

八木天线介绍

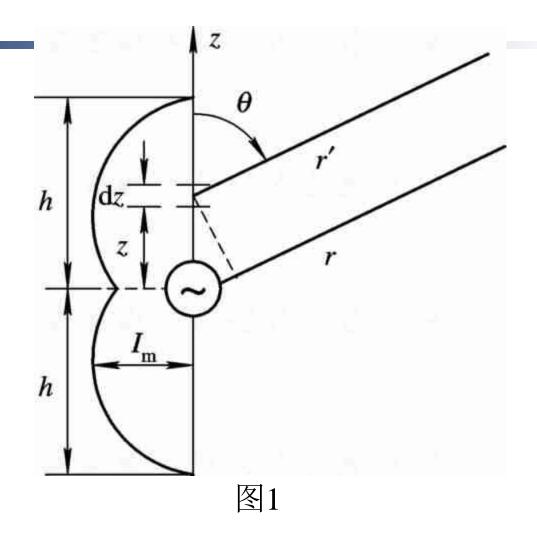
电子科技大学(深圳)高等研究院 电子产品工业软件研究中心 2022-05



对称振子天线

对称振子天线是由两根粗细和长度都相同的导线构成,中 间为两个馈电端,这是一种应用广泛且结构简单的基本线天线。 假如天线上的电流分布是已知的,则由电基本振子的辐射场沿 整个导线积分,便得对称振子天线的辐射场。然而,即使振子 是由理想导体构成,要精确求解这种几何结构简单、直径为有 限值的天线上的电流分布仍然是很困难的。实际上,细振子天 线可看成是开路传输线逐渐张开而成。当导线无限细时 $(1/a \rightarrow \infty)$ a为导线半径),其电流分布与无耗开路传输线上的完全一致, 即按正弦驻波分布。







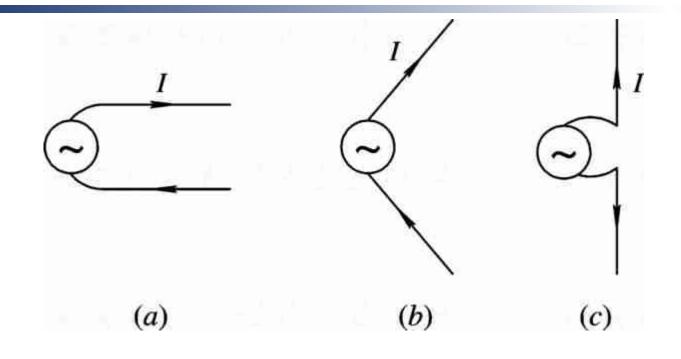


图2开路传输线与对称振子

(a) 开路传输线; (b) 开路传输线终端张开; (c) 对称振子天线

令振子沿z轴放置(图8-1),其上的电流分布为

$$I(z) = I_{\text{m}} \sin\beta(h - |z|) \tag{8-1-1}$$

式中,
$$\beta$$
为相移常数, $\beta=k=$ $\frac{2\pi}{\lambda_0}=\frac{\omega}{c}$

在距中心点为z处取电流元段dz,则它对远区场的贡献为

$$dE_{\theta} = j \frac{60\pi}{\lambda} \sin \theta \ I_m \sin \beta (h - |z|) \frac{e^{-j\beta r'}}{r'} dz \qquad (8-1-2)$$

在远区,由于r>>h,参照图 8-1,则r'与r的关系为

$$r' = (r^2 + z^2 - 2rz \cos\theta)^{1/2} \approx r - z\cos\theta$$
 (8-1-3)



则细振子天线的辐射场为

$$E_{\theta} = j \frac{I_{m} 60\pi}{\lambda} \frac{e^{-j\beta r}}{r} \sin \theta \int_{-h}^{h} \sin \beta (h - |z|) e^{-j\beta z \cos \theta} dz$$

$$= j \frac{I_{m} 60\pi}{\lambda} \frac{e^{-j\beta r}}{r} 2 \sin \theta \int_{0}^{h} \sin \beta (h - z) \cos(\beta z \cos \theta) dz$$

$$= j \frac{60I_{m}}{r} e^{-j\beta r} F(\theta)$$
(8-1-4)

式中,

$$F(\theta) = \frac{\cos(\beta h \cos \theta) - \cos \beta h}{\sin \theta}$$
 (8-1-5)



 $|F(\theta)|$ 是对称振子的E面方向函数,它描述了归一化远区场 $|E_{\theta}|$ 随 θ 角的变化情况。图8-3分别画出了四种不同电长度(相对于 工作波长的长度): $\frac{2h}{\lambda} = \frac{1}{2}$, 1, $\frac{3}{2}$ 和2的对称振子天线的归一化E面 方向图, 其中 $\frac{2h}{\lambda} = \frac{1}{2}$ 和 $\frac{2h}{\lambda} = 1$ 的对称振子分别为半波对称振子 和全波对称振子,最常用的是半波对称振子。由方向图可见,当电 长度趋近于3/2时,天线的最大辐射方向将偏离90°,而当电长度 趋近于2时,在 θ =90°平面内就没有辐射了。

