# Breitbandige Anpassung einer Patchantenne

Angefertigt von cand.-ing. Dinh Trung Tran
Bei Prof. Dr.-Ing.K.Solbach

Fachgebiet
Hochfrequenztechnik
An der
Universität Duisburg-Essen



- Unsere moderne Dienstleitungsgesellschaft braucht
  - Leistungsfähige Kommunikationssysteme.
     Im Bereich der Hochfrequenztechnik für die Mobilkommunikation, Sattelitennavigation oder Radarsensorik haben sich die planare Leitungstrukturen durchgesetzt.

- Unsere moderne Dienstleitungsgesellschaft braucht
  - Leistungsfähige Kommunikationssysteme.

Im Bereich der Hochfrequenztechnik für die Mobilkommunikation, Sattelitennavigation oder Radarsensorik haben sich die planare Leitungstrukturen durchgesetzt.

Der wichtigste Vertreter planarer Hochfrequenzleitungen ist die Mikrostreifentechnik.

- Unsere moderne Dienstleitungsgesellschaft braucht
  - Leistungsfähige Kommunikationssysteme.

Im Bereich der Hochfrequenztechnik für die Mobilkommunikation, Sattelitennavigation oder Radarsensorik haben sich die planare Leitungstrukturen durchgesetzt.

Der wichtigste Vertreter planarer Hochfrequenzleitungen ist die Mikrostreifentechnik.

In dieser Technik können auch planare Antennenstrukturen, so genannte **Patchantenne**, hergestellt werden

- Die Patchantenne als Leitungsresonator
  - ◆ Hat eine relative Bandbreite von typisch 5%

- Die Patchantenne als Leitungsresonator
  - ◆ Hat eine relative Bandbreite von typisch 5%
- Mit der Kompensationsschaltung des dualen Resonators soll die Patchantenne breitbandig gemacht werden.

#### Aufgabenstellung

Entwurf der Antenne von Frequenz f = 1 GHz Länge L = Lamda / 2 Breite w = Lamda / 4 Ein Modell wird erstellt durch:

Messen und Simulieren

Anwendung der Kompensation, um die Bandbreite der Patchantenne zu erweitern Messungen von dem Reflexionsfaktor und Strahlungsdiagramm

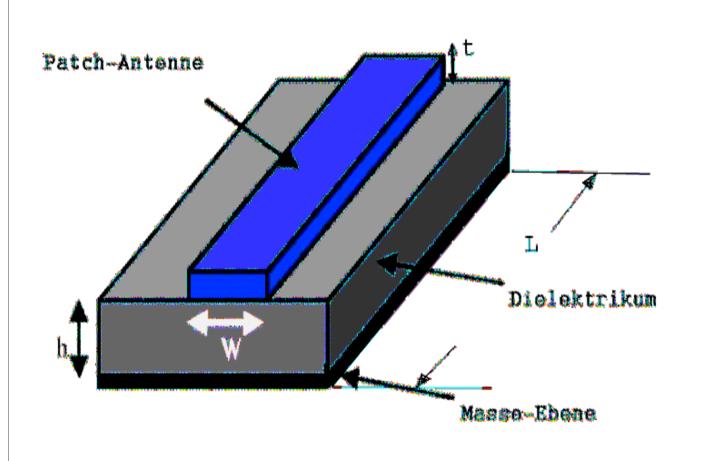
#### Hauptthemen

- Theorie
- Praktische Durchführung
- Zusammenfassung

#### Hauptthemen

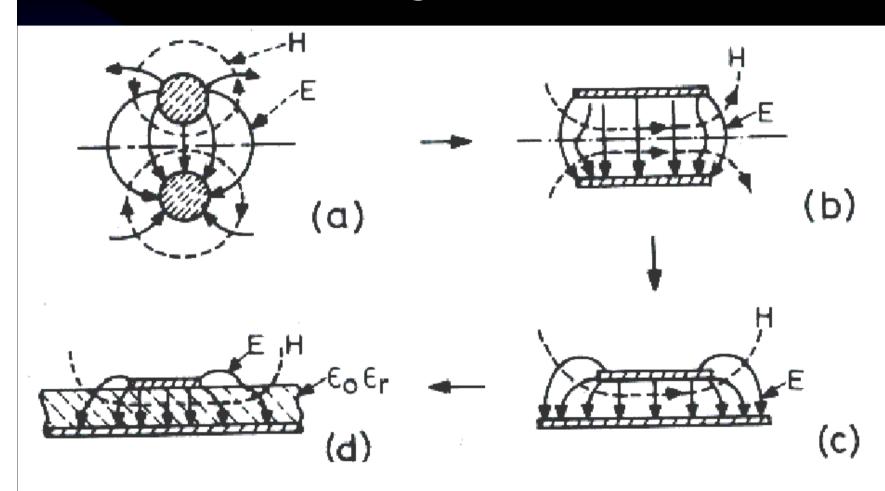
- Theorie
  - Mikrostripantenne
  - Bandleitungsmodell
  - Leitungsersatzschaltbild
  - Kompensationstheorie
  - Abstrahlung
  - ◆ Stehwellenverhältnis und Bandbreite
- Praktische Durchführung
- Zusammenfassung

#### Theorie Mikrostripantenne

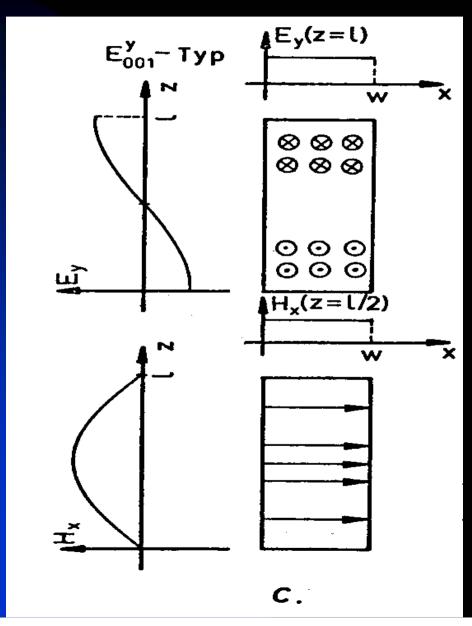


- Aufbau einer offenen Mikrostreifen-leitung:
  - Leiterbreitew
  - ◆ Leiterdicke t
  - Dielektrikum sdicke h

#### Theorie Bandleitungsmodell



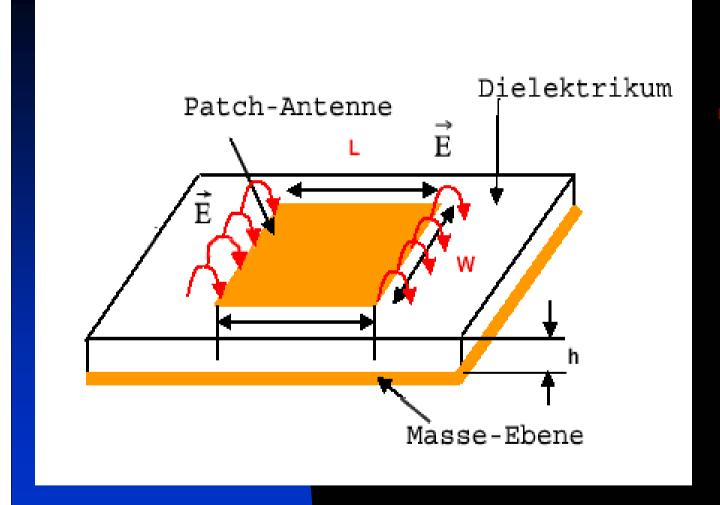
#### Theorie Bandleitungsmodell



- Feldstärkeverteilung des Grundmodes:
  - ◆ H-Feld
  - ◆ E-Feld

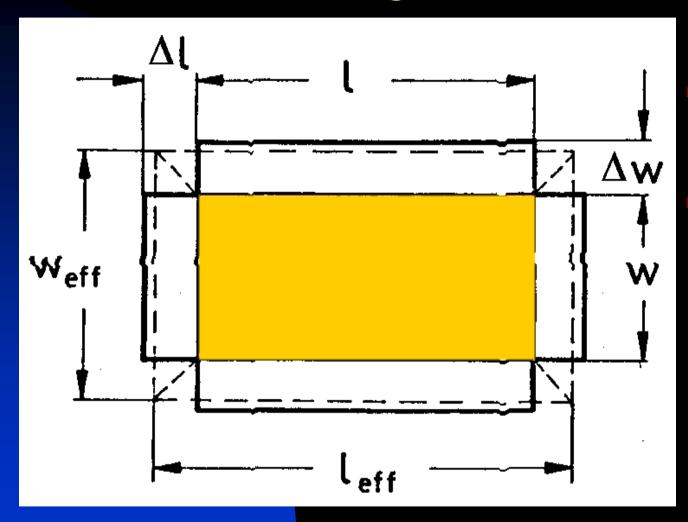
$$f_{\rm R} = \frac{C_0}{2 * \sqrt{\epsilon_{\rm reff}}} \sqrt{\frac{m^2}{w_{\rm eff}}^2 + \frac{n^2}{L_{\rm eff}}}$$

#### Theorie Bandleitungsmodell



Strahlen element an
 den Enden
 der
 Länge L der
 Patchantenne

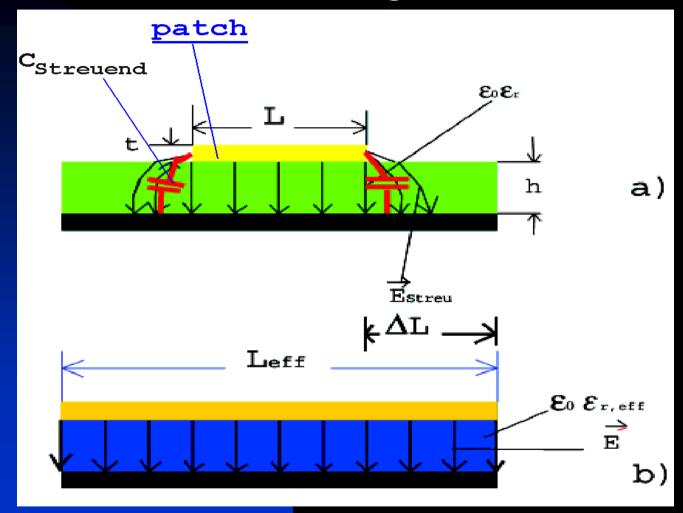
### Theorie Bandleitungsmodell



- Auftreten der Streufelder an den Rändern
- Vergleichbar mit einer streufeldlose Modellresonato r mit den effektiven Kenngrößen:

