## IT 002 – SOBRETENSÕES EM SISTEMAS DE ENERGIA ELÉTRICA

#### Aula-08

Representação de Torres e Sistemas de Aterramento Análise das sobretensões geradas por descargas

> Prof. Dr. José Pissolato Filho (Unicamp) Anderson Ricardo Justo de Aráujo (Unicamp)

> > 14 de maio de 2021

# Tópicos

- Modelagem de um sistema de potência frente as descargas
- Representação do sistema de aterramento
- Representação de torres de transmissão
- Análise de sobretensões geradas por descargas

## Modelagem dos componentes de um sistema

- O modelo elétrico de um componente é desenvolvido para estudar seu compormento frente a um dado fenômeno.
- Seu desenvolvimento se basea em diversas hipóteses e simplificações.
- Considerando uma descarga atmoférica, seu espectro de frequência varia entre DC até dezenas de MHz.
- Os resultados experimentais são tidos como resposta exata, porém a natureza de um fenômeno é sempre complexa e os modelos tentam computar de forma mais precisa tais respostas.

## Sistema de potência frente a descargas atmosféricas



Grounding grid

## Sistema de potência frente a descargas atmosféricas



- (1) Descarga Atmosférica(2) Sistema de Aterramento
- (3) Torre de Transmissão
- (4) Linhas de Transmissão

## Descarga atmosférica



#### (1) Descarga Atmosférica

- (2) Sistema de Aterramento
- (3) Torre de Transmissão
- (4) Linhas de Transmissão

# Modelagem de uma descarga atmosférica





Fig. 3. Equivalent circuit for the case of lightning strike to ground or to an object of negligible height. Lightning is represented by a Norton equivalent circuit composed of an ideal current source representing the short-circuit current I in parallel with a lightning channel equivalent impedance  $Z_{\rm ch}$ .  $Z_{\rm gr}$  is the effective grounding impedance at the lightning attachment point, and  $I_{\rm mous}$  is the current that would be measured at the attachment point.

#### Espectro de frequência das descargas atmoféricas



## Sistema de Aterramento



(1) Descarga Atmosférica

- (2) Sistema de Aterramento
- (3) Torre de Transmissão
- (4) Linhas de Transmissão

# Objetivos do aterramento

 Os sistemas de aterramento são compostos desde simples condutores metálicos até condutores dispostos em distintos arranjos formando malhas de aterramento, geralmente ocupando uma área considerável.

Os sistemas de aterramento são empregados para:

- fornecer uma baixa impedância para correntes de faltas pelo solo;
- reduzir as ondas de corrente refletidas a partir da base da torre, reduzindo a probabilidade de backflashovers;
- diminuir o potencial de toque e de passo para proteção de seres vivos próximos à essas estruturas





## Sistemas de Aterramento



Journal of Applied Research and Technology. 2017;15:545-54

The effect of grounding system modeling on lightning-related studies of transmission lines

Reza Shariatinasab 🐥, Javad Gholinezhad

Department of Electrical and Computer Engineering, University of Birjand, Birjand, Iran

## Sistemas de Aterramento

Cabos contrapesos







## Natureza do solo

Solo é composto por uma composição complexa de matéria orgânica e minerais compactado em camadas; Em termos de propriedade eletromagnéticas, o solo pode ser caracterizado por sua: resistividade (ρ), permissividade (ε)

e permeabilidade ( $\mu$ );

A permeabilidade ( $\mu$ ) é praticamente constante, sendo equivalente à do vácuo ( $\mu \approx \mu 0$ ). Entretanto, a resistividade ( $\rho$ ) e a permissividade ( $\epsilon$ ) são significativamente afetadas por fatores ambientais tais como a umidade, a temperatura, a salidade, assim como pela frequência do sinal transitório injetado ao eletrodo.



#### Resistividade de solos

DECICTIVIDADE (O

	MATCHEZA DO GOLO	RESISTIVIDADE (32. III)
a 🔺	Solos alagadiços/pantanosos	5 a 30
ן מ	Lodo	20 a 100
	Húmus	10 a 150
i j	Argila plástica	50
	Margas e argilas compactas	100 a 200
	Areia argilosa	50 a 500
e l	Areia silicosa	200 a 3000
U I	Solo pedregoso nu	1500 a 3000
ō	Solo pedregoso com relava	300 a 500
e'	Calcáreos moles	100 a 400
	Calcáreos compactos	1000 a 5000 🔸
	Calcáreos fissurados	500 a 1000
	Xisto	50 a 300
	Micaxisto	800
	Granito/Arenito	100 a 10000

VATUREZA DO SOLO

## Modelagem dos sistemas de aterramento

Existem diversos modelos para computar a impedância dos eletrodos de aterramento na literatura, das quais são baseados em:

Modelos a parâmetros concentrados;

Modelos a parâmetros distribuídos;

Modelos eletromagnéticos baseados nas equações de Maxwell usando métodos numéricos : Método dos Momentos (MoM), Método dos Elementos Finitos (MEF) e Partial Element Equivalent Circuit (PEEC).

#### A Review of Methods for Grounding Grid Analysis

Petar Sarajčev, Slavko Vujević University of Split, Faculty of Electrical Engineering, Mechanical Engineering and Naval Architecture Rudjera Boskovica bb, HR-21000, Split, Croatia. E-mail: petar.sarajcev@fesb.hr, slavko.vujevic@fesb.hr

#### Como modelar corretamente o eletrodo de aterramento?



Medições da impedância do solo



efeito frequência Solo real: da nos parâmetros elétricos do solo: resistividade  $(\rho(f))$ , permissividade ( $\epsilon$  (f)).