由于 $|F(\theta)|$ 不依赖于 φ ,所以H面的方向图为圆。



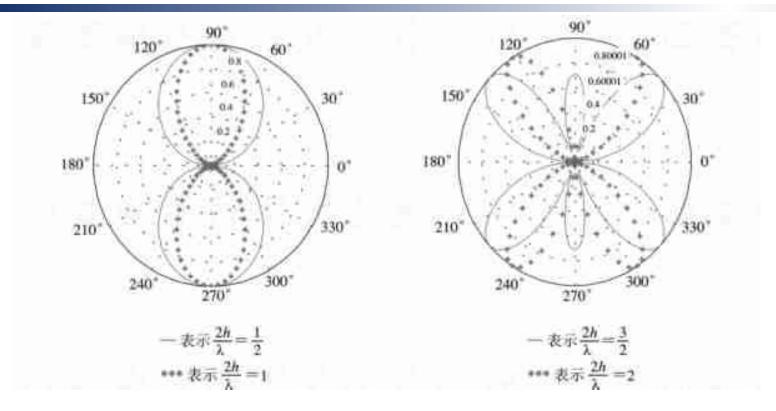


图3 对称振子天线的归一化E面方向图



对称振子的辐射功率为

$$P_{\Sigma} = \frac{r^2 |E_{\text{max}}|^2}{240\pi} \int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} |F(\theta)|^2 \sin\theta \, d\theta \, d\phi$$

$$= \frac{r^2}{240\pi} \frac{60^2 I_{\rm m}^2}{r^2} \int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} |F(\theta)|^2 \sin\theta \ d\theta \ d\phi$$

化简后得

$$P_{\Sigma} = \frac{15}{\pi} I_{\rm m}^2 \int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} |F(\theta)|^2 \sin\theta \ d\theta \ d\varphi$$



将式(8-1-6)代入式(6-3-10)得对称振子的辐射电阻为

$$R_{\Sigma} = \frac{30}{\pi} \int_0^{2\pi} \int_0^{\pi} \left| F(\theta) \right|^2 \sin \theta \, d\theta \, d\varphi \tag{8-1-7}$$

将式 (8-1-5) 代入上式得

$$R_{\Sigma} = 60 \int_0^{\pi} \frac{\left[\cos(\beta h \cos\theta - \cos\beta h)\right]^2}{\sin\theta} d\theta$$
 (8-1-8)

图 4 给出了对称振子的辐射电阻 R_{Σ} 随其臂的电长度 h/λ 的变化曲线。



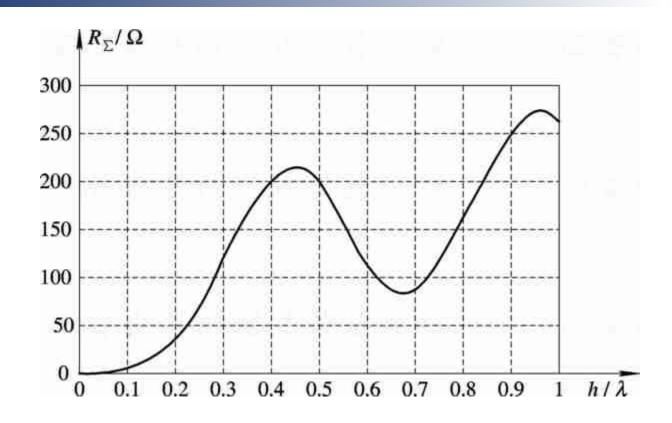


图 4 对称振子的辐射电阻与h/l的关系曲线



1. 半波振子的辐射电阻及方向性

将 $\beta h=2\pi h/\lambda=\pi/2$ 代入式(8-1-5)即得半波振子的E面方向图函数为

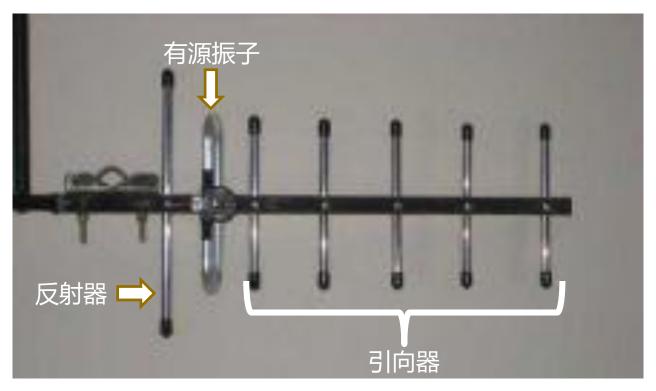
$$F(\theta) = \frac{\cos\left(\frac{\pi}{2}\cos\theta\right)}{\sin\theta} \tag{8-1-9}$$

该函数在 θ =90°处具有最大值(为1),而在 θ =0°与 θ =180°处为零,相应的方向图如图 3 所示。将上式代入式(8 -1 -7)得半波振子的辐射电阻为

$$R_{\Sigma}=73.1 (\Omega) \tag{8-1-10}$$

八木-宇田天线简介

八木-宇田天线又称为引向天线,由一个有源振子(称为馈电元)和平行的若干无源振子(成为寄生源)组成,其中有源振子后端的一个无源振子作为反射器,有源振子前端的若干无源振子作为引向器。