Leff, Weff

### Theorie Bandleitungsmodell

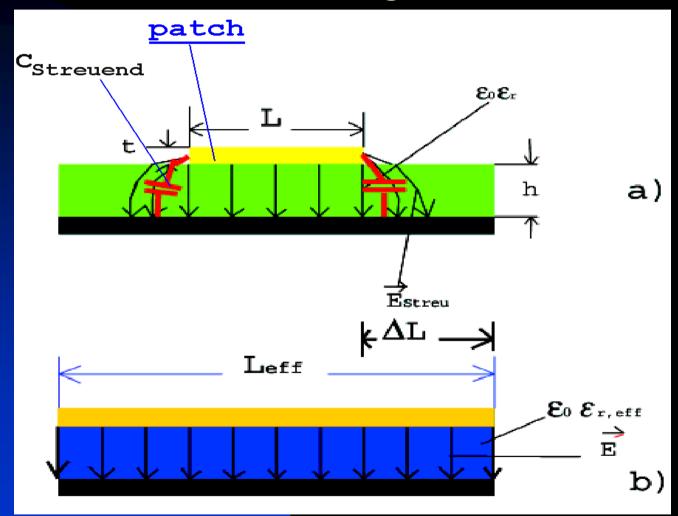


Auftreten der Streufelder an den Rändern

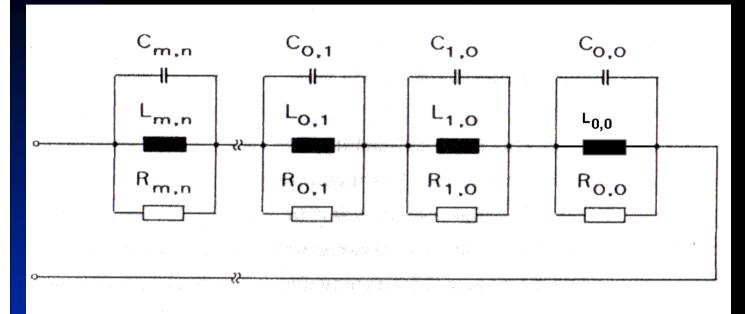
Vergleichbar mit einer streufeldlosen Modellresonator mit den effektiven Kenngrößen:

Leff, Weff

### Theorie Bandleitungsmodell

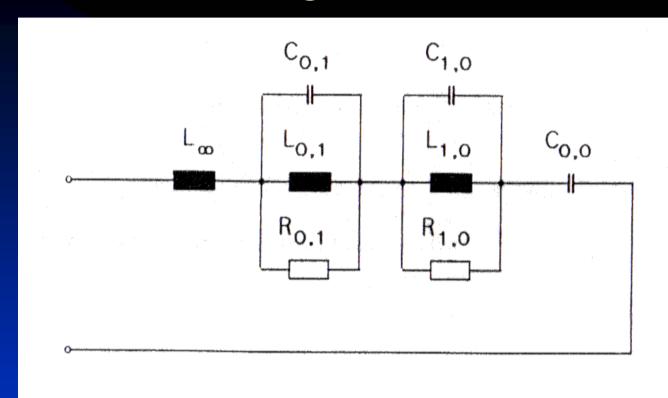


- Es gibt die Näherungsform eln für Resonatorlänge L, Breite w, Dielektrikumhöh e h
- Ereff
- ∆L
- RStrahl
- Cstreuend

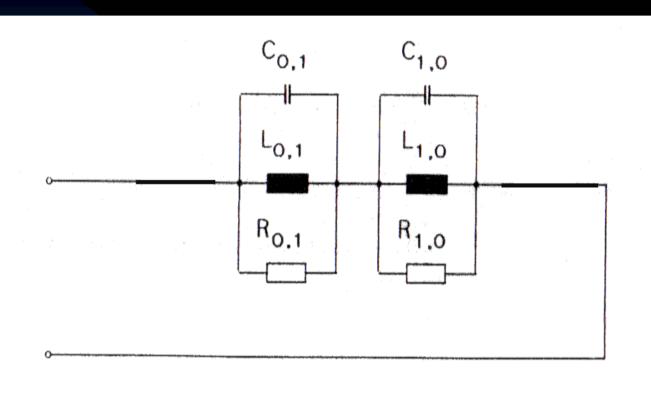


- Leitungsersatz
   -schaltbild
   durch
   verschiedene
   parallele
   Schwingkreise
- Resonanzfrequezz fres(m,n)

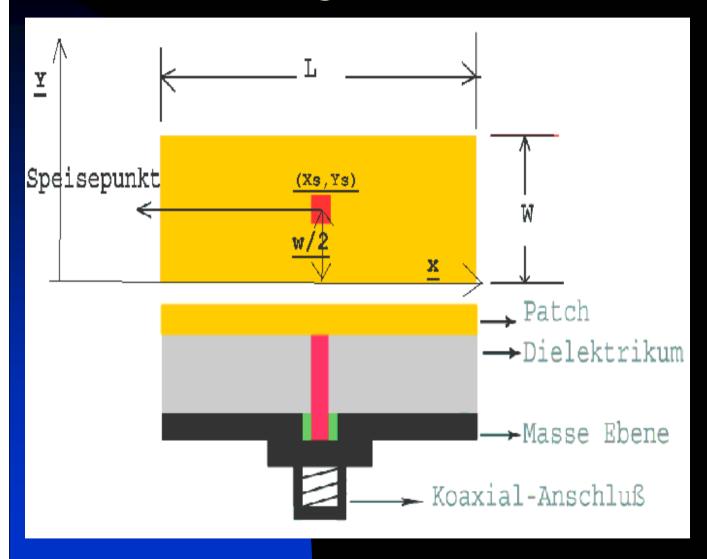
$$f_{\rm R} = \frac{C_0}{2 * \sqrt{\epsilon_{\rm reff}}} \sqrt{\frac{m^2}{w_{\rm eff}}^2 + \frac{n^2}{L_{\rm eff}}^2}$$



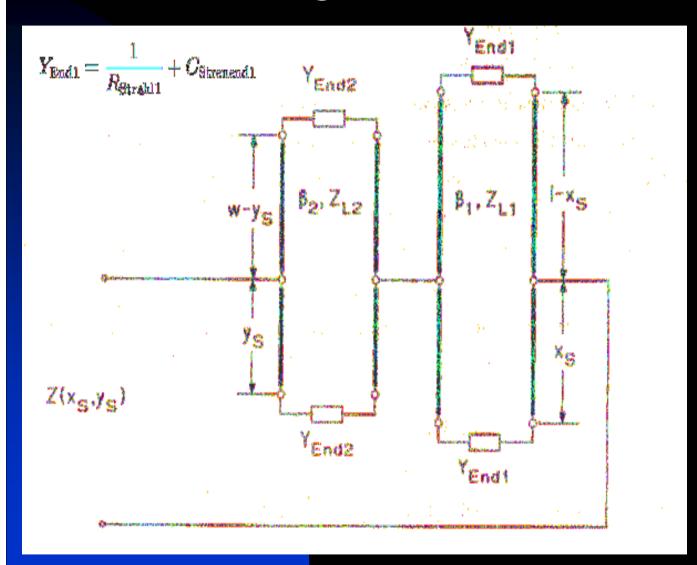
- Parallele Grundschwingung en (C01,L01,R01) (C10,L10,R10)
- Höhere
  Resonanzfrequenz
  en liefern nur
  induktive
  Reaktanz
  Lunendlich
- Unterhalb des ersten
  Schwingungstypes zeigt die
  Anordnung rein kapazitives
  Verhalten C00



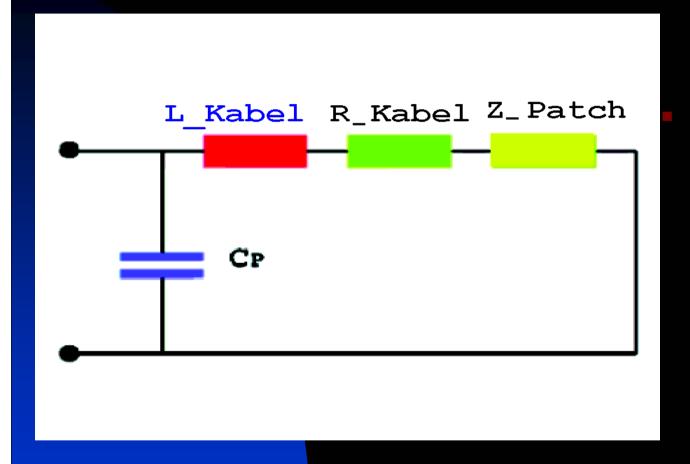
- Parallele
  Grundschwingung
  en (C01,L01,R01)
  (C10,L10,R10)
- Höhere Resonanzfrequenz en liefern nur induktive Reaktanz Lunendlich
  - Unterhalb des
    ersten
    Schwingungstypes
    zeigt die
    Anordnung rein
    kapazitives
    Verhalten C00



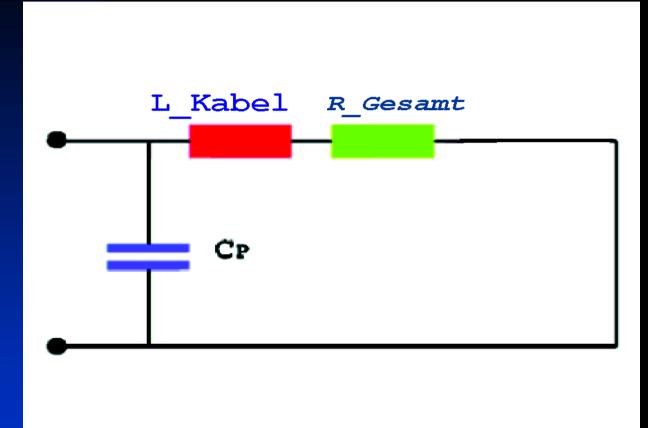
Der Speisepunkt wird gewählt, sodass die Grundschwingung fres (1,0) (C10,L10,R10) stärker als fres(0,1) angeregt wird.



Darstellung als
Leitungsresonator
mit
Berücksichtigung
des
Speisepunktes in
Umgebung der
Grundschwingung
(C01,L01,R01)
(C10,L10,R10)

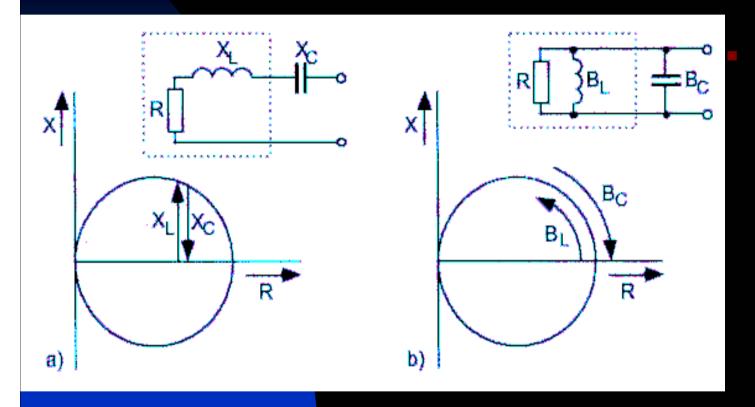


- Vollständiges Ersatzschaltbild mit der Zuleitung
  - TransformierteEingangsimpedanzZpatch
  - Verlust R\_Kabel von Zuleitung und Patchantenne
  - ◆ Induktivität L\_kabel
  - Kapazität der Anschlußstecker Cp



- Vollständiges
   Ersatzschaltbild mit
   der Zuleitung bei
   der Resonanz fres
- Die Resonanz wird durch die Induktivität L\_Kabel und die Streukapazität Cp in f\*res verschoben

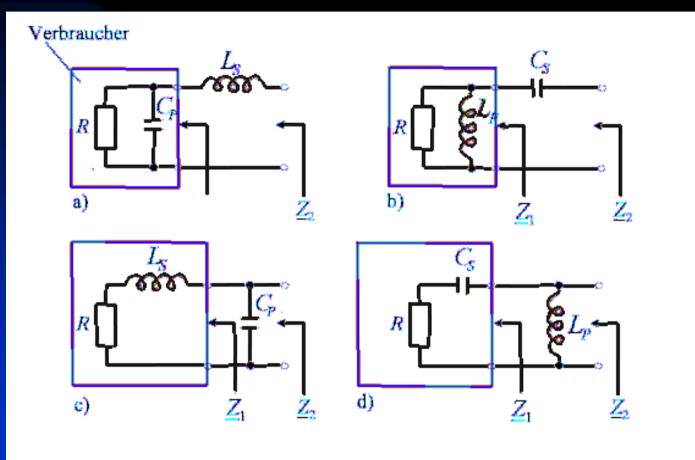
#### Theorie Kompensationsschaltung Prinzip



