

# LINHAS DE TRANSMISSÃO PLANARES

---

**PSI 3483**

Ondas Eletromagnéticas em Meios Guiados

Profa. Dra. Fatima Salete Correra

# Sumário

- Introdução – Estruturas Planares
  - PCB, MIC e MMIC
- Linhas de transmissão planares
  - STRIPLINE
  - MICROSTRIP LINE
  - CPW – COPLANAR WAVEGUIDE
  - SLOTLINE
  - LINHAS ACOPLADAS
- Microstrip line
- LineCalc/ADS
- Aplicações

# Introdução

## Linhas de transmissão planares

- Estruturas leves, discretas e conformáveis
- Aplicação
  - Circuitos planares de micro-ondas
    - Acopladores, atenuadores, divisores de potência, filtros, circuladores, isoladores, etc.
    - Osciladores, amplificadores, conversores de frequência, etc.
  - Antenas de micro-ondas
- Tecnologias de fabricação
  - **MIC** – Circuitos Integrados de Micro-ondas
  - **MMIC** – Circuitos Integrados Monolíticos de Micro-onda

# Tecnologias Planares

## MIC - Circuitos Integrados de Micro-ondas

*Microwave Integrated Circuit*

**Filmes Finos**  
**Substratos Cerâmicos**

**Filmes Espessos**  
**Substratos Cerâmicos**

**Circuito Impresso**  
**Substratos Flexíveis**

## MMIC - Circuitos Integrados Monolíticos de Micro-ondas

*Microwave Monolithic Integrated Circuit*

**Monolítica**  
**Substratos Semicondutores**

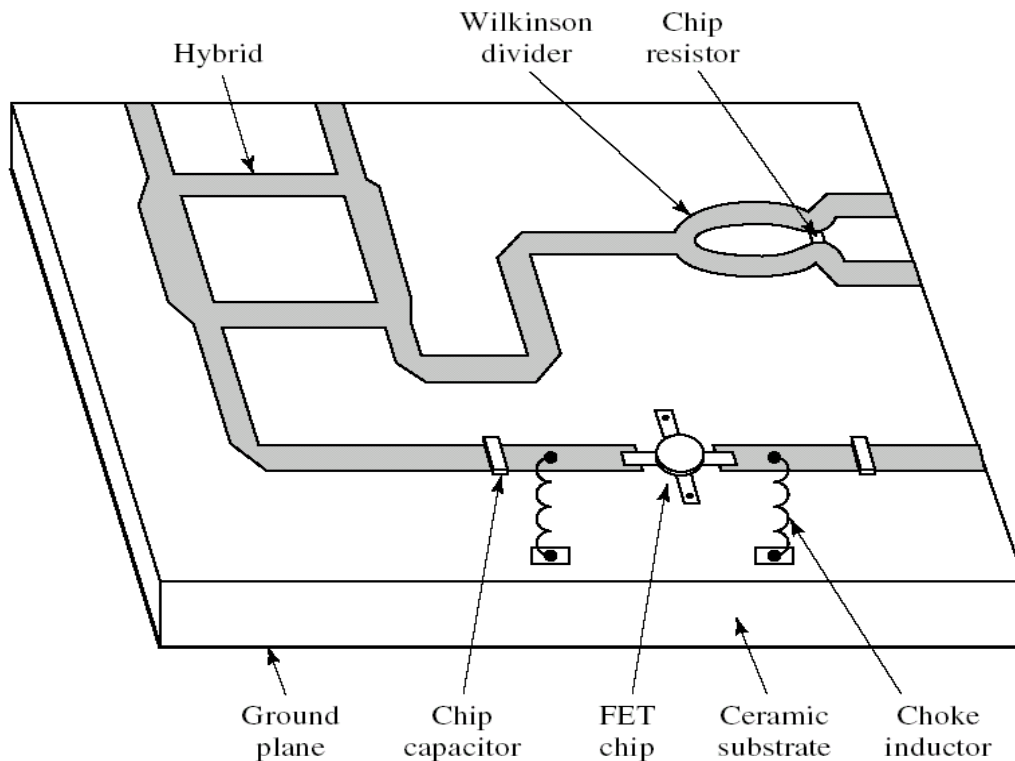
# Tecnologias Planares

- Exemplos de substratos

Substrato	Tecnologia	$\epsilon_r$	Espessura do Substrato	Espessura do Metal
Alumina	MIC	9,8	0,254 e 0,625cm	~ 5 $\mu\text{m}$
FR-4 Fibra de Vidro	PCB	4,4	0,762 e 1,524 cm	17 $\mu\text{m}$
RT-Duroid-5880	PCB	2,20	0,254 e 0,508 cm	17 $\mu\text{m}$
RT-Duroid-6010	PCB	10,2	0,254 e 0,635 cm	17 $\mu\text{m}$
Arseneto de Gálio	MMIC	12,9	100 a 400 $\mu\text{m}$	~ 5 $\mu\text{m}$

# Tecnologias Planares

- Exemplo de MIC – Circuito Integrado de Micro-ondas



## Substrato dielétrico

- Cerâmico – Ex.: Alumina
- Flexível – Ex. Duroid

## Estruturas metálicas

- Linhas de transmissão

## Componentes discretos soldados

- Transistores
- Capacitores
- Indutores
- Resistores

# Tecnologias Planares

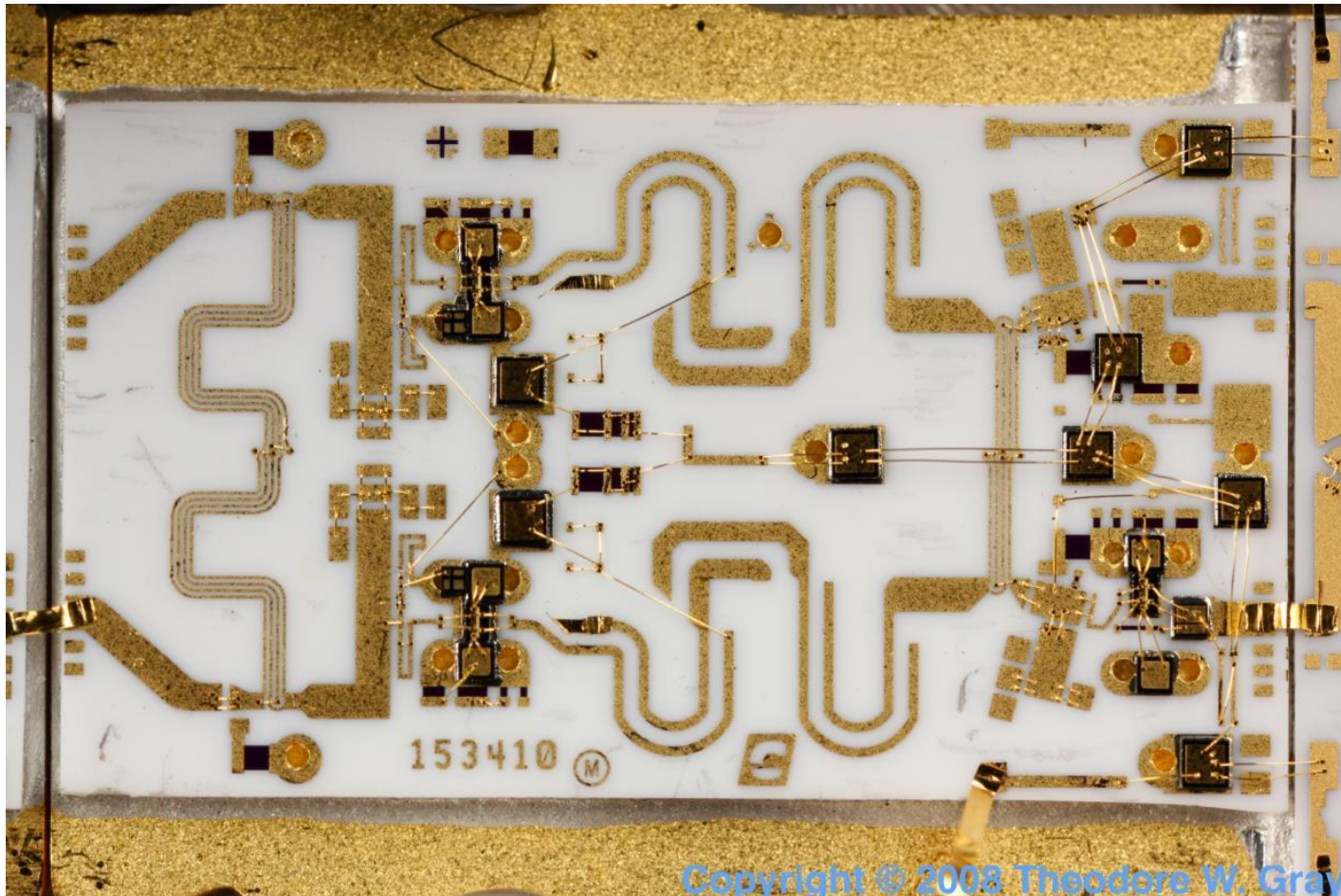
## Circuito Integrado de Micro-ondas em Substrato Flexível



Fonte: <http://theodoregray.com>

# Tecnologias Planares

Circuito Integrado de Micro-ondas em Substrato Cerâmico



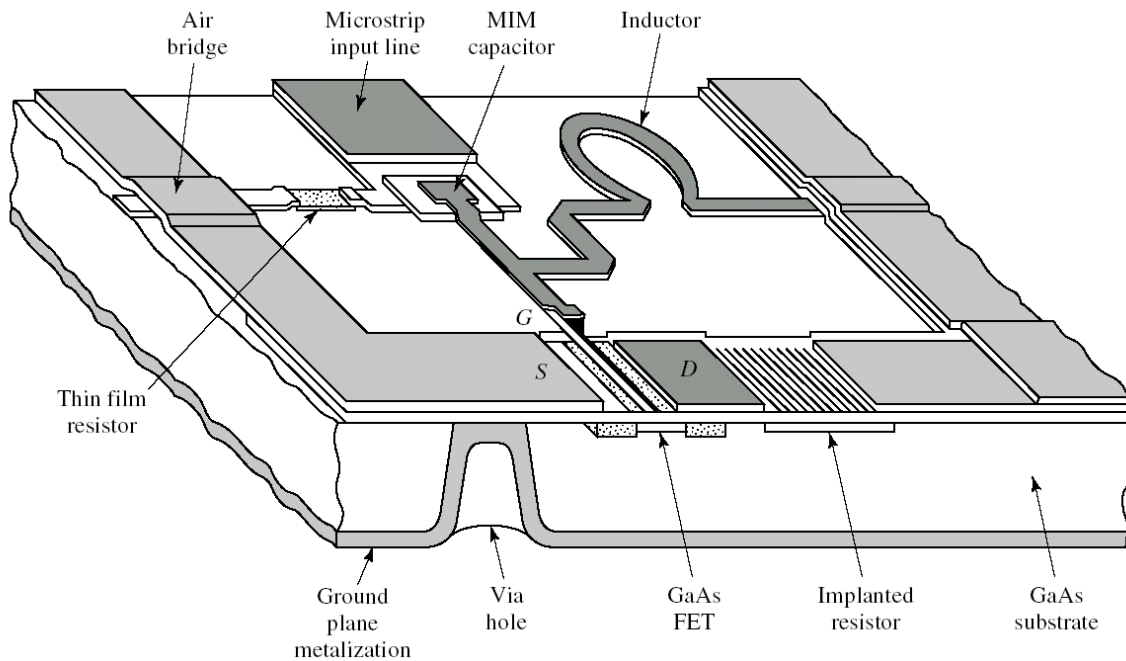
Copyright © 2008 Theodore W. Gray

Fonte: <http://theodoregray.com>



# Tecnologias Planares

- Exemplo de MMIC – Circuito Integrado Monolítico de Micro-ondas



## Estruturas integradas no substrato

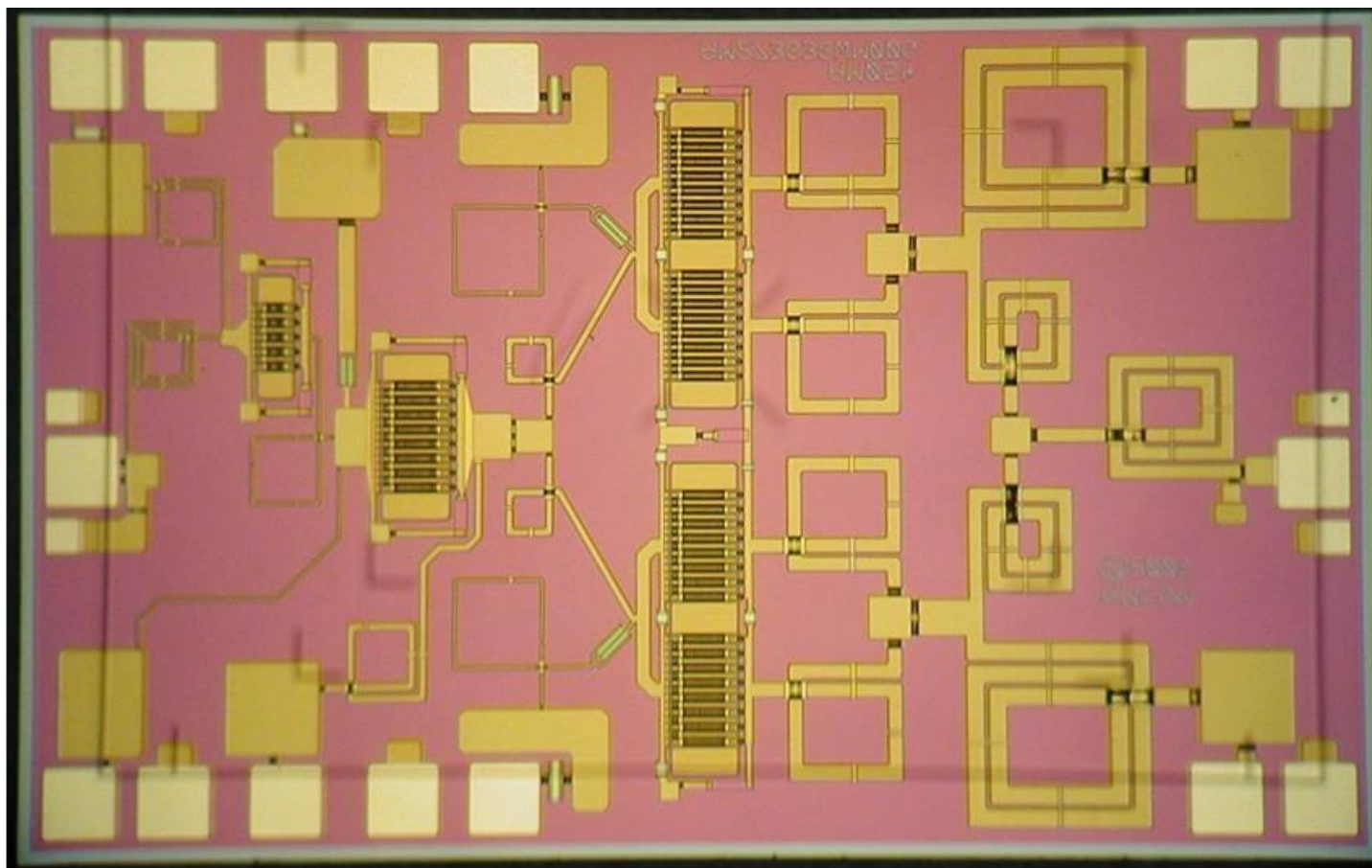
- Tecnologia de várias camadas
- Linhas de transmissão
- Transistores
- Capacitores (MIM e interdigital)
- Indutores espirais planares
- Resistores
- Via hole