八木-宇田天线

1)工作原理

由天线阵理论可知,排阵可以增强天线的方向性,而改变各 单元天线的电流分配比可以改变方向图的形状,以获得所要的方 向性。引向天线实际上也是一个天线阵,与前述的天线阵相比, 不同的是: 它只对其中的一个振子馈电, 其余振子则是靠与馈电 振子之间的近场耦合所产生的感应电流来激励的,而感应电流的 大小取决于各振子的长度及其间距,因此调整各振子的长度及间 距可以改变各振子之间的电流分配比,从而达到控制天线方向性 的目的。如前所述,分析天线的方向性,必须首先求出各振子的 电流分配比, 即振子上的电流分布, 但对于多元引向天线, 要计 算各振子上的电流分布是相当繁琐的。我们仅以二元阵(见图 10) 为例来说明引向天线的工作原理。



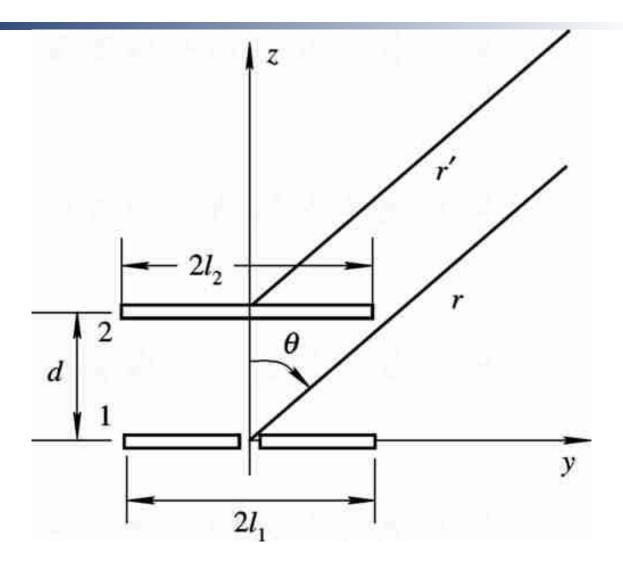


图 10 二元引向天线



设振子"1"为有源振子,"2"为无源振子,两振子沿y向放置,沿z轴排列,间距为d,并假设振子电流按正弦分布,其波腹电流表达式分别为

$$\begin{array}{c}
I_1 = I_0 \\
I_2 = mI_0 e^{j\zeta}
\end{array}$$
(8-4-1)

式中,m为两振子电流的振幅比; ζ 为两振子电流的相位差。它们均取决于振子的长度及其间距。

根据天线阵理论,此二元引向天线的辐射场为

$$E = E_1 + E_2 \approx E_1 [1 + m e^{j(kd\cos\theta + \xi)}] = \frac{60I_1}{r} F_1(\theta) \cdot F_2(\theta)$$
 (8-4-2)



式中, $F_1(\theta)$ 为有源对称振子的方向函数; $F_2(\theta)$ 为二元阵阵因子方向函数。

显然有

$$F_2(\theta) = 1 + m e^{j(kd \cos \theta + \zeta)}$$
(8-4-3)



CST天线设计

八木天线设计

电子科技大学(深圳)高等研究院 电子产品工业软件研究中心 2022-05



设计目标:

(1)天线谐振在 f_0 =315MHz

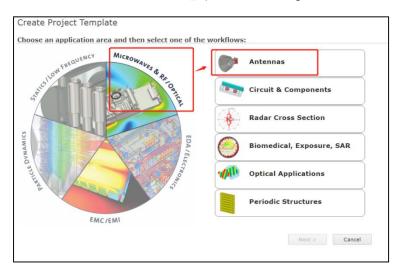
(2)天线增益>8.5dBi



CST八木-宇田天线仿真方法



-创建工程



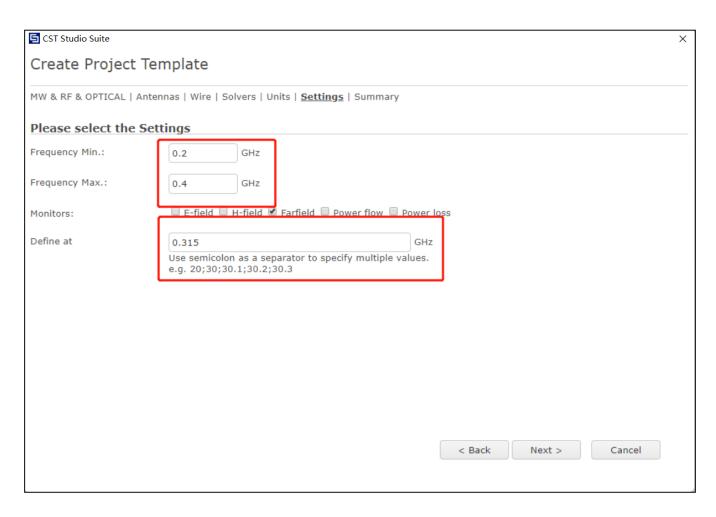
CST Studio Suite			×
Create Project Templa	ate		
MW & RF & OPTICAL Antennas			
Please select a workflow:			_
Waveguide (Horn, Cone, etc.)	Planar (Patch, Slot, etc.)	Wire	Phased Array, Unit Cell
Mobile Device Sub-6 GHz (Phone, Wearable, etc.)	5G mmWave	Reflector	Dielectric Resonator
RFID			
		< Bac	ck Next > Cancel