1.Prinzip:Resonanz-Kompensation

Durch
Ergänzung der
Schaltung mit
einem
negativen,
gleichgroßen
Blindwiderstand

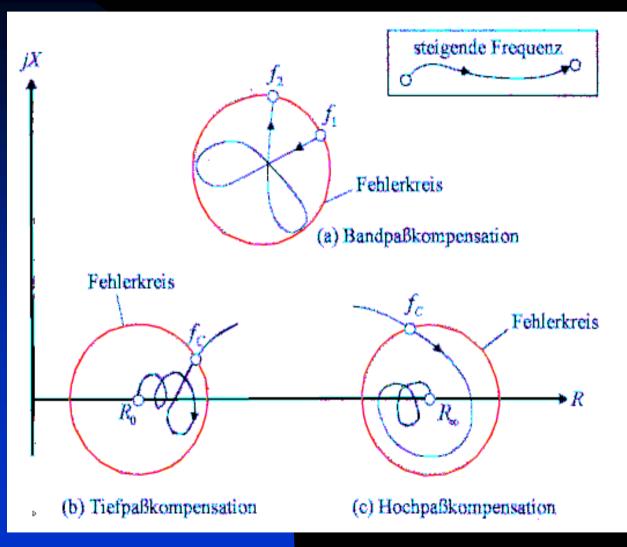
#### Theorie Kompensationsschaltung Prinzip



2.Prinzip:
Breitbandkompensation

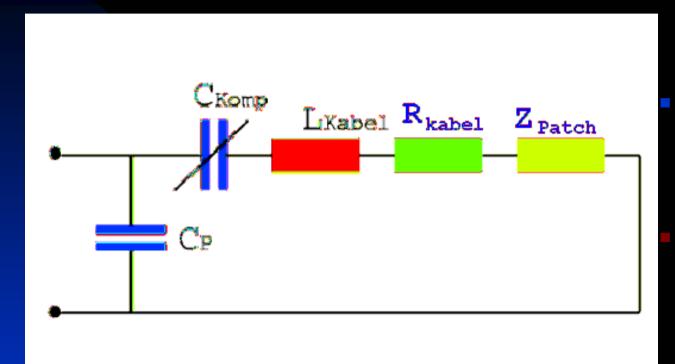
Serienblindwiderstände können nur durch einen Parallelblindleitwert kompensiert werden und umgekehrt.

#### Theorie Kompensationsschaltung Prinzip



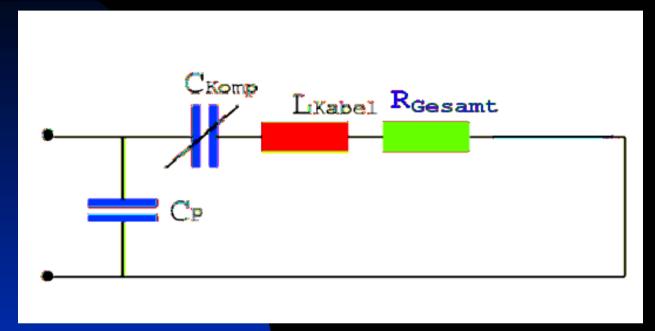
- 2.Prinzip:Breitband
  - kompensation
- Für einen beschränkten Frequenzbereich
- 2. Impedanz innerhalb eines vorgegeben Bereich (Fehlerkreis)

## Theorie Kompensationsschaltung der Patchantenne



- Unter Anwendung der zwei genannten Prinzipien
- Eine Kapazität wird in Reihe geschaltet.

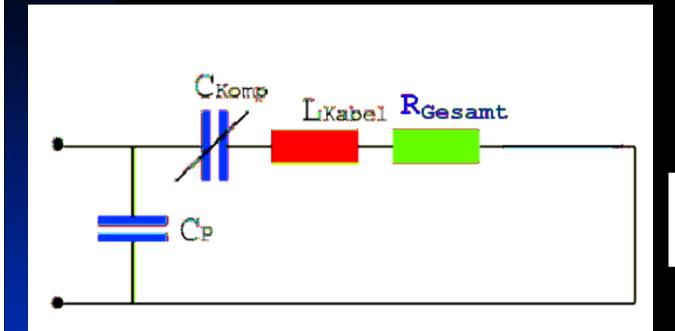
#### Theorie Kompensationsschaltung der Patchantenne



- Unter Anwendung der zwei genannten Prinzipien
- Eine Kapazität wird in Reihe geschaltet.
- Bei der Resonanz

$$R_{\text{gesamt}} = R_{\text{kabel}} + \text{real}(Z_{\text{patch}})$$

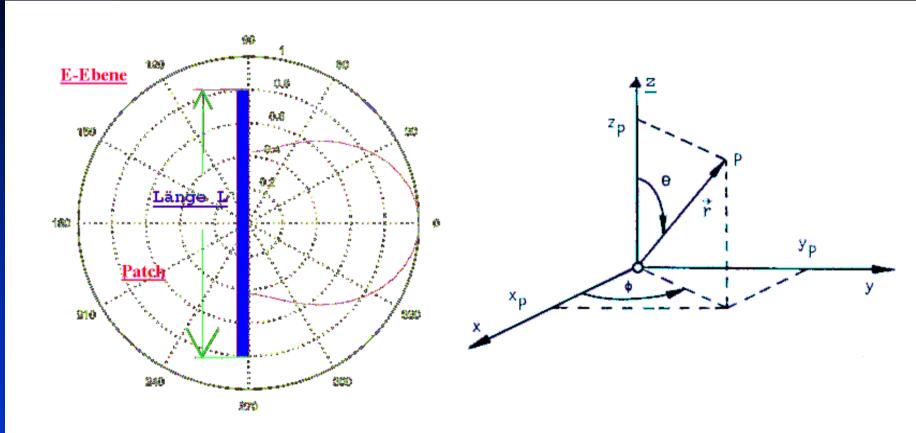
#### Theorie Kompensationsschaltung der Patchantenne



$$\underbrace{L_{s_{\text{Kompensation}}} = R_{\text{gesamt}}^2.C_p}_{\text{Breitbandkompensation}}$$

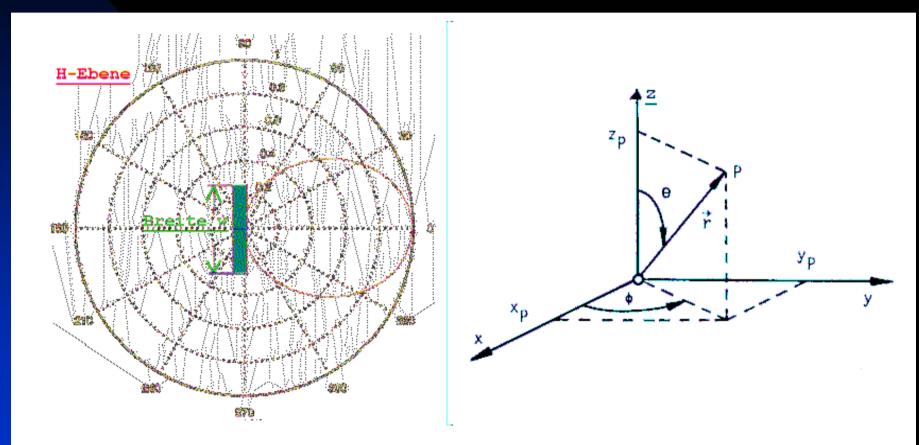
$$C_{\rm Komp} = \frac{1}{\omega^2.(L_{\rm Kabel}-L_{\text{s-Kompensation}} + \frac{{\rm imag}(Z_{\rm patch})}{\omega})}$$

### Theorie Abstrahlung der Patchantenne



- Qualitativ mit Näherungs-formel
- E-Ebene  $\phi^{\circ}=0$  $90^{\circ}<\theta<90^{\circ}$

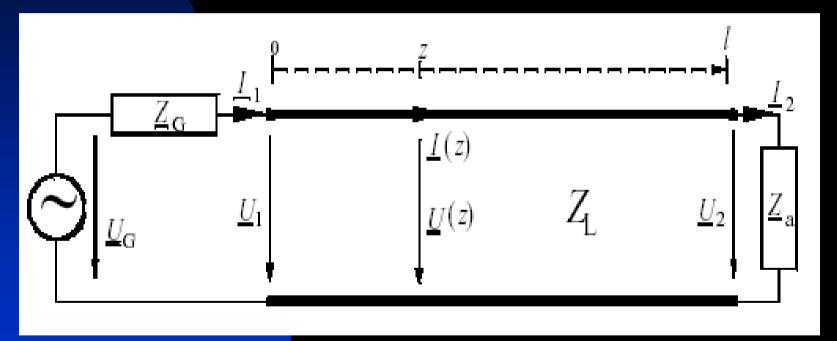
### Theorie Abstrahlung der Patchantenne



- Qualitativ mit Näherungs-formel
- H-Ebene  $\phi = 90^{\circ}$

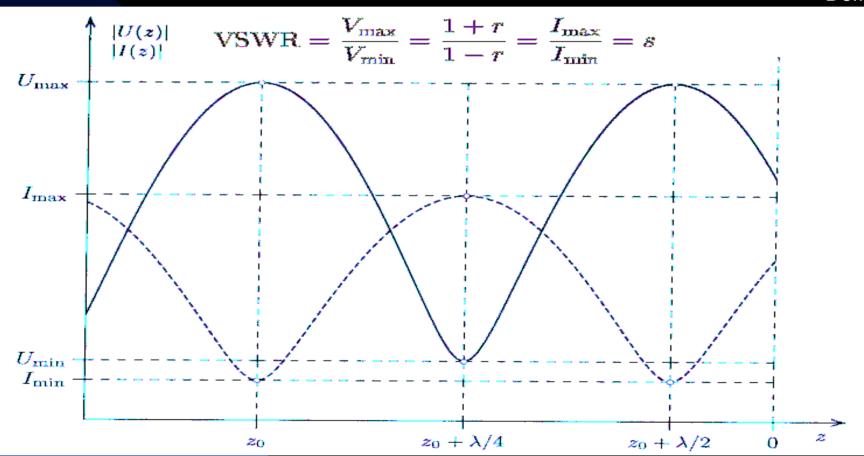
# Theorie Stehwellenverhälnis s VSWR (Voltage standing wave ratio)

Definition

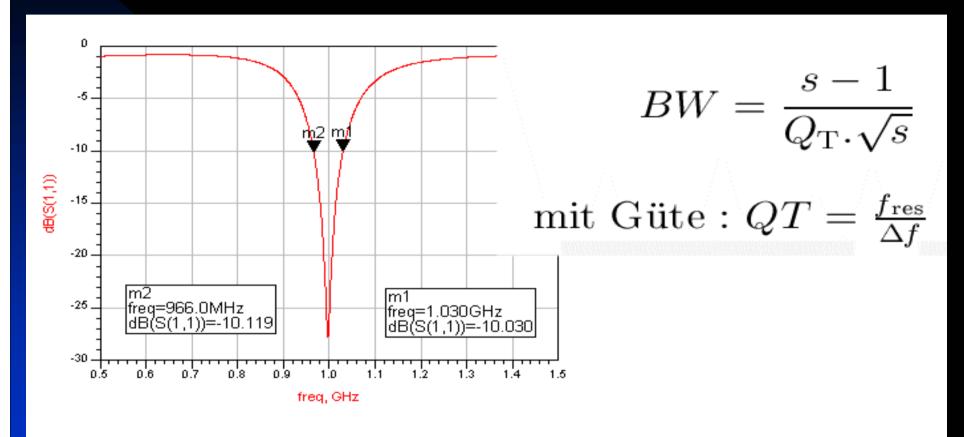


## Theorie Stehwellenverhälnis s VSWR (Voltage standing wave ratio)

**Definition** 



### Theorie Bandbreite BW



Definition
Für ein häufiges Stehwellenverhältnis s=2 (|S11|=-10 dB)