## Substrato semiconductor

- Semi-isolante
- Ex.: GaAs – Arseneto de Gálio

# Tecnologias Planares

- Exemplo de MMIC – Circuito Integrado Monolítico de Micro-ondas



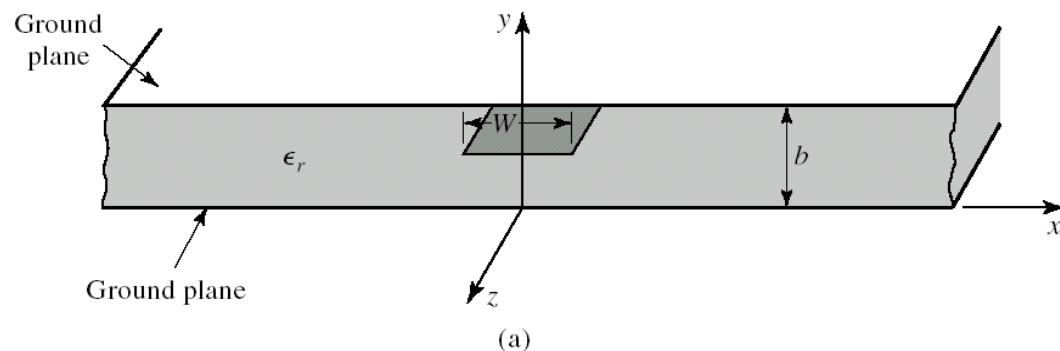
Fonte: <http://dehron.com/>

# Linhas de Transmissão Planares

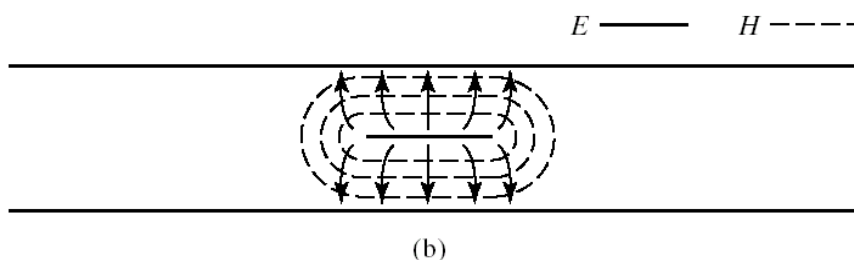
- Linhas de transmissão planares
  - Construídas em camadas metálicas
  - Sobre placas de dielétricos
  - Conduzem o Campo EM ao longo do substrato
- Principais tipos de linhas de transmissão planares
  - STRIPLINE
  - MICROSTRIP LINE
  - CPW – COPLANAR WAVEGUIDE
  - SLOTLINE
  - LINHAS ACOPLADAS

# Linhas de Transmissão Planares

## • STRIPLINE



- Linha triplaca
- Condutor central envolto pelo substrato
- Plano de terra superior e inferior
- Linhas de campo encerrados no substrato



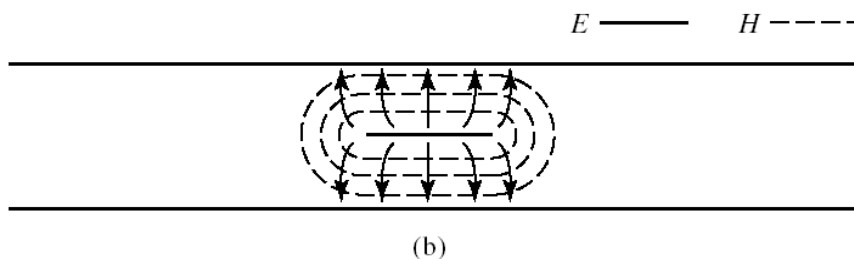
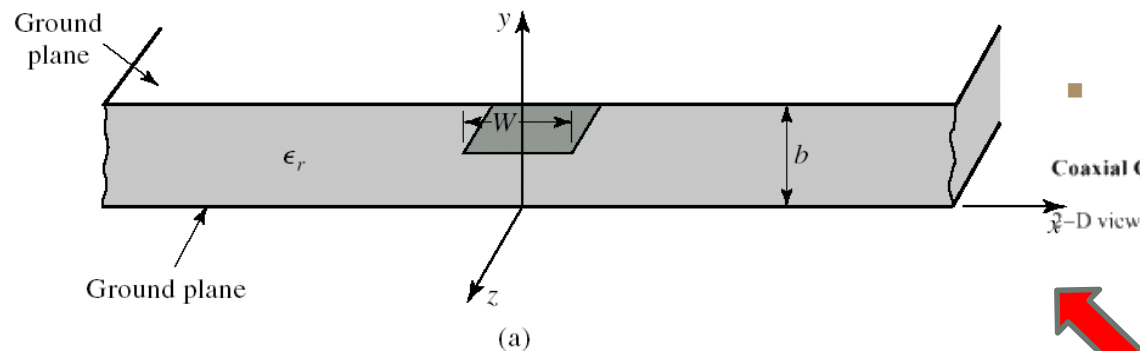
(a) Estrutura física

(b) Distribuição dos Campos EM

# Linhas de Transmissão Planares

## • STRIPLINE

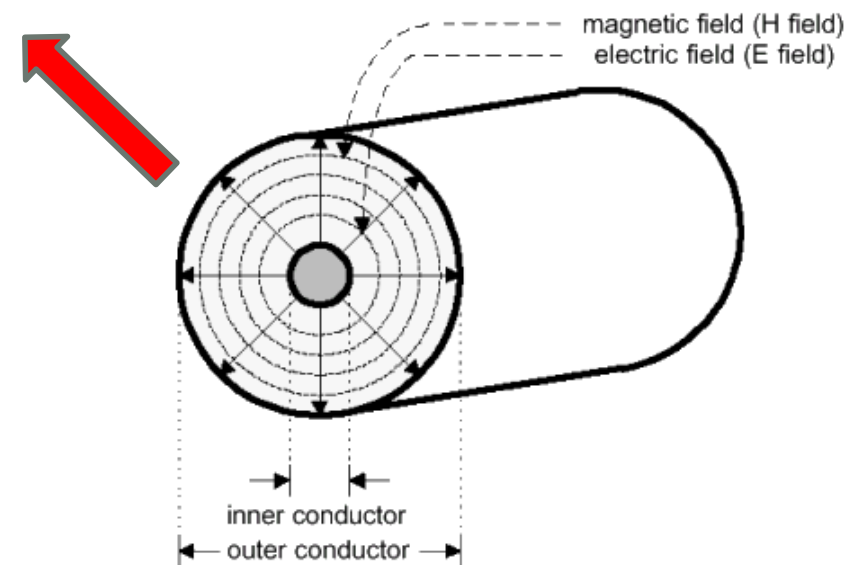
- Linha triplaca
- Modo de propagação **TEM**
- Como linha coaxial “achatada”



(a) Estrutura física

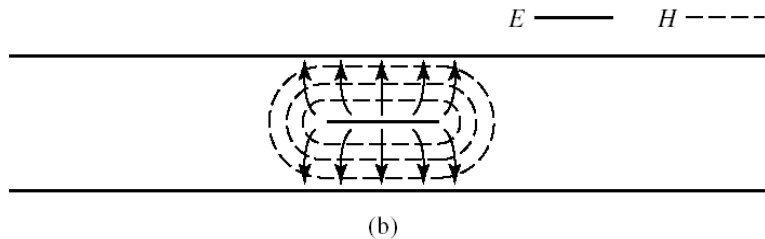
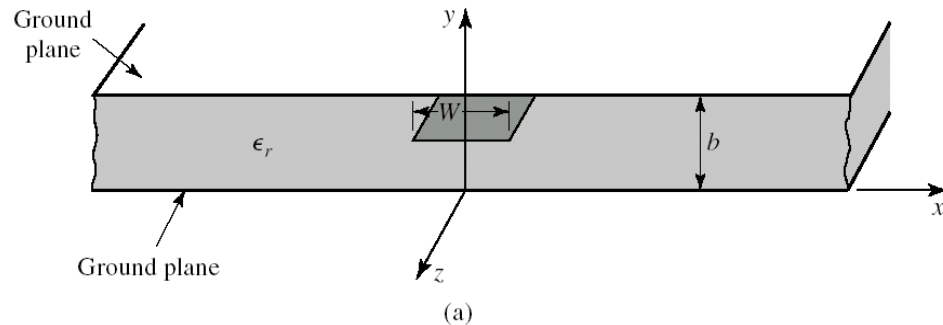
(b) Distribuição dos Campos EM

Coaxial Cable  
x-D view



# Linhas de Transmissão Planares

## • STRIPLINE



(a) Estrutura física

(b) Distribuição dos Campos EM

### ■ Linha triplaca

### ■ **Vantagem**

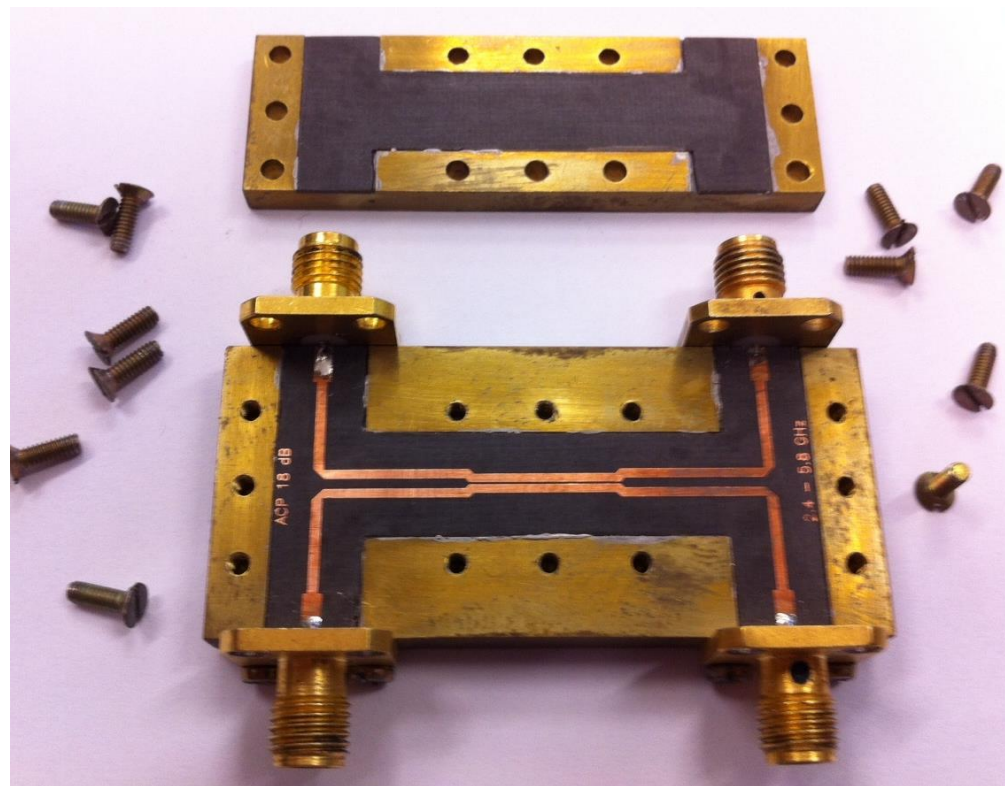
- Blindagem contra Interferências Eletromagnéticas
- Não tem dispersão ( $Z_0$  não varia com a frequência)

### ■ **Desvantagem**

- dificuldade em adicionar componentes

# Linhas de Transmissão Planares

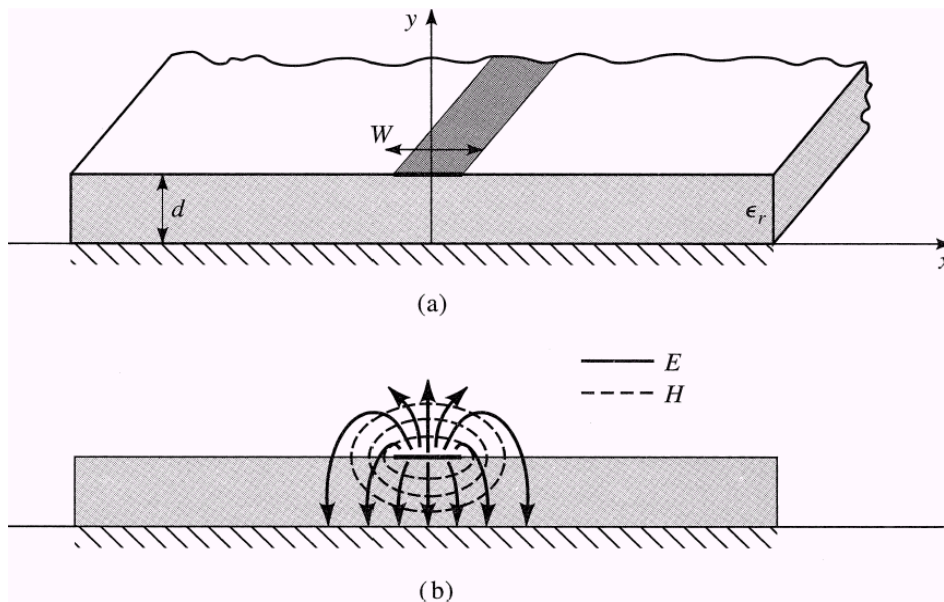
- STRIPLINE



Acoplador banda larga usando linhas acopladas STRIPLINE

# Linhas de Transmissão Planares

- MICROSTRIP LINE (aberta)



(a) Estrutura física

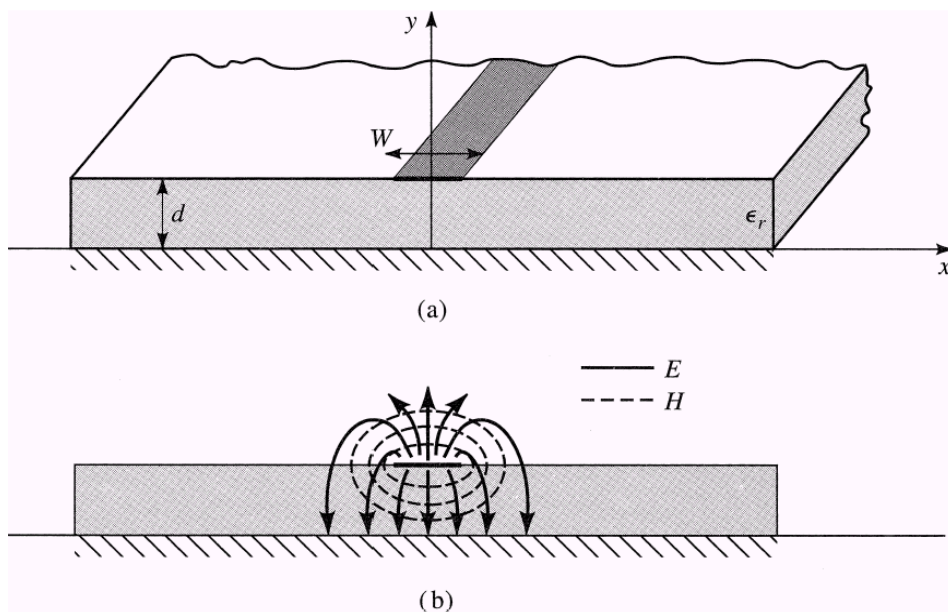
(b) Distribuição dos Campos EM

- Linha de microfita ou Microlinha de transmissão
- Condutor central aberto no lado superior  $\rightarrow$  ar
- Perdas por irradiação
- Plano de terra na face inferior
- Linhas de campo: parte no substrato, parte no ar



# Linhas de Transmissão Planares

- MICROSTRIP LINE (aberta)