ST Studio Suite		×
Create Project Template		
MW & RF & OPTICAL Antennas Wire <u>Solvers</u> Units Settings Summary		
The recommended solvers for the selected workflow are:		
Integral Equation for large or thin wire antennas		
Time Domain for thick wire antennas		
Frequency Domain		
5.		
8 K		
is A		
	< Back Next > Cancel	

MW & RF & OPTICAL	Antennas Wire So	lvers <u>Units</u> S	ettings Summary		
Please select the	units:		,		
Dimensions:	mm	Ψ.			
Frequency:	GHz	Ψ.			
Time:	ns	Ψ.	•		
Temperature:	Kelvin	Ψ			
Voltage:	V	¥			
Current:	A	¥			
Resistance:	Ohm	¥			
Conductance:	S	Ψ.			
Inductance:	н	Ψ.			
Capacitance:	F	w			

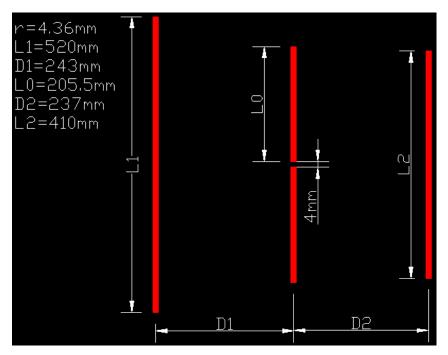


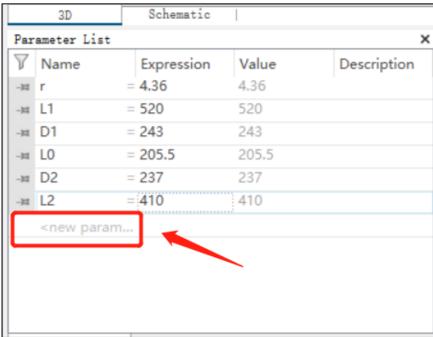
-创建工程





一设定模型参数



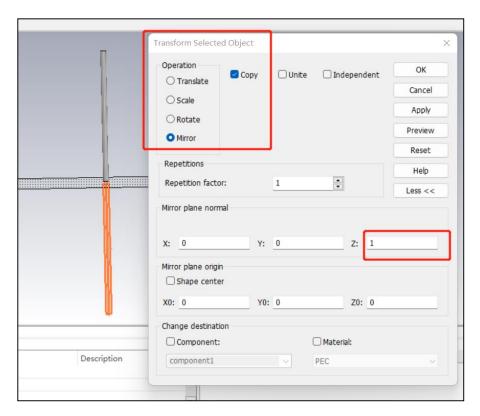




——建模

▶创建有源振子

	ОК
Ov 07	Cancel
OY 02	Preview
Inner radius:	
0.0	Help
Ycenter:	
0	
Zmax:	
0+2+L0	
~	
~	
	0.0 Ycenter: 0 Zmax: 0+2+L0