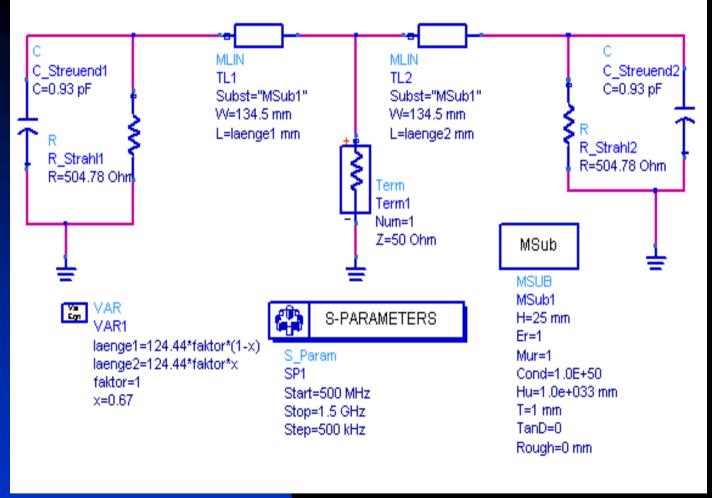
#### Hauptthemen

- Theorie
- Praktische Durchführung
  - Modellerstellung
  - Aufbau der Kompensationsschaltung
  - Vergleich der praktischen Messergebnissen
- Zusammenfassung

#### Hauptthemen

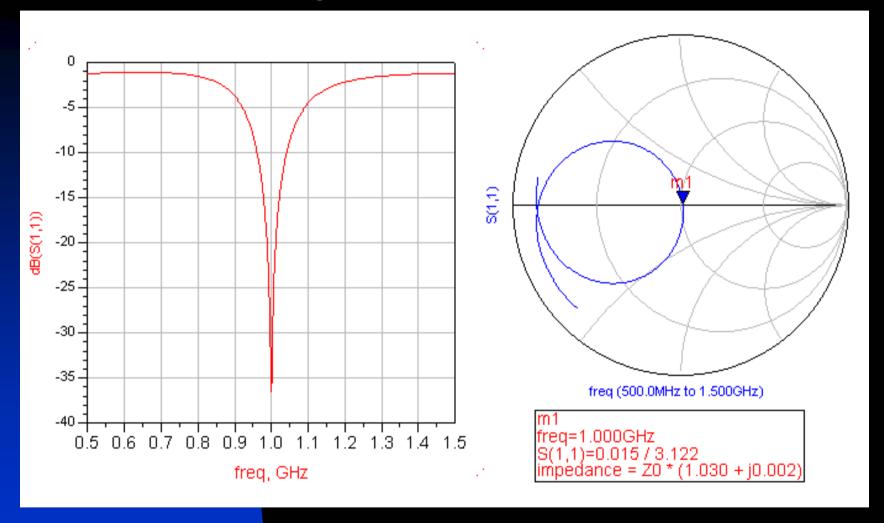
- Theorie
- Praktische Durchführung
  - Modellerstellung
    - 4 Schriten:
      - 1.Simulation
      - Optimierung
      - 2.Simulation mit den Korrekturenwerten
      - Aufbau der Patchantenne
      - Kontrollmessung
  - Aufbau der Kompensationsschaltung
  - Vergleich der praktischen Messergebnissen
- Zusammenfassung

#### Praktische Durchführung Modellerstellung, 1.Simulation

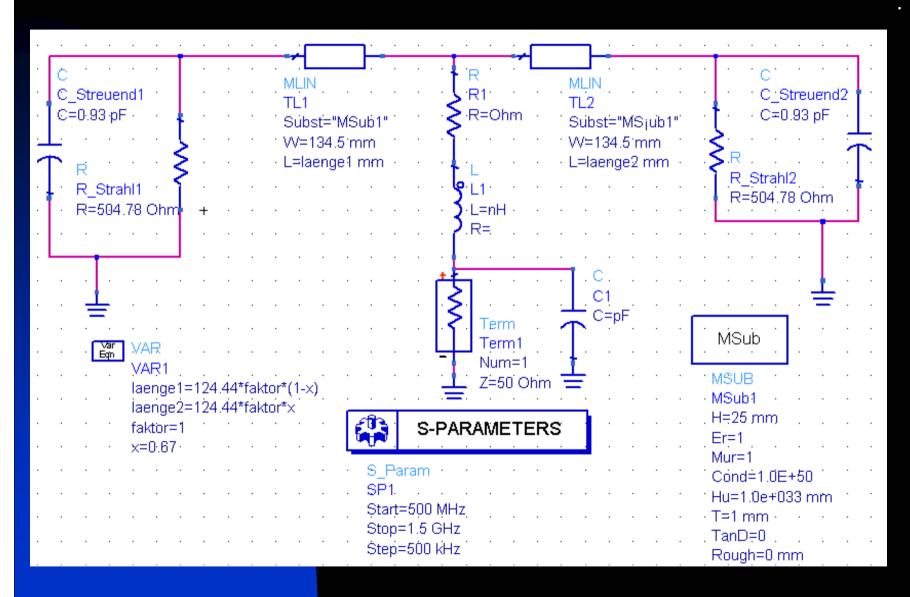


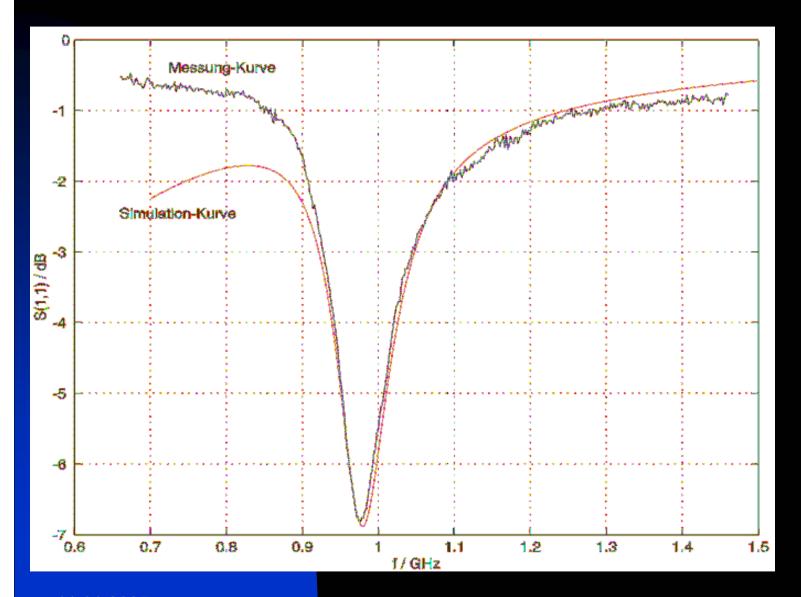
- Vorgegeben:
  Frequenz 1GHz
  Breite = 73.85 mm
- Modellerstellung
  durch die
  berechneten
  Werten
  C\_streuend,
  R\_Strahl, mit
  Näherungsformeln
- Simulation derPatchantenne mitADS
- Die Länge L und die Speisepunkt x werden ermittelt.
- L= 124.44 mm
- X= 0.67L

# Praktische Durchführung Modellerstellung, 1.Simulation

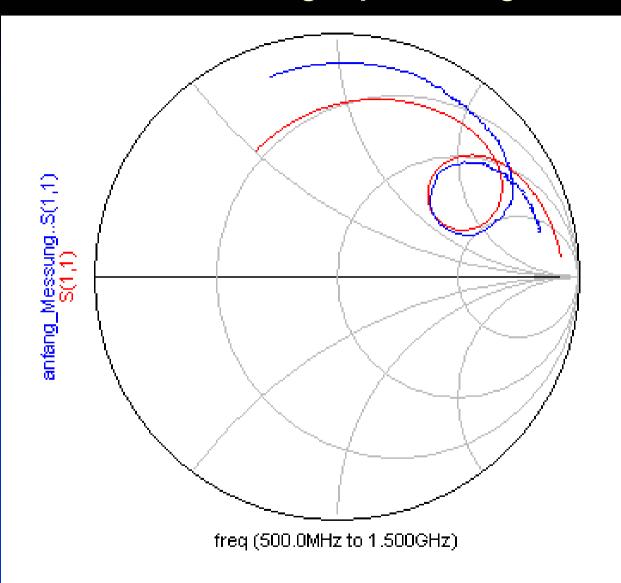


- Ergebnis ohne Zuleitung .
- Streuparameter S11





Die Patchantenne wurde mit dem Ergebnis von Simulation aufgebaut Die Messung des Parameter S11 Um die Patchantenne zu verbessern wird die Simulationskur ve an die gemessenen Kurve angepaßt.

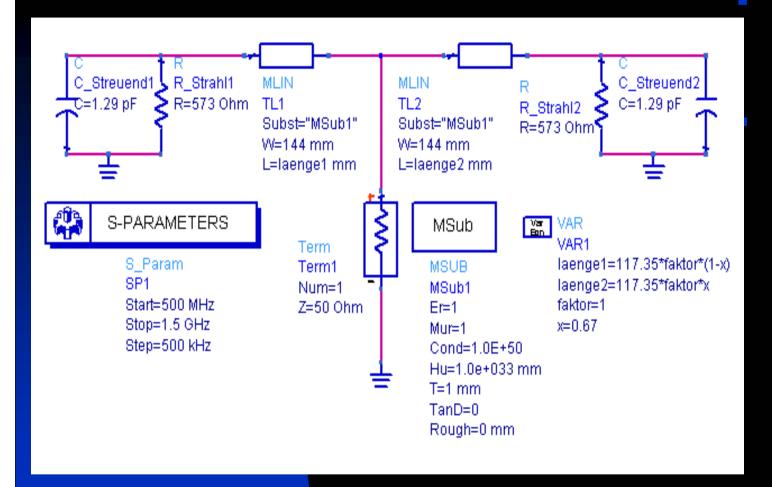


- Resonanzfrequenz f wurde verschoben
- Induktivität des Kabels
  - L\_Kabel=16 nH
- Streukapazität am Koaxialanschluß C\_Stecker=0.68 pH
- Physikalische Länge L=117.35 mm
- Phys.Breite w=73.85 mm

Parameter	Nach Näherungsformel	Nach Messung und	Messwertsbezogene
		Simulation	Abweichung in $\%$
Streukapazität $C_{\text{Streuend}}$	0.93 pF	1.29 pF	-27.9%
am Ende der Leitung			
Strahlwiderstand $R_{Strahl}$	$504.78 \Omega$	$573~\Omega$	-11.9%
am Ende der Leitung			
Effektive Breite $w_{\text{eff}}$	$134.5\;\mathrm{mm}$	144 mm	-0.65%
Patch-Antenne			
Verlängerung der Länge $\Delta L$	19.69 mm	16.27 mm	21%

Der
Vergleichstabelle
der Parameter
Die Abweichung
von den
Näherungsformeln
durch den
unberücksichtigten
effektiven
Dielektrizitätskonstanten Ereff
und die effektive
Breite w