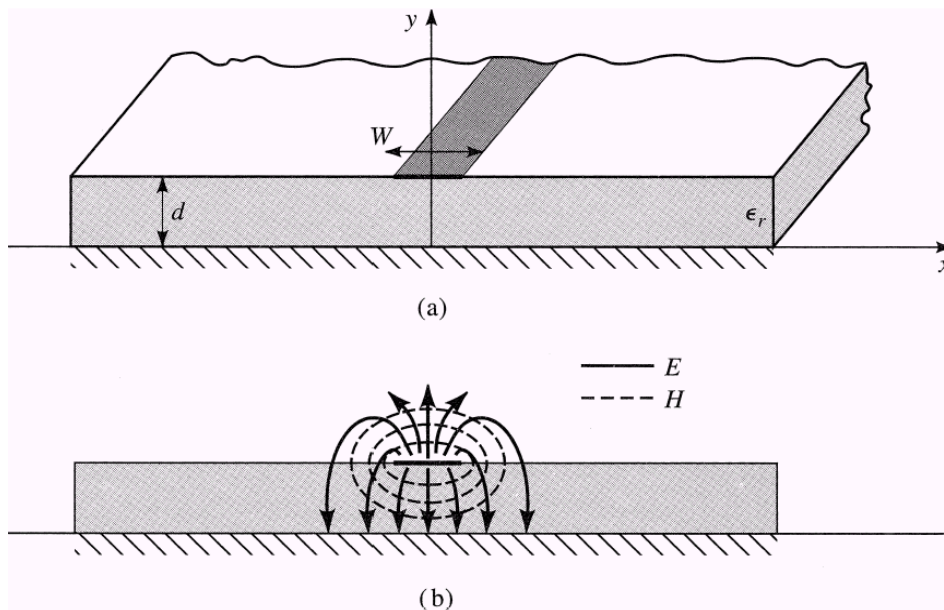
(a) Estrutura física

(b) Distribuição dos Campos EM

- Linha de microfita
- Propagação de campos EM
  - Meio híbrido: ar/dielétrico
  - Constante dielétrica efetiva que varia com a frequência
  - Dispersão  $\rightarrow Z_0 = Z_0(f)$
- Modo de propagação
  - **Quase-TEM**

# Linhas de Transmissão Planares

- MICROSTRIP LINE (aberta)



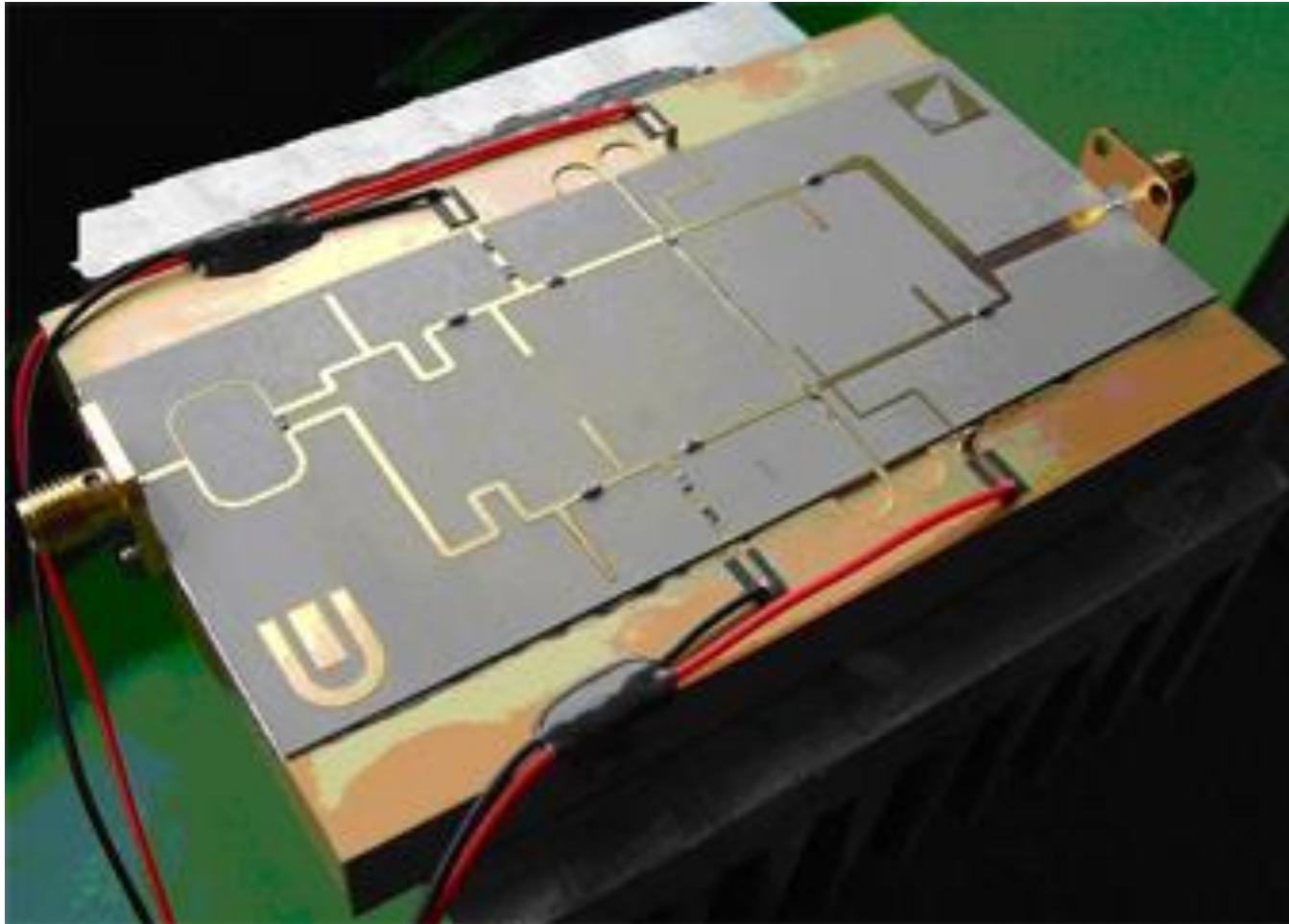
(a) Estrutura física

(b) Distribuição dos Campos EM

- Linha de microfita
- **Vantagem**
  - Facilidade em adicionar componentes
- **Desvantagem**
  - Sujeito a Interferências Eletromagnéticas

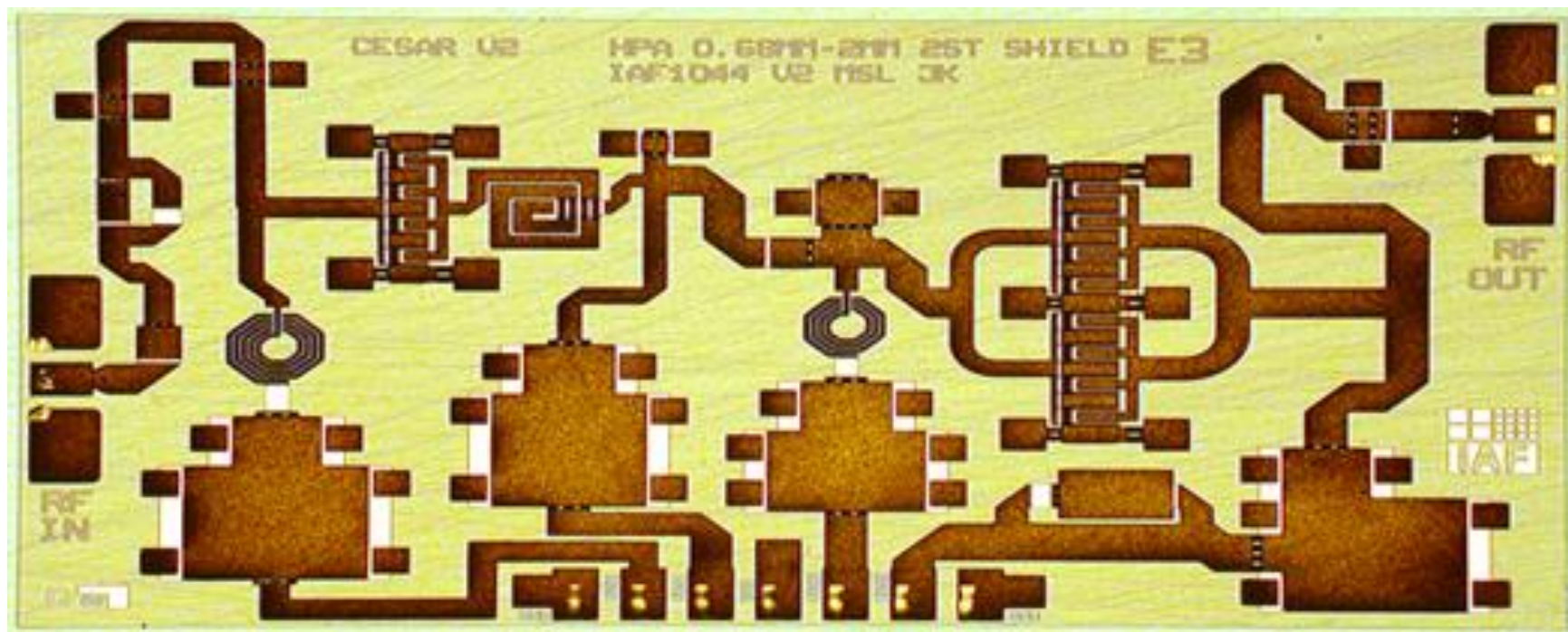
# Linhas de Transmissão Planares

Amplificador MIC em alumina, usando MICROSTRIP LINE



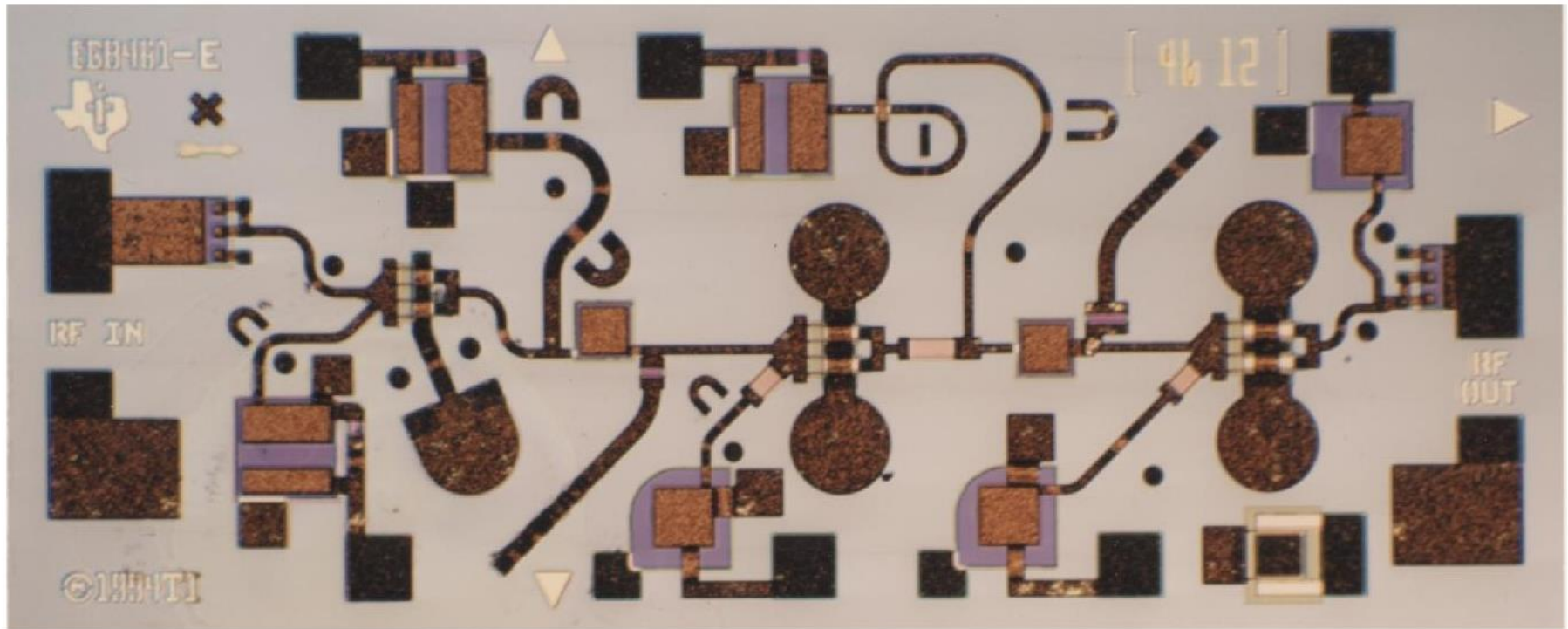
# Linhas de Transmissão Planares

Amplificador MMIC usando MICROSTRIP LINE



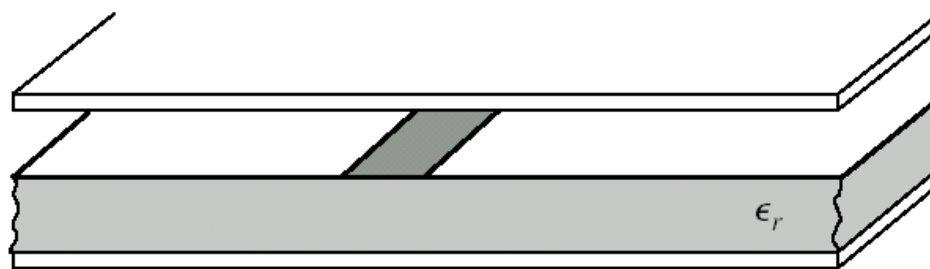
# Linhas de Transmissão Planares

Amplificador MMIC usando MICROSTRIP LINE



# Linhas de Transmissão Planares

- MICROSTRIP LINE (coberta)



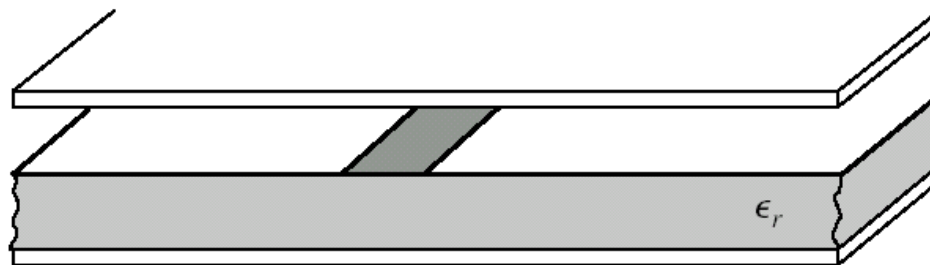
Estrutura física

- Na prática

- Condutor central aberto no lado superior
- MAS circuitos são acondicionados em caixas metálicas
- Tampa metálica gera “microlinha coberta”
  - Blindagem do campo radiado pelas estruturas planares
  - Evita interferências eletromagnética

# Linhas de Transmissão Planares

- MICROSTRIP LINE ou microlinha (coberta)



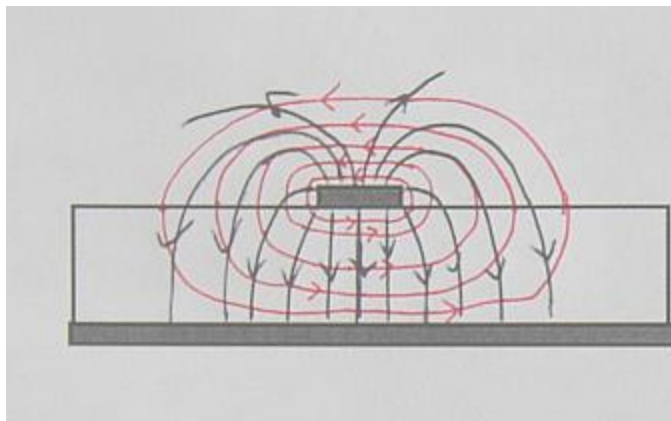
Estrutura física

- **Efeito da tampa metálica**
  - Afeta a impedância característica da linha de transmissão se a tampa estiver próxima do substrato
  - Efeito da tampa pode ser desprezado para