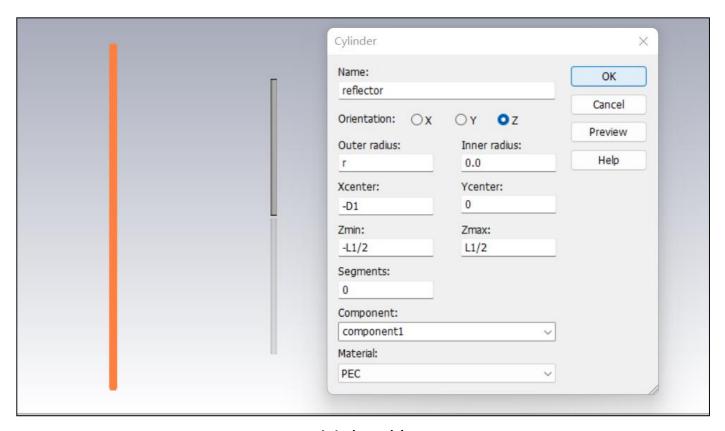
创建圆柱

以xoy平面镜像



——建模

▶创建反射器

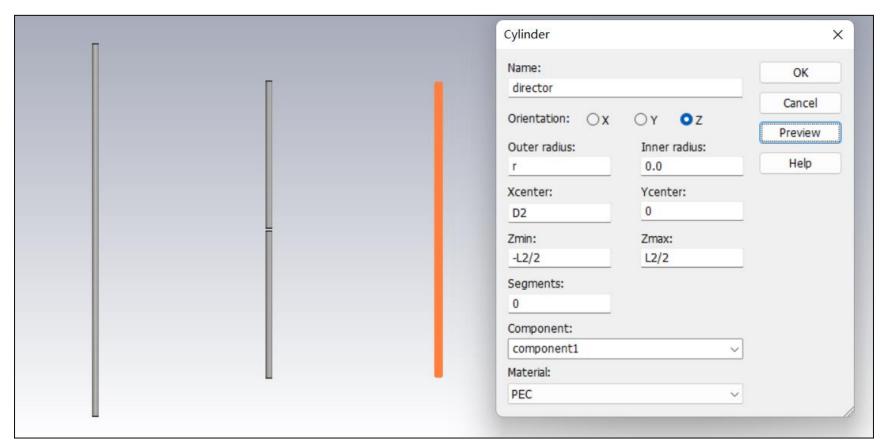


创建圆柱



——建模

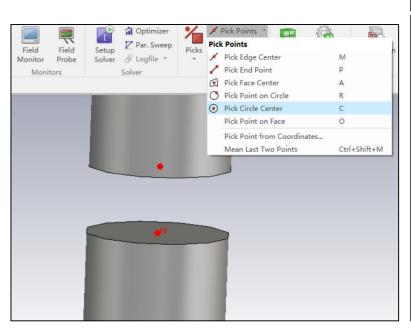
▶创建定向器

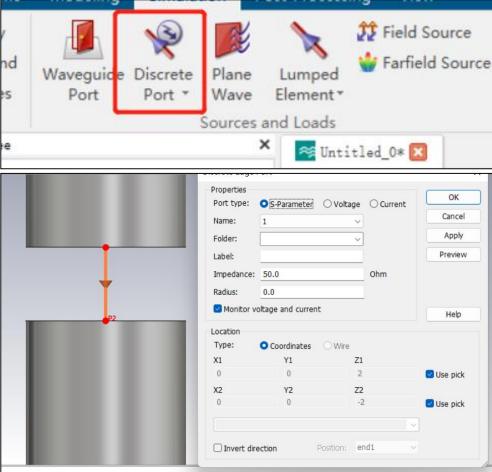


创建圆柱



一激励设置



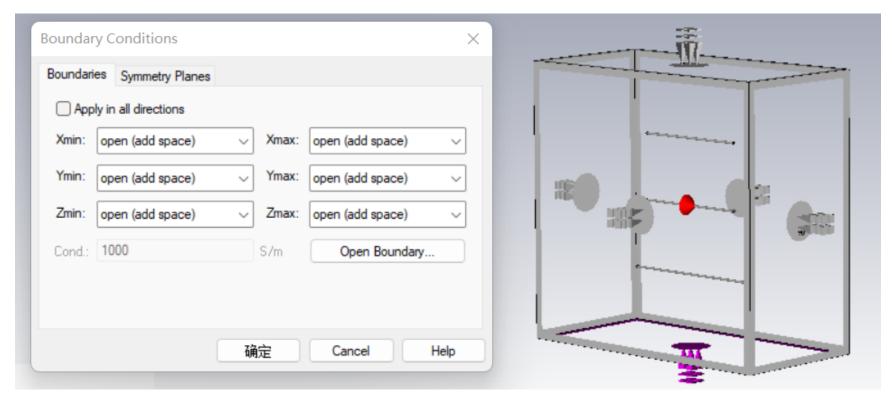


先选中上下振子底面的中心点

设置离散端口



八木-宇田天线仿真方法 ——边界设置



所有方向设置 open add space



八木-宇田天线仿真方法——背景材料设置

Background Properties		×
Material properties Material type:		ОК
Normal	Properties	Cancel
☐ Multiple layers		Apply
Surrounding space		Help
Apply in all directions		
Lower X distance:	Upper X distance:	
0.0	0.0	
Lower Y distance:	Upper Y distance:	
0.0	0.0	
Lower Z distance:	Upper Z distance:	
0.0	0.0	
		/

Normal代表真空



——场监视器设置

Field Monitor Monitor	○ Farfield/RCSI ○ Current ○ Power ○ Farfield/RCSI ○ Current ○ Power ○ Field source ○ Power ○ Electro	te current (TLM only) r flow nt density r loss density/SAR ic energy density	OK Cancel Apply Preview Help		
	Name:farfield (f=0.3) ✓ Automatic				
	Specification Frequency Transic	ent Broadband			
	Frequency V 0.3				
	Frequency minimum: 0.2				
	Frequency maximum: 0.4				
	Use Subvolume Coordinates: Offset tyl Structure bounding box Fraction				
	X Min: -247.36 + 10 X Max:				
	Y Min: 4.36 + 10 Y Max:				
	Z Min: -260 + 10 Z Max: 2				
	Use same offset in all directions At				
Expression	☐ Export farfield source ☐ Enable	nearfield calculation			

创建工程时已经设置,这里不用重复设置



——求解设置

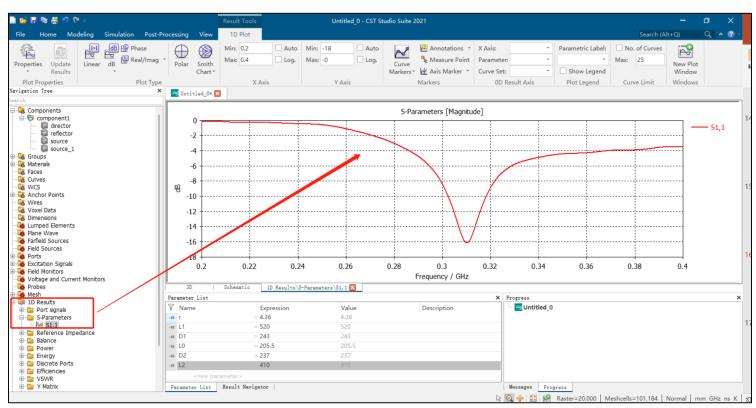
Units Simulation Project Solver		Optimize Par. Swee	ep Mesh (
Time Domain Solver Parameters			X
Solver settings Mesh type: Hexahedral	Accuracy:	√ dB	Start Close
Store result data in cache			Apply
Stimulation settings			Optimizer
Source type: All Ports		Inhomogeneous port accuracy enhancement	
Mode: All	☐ Calculate port	t modes only	
	Superimpose excitation	plane wave	Acceleration
S-parameter settings			Simplify Model
Normalize to fixed impedance	S-parameter	symmetries	Simplify Plodei
50 Ohm	S-Paramete	S-Parameter List	
Adaptive mesh refinement			
Adaptive mesh refinement	Adaptive Pro	perties	
Sensitivity analysis			
Use sensitivity analysis	Properti	es	