Em baixas freq., verifaca-se um comportamento resistivo (fase  $\approx 0$ ) Em altas freq., verica-se um comp. capacitivo (fase negativa);

Frequency diagram of the complex grounding impedance  $Z(\omega)$  [ratio Fig. 8. of the voltage and current phasors:  $V(\omega)/I(\omega)$ ]. (a) High-resistivity soil (4) k $\Omega$ ·m)—12-m-long horizontal electrode. (b) Low-resistivity soil (300  $\Omega$ ·m)— 12-m-long horizontal electrode.

Adaptado de: "Response of Grounding Electrodes to Impulsive Currents: An Experimental Evaluation". Visacro et al.

#### Modelagem do eletrodo de aterramento

Considere um eletrodo horizontal/vertical enterrado em um solo real, cujos parâmetros elétricos são independentes da frequência;

Usando o modelo a parâmetros distribuídos, um eletrodo de aterramento é interpretado como uma linha de transmissão curta. As tensões no terminais emissor e receptor são medidas em relação a um potencial remoto. Injeta-se uma corrente IA e pretende-se determinar a tensão VA e a impedância de aterramento Z(ω) (impedância harmônica) em cada configuração.

Simplificação: Nesse modelo, a corrente no terminal receptor é nula (circuito em aberto).



# Eletrodo horizontal

No modelo a parâmetros distribuídos, um segmento Δx pode ser representado pelo circuito elétrico infinitesimal.

Nesse circuito, verifica-se duas correntes: uma parcela longitudinal (IL) e outra transerval (IT);

Os parâmetros r e L são a resistência e indutância longitudinais do eletrodo;

Os parâmetros R e C são a resistência de dispersão (ou aterramento) e a capacitância transversais do eletrodo.

Observação: No modelo clássico de linhas de transmissão, o termo R = 1/G; Em linhas aéreas, G $\approx$ 0. Entretando para eletrodos, tem-se que r  $\approx$  0.



# Interpretação física

• r' (resistência longitudinal)

 $r' = \frac{r}{l} = \frac{\rho_c}{\pi a^2}$ 

 $r' \ll R'$ 

 $\Delta V = (r' + j\omega L') I_L \approx 0$ 

$$\frac{I_T}{I_L} = \frac{1}{\rho\omega\epsilon} \gg 1$$



## Modelo a parâmetros concentrados

## Em baixas frequências ( $\omega \approx 0$ )

Os efeitos indutivos e capativos são desprezíveis quando  $\omega \approx 0$ ;

Dessa forma, o comportamento elétrico é predominantemente resistivo, na qual o valor da resistência total de dispersão é observado nesse interval (de 0 a dezenas/centenas de Hz).

Após uma dada frequência, definida em breve, os efeitos indutivos ou capactivos serão significativos.



IT é predominante para as baixas frequências

#### Em altas frequências ( $\omega \rightarrow \infty$ )

Em altas frequências, tem-se que a relação IT/IL tende a zero, ou seja IL torna-se significativa.

$$\lim_{\omega \to \infty} \frac{I_T}{I_L} = \lim_{\omega \to \infty} \frac{1}{\rho \omega \epsilon} \approx 0$$

Nessas condições, os efeitos indutivos são predominantes em um dado intervalo da frequência. Porém, dependendo dos valores de  $\rho$  e  $\epsilon$  do solo e do comprimento do eletrodo, a corrente de dispersão do solo será elevada em altas frequências. Isso ocorre devido às ressonâncias entre o L' e C, e o comportamente indutivo e capacitivo ocorrem em faixas de frequências.



Assim, deve-se computar  $Z(\omega)$  em magnitude e fase para ter um entendimento amplo da impedância de aterramento de um dado eletrodo.

## Modelo a parâmetros distribuídos

No modelo a parâmetros distribuídos, um segmento Δx pode ser representado pelo circuito elétrico infinitesimal.

Nesse circuito, verifica-se duas correntes: uma parcela longitudinal (IL) e outra transerval (IT);

Os parâmetros r e L são a resistência e indutância longitudinais do eletrodo;

Os parâmetros R e C são a resistência de dispersão (ou aterramento) e a capacitância transversais do eletrodo.

Observação: No modelo clássico de linhas de transmissão, o termo R = 1/G; Em linhas aéreas, G $\approx$ 0. Entretando para eletrodos, tem-se que r  $\approx$  0.





1 Adaptado de: "A Simplified Method for Calculating the Impedance of Vertical Grounding Electrodes Buried in a Horizontally Stratified Multilayer Ground ",Caetano et al.

#### Impedância eletrodo vertical





 $r_{v} = \frac{\rho_{c}}{\pi a^{2}}$   $L_{v} = \frac{\mu}{2\pi} \left[ ln \left( \frac{2d}{a} \right) - 1 \right]$   $C_{v} = \pi \varepsilon_{0} \varepsilon_{r} \left( f \right) \left[ ln \left( \frac{4d}{a} \right) - 1 \right]^{-1}$   $G_{v} = R_{v}^{-1} = \frac{1}{\varepsilon_{0} \varepsilon_{r} \left( f \right) \rho \left( f \right)} C_{v}$ 

## Impedância eletrodo horizontal



# Vantagens dos Métodos Numéricos

- Estudar topologias complexas de aterramento;
- Inclusão do efeito da frequência nos parâmetros elétricos / estratificação dos solos;
- Mapeamento do campo eletromagnéticos em quanto ponto.