#### Praktische Durchführung Modellerstellung, 2.Simulation

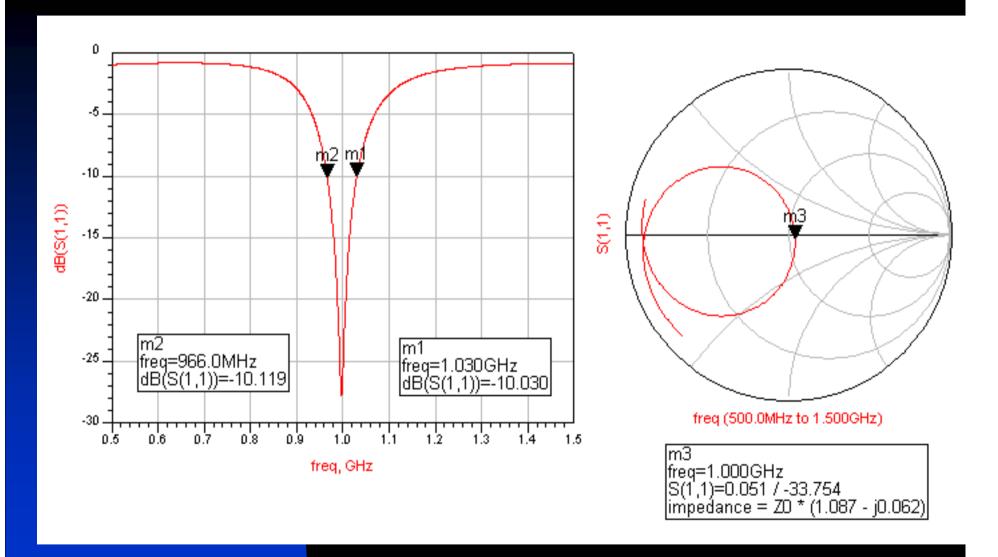


Schaltung des
Modell der
Patchantenne
ohne Zuleitung
Dabei wird die
Impedanz
Z\_patch ermittelt
und Bandbreite
BW

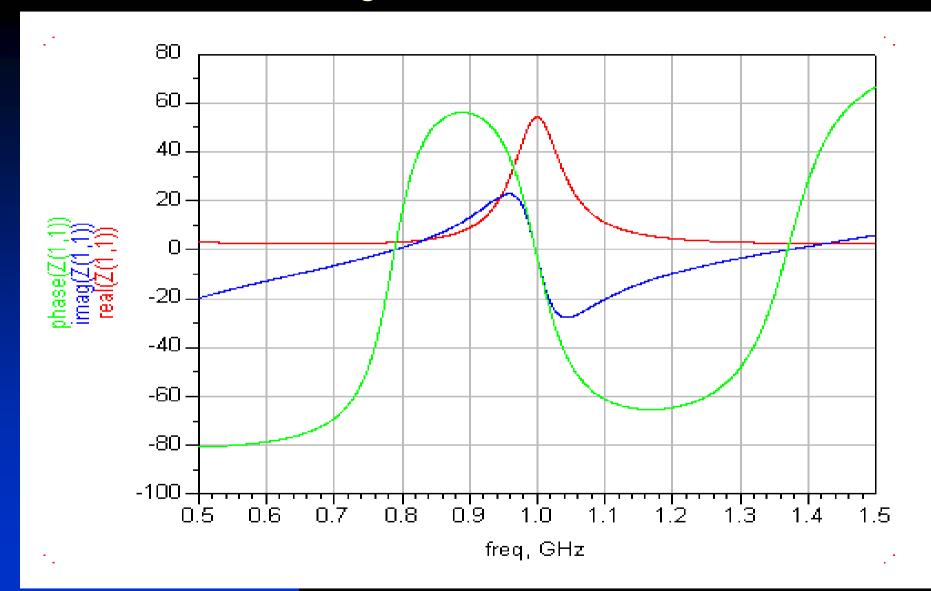
Real(Z\_patch)=
54.36 Ohm
Imag (Z\_patch)=
-3.115 Ohm

BW = 4.7 %
(Stehwellenverhältnis s=2)

# Praktische Durchführung Modellerstellung, 2.Simulation

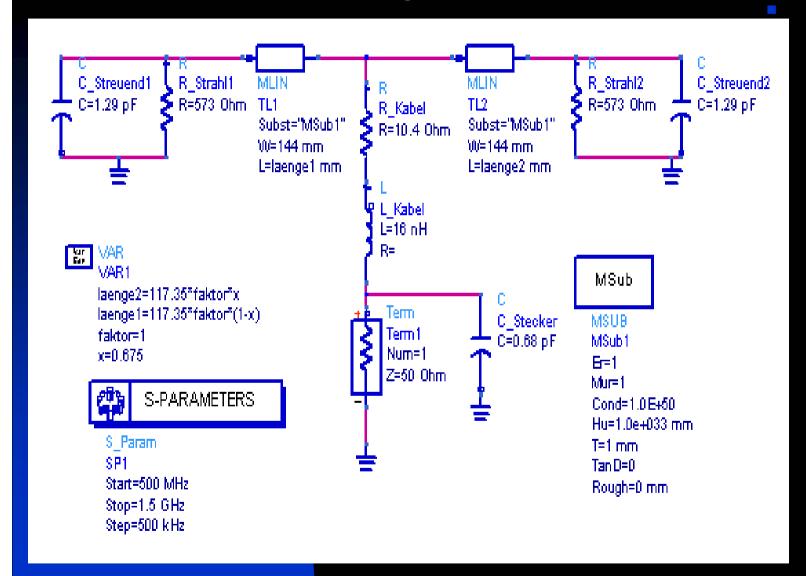


# Praktische Durchführung Modellerstellung, 2.Simulation



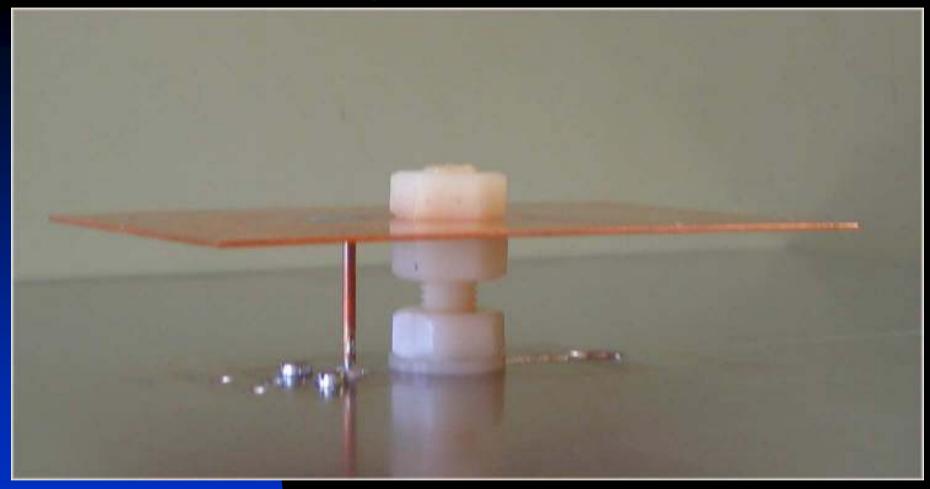
11.01.2005 45

#### Praktische Durchführung Modellerstellung, Aufbau



Schaltung des Modell der Patchantenne mit Zuleitung Mit korrigierten Werten für C\_Streu, R\_Strahl Die ermittelten Werte des Zuleitungskabels L\_Kabel, C\_Stecker, und Verlust R\_Kabel

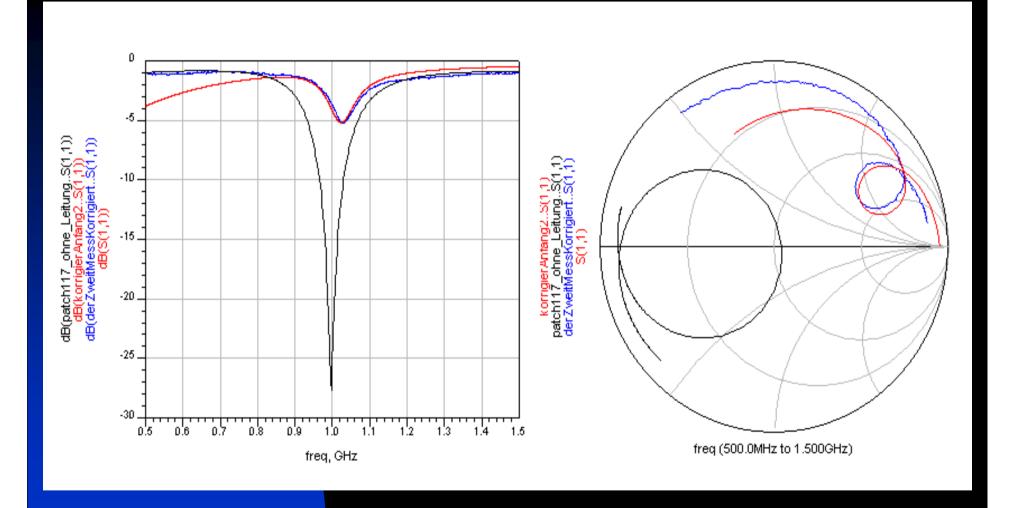
# Praktische Durchführung Modellerstellung, Aufbau der Patchantenne



- Ansicht der Patchantenne
- Abmessung:

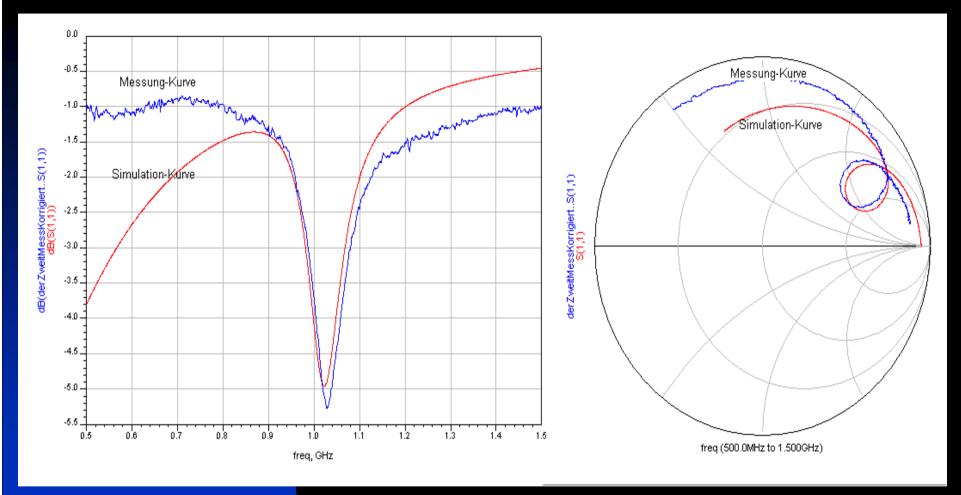
L=117.35 mm, w=73,85 mm, Höhe h=25 mm

## Praktische Durchführung Modellerstellung, Kontrollmessung

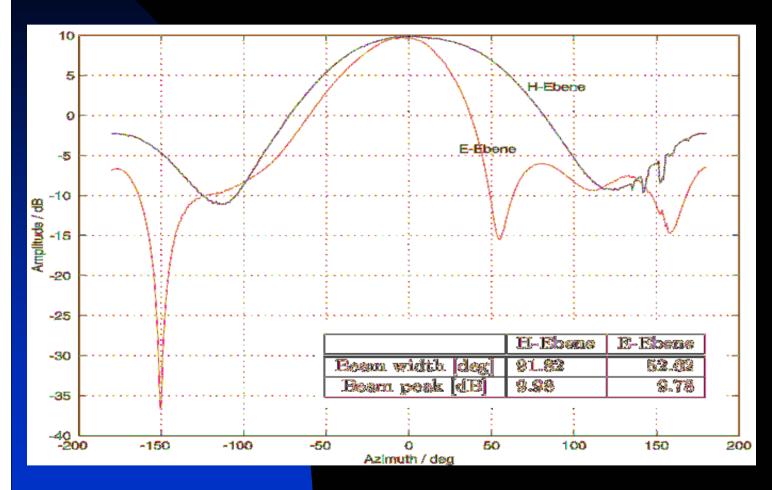


Vergleich zwischen Simulationsergebnis und Messung der Patchantenne ohne Kompensation