选择时域求解器,保持默认设置,开始计算



——后处理查看

➤ S参数

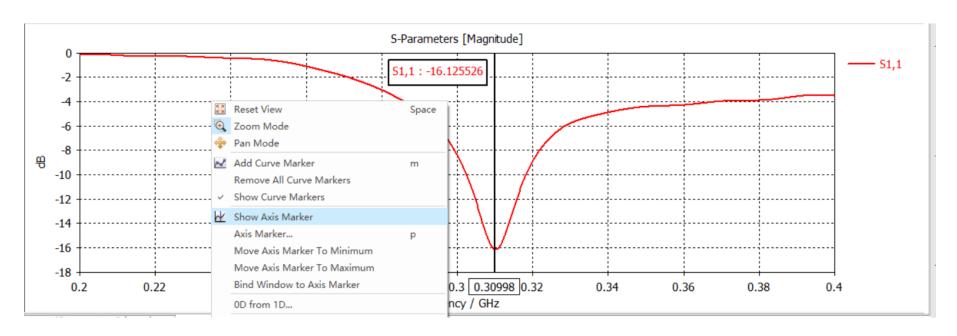


在1D results中查找 S11



——后处理查看

➤ S参数

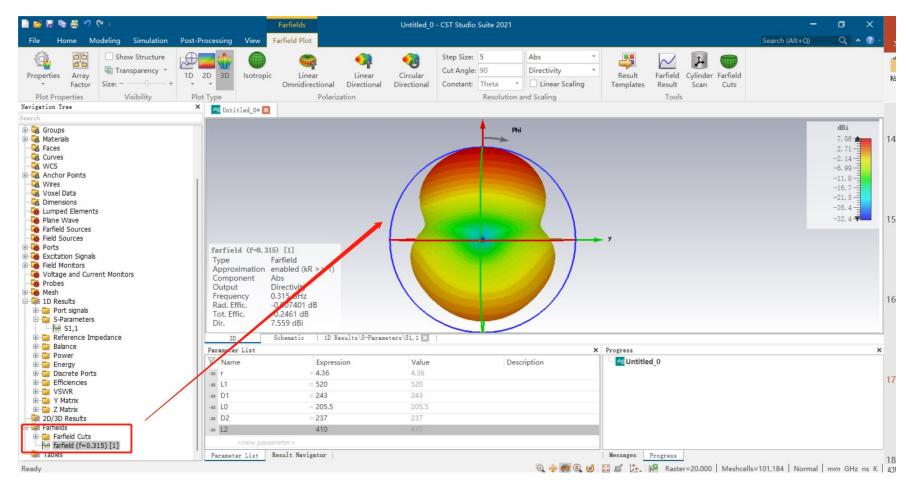


右键查看谐振点——S11最低点



——后处理查看

▶天线方向图 (3D)

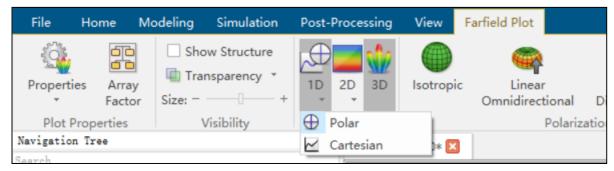


在farfields中查找远场结果——默认是三维方向图

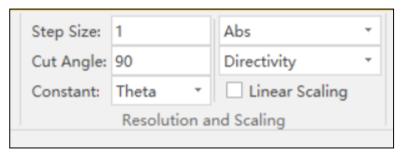


一后处理查看

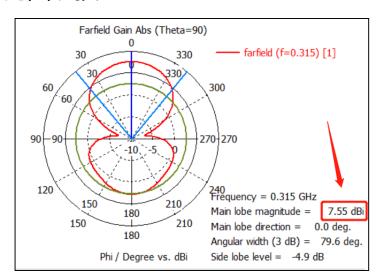
▶天线方向图(1D)



支持不同形式的远场方向图切换



设置观察切面及相关分量



查看增益



上述方案中:

增益为: 7.55dBi

谐振点: 310MHz

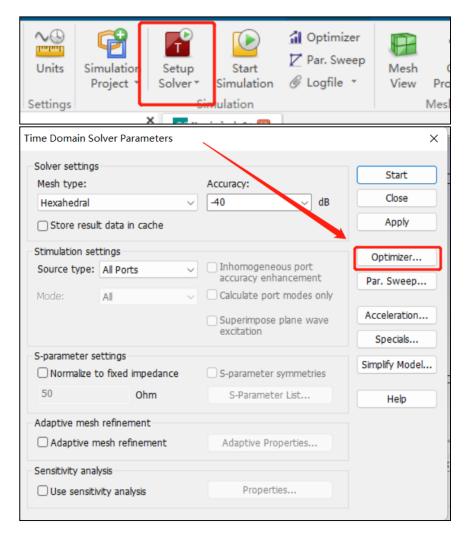
不满足设计要求,需要优化。



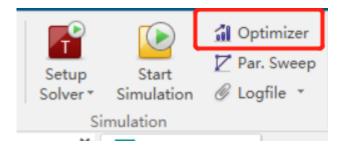
CST八木-宇田天线优化方法



——开启优化



or



可以通过求解器设置界面调出 优化器,也可以直接界面打开



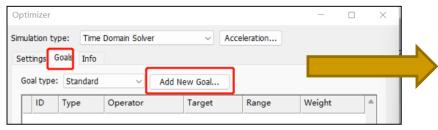
——优化变量设置

orit	hm: Trust Regio	n Framework	~ [F	Properties	Ge	neral Proper	ties
lgor	ithm settings						
Resi	et min/max 10	% of init	tial value				
103	ec minymax	70 01 1111	ciai vaide				
✓ Use current as initial value ☐ Use data of previous calculations							
	Parameter	/ Min	Max	Initial	Current	Best	Δ.
	D1	218.7	267.3	243	243	243	
	D2	213.3	260.7	237	237	237	
×	LO	184.95	226.05	205.5	205.5	205.5	
	L1	468	572	520	520	520	
	L2	369	451	410	410	410	
	r	3.924	4.796	4.36	4.36	4.36	

勾选优化变量,设置变量变化范围



——优化目标设置



添加优化目标

esult Name:			ОК
LDC: .\S-Parameter	s\S1,1	\\	Cancel
Type ○ Mag. (linear)	○ Mag. (dB)	○ Phase	Result Template.
O Real Part	O Imaginary Part		Help
Conditions			
Operator:	Target:	Weight:	
min ~	0.0	1.0	
Use slope	Target (max); 0.0		
Range			
○ Total			
O Single a	: 0.315		
○ Range mir	: 0 n	nax: 1	
Goal Norm:			

优化目标:谐振点在315MHz



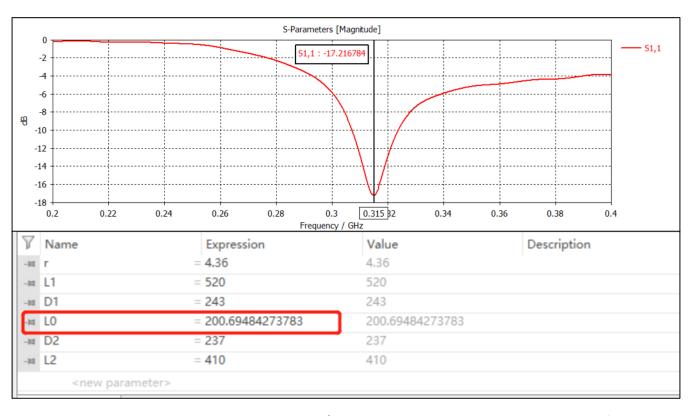
——优化计算

Optimizer		_		×
Simulation type:	Time Domain Solver Acceleration			
Settings Goals	Info			_ 1
Number of eval	(solver: 0, reloaded: 1) function value = 0.231237792097 (reloaded) ction value = 0.231237792097 (reloaded) ction value = 0.231237792097 (reloaded) rs so far:			/ "
			₩	
	Start OK Apply	Close	Help	

点击start, 开始优化计算, info栏中查看优化信息



-查看优化结果



S11达到优化目标,此时参数栏相关变量也已更新



上述优化结果中:

增益为: 7.5dBi

谐振点: 315MHz

增益不满足设计要求,继续优化。



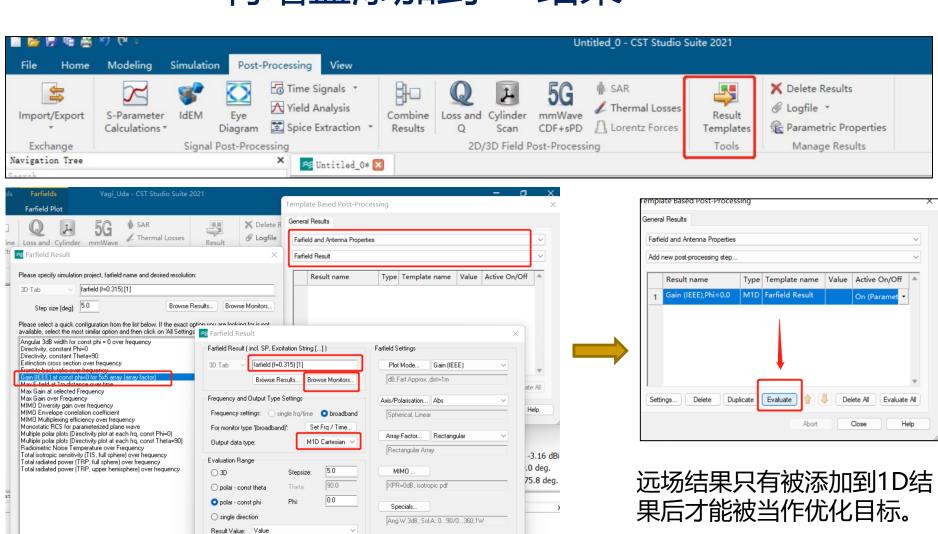
ΟK

237

All Settings...