Figure 3 Reinforcement of a wind turbine with foundation earth electrode

Figure 5. Earth potential for groud meshes, with spacing of (a) 2.5m x 2.5m, (b) 5m x 5m, (c) 10m x 10m, (d) 12m x 12m and (e) 25m x 25m.

# Modelos Eletromagnéticos

Método dos Momentos (MoM), Método dos Elementos Finitos (MEF) e Partial Element Equivalent Circuit (PEEC).

✓ Custo computacional Elevado (tempo e memória);

✓ Precisão condicionada ao mesh;



# FEKO MoM

	1		porto	,					a	$r(\mu_0$	), E <sub>0</sub>
	1. 	$\sim$	/								
f	io condui	tor 🔶 🖌							$\varepsilon_{r1}$	<b>P</b> 1	U
	- 1				×			$\nabla$			
SOIC								1			
	eletrodo										$\mu_0$
solo	solo 2										
								i.			
								4	$\varepsilon_{r3}$	$\rho_3$	L
solo	o 3							4	-70	10	pa
					(a)	)		Ý			
Dlane /	/ ground				×	7	nesh				
Ground m	nedium										
	round (homogene	ous free space me	edium)			~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~	~~	1	1	ALC:	
One	ect electric (PEC)	ground plane at 7	-0					$\rightarrow$		1111	
U Perfe		ground planc at z	-0			2.0			and Marine Concerning		
O Perfe	ect magnetic (PMC	c) ground plane at	-0 : Z=0			$\prec$		×			
O Perfe	ect magnetic (PMC	C) ground plane at ace in region Z<0 (	-0 : Z=0 (reflection coeff	ficient approxima	tion)			*		W	
<ul> <li>Perfe</li> <li>Perfe</li> <li>Homo</li> <li>Homo</li> </ul>	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa	C) ground plane at ace in region Z<0 ( ace in region Z<0 (	=0 t Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf	ficient approxima feld integrals)	tion)			*		W	
<ul> <li>Perfe</li> <li>Perfe</li> <li>Homo</li> <li>Homo</li> <li>Plana</li> </ul>	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst	C) ground plane at ace in region Z <o (<br="">ace in region Z<o (<br="">trate</o></o>	=0 : Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf	ficient approxima feld integrals)	tion)	Modify wire port	(geometry)	*	×	Ŵ	
<ul> <li>Perfe</li> <li>Perfe</li> <li>Homo</li> <li>Homo</li> <li>Plana</li> </ul>	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst	c) ground plane at ace in region Z<0 ( ace in region Z<0 ( trate Cround plane)	-0 : Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf	ficient approxima feld integrals) Modium	tion)	Modify wire port	(geometry)	*	×		
Perfe     Perfe     Homo     Homo     Plana	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview	C) ground plane at ace in region Z<0 ( ace in region Z<0 ( trate Ground plane PEC	=0 : Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness	ficient approxima feld integrals) Medium	tion) n	Modify wire port Edge <u>Inion1.Wire3</u> Place port on	(geometry)		×		
<ul> <li>Perfe</li> <li>Perfe</li> <li>Homo</li> <li>Homo</li> <li>Plana</li> </ul>	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview	C) ground plane at ace in region Z <0 ( ace in region Z <0 ( trate Ground plane PEC None	-0 Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness +inf 1	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground 1	tion) n • #	Modify wire port Edge Union 1. Wire 3 Place port on Segment	(geometry)	*	×		
Perfe Perfe Homo Homo Plana Layer 0 Layer 1 Layer 2	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview	C) ground plane at ace in region Z<0 ( ace in region Z<0 ( trate Ground plane PEC None None	Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness +inf 1 1	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground 1 ground 2	tion)	Modify wire port Edge Union 1. Wire 3 Place port on © Segment	(geometry)	ex	×		
Perfe     Perfe     Homo     Homo     Homo     Plana     Layer 0     Layer 1     Layer 2     Layer 3	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview	C) ground plane at ace in region Z<0 ( ace in region Z<0 ( trate Ground plane PEC None None None None	Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness +inf 1 1 1	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground 1 ground 2 ground 3	tion) n • • • • • • • • • • • • • • • • • • •	Modify wire port Edge <u>Inion1.Wire3</u> Place port on © Segment Location on wire	(geometry) O Verte	ex	×		
Perfe     Perfe     Homo     Homo     Plana     Layer 0 Layer 1 Layer 2 Layer 3 Layer 4	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview	C) ground plane at ace in region Z <0 ( ace in region Z <0 ( trate Ground plane PEC None None None None	Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness Hinf 1 1 1 Hinf	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground1 ground2 ground3 Free space	tion)	Modify wire port Edge Union1.Wire3 Place port on © Segment Location on wire © Start	(geometry)	ex	×		
<ul> <li>Perfe</li> <li>Perfe</li> <li>Homo</li> <li>Homo</li> <li>Plana</li> </ul> Layer 0 Layer 1 Layer 2 Layer 3 Layer 4	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview	C) ground plane at ace in region Z<0 ( ace in region Z<0 ( trate Ground plane PEC None None None None None	Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness Hinf 1 1 1 -	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground1 ground2 ground3 Free space	n • • • • • • • • • • • • • • • • • • •	Modify wire port Edge Union 1. Wire3 Place port on Segment Location on wire Start Middle	(geometry)	ex	×		
Perfe     Perfe     Perfe     Homo     Homo     Plana     Layer 0     Layer 1     Layer 2     Layer 3     Layer 4	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview	C) ground plane at ace in region Z<0 ( ace in region Z<0 ( trate Ground plane PEC None None None None None	Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness +inf 1 1 1 1 1 1	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground 1 ground 2 ground 3 Free space	tion)	Modify wire port Edge <u>Inion I.Wire3</u> Place port on © Segment Location on wire © Start Middle © End	(geometry)	ex	×		
Perfe     Perfe     Homo     Homo     Homo     Plana  Layer 0 Layer 1 Layer 2 Layer 3 Layer 4	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview	C) ground plane at ace in region Z <0 ( ace in region Z <0 ( trate Ground plane PEC None None None None None	Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness +inf 1 1 1 1 -inf	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground1 ground2 ground3 Free space	tion)	Modify wire port Edge Union1.Wire3 Place port on © Segment Location on wire © Start Middle © End © Other	(geometry)	ex	×		
Perfe     Perfe     Homo     Homo     Plana	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview	C) ground plane at ace in region Z <0 ( ace in region Z <0 ( trate Ground plane PEC None None None None	Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness +inf 1 1 1 - 	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground 1 ground 2 ground 3 Free space	tion)	Modify wire port Edge Union 1. Wire3 Place port on © Segment Location on wire © Start O Middle O End O Other % 0.0	(geometry)	ex	×		
Perfe     Perfe     Perfe     Homo     Homo     Plana     Layer 0     Layer 1     Layer 2     Layer 3     Layer 4	ect magnetic (PMC ogeneous half spa ogeneous half spa ar multilayer subst Media preview Media preview Add Add the top of layer 1	C) ground plane at ace in region Z <0 ( ace in region Z <0 ( trate PEC ~ None ~ None ~ None ~ None ~	Z=0 (reflection coeff (exact Sommerf Thickness +inf 1 1 1 1 1 1	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground 1 ground 2 ground 3 Free space Remove	tion)	Modify wire port  Edge <u>Jrion 1.Wire3</u> Place port on  Segment Location on wire  Start Middle End Other % 0.0 Reverse polarity	(geometry)	ex			
Perfe     Perfe     Perfe     Perfe     Perfe     Plana     Development     Plana     Layer 0     Layer 1     Layer 2     Layer 3     Layer 3     Layer 4	Add	C) ground plane at ace in region Z <0 ( ace in region Z <0 ( trate Ground plane PEC None None None None None None None None None C	Thickness +inf 1 1 +inf	ficient approxima feld integrals) Pree space Ground 1 ground 2 ground 3 Free space Remove	tion)	Modify wire port  Edge Union1.WireS  Place port on  Segment Location on wire  Start Middle End Other % 0.0  Reverse polarity Label Port1	(geometry)	ex			
Perfe     Perfe     Perfe     Homo     Homo     Plana     Layer 0 Layer 1 Layer 2 Layer 3 Layer 3 Layer 4      value at t     tote: To co     the Region	Add the top of layer 1 medium must be	C) ground plane at ace in region Z <0 ( ace in region Z <0 ( trate Ground plane PEC None None None None None None None None	Thickness +inf 1 1 4inf	ficient approxima feld integrals) Medium Free space Ground 1 ground 2 ground 3 Free space Remove	tion)	Modify wire port Edge Union1.Wire3 Place port on © Segment Location on wire © Start O Middle End Other % 0.0 Reverse polarity Label Port1	(geometry)	2x			