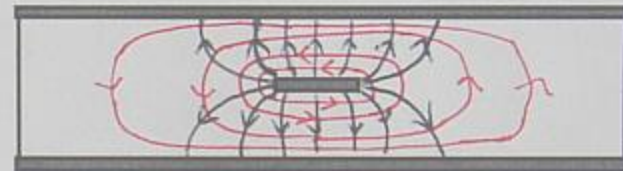
**(distância entre substrato e tampa)  $\geq 5 \times$  (altura do substrato)**

# Linhas de Transmissão Planares

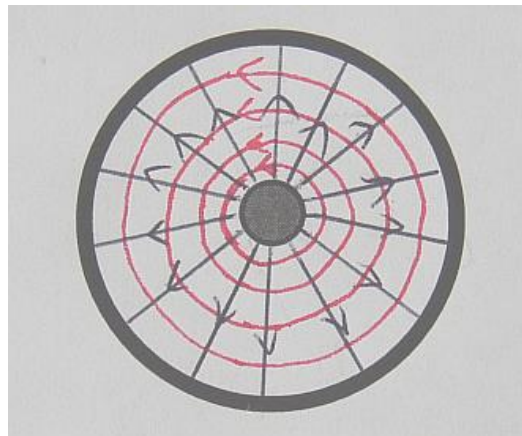
## Microstrip line



## Stripline



## Cabo coaxial



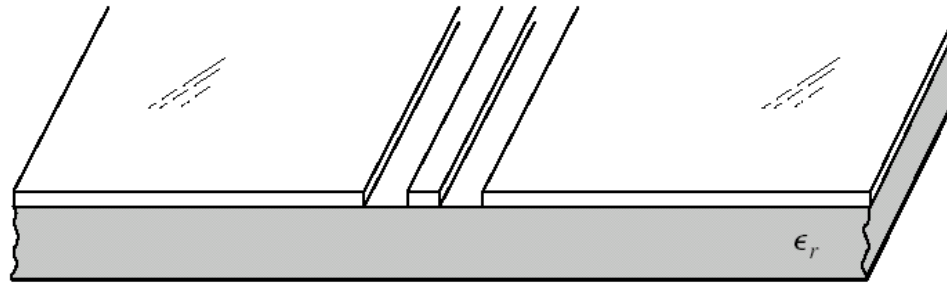
TEM or quasi-TEM mode

— E-field  
— H-field



# Linhas de Transmissão Planares

- CPW – COPLANAR WAVEGUIDE – guia de ondas coplanar

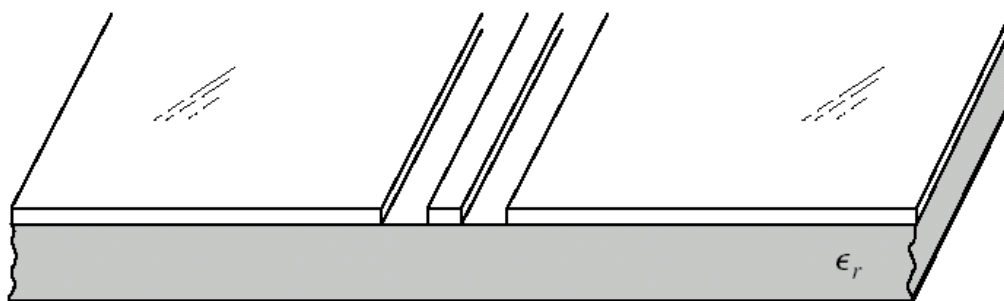


Estrutura física

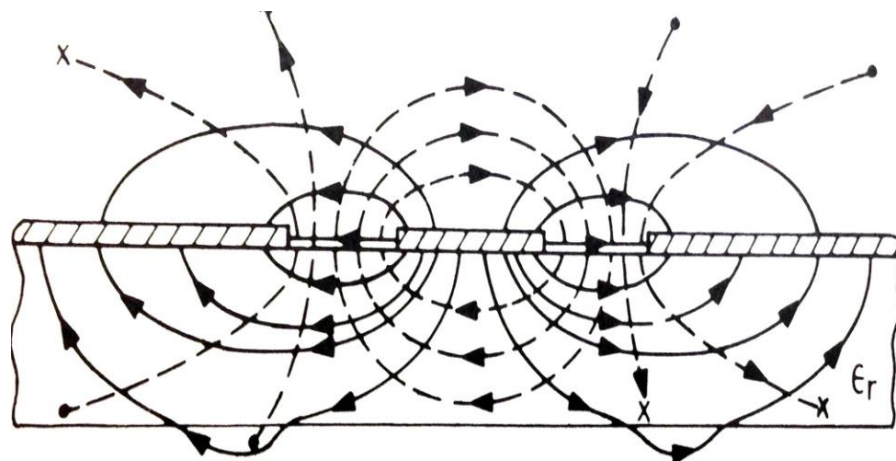
- Condutor central e o plano de terra na face superior do substrato
- Campo EM
  - Propaga-se entre o condutor central e os planos de terra na face superior
- Variação da CPW → CPW-G
  - Face inferior do substrato contém camada metálica de plano de terra.

# Linhas de Transmissão Planares

- CPW – COPLANAR WAVEGUIDE – guia de ondas coplanar



Estrutura física



Distribuição de campos EM

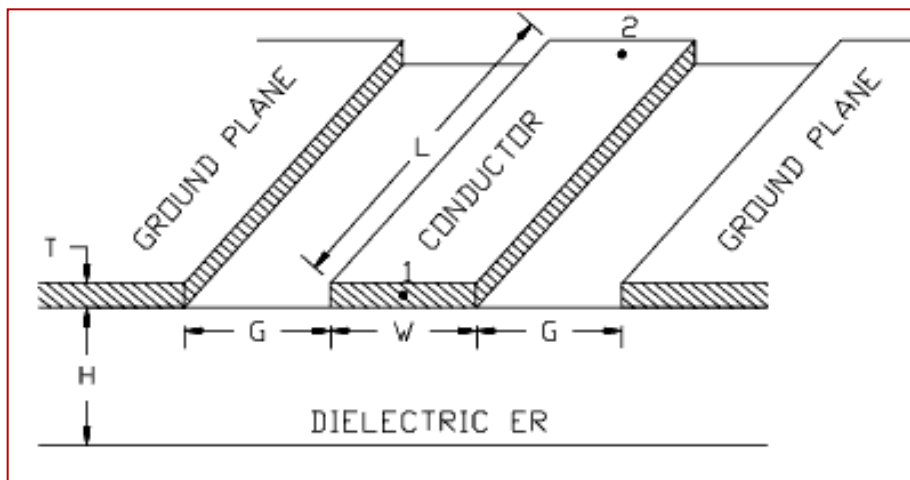
— E

- - - H

Vazamento de campos EM

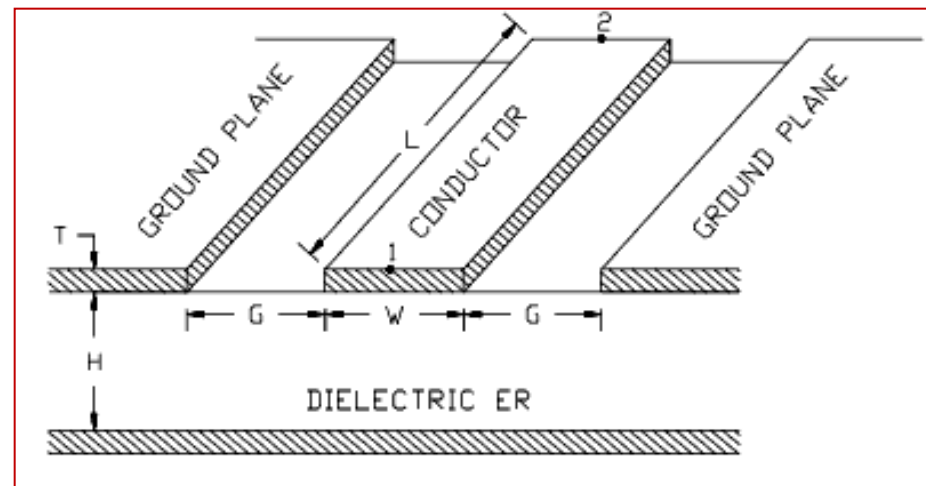
# Linhas de Transmissão Planares

- CPW – COPLANAR WAVEGUIDE – guia de ondas coplanar



CPW

Guia de ondas coplanar

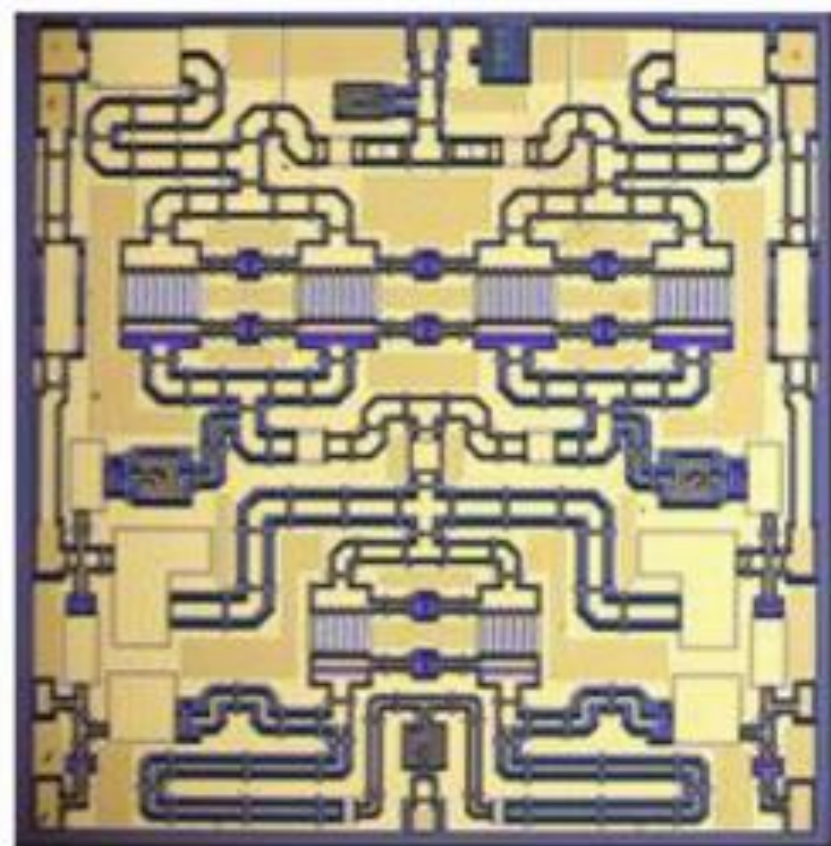
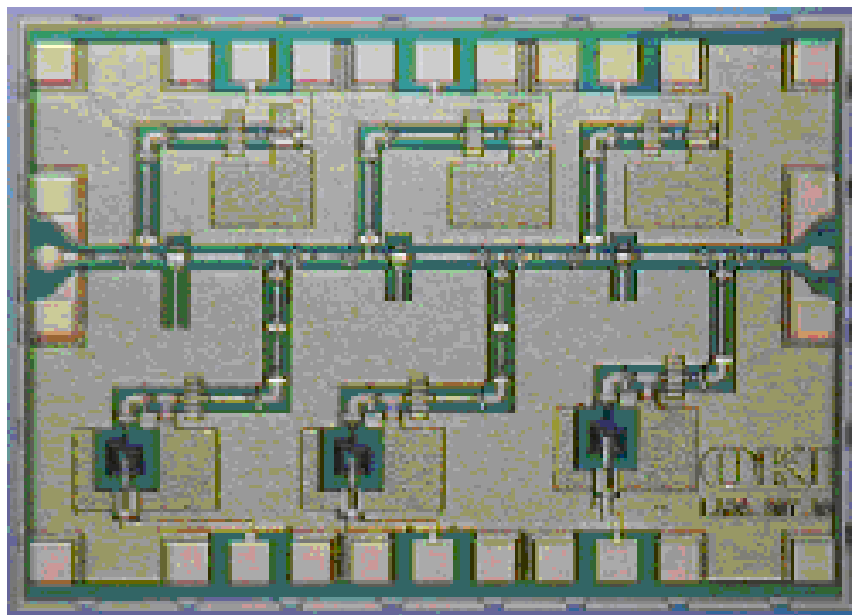


CPW-G

Guia de ondas coplanar com plano terra

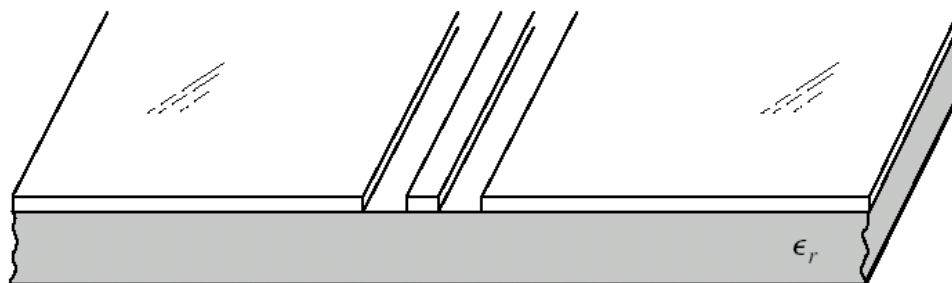
# Linhas de Transmissão Planares

Amplificadores MMIC usando COPLANAR WAVEGUIDE



# Linhas de Transmissão Planares

- CPW – COPLANAR WAVEGUIDE – guia de ondas coplanar



Estrutura física

- **Vantagem**

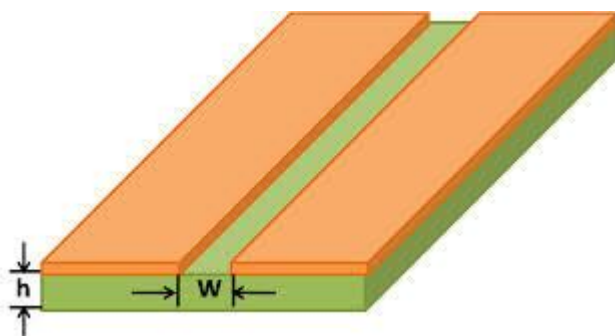
- Facilidade em montar componentes do condutor central para o plano de terra.