八木-宇田天线优化方法

一将增益添加到1D结果

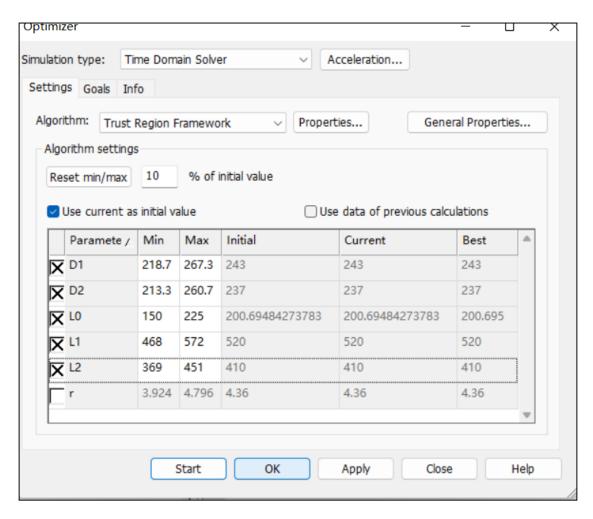


Cancel Store Setup

Help

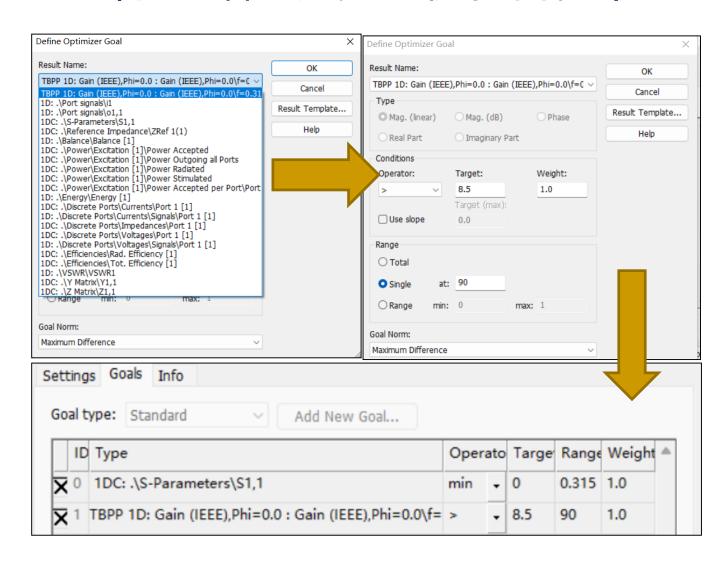


-勾选更多的优化变量





-将1D增益添加到优化目标中



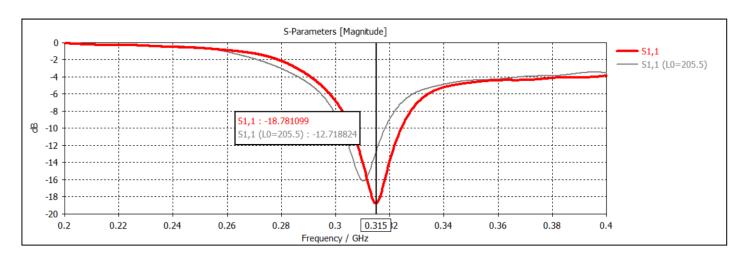


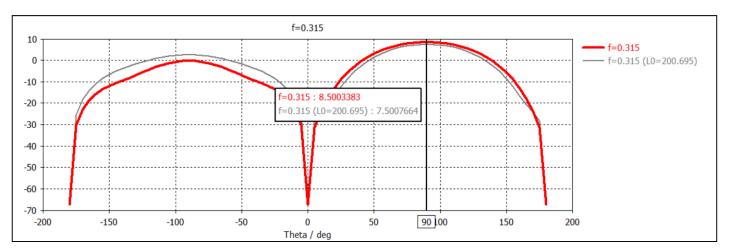
八木-宇田天线优化方法——优化计算

Optimizer			_	_ X
Simulation type: Settings Goals	Time Domain Solver Info	V Acceleration		
Number of eval Initial goal f Best goal fund Last goal fund	ust Region Framework Luations: 33 (solver: 32, reloaded: 1) function value = 1.13700558934 ption value = 0.127559626022 ption value = 0.129878914013 valuation time = 00:00:43 h			^
Best parameter D1 = 261.061 D2 = 244.195 L0 = 203.104 L1 = 468.125 L2 = 392.866	's so far:			
				v
	Start OK	Apply	Close	Help



一查看优化结果





谐振点和增益都满足设计要求 (灰色为初始方案结果)



——查看优化结果

Name	Expression	Value
m r	= 4.36	4.36
a L1	= 468	468
n D1	= 261.78941537738	261.78941537738
as LO	= 202.61035243522	202.61035243522
10 D2	= 245.07206970095	245.07206970095
⊭ L2	= 393.80659398124	393.80659398124

优化计算完成, 最终的参数变量



感谢倾听