#### Haste modelada no FEKO

![](_page_27_Picture_1.jpeg)

## Comparação MoM x TLM

![](_page_28_Figure_1.jpeg)

# Comparação de Modelos

#### (TLM, RLC e EMC) • TLM-Transmission line

- ILIVI-Transmission line Model
- EMC-Eletromagnetic Compatibility
- RLC-Concentrado a altas frequências;

![](_page_29_Figure_5.jpeg)

Fig. 1. Low-current models of a vertical ground rod. (a) Physical situation. (b) Low-frequency equivalent circuit. (c) High-frequency lumped R-L-C circuit. (d) High-frequency distributed parameters circuit.

#### On High-Frequency Circuit Equivalents of a Vertical Ground Rod

Leonid Grcev, Senior Member, IEEE, and Marjan Popov, Senior Member, IEEE

$$R = \frac{\rho}{2\pi\ell} \left[ \log \frac{4\ell}{a} - 1 \right] (\Omega)$$
(2a)  

$$C = 2\pi\epsilon\ell \left[ \log \frac{4\ell}{a} - 1 \right] (F)$$
  

$$L = \frac{\mu_0\ell}{2\pi} \left[ \log \frac{2\ell}{a} - 1 \right] (H).$$
(2b)

Here, symbols are given in Fig. 1(a), and  $\ell \gg a$ . Although the results from (1) are somewhat larger than those from (2), both sets of formulas lead to similar results for the impedance to ground. In this paper, we use (2) since it leads to a better match with the EM model.

Parameters of the R-L-C circuit, (1) and (2), are also used in a distributed-parameter circuit [6], [7]

$$R' = \frac{1}{G'} = R\ell \ (\Omega \mathbf{m}); \quad C' = \frac{C}{\ell} \ (F/\mathbf{m}); \quad L' = \frac{L}{\ell} \ (H/\mathbf{m}). \tag{3}$$

The transmission line may be considered as open at the lower end, and the input impedance (equivalent to the harmonic impedance to ground) is [7]

$$Z = Z_0 \coth \gamma \ell$$
(4a)  

$$Z_0 = \sqrt{\frac{j\omega L'}{(G' + j\omega C')}}$$
  

$$\gamma = \sqrt{j\omega L'(G' + j\omega C')}.$$
(4b)

![](_page_30_Figure_0.jpeg)

- The lumped R-L-C circuit can be used in its validity domain or for the preliminary analysis, with the knowledge that it might greatly overestimate the ground rod impedance at high frequencies.
- The discrete approximate distributed-parameter circuit reduces the overestimation of the ground rod impedance at high frequencies in comparison with the lumped R-L-C circuit. One should also check the sensitivity of the overall results to this change.