- **Desvantagem**

- Campos EM concentrados na borda dos condutores  $\Rightarrow$  maiores perdas condutivas

# Linhas de Transmissão Planares

- SLOTLINE – linha de fenda

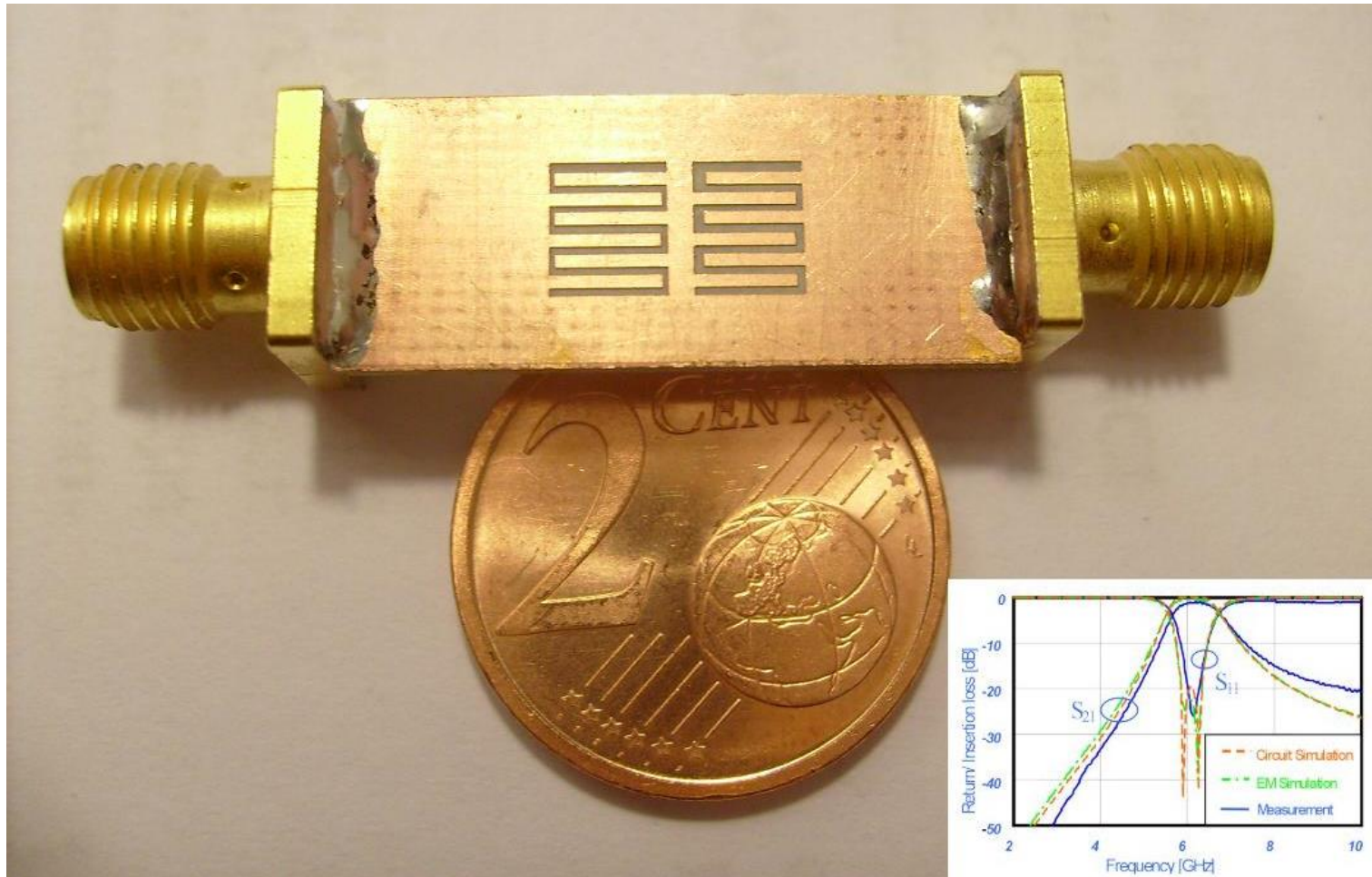


Estrutura física da slotline

- Onda eletromagnética se propaga na fenda entre duas superfícies metálicas na face superior do substrato dielétrico
- Usadas em antenas em que a fenda irradia
- Usadas em associação com microlinhas
- Desvantagem
  - Campos EM concentrados na borda dos condutores
  - Maiores perdas condutivas

# Linhas de Transmissão Planares

## Filtro passa-faixa usando SLOTLINE



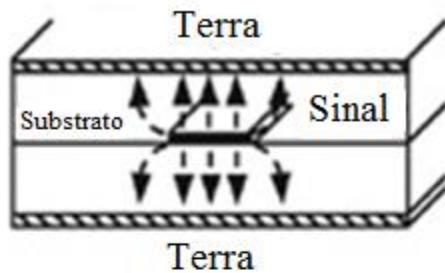
# Linhas de Transmissão Planares

Antena usando SLOTLINE



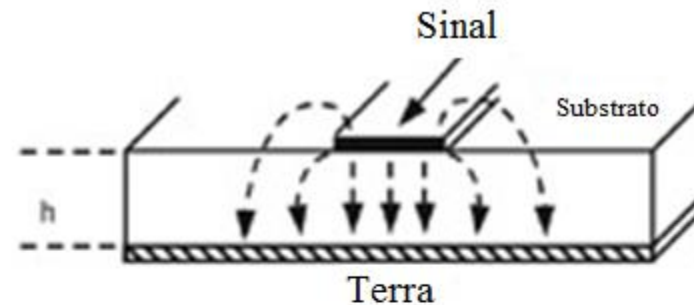


# Linhas de Transmissão Planares



**STRIPLINE**

Triplaca



**MICROSTRIPLINE**

Linha de microfita



**SLOT LINE**

Linha de fenda



**COPLANAR WAVEGUIDE**

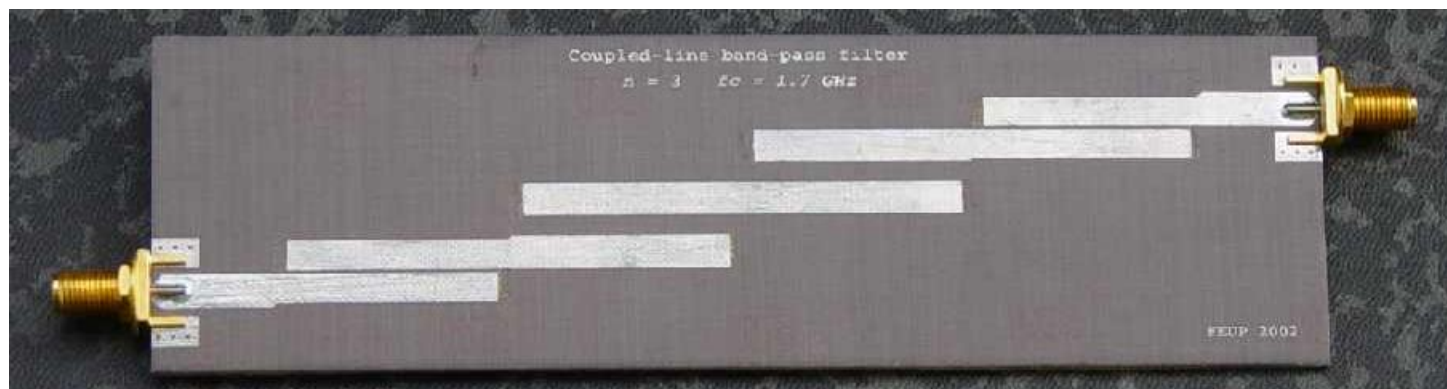
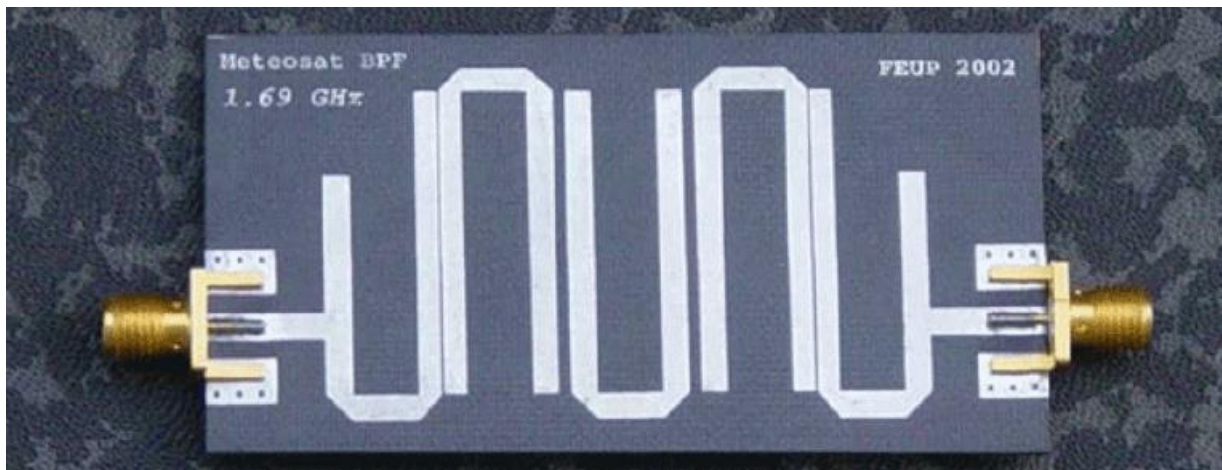
Guia de onda coplanar

# LINHAS ACOPLADAS

- Linhas de Transmissão (LTs) são ditas “acopladas” quando
  - Duas ou mais linhas de transmissão não-blindadas
  - Próximas entre si, tal que
    - há interação entre campos EM das LTs
    - há acoplamento de potência entre as LTs
- Aplicações – filtros e acopladores
- Tecnologias de fabricação
  - Stripline
  - Microstrip line
  - Slotline
  - Guia de ondas coplanar

# LINHAS ACOPLADAS

Exemplo de aplicação - filtros passa-faixa usando linhas de microfita acopladas



Fonte: <https://paginas.fe.up.pt>

# Programa LineCalc do ADS

## Exercício 1

- Na janela de esquemático
- Barra superior → Tools → LineCalc → Start LineCalc
- Veja as linhas de transmissão e seus parâmetros
  - Type: MLIN – microstrip line
  - Type: CPW – coplanar wave guide
  - Type: CPWG – coplanar wave guide w/lower ground plane
- Utilize o “help” para ver a descrição de MLIN, CPW e CPWG

## Exercício 2

Verifique os tipos de linhas de transmissão planares disponíveis na janela de esquemático.

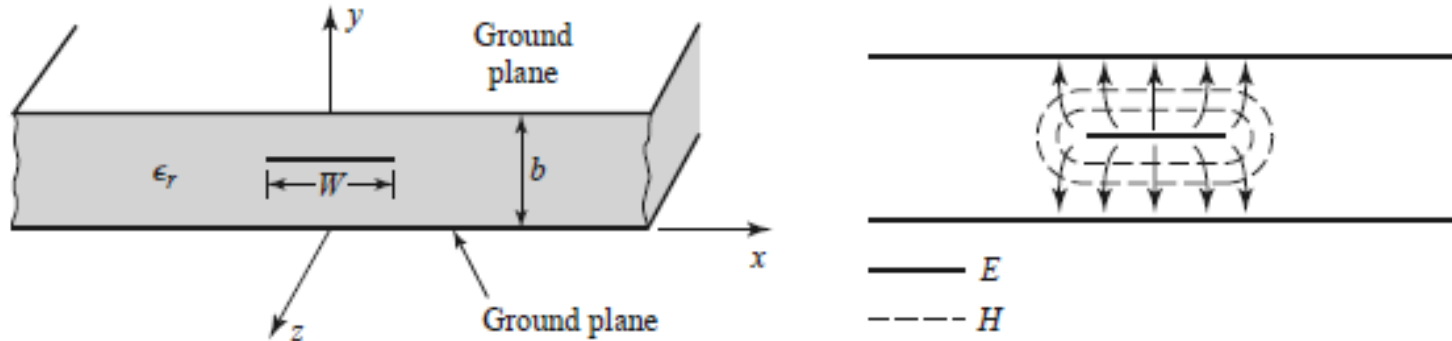
Tlines-Ideal

Tlines-Microstrip

Tlines-Stripline

Tlines-Waveguide

# STRIPLINE



- Campo EM propaga-se entre 2 condutores
  - Estrutura suporta modo TEM
- Possíveis modos de propagação
  - $b < \lambda_g/2 \rightarrow$  modo TEM  $\rightarrow$  desejado
  - $b \geq \lambda_g/2 \rightarrow$  modos TEM, TE e TM  $\rightarrow$  indesejado

# STRIPLINE

- Velocidade de fase

$$v_p = \frac{1}{\sqrt{\mu\varepsilon}} = \frac{1}{\sqrt{\mu_0\varepsilon_0\varepsilon_r}} = \frac{c}{\sqrt{\varepsilon_r}}$$

- Comprimento de onda

$$\lambda_g = \frac{v_p}{f} = \frac{c}{f\sqrt{\varepsilon_r}} = \frac{\lambda_0}{\sqrt{\varepsilon_r}}$$

- Constante de propagação

$$\beta = \frac{\omega}{v_p} = \omega\sqrt{\mu\varepsilon} = \omega\sqrt{\mu_0\varepsilon_0\varepsilon_r} = \sqrt{\varepsilon_r}k_0$$

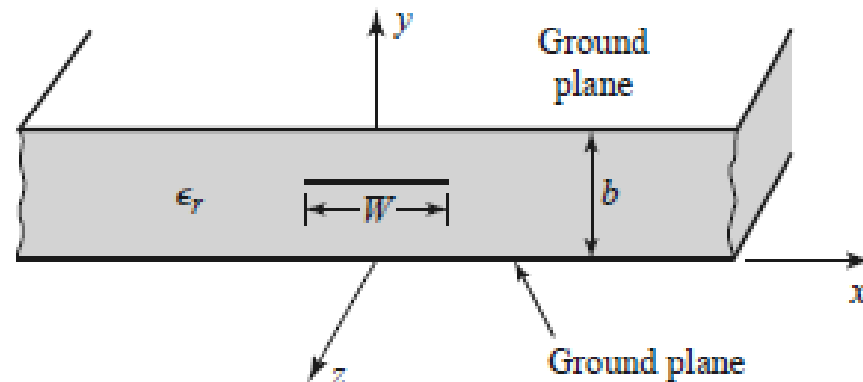
# STRIPLINE

Fórmulas simplificadas, com erro < 1 %

- Impedância característica

$$Z_0 = \frac{30\pi}{\sqrt{\mu\epsilon_r}} \frac{b}{W_e + 0,441b}$$

$$\frac{W_e}{b} = \frac{W}{b} - \begin{cases} 0 \\ (0,35 - W/b)^2 \end{cases}$$



*para  $W/b \geq 0,35$*

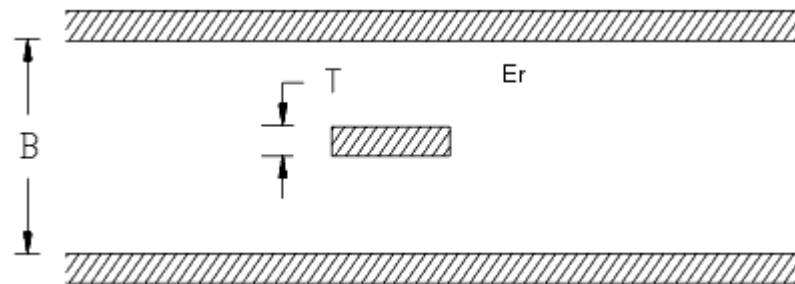
*para  $W/b < 0,35$*



# STRIPLINE

## ADS

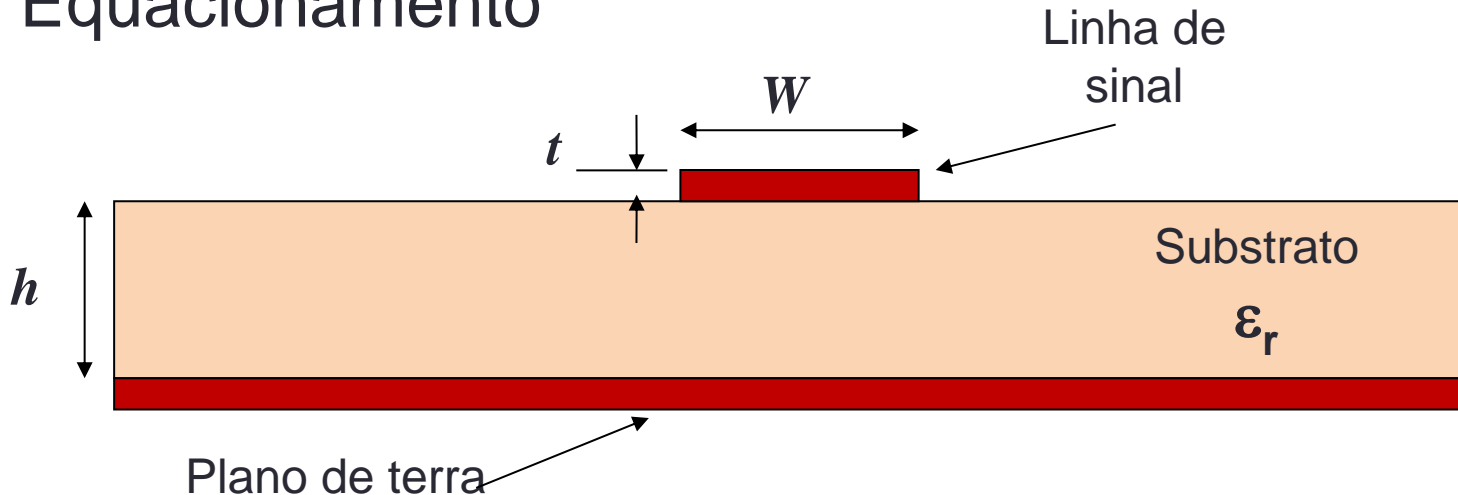
- Palheta **TLines** – Stripline
- Stripline simétrica com 1 condutor
  - Tira metálica centrada na altura do substrato
  - Substrato **SSUB**