## Praktische Durchführung Modellerstellung, Kontrollmessung



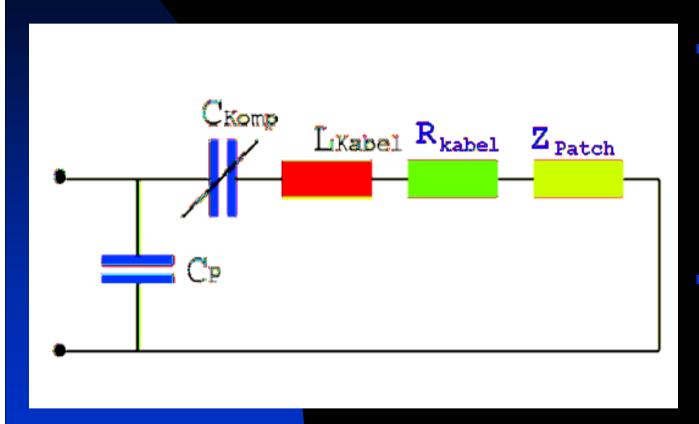
# Praktische Durchführung Modellerstellung, Richtcharakteristik



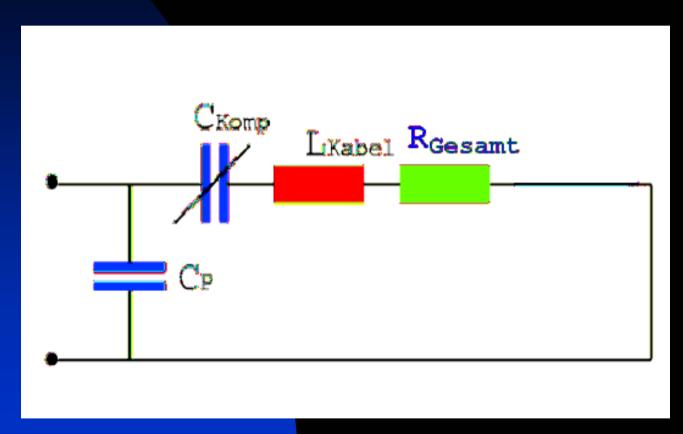
Richtcharakteristik der Patchantenne ohne Kompensation In E-Ebene und H-Ebebe

# Hauptthemen

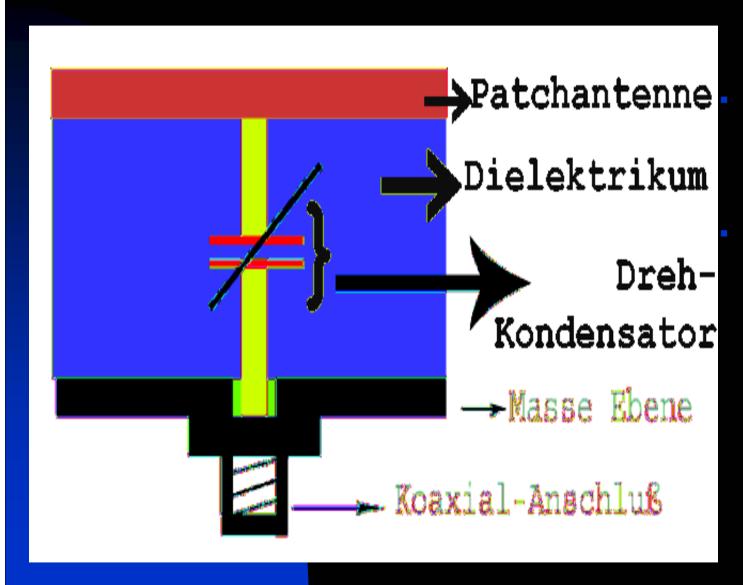
- Theorie
- Praktische Durchführung
  - ◆ Modellerstellung
  - Aufbau der Kompensationsschaltung
  - Vergleich der praktischen Messergebnissen
- Zusammenfassung



- Die vorherigen Abschnitte erläutern das links abgebildete Kompensation-Schaltungsbild
- Die
  Kompensation
  wird mit einem
  Kondensator
  C\_Komp
  geschaltet.



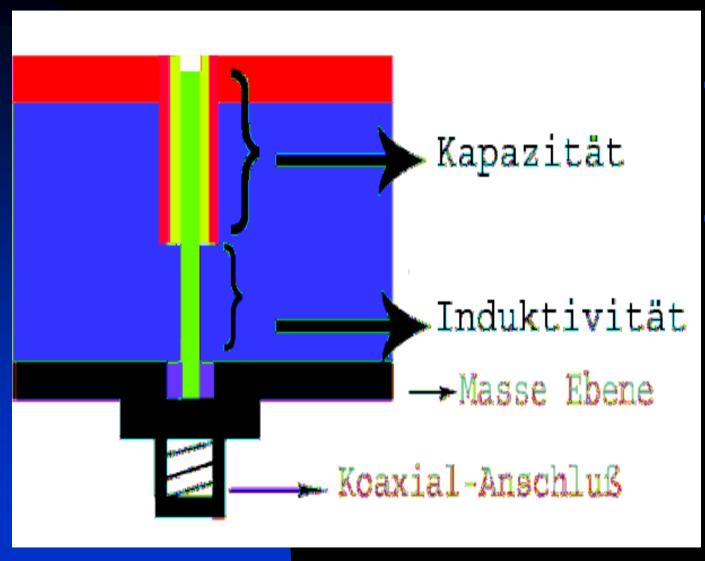
- Die vorherigen Abschnitte erläutern das links abgebildete Kompensation-Schaltungsbild
- Die
   Kompensation
   wird mit einem
   Kondensator
   C\_Komp
   geschaltet.
- Bei der Resonanz



Aufbau der Kompensationsschaltung mit verschiedenen Möglichkeiten

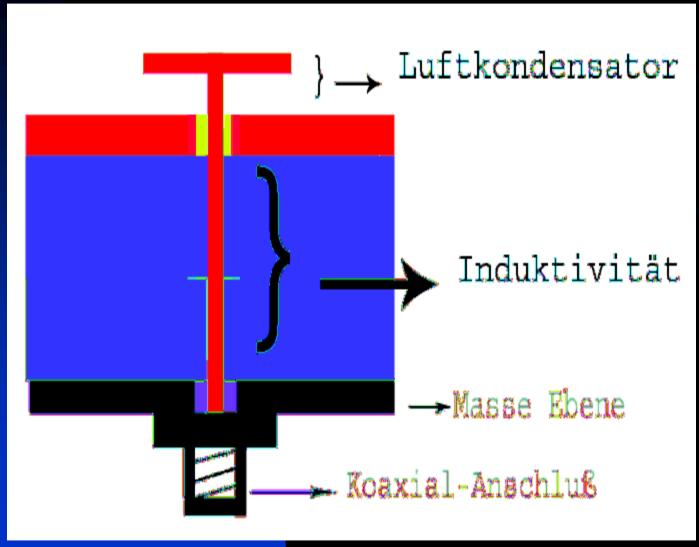
Mit einem Drehkondensator, der Kapazität des Koaxialkabels, oder einem

Flächenkondensator



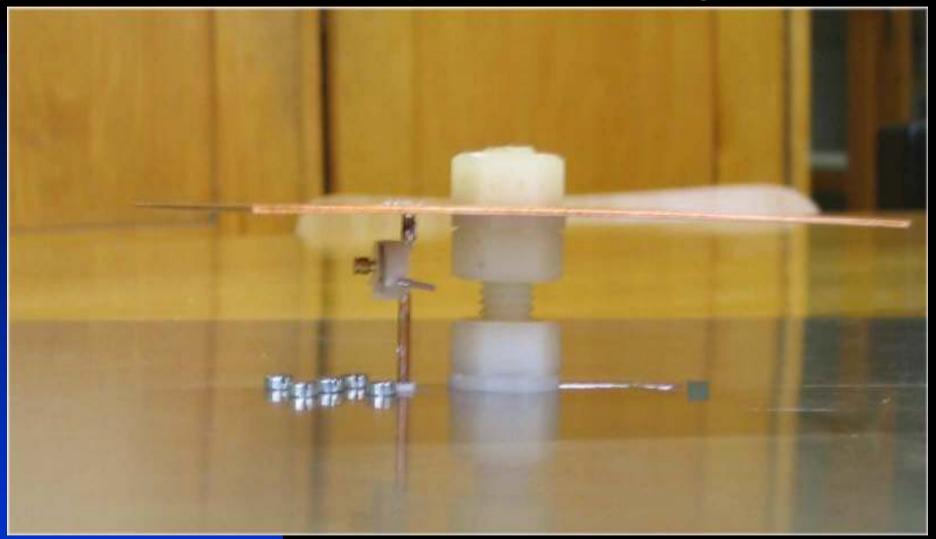
- Aufbau der
  Kompensationsschaltung mit
  verschiedenen
  Möglichkeiten
- Mit einem
  Drehkondensator,
  der Kapazität des
  Koaxialkabels, oder
  einem

Flächenkondensator

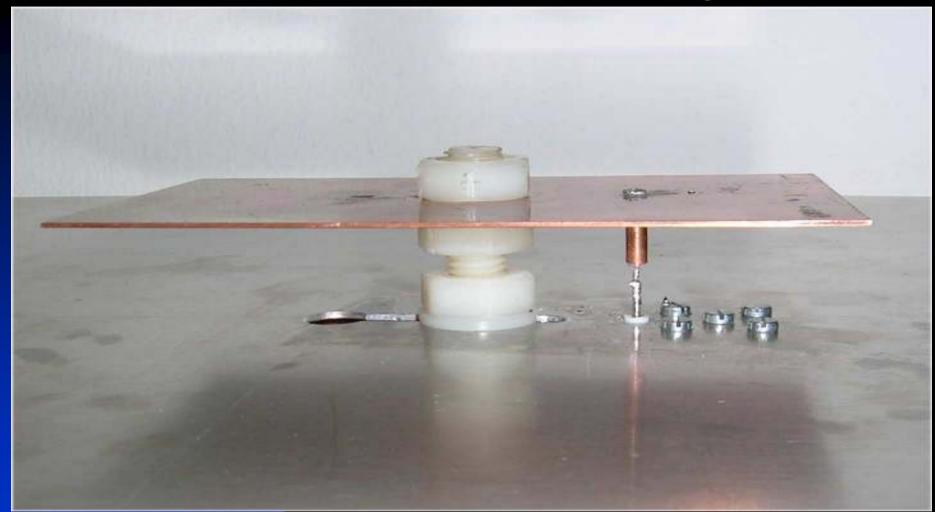


- Aufbau der Kompensationsschaltung mit verschiedenen Möglichkeiten
- Mit einem
  Drehkondensator,
  der Kapazität des
  Koaxialkabels, oder
  einem