![](_page_30_Figure_3.jpeg)

Fig. 3. Harmonic impedance to ground of (a) short  $\ell = 3$  m and (b) long  $\ell = 30$ -m ground rods in more conductive ( $\rho = 30 \ \Omega$ m) and in less conductive ( $\rho = 300 \ \Omega$ m) soil.

 If further reduction of the overestimation of the impedance to ground at high frequencies is needed, the EM model might be used. Equivalent circuit parameters can be determined by the described curve matching procedure.

#### Electromagnetic Transient Modelling of Power Transmission Line Tower and Tower-Footing Grounding System

Thesis Full-text available January 2020

Fig. 3.13: Normalized magnitude (a) and phase angle (b) of harmonic impedance of 3 m vertical grounding electrode for  $\varepsilon_r = 10$  along with its phase angle.

![](_page_31_Figure_3.jpeg)

#### Ground Potencial Rise (GPR)

A elevação de potencial (Ground Potential Rise-GPR), no domínio da frequência, é definida como sendo o produto entre a impedância do sistema de aterramento e a corrente impulsiva que flui pelo condutores que resulta em um potencial desenvolvido em relação a um ponto distante considerado (infinito) como sendo o potencial de aterramento remoto (0 V).

No domínio do tempo, o GPR é definido como:

 $v(t) = \mathcal{F}^{-1} \left\{ \mathcal{F} \left[ i(t) \right] Z(j\omega) \right\}$ 

Sendo F a transformada de Fourier do sinal.

![](_page_32_Figure_5.jpeg)

![](_page_32_Figure_6.jpeg)

#### Ground Potencial Rise (GPR)

#### Eletrodo vertical

![](_page_33_Figure_2.jpeg)

#### Ground Potencial Rise (GPR)

#### Eletrodo horizontal

![](_page_34_Figure_2.jpeg)

# Como representar a impedância de aterramento ?

Há duas formas de presentar a impedancia de aterramento.

- Circuito completo usando o vector fitting-Z(s)
- Impedância impulsiva-R

![](_page_35_Figure_4.jpeg)

# Vector Fitting

$$Z_h(s) \approx Z_{h,fit}(s) = \sum_{k=1}^n \left(\frac{c_k}{s+a_k}\right) + d + sh.$$

Onde ck é o residuo e ak é o polo de cada ramo. O circuito RL sintetiza polos reais; O circuito RLGC sintetiza polos complexos; A representação por circuito não é única, pois depende do número de polos (n).

![](_page_36_Figure_3.jpeg)

![](_page_36_Figure_4.jpeg)

![](_page_36_Figure_5.jpeg)

![](_page_36_Figure_6.jpeg)

## Vector Fitting

![](_page_37_Figure_1.jpeg)

# Impedância Impulsiva- Zp

![](_page_38_Figure_1.jpeg)

## Torres de Transmissão

![](_page_39_Figure_1.jpeg)

- (1) Descarga Atmosférica
- (2) Sistema de Aterramento
- (3) Torre de Transmissão
- (4) Linhas de Transmissão

#### Torres de transmissão (TTs)

As TTs são estruturas de suporte das linhas de transmissão com o objetivo de sustentar os cabos condutores e pára-raios;

Deve-se respeitar as distâncias adequadas de segurança, tensão e criar o menor <u>impacto visual e</u> <u>ambiental</u>.

São construídas na forma de treliças com perfis de aço galvanizado montadas sobre uma base de concreto.

Ref. https://www.maxwell.vrac.puc-rio.br/16178/16178\_6.PDF

![](_page_40_Picture_5.jpeg)

![](_page_40_Picture_6.jpeg)

![](_page_40_Picture_7.jpeg)

## Torres Convencionais Torres de transmissão elevadas

![](_page_41_Picture_1.jpeg)

Estaiada 440 kV/46 m

Autoportante circuito duplo 400 kV/45 m

![](_page_41_Picture_4.jpeg)

Autoportante circuito simples 138 kV/25 m

![](_page_41_Picture_6.jpeg)

Torre no sistema Tucuruí-Manaus-Macapá 500 kV/300 m Aprox. Torre Eiffel

> Germany-Rio Elba Elbekreuzung-2 380 kV/227m

![](_page_41_Picture_9.jpeg)

![](_page_41_Picture_10.jpeg)

- As descargas atmosféricas são uma das principais fontes de distúrbios causados em linhas de transmissão no Brasil;
- As descargas atmosféricas geram sobretensões nas torres e podem causar o backflashover (BF).
- ✤ Os BFs exercem importante influência no desempenho de um sistema de transmissão, pois estima-se que entre 40% a 70% dos desligamentos de linhas de transmissão, com a incidência de descargas atmosféricas, acontecem devido esses fenômenos
- ✤Os BFs causam sérios danos nas linhas de transmissão, cadeias de isoladores, problemas de estabilidade e blackouts.
- ✤ A análise de descargas atmosféricas nas torres das linhas de transmissão desempenham um papel fundamental na sua proteção e diversos parâmetros devem ser levadas em consideração.