- **SLIN** – stripline
- **SCLIN** – striplines acopladas

# MICROSTRIP LINE

- Equacionamento



- Parâmetros da microstrip line ou microlinha de transmissão

$h$	espessura do substrato
$\epsilon_r$	constante dielétrica relativa do substrato
$W$	largura da microfita
$t$	espessura do metal

# MICROSTRIP LINE

## Constante dielétrica efetiva

Propagação do campo EM

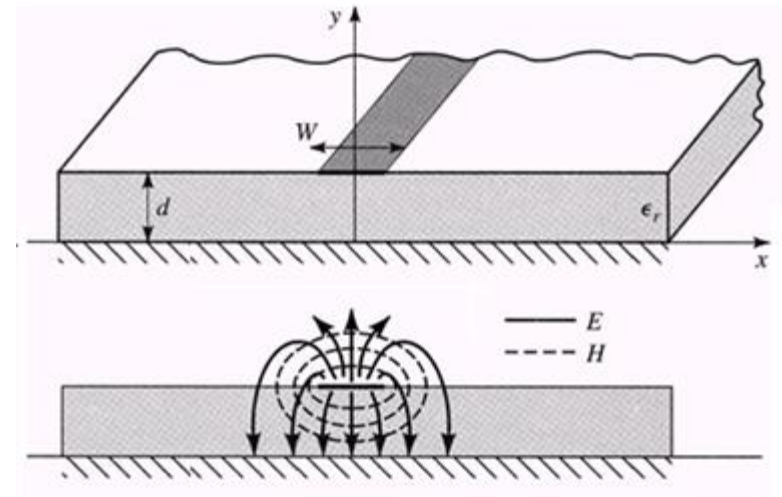
- Maior parte viaja pelo substrato

$$\epsilon_r > 1 \quad \text{e} \quad v = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r}}$$

- Um a parte menor viaja pelo ar

$$\epsilon_r = 1 \quad \text{e} \quad v = c$$

*c: velocidade da luz no espaço livre*

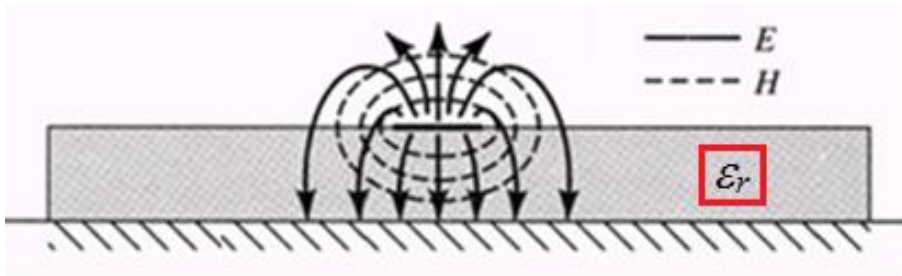


Define-se uma constante dielétrica efetiva  $\epsilon_{ef}$  da linha de microfita

$$1 < \epsilon_{ef} < \epsilon_r \quad \text{sendo} \quad \frac{\epsilon_r + 1}{2} < \epsilon_{ef} < \epsilon_r$$

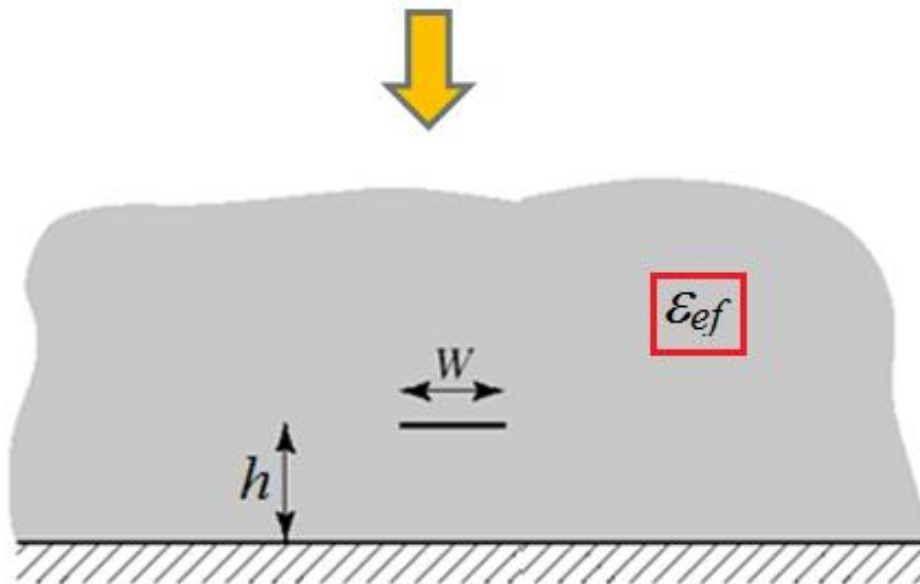
# MICROSTRIP LINE

Constante dielétrica efetiva da linha de microfita



→ Microfita coberta com ar, sobre substrato com

$$\epsilon = \epsilon_r \cdot \epsilon_0$$



• Estrutura equivalente

Microfita envolvida por meio uniforme com

$$\epsilon = \epsilon_{ef} \cdot \epsilon_0$$

# MICROSTRIP LINE

Modelo aproximado da linha de microfita

- Equações que aproximam as curvas teóricas

$$\epsilon_{ef} \times W/h \quad e \quad Z_0 \times W/h$$

- Válidas para

$$t/W \ll 1$$

*t* – espessura do metal

*W* = largura da tira da linha de microfita

- Não consideram efeitos de dispersão
  - Variação dos parâmetros da linha de microfita com a frequência de operação

# MICROSTRIP LINE

## Modelo aproximado da linha de microfita

- Constante dielétrica efetiva

$$\epsilon_{ef} = \frac{\epsilon_r + 1}{2} + \frac{\epsilon_r - 1}{2 \cdot \sqrt{1 + 12 h/W}}$$

$h$  espessura do substrato

$\epsilon_r$  constante dielétrica  
relativa do substrato

$W$  largura da microfita

- Velocidade de propagação da onda

$$v = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_{ef}}}$$

$c$ : velocidade da luz no espaço livre

- Comprimento de onda

$$\lambda_g = \frac{\lambda_0}{\sqrt{\epsilon_{ef}}}$$

$\lambda_0 = c/f \rightarrow$  comprimento de onda no espaço livre

# MICROSTRIP LINE

Modelo aproximado da linha de microfita

- Impedância característica da linha de microfita

Para  $W/h \leq 1$  e  $t/W \ll 1$

$h$  espessura do substrato

$\epsilon_r$  constante dielétrica relativa do substrato

$W$  largura da microfita

$t$  espessura do metal

$$Z_0 = \frac{60}{\sqrt{\epsilon_{ef}}} \cdot \ln \left( \frac{8h}{W} + \frac{W}{4h} \right) \quad (\Omega)$$

Para  $W/h \geq 1$  e  $t/W \ll 1$

$$Z_0 = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_{ef}}} \cdot \frac{120\pi}{\frac{W}{h} + 1,393 + 0,667 \cdot \ln \left( \frac{W}{h} + 1,444 \right)} \quad (\Omega)$$

# MICROSTRIP LINE

## Perdas e atenuação

- Atenuação devido a perdas no dielétrico

$$\alpha_d = \frac{k_0 \cdot \epsilon_r \cdot (\epsilon_{ef} - 1) \cdot \text{tg} \delta}{2 \cdot \sqrt{\epsilon_{ef}} \cdot (\epsilon_r - 1)} \quad \text{Np} / \text{m}$$

$$\text{tg} \delta = \frac{\epsilon''}{\epsilon'} \quad \epsilon = \epsilon' - j \cdot \epsilon''$$

- $\text{tg} \delta$ : propriedade do substrato dielétrico

$$k_0 = \omega \sqrt{\mu_0 \cdot \epsilon_0}$$



# MICROSTRIP LINE

## Perdas e atenuação

- Atenuação devido a perdas nos condutores

$$\alpha_c = \frac{R_s}{Z_0 \cdot W} \quad \text{Np} / \text{m}$$

Sendo

$$R_s = \sqrt{\frac{\omega \cdot \mu_0}{2 \cdot \sigma}} \quad \Omega / \text{m}^2$$

$\sigma \rightarrow$  condutividade do metal

- $R_s$  é função da frequência devido ao efeito pelicular

# MICROSTRIP LINE

- Efeito pelicular
  - Em bons condutores, em altas frequências
  - Campo concentra-se na superfície
- Amplitude de campo é atenuada exponencialmente

$$E = E_0 \cdot \exp(-z/\delta_s)$$

$\delta_s$  - profundidade de penetração

$$\delta_s = \frac{1}{\sqrt{\pi \cdot f \cdot \mu \cdot \sigma}}$$

- Campos E e H desprezíveis para  $z \geq 5 \cdot \delta_s$ 
  - usa-se espessura do metal  $t \approx 5 \cdot \delta_s$

# MICROSTRIP LINE

Material	Condutividade (S/m)	Profundidade de penetração ( $\mu\text{m}$ ) @ 10 GHz
Alumínio*	3,813E+7	0,84
Cobre*	5,813E+7	0,66
Ouro*	4,098E+7	0,78
Prata*	6,137E+7	0,64

\*  $\mu = \mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7}$  Henry/m

$$\delta_s = \frac{1}{\sqrt{\pi \cdot f \cdot \mu \cdot \sigma}}$$

$$t \approx 5 \cdot \delta_s$$

$$t \approx 5 \mu\text{m}$$

# MICROSTRIP LINE

## Faixa de operação da linha de microfita

- De DC até  $f_{\max}$
- Operação da linha de microfita é limitada por:
  - Perdas
  - Dispersão – variação com a frequência
  - Excitação de modos de propagação não-TEM.

$$f_{\max} = \frac{c}{4h\sqrt{\epsilon_r}}, \quad \text{para } W < 2h$$

# MICROSTRIP LINE

## Exercício usando as equações

- Dado um substrato com  $\epsilon_r = 10$  ,  $h = 0,5$  mm e  $\text{tg}\delta = 0,002$
- Metalizado com cobre,  $\sigma = 5,8 \times 10^7$  S/m
- Sobre o qual foi construída uma linha de microfita com largura  $W = 0,5$  mm
- Calcule para essa linha de microfita
  - A constante dielétrica efetiva
  - A impedância característica
  - O comprimento de onda na estrutura para um sinal de 1 GHz
  - A atenuação por metro devido a perdas condutivas
  - A atenuação por metro devido a perdas dielétricas

# MICROSTRIP LINE

## Simuladores de circuitos de micro-ondas

- Dados de entrada
  - Características do substrato dielétrico
    - $\epsilon_r$  - permissividade relativa
    - $h$  - espessura
    - $\text{tg}\delta$  - tangente de perdas
  - Características do metal que recobre o substrato
    - $\sigma$  - condutividade do metal
    - $t$  - espessura do metal
  - Tipo de linha de transmissão planar
    - Microstripline - Stripline, etc..
  - Frequência de operação
    - $f$  - frequência

# MICROSTRIP LINE

## Simuladores de circuitos de micro-ondas

### Dados de entrada

Parâmetros linha de transmissão

$Z_0$  – impedância característica

$\theta$  – comprimento elétrico

$\lambda$  – comprimento de onda

$$\theta = 360^\circ \rightarrow L = \lambda$$



Síntese

### Dados de saída

Dimensões físicas e parâmetros da linha de transmissão

$W$  – largura da microfita

$L$  – comprimento da microfita

$\epsilon_{ef}$  – permissividade efetiva

$\alpha$  – atenuação em dB do trecho de comprimento  $L$

# MICROSTRIP LINE

## Simuladores de circuitos de micro-ondas

### Dados de entrada

Dimensões físicas da LT

$W$  – largura da microfita

$L$  – comprimento da microfita

Análise



### Dados de saída

Parâmetros linha de transmissão

$Z_0$  – impedância característica

$\theta$  – comprimento elétrico

$\epsilon_{ef}$  – permissividade efetiva

$\alpha$  – atenuação em dB/m



# MICROSTRIP LINE

## Simuladores de circuitos de micro-ondas

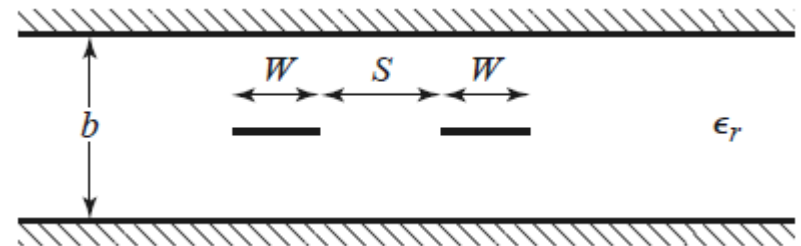
- Exemplo de cálculo de linha de microfita
  - ADS – Advanced Design System
    - Programa LineCalc
  - Dado um substrato com  $\epsilon_r = 10$  ,  $h = 0,5$  mm e  $\text{tg}\delta = 0,002$
  - Metalizado com cobre,  $\sigma = 5,8 \times 10^7$  S/m e espessura de  $17 \mu\text{m}$
  - Calcule - largura, comprimento, constante dielétrica relativa efetiva e atenuação da linha de microfita operando em 10 GHz
  - Para -  $Z_0 = 30, 50, 70$  e  $90 \Omega$  e  
comprimento L: 1 comprimento de onda ou  $360^\circ$

# LINHAS ACOPLADAS

## Exemplos de Linhas Acopladas

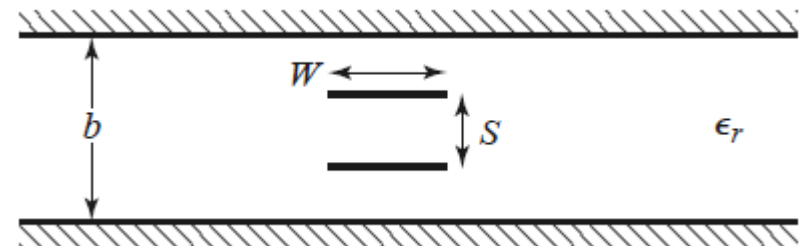
- **Striplines acopladas**

- Planar
- Acopladas pela **borda**

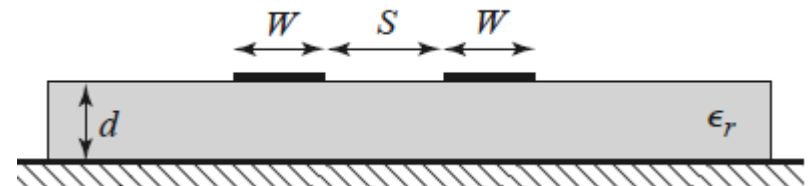


- **Striplines acopladas**

- Empilhadas
- Acopladas pelo **lado mais largo**



- **Microstrip lines acopladas**



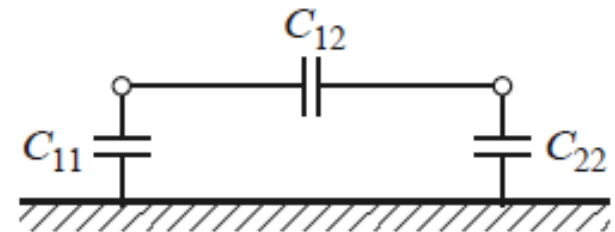
# LINHAS ACOPLADAS

- Linhas acopladas simétricas
  - Modelo de 3 fios
  - Circuito equivalente capacitivo
- Assumindo propagação no modo TEM
  - Características elétricas determinadas pelas capacitâncias
    - $C_{11}$  e  $C_{22}$  capacitâncias entre uma tira condutora e o plano de terra
    - $C_{12}$  capacitância entre as tiras condutoras