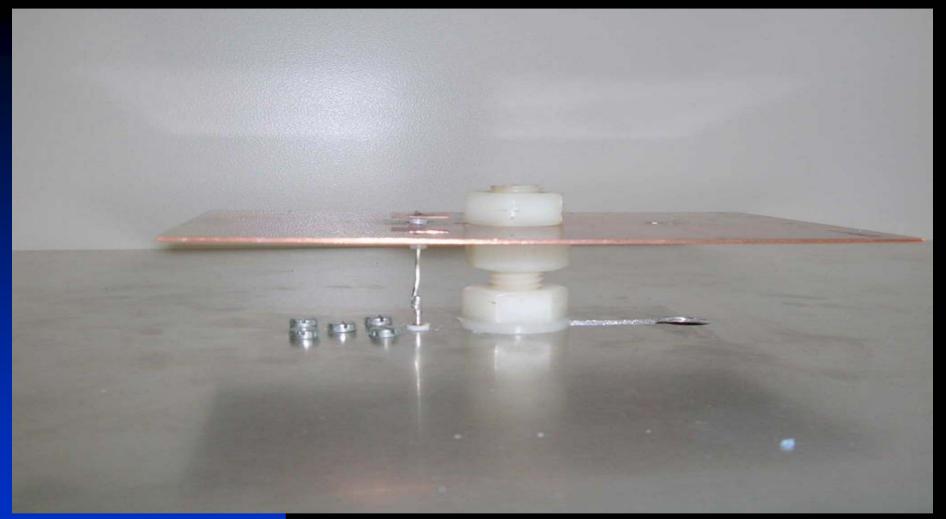
Flächenkondensator



Ansicht der Patchantenne mit dem Kompensation durch den Drehkondensator

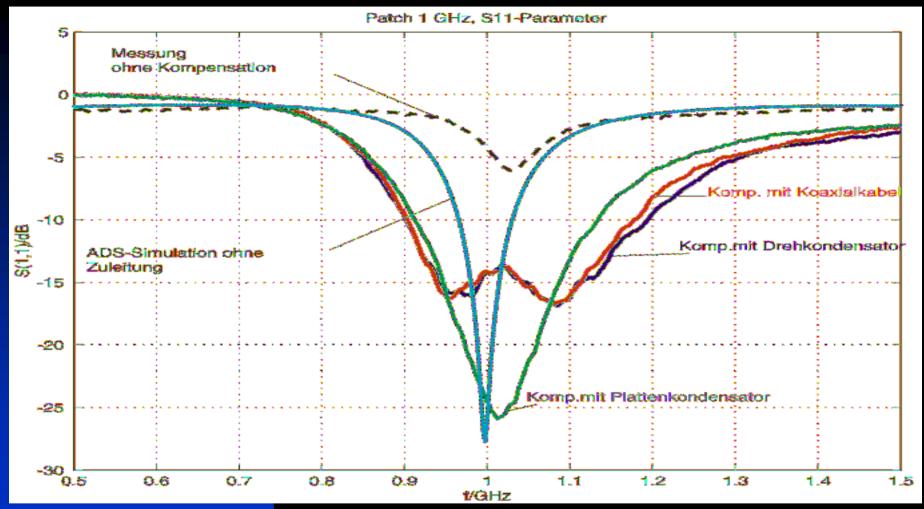


Ansicht der Patchantenne mit dem Kompensation durch die Kapazität des Koaxialkabels



 Ansicht der Patchantenne mit dem Kompensation durch die Kapazität des Platten-kondensators

#### Praktische Durchführung Vergleich der S11-Parameter



Bandbreit Breite BW

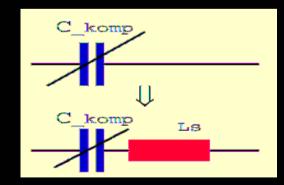
Ohne Kompensation:: kann nicht angegeben werden Die Bandbreiten mit den verschiedenen Kompensationen werden in der nächsten Tabelle gezeigt.

# Praktische Durchführung Die Bandbreite BW

	Ohne Komp.	Breitbandkompensation mit:		
	Simulation- ergebnis	Platten- kondensator	Koaxial- leitung	Dreh- kondensator
Bandbreite BW in % Für ein Stehverhältnis s=2 ( s =-10dB)	4.9	14.2	17.9	17.1

	Ohne Komp.	Breitbandkompensation mit:		
	Simulation-	Dreh-	Koaxial-	Platten-
	ergebnis	kondensator	leitung	kondensator
$\frac{C_{\text{Komp}}}{C_{\text{Komp}}}$ (relativ %)	-	1.41 (≥ 10%	$1.08 \ (\leq 8\%$	$2.35 \ (\geq 10\%$
Serien-Verlustwiderstand	$10.04~\Omega$	$22 \Omega$	19 Ω	7.9 Ω

Ersatzschaltbild des Kompensationskondensators



	Ohne Komp.	Breitbandkompensation mit:		
	Simulation-	Dreh-	Koaxial-	Platten-
	ergebnis	kondensator	leitung	kondensator
$\frac{C_{\text{Komp}}}{C_{\text{Komp}}}$ (relativ %)	-	1.41 (≥ 10%	$1.08 \ (\leq 8\%$	$2.35 \ (\geq 10\%$
Serien-Verlustwiderstand	$10.04~\Omega$	22 Ω	$19 \Omega$	7.9 Ω

Vergrößerung des kompensierten Kondensators

$$C^* = \frac{C}{1 - \omega^2 \cdot L_{\rm s} \cdot C}$$

	Ohne Komp.	Breitbandkompensation mit:		
	Simulation-	Dreh-	Koaxial-	Platten-
	ergebnis	kondensator	leitung	kondensator
$\frac{C_{\text{Komp}}}{C_{\text{Komp}}}$ (relativ %)	-	1.41 (≥ 10%	$1.08 \ (\leq 8\%$	$2.35 \ (\geq 10\%$
Serien-Verlustwiderstand	$10.04~\Omega$	22 Ω	$19 \Omega$	7.9 Ω

Verlustwiderstand besteht aus dem Zuleitungs-widerstand

$$R_{\text{Kabel}} = \frac{1}{\sigma_{s} \cdot \sqrt{\frac{2}{\omega \cdot \sigma \cdot \mu}}}$$

	Ohne Komp.	Breitbandkompensation mit:		
	Simulation-	Dreh-	Koaxial-	Platten-
	ergebnis	kondensator	leitung	kondensator
$\frac{C*_{\text{Komp}}}{C_{\text{Komp}}}$ (relativ %)	-	1.41 (≥ 10%	$1.08 \ (\leq 8\%$	$2.35 \ (\geq 10\%$
Serien-Verlustwiderstand	$10.04~\Omega$	22 Ω	$19 \Omega$	7.9 Ω

und

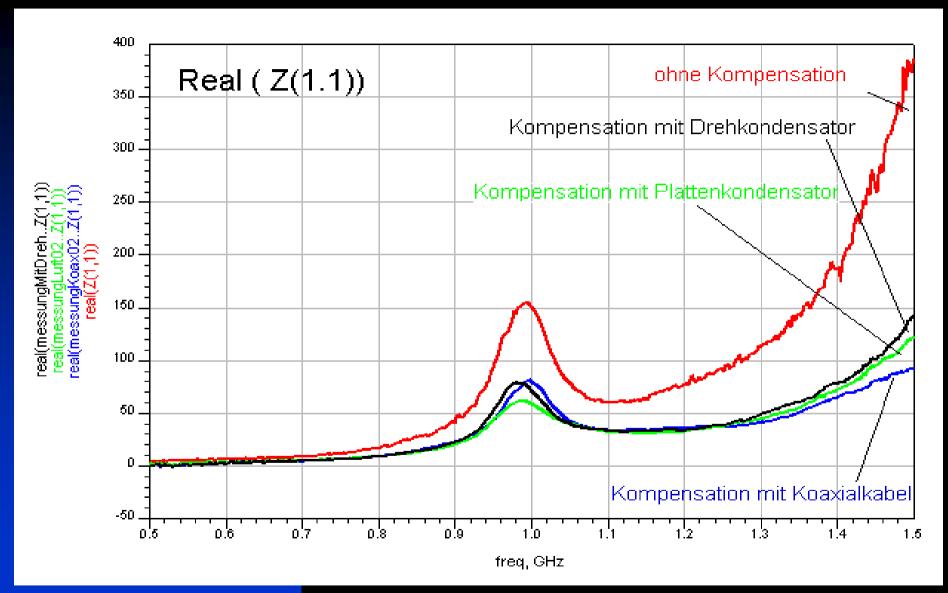
Leitungsverlust  $G_L$  nach [2]:

$$G_{\rm L} = \frac{w.\pi^2.\sqrt{\kappa}}{4.h^2.L.\sqrt{\pi.f^3}}$$

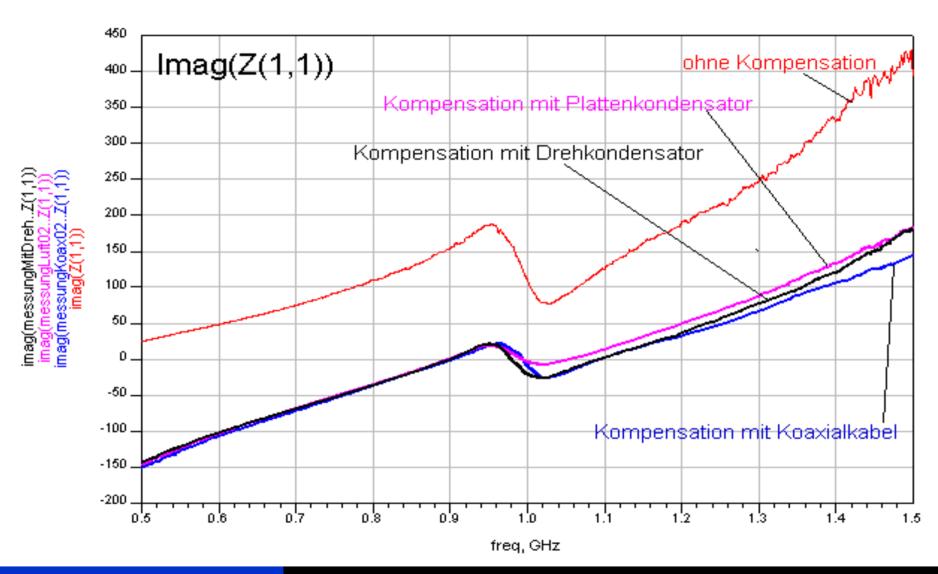
Dielektrische Verlust  $G_L$ :

$$G_{\rm D} = \frac{\omega . \epsilon_0 . \epsilon_{\rm reff} . w . L . \tan(\delta)}{2 . h}$$

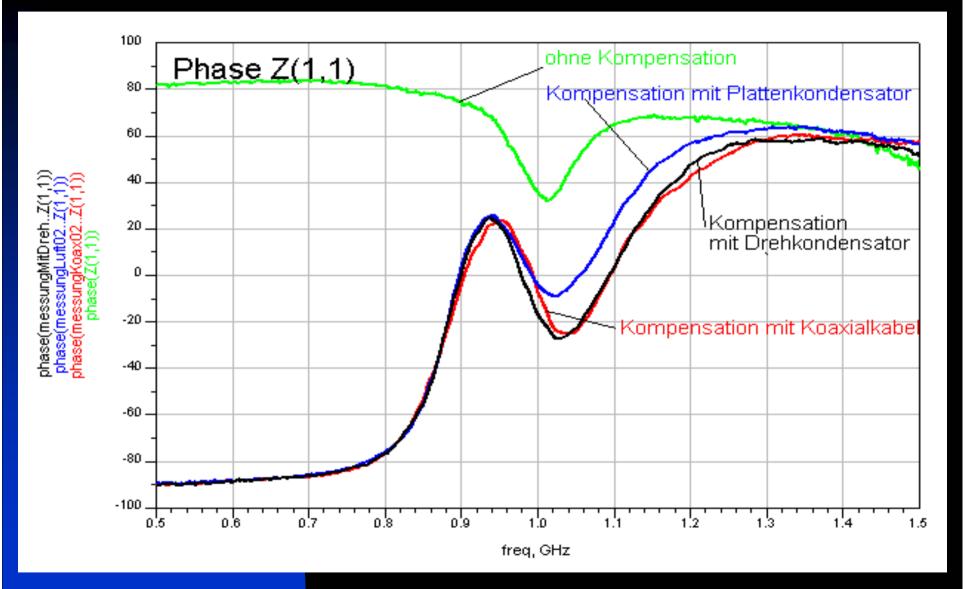
# Praktische Durchführung Impedanz der Patchantenne