Diversos modelos de torres para o cálculo das tensões provocadas por descargas atmosféricas são disponíveis na literatura. Nesses modelos, a impedância de surto e a impedância de aterramento são fundamentais para análises transitórias;

Diversos modelos de torres de transmissão e metodologias para o cálculo da impedância de surto têm sidos desenvolvidos e aplicados pelos pesquisadores;

A impedância de aterramento é representada por uma simples resistência nas análises transitórias, o que pode levar às incertezas;

#### Tais modelos não consideram:

(i) as treliças e os braços das torres de transmissão em sua modelagem;
(ii) a resistividade do solo-desenvolvidas para um solo condutor ideal;
(iii) a impedância de aterramento e sua dependência com a frequência;
(iv) torres de altura elevadas (torres gigantes).

## Flashover

Quando uma descarga atmosférica incide <u>diretamente</u> nos condutores de fase de uma linha de transmissão, devido à falha de blindagem nos cabos guarda, pode ocorrer o rompimento da rigidez dielétrica do ar e a formação de um arco elétrico de contorno sobre a cadeia de isoladores. Esse fenômeno é denominado <u>flashover</u>

![](_page_44_Figure_2.jpeg)

## Backflashover

- Backflashover: Corresponde à formação de um arco elétrico na cadeia de isoladores, devido à incidência de descargas atmosféricas na torre ou nos cabos guarda.
- As ondas de tensão são refletidas pela impedância de aterramento da torre e pelo topo da torre, elevando o potencial nos braços das torres, gerando reflexões múltiplas ao longo da torre atingida.
- Se essas tensões exceder o *limiar* crítico de flashover (CFO), um BF ocorrerá sobre a cadeia de isoladores.

![](_page_45_Figure_4.jpeg)

## Redução dos Backflashovers

BFs afetam na qualidade da energia elétrica e provocam interrupções no fornecimento de energia. Além de perdas no faturamento e penalizações para as concessionárias.

#### Para a redução do BFs é necessário:

- ✤ Dimensionar corretamente a estrutura da torre (↓Zs) e a cadeia de isoladores;
- Instalar de cabos-guarda nas torres;
- Instalar supressores de surto (surge arresters) (proteção dos isoladores);

![](_page_46_Picture_7.jpeg)

![](_page_46_Picture_8.jpeg)

![](_page_46_Picture_9.jpeg)

![](_page_46_Picture_10.jpeg)

#### BFs e surge arresters (pára-raio de linhas)

![](_page_47_Picture_1.jpeg)

#### Métodos para estimação da impedância de surto

Diversos métodos experimentais têm sido realizados para avaliar as tensões causadas pelas descargas atmosféricas e estimar a impedância de surto da torre. Métodos baseados em medições em torres de transmissão em escala reduzida são pois são mais econômicos do que os modelos em torres do tamanho real, além de serem mais flexíveis e de fácil implementação.

![](_page_48_Figure_3.jpeg)

## Modelagem de torres de transmissão

Diversos modelos foram desenvolvidos para representar uma TT convencional e calcular sua impedância de surto.

Esses são classificados em:

- (a) Modelos aproximados por geometria simples;
- (b) Modelos compostos por multicondutores;
- (c) Modelos de torre "multi-andares";
- (d) Modelos de torres dependentes da frequência-Quadripolos.

![](_page_49_Figure_7.jpeg)

#### Modelos Aproximados por Geometrias simples

- A torre é representada por cilindros, cones ou sólidos truncados.
- A velocidade de propagação ao longo da torre é estabelecida entre 0.85c e 1c (c= velocidade da luz);
- Equações simples para o cálculo da impedância de surto são propostas.
- O modelo despreza os braços da torre, as treliças e a impedância de aterramento.-Erros significativos

![](_page_50_Figure_5.jpeg)

Ref.	Aprox.	Impedância de surto da torre
Chisholm	Cônica	$Z_{\rm T} = 60 \ln \left( \cot \left( \frac{1}{2} \tan^{-1} \left( \frac{r}{h} \right) \right) \right)$
Chisholm	Cilíndrica	$Z_{\rm T} = 60 \ln \left( \cot \left( \frac{1}{2} \tan^{-1} \left( \frac{r}{h} \right) \right) \right) - 60$
Chisholm	Tronco de sólidos	$Z_{\rm T} = 60 \ln \left( \cot \left( \frac{1}{2} \tan^{-1} T \right) \right)$
Wagner, Hileman	Cilíndrica	$Z_T = 60 \left[ ln \left( \frac{2\sqrt{2}h}{r_2} \right) - 2 \right]$
Sargent, Darveniza	Cilíndrica	$Z_{\rm T} = 60 \left[ ln \left( \sqrt{2} \frac{2h}{r_3} \right) - 1 \right]$
Sargent, Darveniza	Cônica	$Z_{\rm T} = 60 \ln \left(\sqrt{2}  \frac{\sqrt{r^2 + h^2}}{r}\right)$

$$\Gamma = \frac{r_1 h_2 + r_2 (h_1 + h_2) + r_3 h_1}{(h_1 + h_2)^2}$$

#### Modelos multicondutores

- A torre é composta por linhas curtas sem perdas (ZT) que representam as pernas, as treliças (ZL) e os braços (ZA);
- A torre é dividida em 4 trechos, e cada impedância é determinada por uma fórmula empírica.
- A impedância de cada parte da torre é dada em função das dimensões e geometrias, obtidos;
- Silhueta de uma torre de alta tensão; Modelo multicondutor vertical incluindo barras diagonais e braços de torre.

