_2^{TM} - Z_2^{TE}$, quando $(h_1/\delta_1) \ll 1$

sendo $Z_2^{TM} = \gamma Z_1$, $Z_2^{TE} = \beta Z_1$, $\gamma = \sqrt{\sigma_1/\sigma_2}$ e $\beta = \sqrt{\sigma_1/\sigma_2}$.

Para obter estes limites observe que

- $t = \tanh(u_1 h_1) = \tanh(u_1 h_1 \delta_1 / \delta_1) = \tanh(h_1 \sqrt{2i} / \delta_1)$

aplique a propriedade de que

- $\lim_{x \rightarrow a} [f(x)/g(x)] = [\lim_{x \rightarrow a} f(x)] / [\lim_{x \rightarrow a} g(x)]$

desde que $\lim_{x \rightarrow a} g(x) \neq 0$ e use o fato de que

- $\lim_{h_1/\delta_1 \rightarrow \infty} t = 0$

- $\lim_{h_1/\delta_1 \rightarrow 0} t = 1$