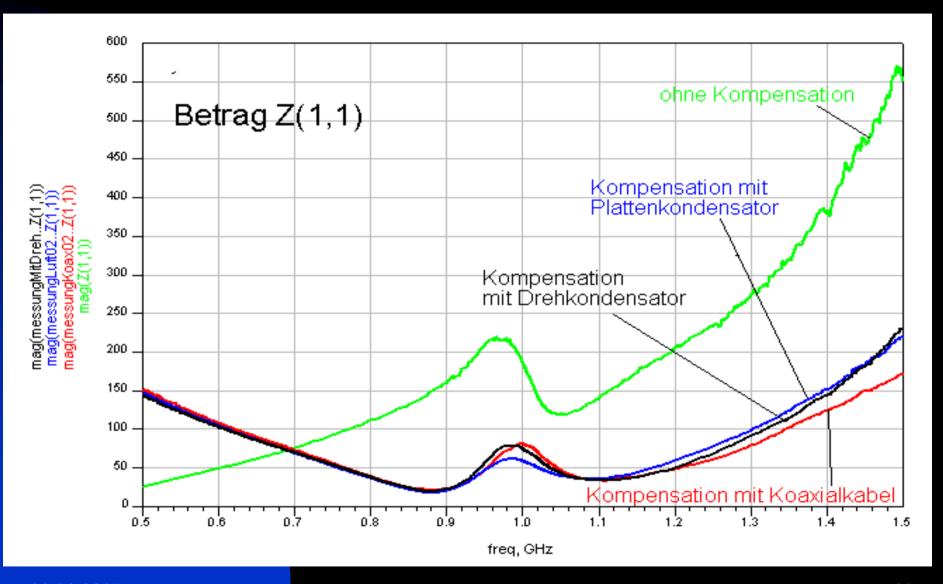
## Praktische Durchführung Impedanz der Patchantenne



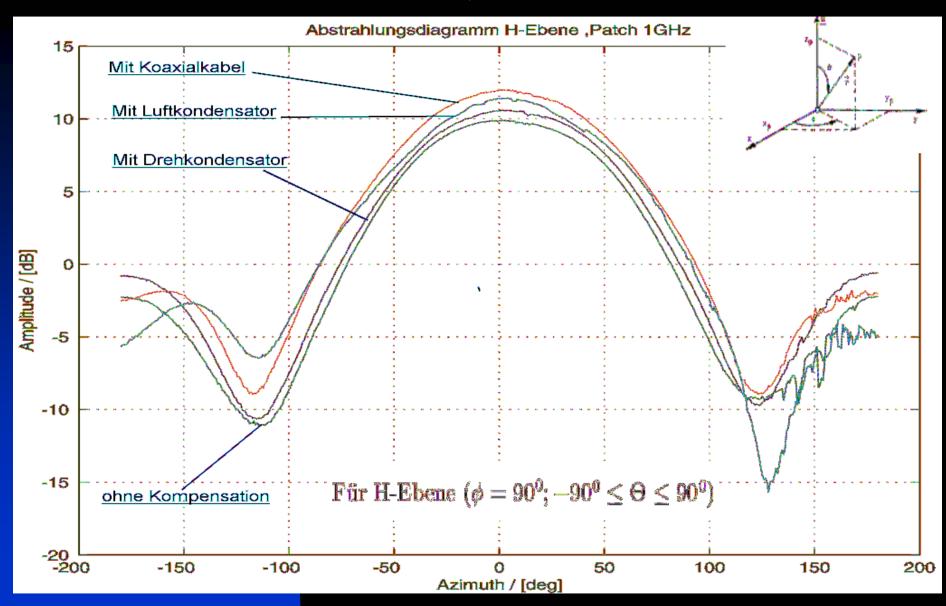
# Praktische Durchführung Impedanz der Patchantenne



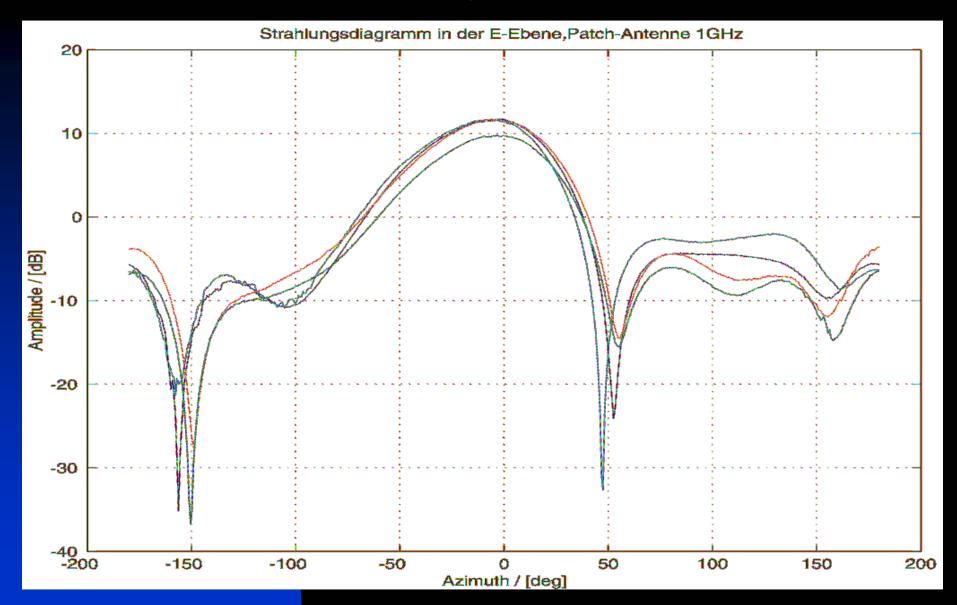
# Praktische Durchführung Impedanz der Patchantenne



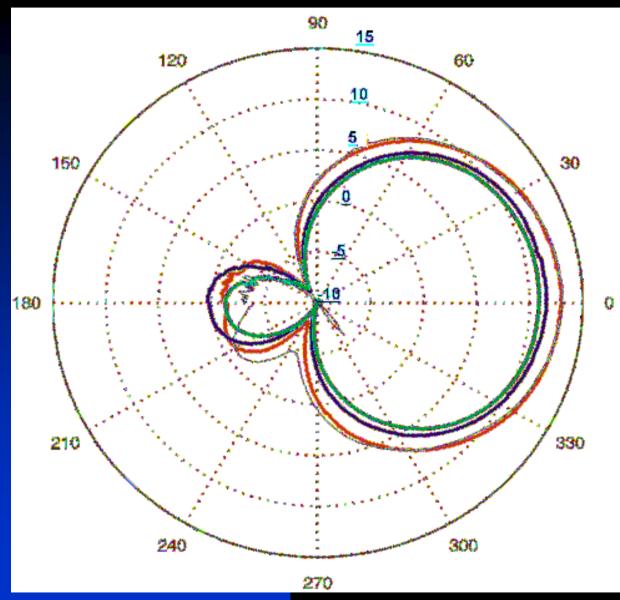
#### Praktische Durchführung Richtcharakteristik, H-Ebene



## Praktische Durchführung Richtcharakteristik, E-Ebene

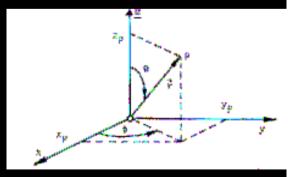


#### Praktische Durchführung Richtcharakteristik

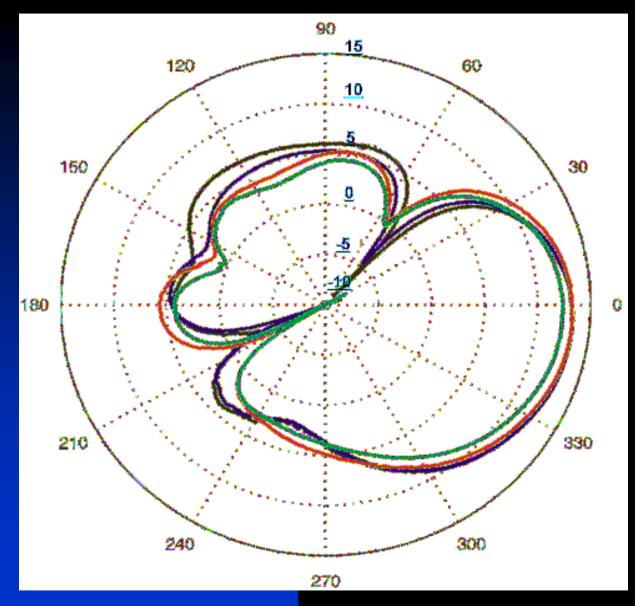


Qualitative Kurven in H-Ebene
In Polardarstellung mit

- Koaxialkabel
- Plattenkondensator
- Drehkondensator
- Ohne Kompensation

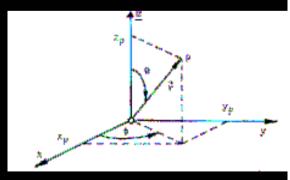


#### Praktische Durchführung Richtcharakteristik



Qualitative Kurven in E-Ebene
In Polardarstellung mit

- Koaxialkabel
- Plattenkondensator
- Drehkondensator
- Ohne Kompensation



# Hauptthemen

- Theorie
- Praktische Durchführung
  - ◆ Modellerstellung
  - Aufbau der Kompensationsschaltung
  - Vergleich der praktischen Messergebnissen
- Zusammenfassung

# Zusammenfassung

 Die normale Bandbreite einer Patchantenne beträgt nur ca 5%

# Zusammenfassung

- Die normale Bandbreite einer Patchantenne beträgt nur ca 5%
- Mit Kompensation des passiven dualen Resonators wurde die Bandbreite auf 17% erhöht.

# **Ausblick**

- Mit zwei symmetrischen Speisepunkten könnte die Bandbreite noch weiter erhöht werden.
- Diese Patchantenne eignen sich besonders gut für die Radar-Anwendung.

# Literatur

- Wolff, Ingo: Einführung in die Mikrostrip-Leitungstechnik, 2. Auflage Aachen: Henning Wolff, 1974, Teil1 und Teil2
- [2] Gronau Gregor: Einführung in die Theorie und Technik planarer Mikrowellenantennen in Mikrostreifenleitungstechnik, Fortschritte der Hochfrequenztechnik, Band 3. Aachen, Nellissen-Wolff, 1990
- [3] Solbach Klaus: Vorlesungsskrip Mikrowellen-Antennentechnik (Einführung in die Theorie der Antennen), Sommersemester 1999, Uni-Duisburg
- [4] Meinke / Gundlach Taschenbuch der Hochfrequenz-Technik Dritte Auflage Springer verlag
  - (1) C.Balanis, Wiley 2<sup>nd</sup> Edition 1997, chapter 14, ISBN 0-471-59268-4

  - (3) P.S.Hall: Elektronics letters 21.st May 1987 vol.23 No.11
- (4)K.S.Fong, H.F.Pues, M.J. Wethers: Electronics letters 23rd May 1985, vol.21 No.11