![](_page_51_Figure_5.jpeg)

#### Modelos "Multi-andares"

- Composto por 4 ou 5 seções, na qual cada seção consiste de uma linha de transmissão sem perdas em série com um elemento *R-L* paralelo, que são incluídos para levar em conta o efeito da atenuação das ondas viajantes ao longo dos condutores;
- Os parâmetros desse modelo foram deduzidos a partir de medições experimentais;
- É usado nas análises das sobretensões em linhas de transmissão com boa precisão e nos software EMTP e PSCAD;

![](_page_52_Figure_4.jpeg)

$$Z_{\rm T} = 60 \left[ ln \left( \frac{2\sqrt{2}h}{r} \right) - 2 \right]$$

$$R_{i} = \frac{-2Z_{Ti}h_{i}}{h_{1}+h_{2}+h_{3}}ln(\sqrt{\gamma}) \quad \dots \quad i=1-3$$

![](_page_52_Figure_7.jpeg)

$$\mathbf{L}_{\mathrm{i}} = R_{\mathrm{i}} \frac{h}{v_T} k_i$$

#### Modelos de torres dependentes da frequência (Quadripolo)

- Representam a torre de transmissão por linha de transmissão no domínio da frequência.
- A torre de transmissão é representada por uma linha uniforme, como uma impedância de surto dependente da frequência.
- A torre é representada por um quadripolo e as correntes e tensões são descritas pelas equações hiperbólicas da linha no domínio da frequência.

![](_page_53_Figure_4.jpeg)

## Linhas de Transmissão

![](_page_54_Figure_1.jpeg)

(1) Descarga Atmosférica

- (2) Sistema de Aterramento
- (3) Torre de Transmissão
- (4) Linhas de Transmissão

## Modelagem da linha de transmissão

Energização de uma Linha de transmissão trifásica

![](_page_55_Figure_2.jpeg)

#### Simulação de manobras em linhas de transmissão.

Line/Cable Data: 500kV         Model       Data       Nodes         System type       Iemplate       Embed         Name:       500kV       Single ph. icon         Overhead Line       #Ph:       3       Length [Hz]       0.1         Transpose       Set length in icon       Set length in icon			>	<					ext		
✓ Auto bundling	Line/C	able Da	ata: 500kV								×
Skin effect	Mod	el [	<u>)</u> ata <u>N</u> od	les							
Segmented ground		Ph.no.	Bin	Rout	Resis	Horiz	Vtower	Vmid	Separ	Alpha	NB
✓ <u>R</u> eal transf. matrix	#		[cm]	[cm]	[ohm/km DC]	[m]	[m]	[m]	[cm]	[deg]	
	1	1	0.4335	1.177	0.1181	-10.8	31.62	12.23	45.7	45	4
Туре ———	2	2	0.4335	1.177	0.1181	0	32.62	12.83	45.7	45	4
Bergeron	3	3	0.4335	1.177	0.1181	10.8	31.62	12.23	45.7	45	4
	4	0	0.36	0.67	0.724	9.05	42.25	23.7	0	0	0
JMarti         Noda         Semlyen         Comment:       Order:         Label:         CS-525 KV CAND-MELO 4XDOVE PR:1XACO3/8 E OPGW         QK       Cancel         Import       Export         Run ATP       View         Verify	0 inc	dica d	o para-ra		tower		42.23	V <sub>mid</sub>	his row		Vaver
	<u>o</u> k		Cancel	<u>I</u> mport	Export	Run <u>A</u> TP	Viev	<u>v</u>	erify	<u>E</u> dit defin.	Help

Exemplos de representação de sistemas de potência; Influência :

- dos parâmetros do solo variants com a frequência;
- do número dos cabos guarda;
- da resistência de aterramento;
- tempo de subida da corrente de descarga
- Presença de surge arrester

#### Modelagem de torres no ATP

![](_page_58_Figure_1.jpeg)

Figura 3-17: Modelagem da torre cônica no ATPDraw.

$$Z_{ii} = 60 \left( \ln \frac{4h}{r} - 1 \right)$$

$$Z_{ij} = 60 \ln \frac{2h + \sqrt{4h^2 + d_{ij}^2}}{d_{ij}} + 30 \frac{d_{ij}}{h} - 60 \sqrt{1 + \frac{d_{ij}^2}{4h^2}}$$

$$Z_{eq} = \frac{\sum_{j=1}^n Z_{1j}}{n}$$

Nas Equações (3-26) a (3-28), n é o número de condutores paralelos, h é a distância do ponto mais alto de cada segmento ao solo,  $d_{ij}$  é a distância entre os condutores verticais i e j de cada segmento e r o raio dos condutores cilíndricos. Nos segmentos das torres em que os condutores não sejam paralelos,  $d_{ij}$  é dado pela média aritmética das distâncias entre as extremidades correspondentes dos condutores verticais, em cada segmento.

> DESEMPENHO DE LINHAS DE TRANSMISSÃO FRENTE A DESCARGAS ATMOSFÉRICAS SOB UMA PERSPECTIVA PROBABILÍSTICA

> > Aluno: Arlison Júnior de Oliveira

#### Modelagem de torres no ATP

![](_page_59_Figure_1.jpeg)

## Recent Developments on the Lightning Performance of Transmission Lines

![](_page_60_Figure_1.jpeg)

![](_page_61_Figure_0.jpeg)

of constant and frequency-dependent soil parameters for different values of soil resistivity  $\rho_0$ . (Left column: First stroke; Right column: Subsequent stroke). (a),(b) 600  $\Omega$ .m, (c),(d) 1000  $\Omega$ .m, (e),(f) 4000  $\Omega$ .m.