$C_{11}$ ,  $C_{22}$  e  $C_{12}$ : capacitâncias por unidade de comprimento



Modelo de três fios da LT acoplada



Circuito equivalente da LT acoplada

# LINHAS ACOPLADAS

- Dois tipos de excitação

- **Modo par (*even*)**

- Correntes nas duas fitas

- Mesma amplitude

- Mesma direção

- **Modo ímpar (*odd*)**

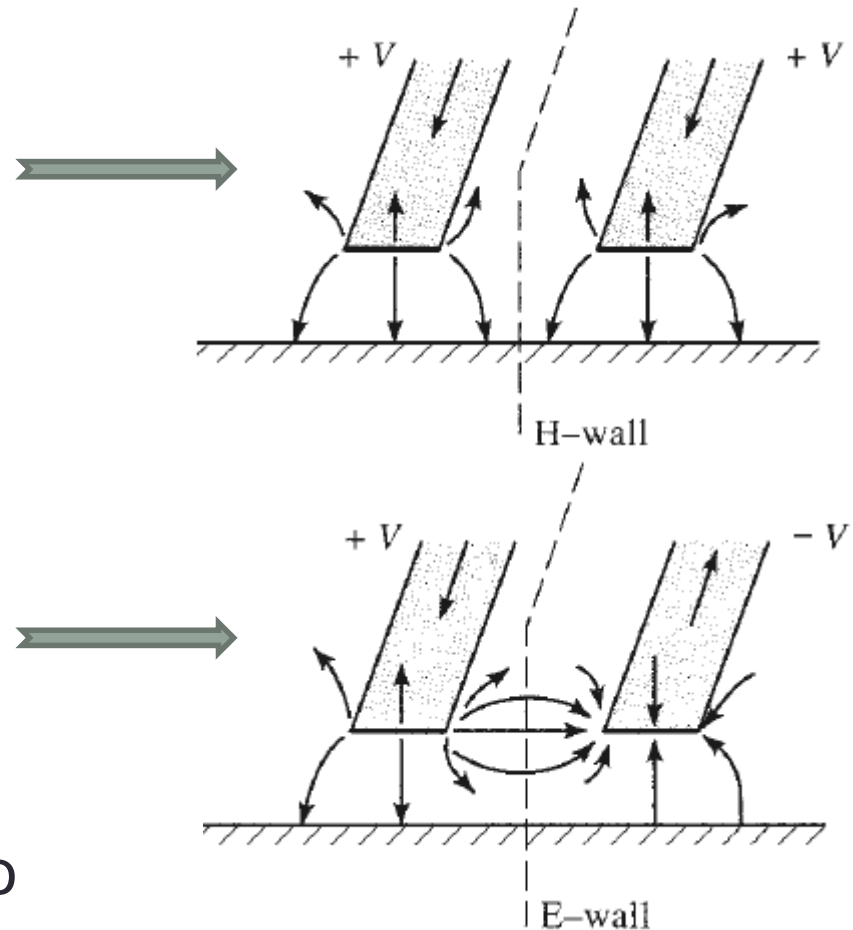
- Correntes nas duas fitas

- Mesma amplitude

- Direções opostas

- Outros modos de excitação

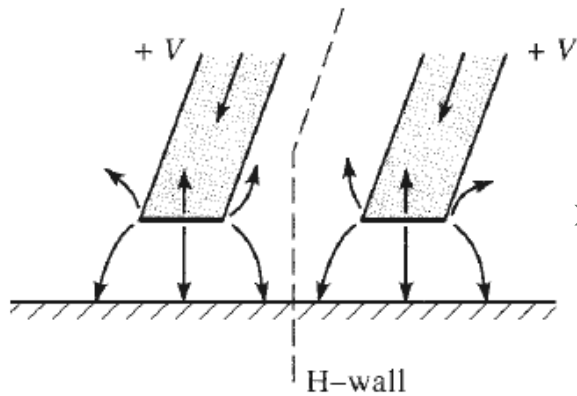
- Combinação dos modos par e ímpar



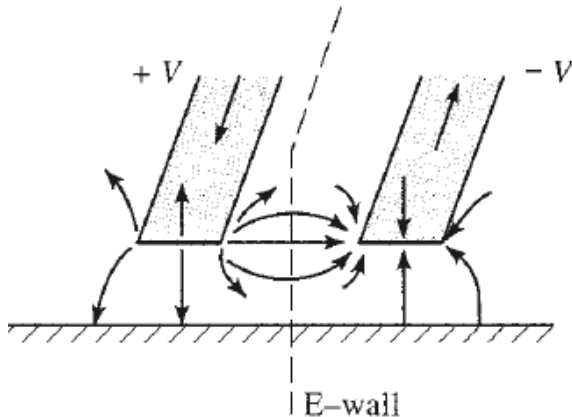
# LINHAS ACOPLADAS

- Impedância característica da linha acoplada

$$Z_0 = \sqrt{Z_{0e} \cdot Z_{0o}}$$



$Z_{0e}$  - Impedância característica de modo par



$Z_{0o}$  - Impedância característica de modo ímpar

# LINHAS ACOPLADAS

- Impedância característica  $Z_0$

$$Z_0 = \sqrt{Z_{0e} \cdot Z_{0o}}$$

- Acoplamento  $C$

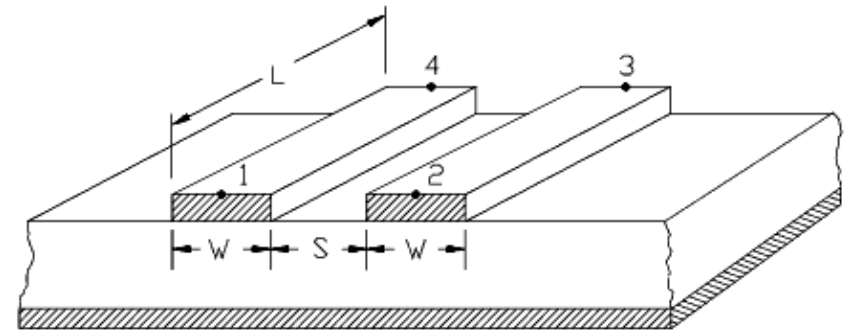
$$C = P_{acoplada} / P_{entrada}$$

$$C(dB) = 10 \cdot \log(P_{acoplada} / P_{entrada})$$

- $C$  e  $Z_0 \rightarrow$  funções de  $S$  e  $W$

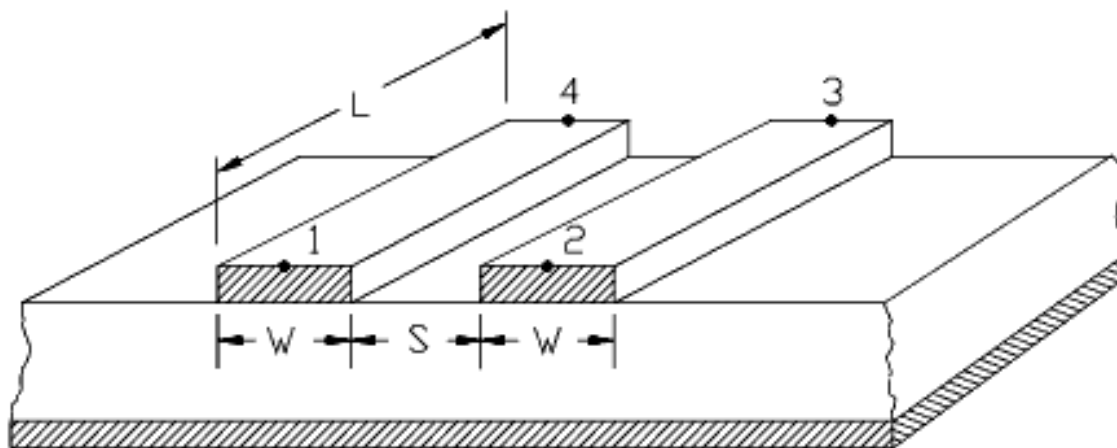
$W$  – largura das fitas metálicas

$S$  – espaçamento entre as fitas metálicas

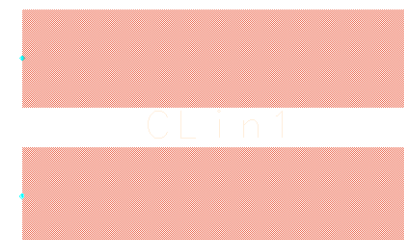
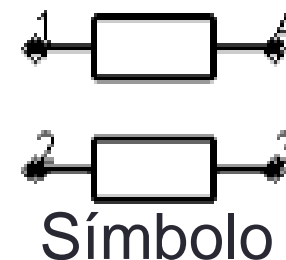


# LINHAS ACOPLADAS

- Exemplo 4 – ferramentas de CAD
  - *Microstrip lines* acopladas
  - CAD  $\Rightarrow$  ADS/Agilent
    - MCLIN  $\Rightarrow$  Microstrip Coupled Lines



Estrutura das linhas acopladas



layout

# APLICAÇÕES DE LINHAS PLANARES

- Circuitos passivos
  - Filtros
  - Acopladores
  - Divisores e combinadores de potência, etc...
  - Exemplos: ADS – Passive Circuits DG – Microstrip Circuits
- Circuitos ativos
- Amplificadores, osciladores
  - Circuitos de casamento de impedância
  - Ressonadores, etc...



# Divisores e Combinadores de Potência

## Função dos circuitos

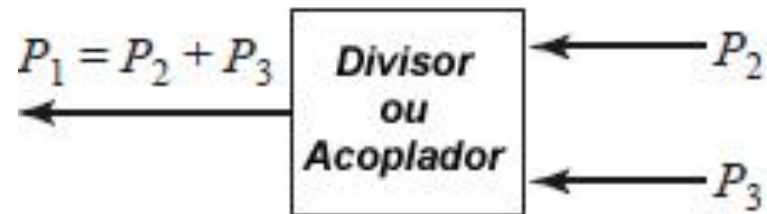
### • Divisor de potência

- Divide a potência de entrada
- Entre 2 ou mais saídas
- Em partes iguais ou diferentes



### • Combinador de potência

- Combina a potência
- De 2 ou mais entradas
- Entrega na porta de saída

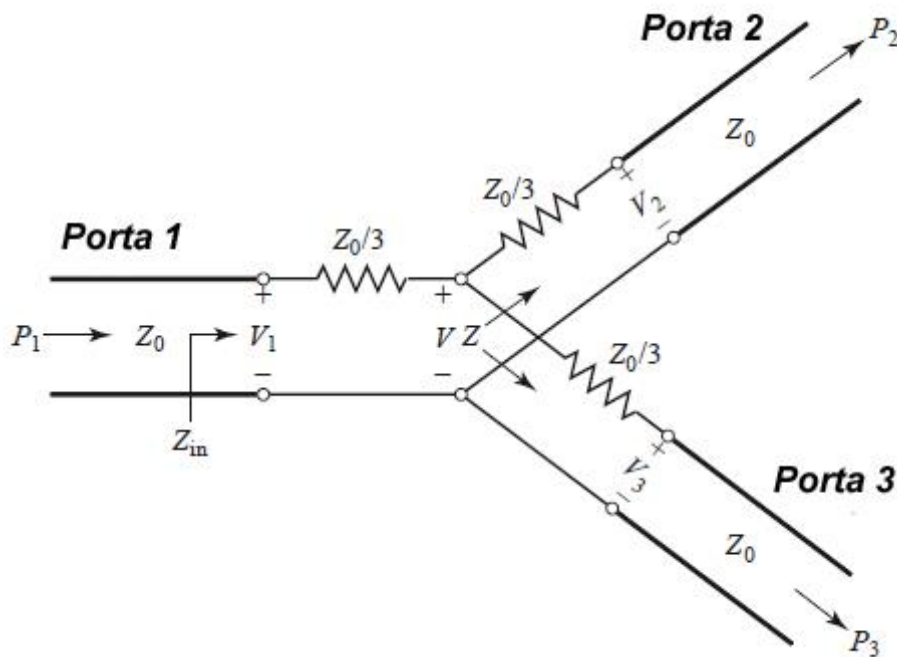


# Divisores e Combinadores de Potência

- **Tipos mais comuns**
  - Divisor resistivo (tem perdas resistivas)
  - Divisor de Wilkinson
  - Híbridos de  $90^\circ$
  - Híbridos de  $180^\circ$
  - Acoplador direcional de linhas acopladas
  - Acoplador de Lange

# Divisor Resistivo

- Sinal de entrada  $\rightarrow$  porta 1
- Divisão de potência igual entre portas 2 e 3



## Vantagem

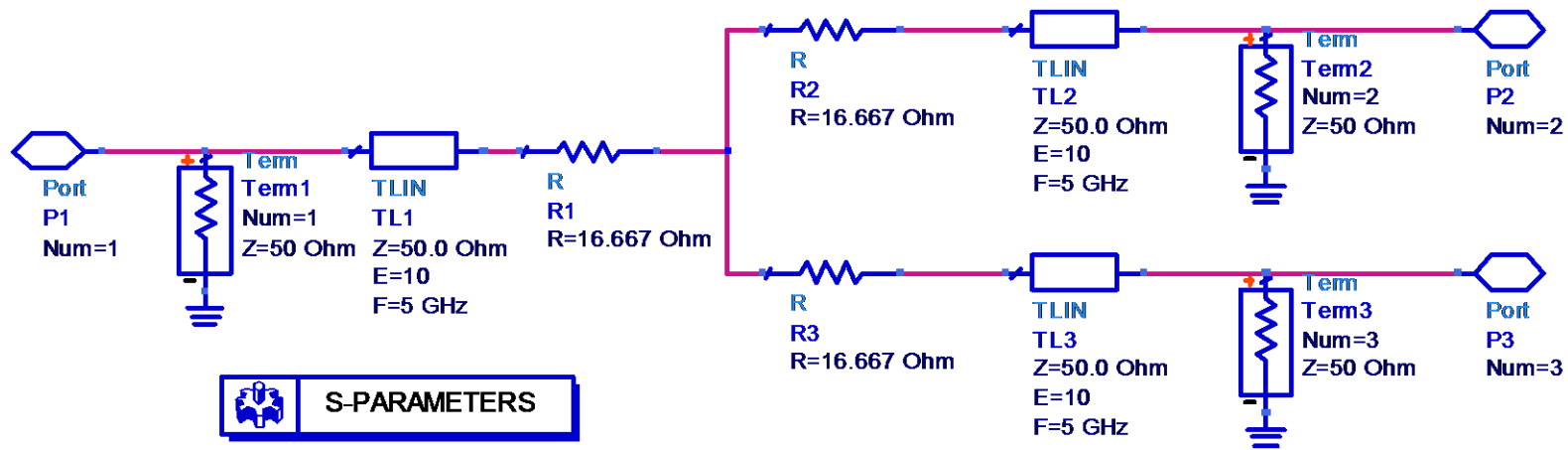
- Banda larga

## Desvantagem

- Resistores consomem potência  $\rightarrow$  perdas

# Divisor Resistivo

- Simule o divisor resistivo com linhas de transmissão ideais
- Trace as curvas de  $S_{21}$ ,  $S_{31}$  e  $S_{32}$  ideais
- Trace as curvas de  $S_{11}$ ,  $S_{22}$  e  $S_{32}$  ideais
- Verifique que esse divisor opera em banda larga



**S-PARAMETERS**

S\_Param

SP1

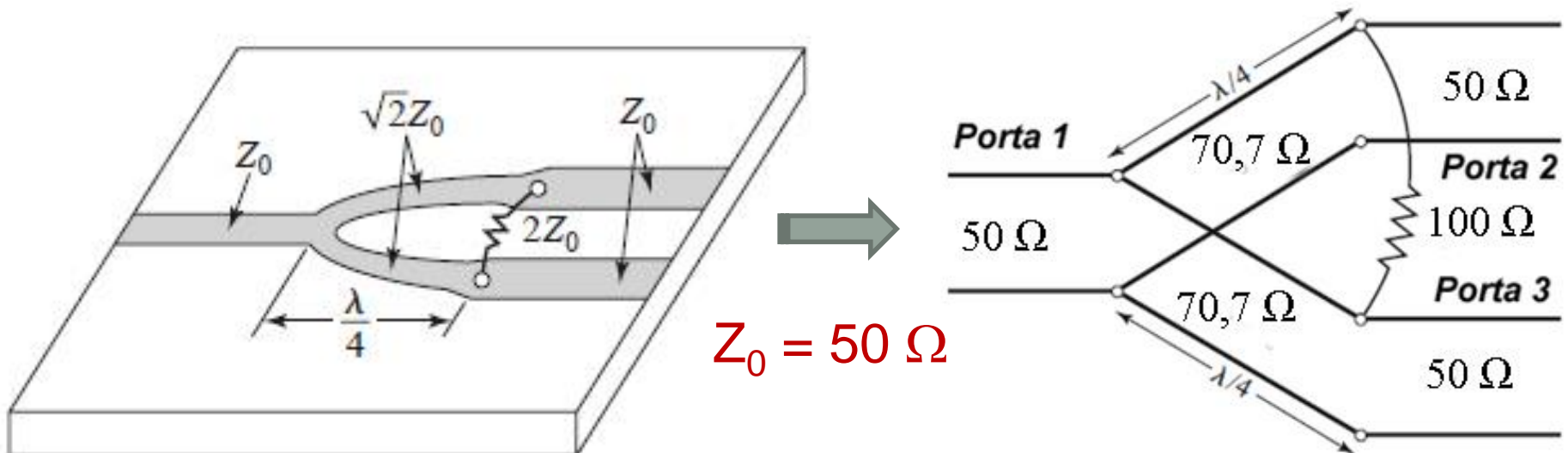
Start=1.0 GHz

Stop=10.0 GHz

Step=10 MHz

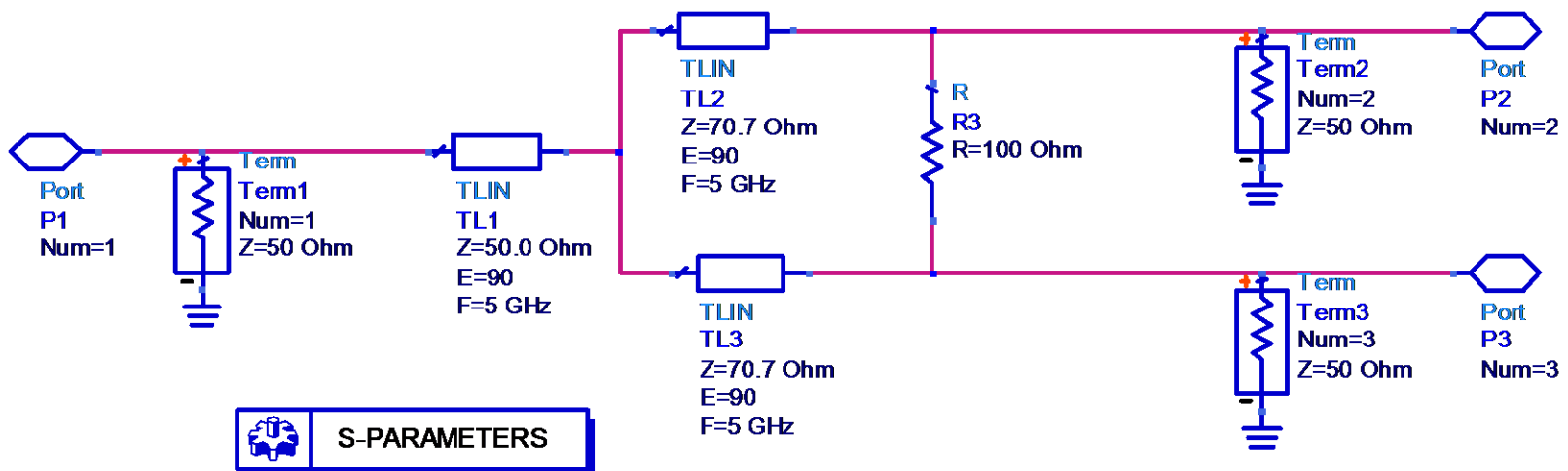
# Divisor de Wilkinson

- Sinal de entrada  $\rightarrow$  porta 1
- Divisão **igual** de potência entre as portas 2 e 3



# Divisor de Wilkinson

- Simule o Divisor de Wilkinson com linhas de transmissão ideais
- Trace as curvas de  $S_{21}$ ,  $S_{31}$  e  $S_{32}$  ideais
- Trace as curvas de  $S_{11}$ ,  $S_{22}$  e  $S_{32}$  ideais
- Verifique que esse divisor opera em banda estreita

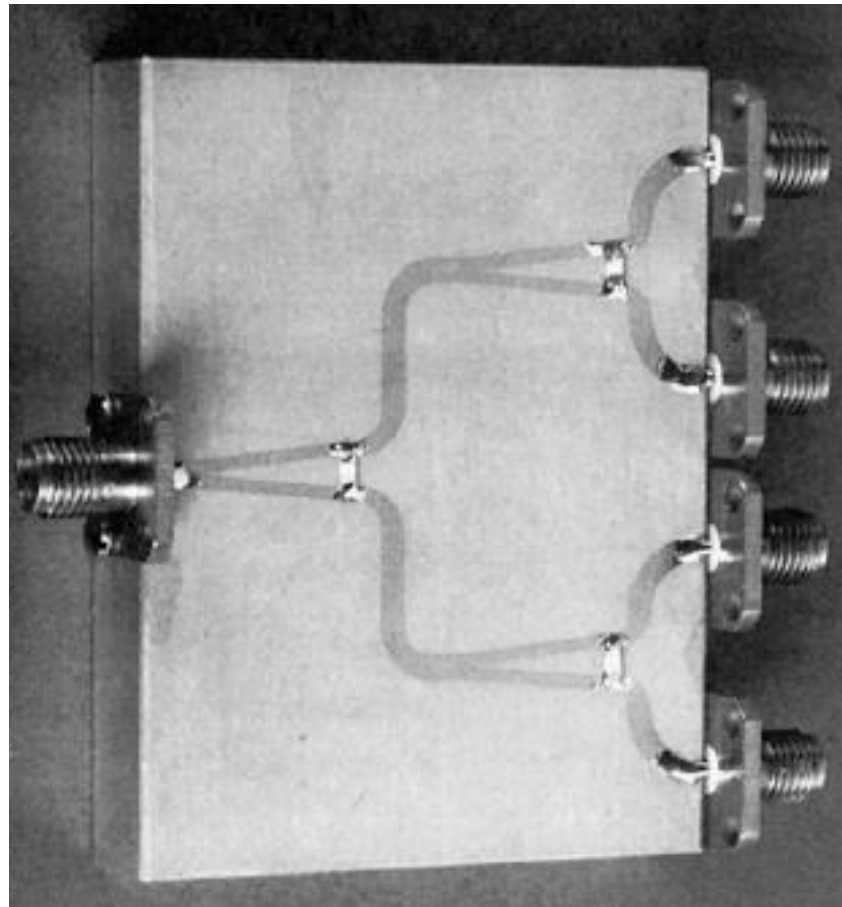


S\_Param  
 SP1  
 Start=1.0 GHz  
 Stop=10.0 GHz  
 Step=10 MHz

# Divisor de Wilkinson

- Divisor de potência com 4 saídas iguais
- Usando 3 Divisores de Wilkinson

Entrada



Saída 1

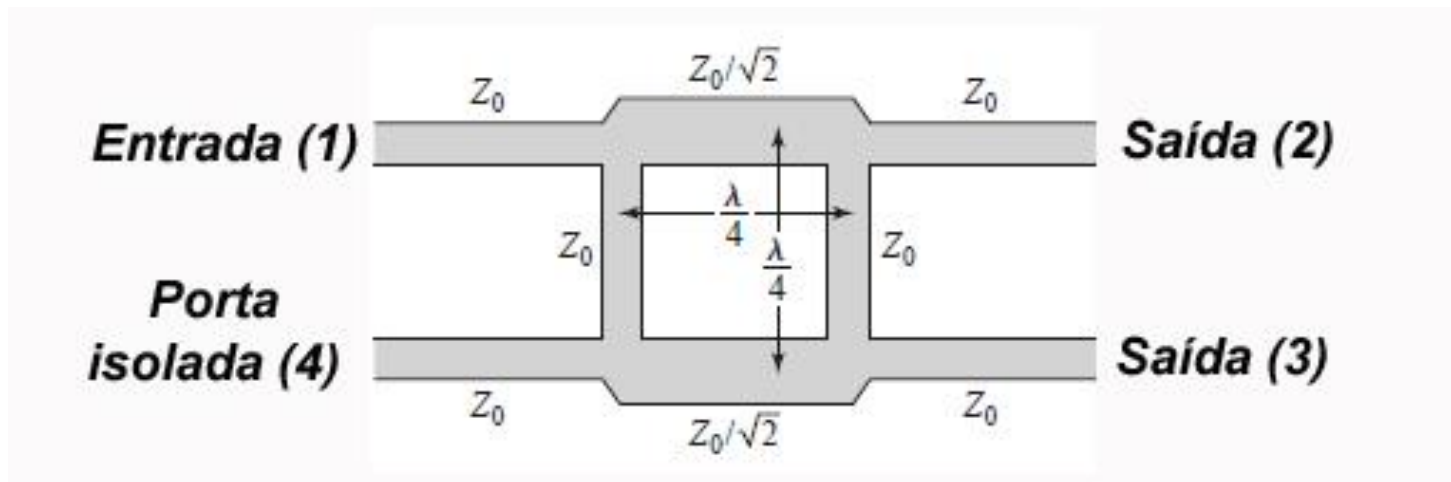
Saída 2

Saída 3

Saída 4

# Híbridos de Quadratura (90°)

- Híbrido de quadratura ou de 90°
  - Acopladores direcionais de 3 dB
  - Diferença de fase de 90° entre os sinais de saída dos braços acoplados

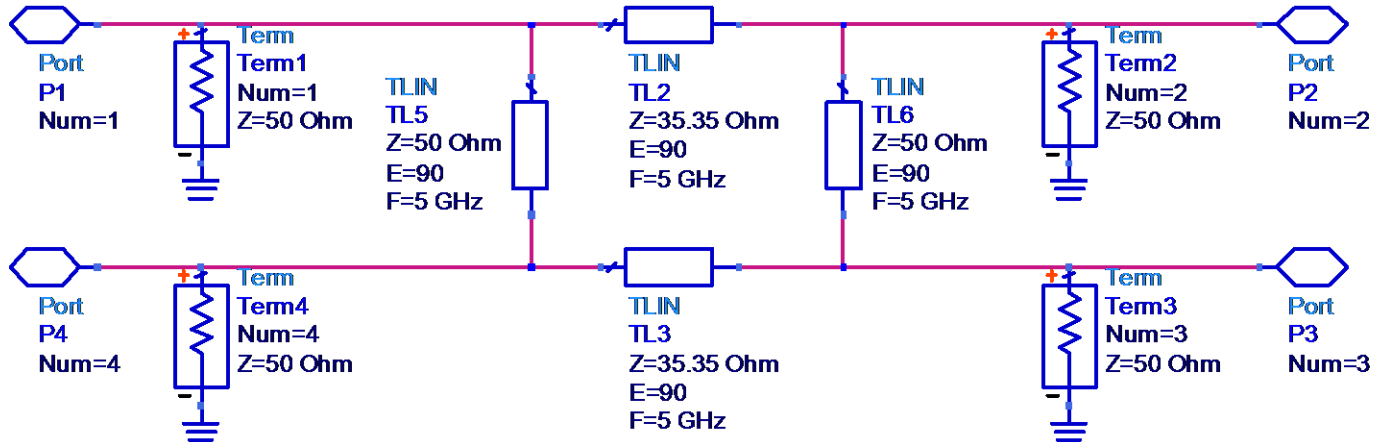


- Impedância característica das linhas em paralelo:  $Z_0 = 50 \Omega$
- Impedância característica das linhas em série:  $Z_0/\sqrt{2} = 35,35 \Omega$
- Entrada → porta 1    Saídas → portas 2 e 3    Porta isolada → porta 4



# Híbridos de Quadratura (90°)

- Estude as características do acoplador *branch arm* com LTs ideais
- Trace as curvas de  $S_{21}$ ,  $S_{31}$  e  $S_{41}$  em dB
- Trace as curvas de fase de  $S_{21}$  e  $S_{31}$
- Trace as curvas de  $S_{11}$ ,  $S_{22}$  e  $S_{32}$  em dB
- Verifique que esse divisor opera em banda estreita



S\_Param  
SP1  
Start=1.0 GHz  
Stop=10.0 GHz  
Step=10 MHz

# MICROSTRIP LINE

## Exemplo de Aplicação

- Circuito de casamento de impedância
  - Casar para  $50 \Omega$ , a impedância
    - RL paralelo
    - $R=100 \Omega$  e  $L=1 \text{ nH}$
    - Em 2 GHz
  - Circuito de casamento para um dado substrato
    - Um trecho de microlinha de transmissão em aberto (open stub)
      - em paralelo com a impedância
      - para cancelar a reatância  $X_L$  em 2 GHz
    - Um transformador de  $\lambda/4$  e  $Z=\text{SQRT}(Z_0 \cdot R)=77,46 \Omega$

# MICROSTRIP LINE

## Exemplo de Aplicação

- Linha de transmissão terminada pela impedância  $Z_L$ 
  - Microlinha de transmissão, com
  - Impedância característica  $Z_0$
  - Comprimento físico  $l$
  - Constante de propagação  $\beta = 2\pi/\lambda$
  - Terminada pela impedância  $Z_L$
- Impedância de entrada

$$Z_{in} = Z_0 \frac{Z_L + j.Z_0 \operatorname{tg}(\beta.l)}{Z_0 + j.Z_L \operatorname{tg}(\beta.l)}$$

# MICROSTRIP LINE

## Exemplo de Aplicação

- Linha de transmissão terminada em circuito aberto

$$Z_{in} = -j \cdot \frac{Z_0}{\operatorname{tg}(\beta \cdot l)}$$

- Comportamento capacitivo para  $\beta \cdot l < 90^\circ$
- Linha de transmissão terminada em curto-circuito

$$Z_{in} = +j \cdot Z_0 \cdot \operatorname{tg}(\beta \cdot l)$$

- Comportamento indutivo para  $\beta \cdot l < 90^\circ$