Variação mais significativa com 个 ρ e para SUB

![](_page_62_Figure_0.jpeg)

Fig. 5. Simulated overvoltage across upper insulator string of the 138-kV line for constant and frequency-dependent soil parameters for different values of soil resistivity  $\rho_0$ . (Left column: First stroke; Right column: Subsequent stroke). (a),(b) 600  $\Omega$ .m, (c),(d) 1000  $\Omega$ .m, (e),(f) 4000  $\Omega$ .m.

TABLE II OVERVOLTAGE PEAK DEVELOPED ACROSS UPPER INSULATOR STRING

20

20

20

		Overvoltage (kV)											
ρ0	L		FST		SUB								
(Ω.m)	(m)	$\rho = \rho_0,$ $\epsilon_r = 10$	ρ=ρ(ω), ε(ω)	$\Delta\%$	ρ=ρ <sub>0</sub> , ε <sub>r</sub> =10	ρ=ρ(ω) , ε(ω)	$\Delta\%$						
300	10	523,5	509.7	-2.6	598.7	594.0	-0.8						
600	30	533.0	504.9	-5.3	604.6	595.8	-1.5						
1000	50	564.5	519.3	-8.0	608.9	597.3	-1.9						
2000	70	645.3	549.3	-14.9	612.8	597.4	-2.5						
4000	110	727.3	567.2	-22.0	615.0	595.4	-3.2						

Quando se considera o efeito da frequência, os picos de tensão são menores, sendo mais significativos para First stroke (maior amplitude)

#### Analysis of Tower Footing Resistance Effected Back Flashover Across Insulator in a Transmission System

P. Yadee and S. Premrudeepreechacharn

![](_page_63_Figure_2.jpeg)

Double circuit with one over head ground wire.

#### Influência de diversos fatores na probabilidade de um backflashover

Overvoltage caused by wavefront varying with 20 kA stroke current

![](_page_64_Figure_2.jpeg)

MAGNITUDE OF STROKE.												
	Overvoltage Flashover											
resistance	at stroke Is 20 kA			at stroke Is 30 kA			at stroke Is 40 kA			at stroke Is 50 kA		
(onins)	Тор	Mid	Bott									
5	х	x	х	х	x	x	х	х	х	$\checkmark$	х	х
10	х	x	х	х	x	x	х	х	х	$\checkmark$	х	х
20	х	X	х	х	x	X	x	х	х	$\checkmark$	х	х
30	х	x	х	х	х	х	$\checkmark$	х	х	$\checkmark$	х	х
40	х	x	х	х	х	X	$\checkmark$	х	Х	$\checkmark$	х	х
50	х	x	х	$\checkmark$	х	х	$\checkmark$	х	х	$\checkmark$	х	х
60	х	x	х	$\checkmark$	х	X	$\checkmark$	х	Х	$\checkmark$	х	х
70	х	x	х	$\checkmark$	х	х	$\checkmark$	Х	Х	$\checkmark$	х	х
80	Х	X	х	$\checkmark$	х	X	$\checkmark$	Х	Х	$\checkmark$	х	х

Ocorrência de BFs aumenta com 个 Resistência de aterramento e amplitude da corrente injetada

Prob. De BF aumenta quanto há apenas um cabo guarda

#### Inclusion of Field-Solver-Based Tower Footing Grounding Models in Electromagnetic Transient Programs

Andrzej Holdyk and Bjørn Gustavsen, Fellow, IEEE

![](_page_65_Figure_2.jpeg)

 $t_h = 600 \ \mu$ s. Each tower is grounded assuming a counterpoise electrode with identical parameters: soil relative permittivity  $\mu_r = 1$ , soil resistivity  $\rho = 700 \ \Omega \cdot m$ , counterpoise length of 25 m, and depth of 1 m (see Fig. 3).

![](_page_65_Figure_4.jpeg)

Electrical Power and Energy Systems 116 (2020) 105547

![](_page_66_Picture_1.jpeg)

Evaluating the overvoltage performance of an overhead line taking into account the frequency-dependence of its tower's grounding electrodes with high soil resistivity

Silvia Piliškić<sup>a,\*</sup>, Ivo Uglešić<sup>b</sup>, Bruno Jurišić<sup>c</sup>

![](_page_66_Figure_4.jpeg)

![](_page_66_Figure_5.jpeg)

![](_page_66_Figure_6.jpeg)

Fig. 4. 4  $\times$  L arrangement of the tower grounding system.

Fig. 8. Input impedance of the frequency-dependent tower grounding electrode for the specific soil resistivity 5724  $\Omega$ m modelled in an EMTP-type software.

![](_page_66_Figure_9.jpeg)

ELECTRIC/ POWI

Check for updates

ENERG SYSTEM

Fig. 9. A part of the EMTP model (3 spans) of the lightning strike to the 110 kV overhead line.

![](_page_67_Figure_0.jpeg)

## Conclusões

- A impedância de aterramento empregada geralmente nas simulações em transitórios eletromagnéticos é representada por uma resistência constante, na qual não representa o comportamento adequado para análises das tensões transitórias resultantes.
- Deve-se considerar os diversos efeitos (frequência no par. Do solo, ionização) para uma análise precisa das sobretensões provocadas pela DAs;
- Deve-se buscar a menor impedância de aterramento possível combinando com os pára-raios de linha. Nota-se uma melhor performance da LT e os riscos de um BF são significativamente reduzidos.
- Os diversos modelos propostos mostram a importância da estimação da impedância de surto das torres de transmissão na previsão de sobretensões causadas por descargas atmosféricas e na sua prevenção.

- Exercício 01- entregar até 17/05/21
- Exercício 02-entregar até 01/06/21

Enviar para: anderjusto@yahoo.com.br ajusto@dsce.fee.unicamp.br