# 車載低背アンテナの水平面指向性利得に関する研究

2002MT041 小嶋 祐紀 2002MT051 水野 雄太 2002MT054 武藤 祐嗣 指導教員 稲垣 直樹

1 はじめに

電波を使った無線通信の進歩,普及にはめざましいものがあり,地上波ディジタル放送や ITS などの応用分野 も進展している.そのシステムの発展が進むにつれて, アンテナも小形化,広域化,高利得化が望まれるように なった[1].

本研究では車車間通信で使用されているアンテナを例 にとって考える.車車間通信とは,走行する車と車の間 で直接行われる通信を指し,車両制御,道路交通,周囲 に関わる情報をやり取りできるようになることが望まれ ている.車車間通信で用いられている周波数は5.8GHz で,水平面指向性利得は1dBi以上必要である.

# 2 研究の目的と方法

2.1 研究の目的

現在車載アンテナの研究開発の方法として,直径1.5m の円盤の上に供試アンテナを置いて測定する方法が行われている.車載アンテナを研究開発していくなかで,実 用性を踏まえてある高さ以下に保ちながらアンテナを設 計すると水平面指向性利得が弱く,車車間通信における 通信の効率が悪い.

こうした経緯から水平面指向性利得を大きくするため には,アンテナの高さに必要な最小値が存在するものと 考えられる.そのため本研究では,水平面内の無指向性 である多点給電モノポールアンテナを,高さ6cm以下 で使用する.さらにアンテナ構造の水平方向に広がりを 持たせたときに効果があるかどうかを調べるために,高 さを  $\lambda/4$  で固定したモノポールアンテナを円形アレー で使用する.この二つのアンテナの電圧,半径をそれぞ れ最適化することで水平面指向性利得の最大値を探求す る.

#### 2.2 研究の方法

研究の方法として,上述の二通りのアンテナで考える.多点給電モノポールアンテナでは,アンテナを一定の間隔で区切り,セグメントをN個つくる.そのセグメントを電源から一つおきに電圧 v1,v2,・・・,vN をかける.電圧ベクトル x を式(1)で定義する.

 $\vec{x} = (v_1, v_2, \cdots, v_N)^{\dot{\iota}} \tag{1}$ 

その未知ベクトルを用いて得られた目的関数  $f(\vec{x})$  を 水平面指向性利得とし、OptFEKO を使って最適化を行 う.そのあと水平面指向性利得が大きくなるような $\vec{x}$ の 値を調べる.アンテナの高さを変化させながら、同様に 最適化を行い、結果の値と実用性のある高さと比べ考察 する.

次に円形アレーアンテナでは,電源の振幅を一定,位 相を同位相と進み位相の二通りで考える.このときア レーの半径をrとし,rを最適化することで,水平面指 向性利得の最大値を調べ考察する.

3 OptFEKO

3.1 OptFEKOとは

OptFEKO は FEKO の機能の1つで,目的関数を定 義することによって任意のパラメーターについて最適値 を算出することが出来る.これを使うことによって正確 なアンテナを設計する上で必要な最適な変数を割り出す ことができ,より正確なアンテナを作ることが可能にな る[2].

- 3.2 OptFEKO による解析手順
  - 1. Edit FEKO を用いて pre ファイルを作成する.
  - 2. opt ファイルを作成する.
  - 3. pre ファイルで設定した変数の初期値・最小値・ 最大値を opt ファイルに入力する.
  - opt ファイル内に Penalty 関数を入力し、最適化 の方法をシンプレックス法・共役勾配法・ニュー トン法から選ぶ.
  - 5. opt ファイル内にパラメーターの最適化に必要な 目的関数を選び,必要な数値をそれぞれ入力する. 必要に応じて複数選ぶことも出来る.
  - OptFEKO によって出力された log ファイルの中の一覧から最適化された値を探し出し, pre ファイルで実行する.

3.3 OptFEKO の最適化プロセス

OptFEKO の最適化には,3.2 節で述べたとおりシン プレックス法,共役勾配法,ニュートン法があり,それ ぞれの特徴を使うことで計算時間を短くすることができ る[3].共役勾配法とニュートン法で最適化を行う場合 には,初期値に適切な値を入力しなければ最適化された 値がローカルな値になってしまう可能性がある.本研究 では最適値の予想が困難なため,簡単にグローバルな範 囲で計算できるようにすべての最適化をシンプレックス 法で行った.

#### 4 多点給電モノポールアンテナの最適化

#### 4.1 アンテナの構造

まずはじめに,円盤グランドの上にアンテナを取り付けた.このアンテナの名前をアンテナAとする.

アンテナ Α のデータ	
周波数:5.8GHz	H:13mm(アンテナの高さ)
D:1.5m(円盤の半径)	$R: 0.5 mm({\it \textit{P}} {\it \nu} {\it \neg {\it + f}} {\it o}$ 半径)



図 1 アンテナ A の構造

4.2 セグメントの構造

設計したアンテナを一定の区間で区切り,10 個のセグ メントに分け,基準点から一個おきに全部で5つの電圧 をかけ解析を行う.電圧 v1,v2,...,vN は振幅 a1,a2,...,aN と位相 p1,p2,...,pN を用いて式(2)のように表すことが できる.

$$v_N = a_N e^{jp} \mathbf{N} \tag{2}$$

そこでアンテナ A の水平面指向性利得を大きくする ために振幅と位相を変数として最適化を行う.5つある 内の底部にある電圧の振幅を1V,電圧の位相を0°で 固定し,最適化する振幅と位相の変数の範囲は表1の通 りで設定した.

表1 最適化するときに用いる変数の範囲

変数名	初期値	最小値	最大値
$a_{1,a_{2},a_{3},a_{4}}$	1	0.1	10
$p_{1,p_{2,p_{3,p_{4}}}}$	0	0	360

#### 4.3 アンテナ A の最適化結果

指向性はアンテナの方向に対する感度特性を表すもの である.またアンテナの利得とはある方向へ放射される 電波の電力密度をの同一電力を供給されている基準アン テナにより同一距離の点に放射される電波の電波密度の 比のことをいう[4].基準アンテナには等方向性アンテ ナを用いる.この等方向性アンテナを基準にした利得を 絶対利得と呼び,単位を dBi で表す.

最適化前の指向性を図2,最適化後の指向性を図3で 示し,電界面内指向性を左図,磁界面内指向性を右図に 示した.



図3 高さが<sup>~</sup>=4の最適化後の指向性 [dBi]

180

このときの目的関数は-0.95 となった.最適化後の 水平面指向性利得は 1.25dBi で,最適化前に比べて 0.35dBi 増加した.また図3より磁界面内の指向性は共 に無指向性であり,正しく最適化されたことが分かる.

5 アンテナ A の高さを変えたときの最適化

5.1 高さの限界値の定義

180

次にアンテナの高さを変えて最適化を行う.高さの限 界値は現在諸機関が研究している 6cm 以下で設定した. これは以下の理由が考えられるからである.

- 車の外観が損なわれる
- 走行中のアンテナの雑音がうるさい
- アンテナが破損する危険性がある

そこで,4.2節で定義したセグメントの長さと電源の 個数を固定して,1cm おきに1cm,2cm,3cm,4cm, 5cm,6cmにおける水平面指向性利得を最適化前と最適 化後で比べ考察していく.この解析結果を表2に示す.

表 2	各高さにおける最適化前後での水平面指向性利得

	水平面指向性利得		
アンテナの高さ	<b>初期値</b> (dBi)	<b>最適値</b> (dBi)	
1cm	0.86	0.90	
$\lambda/4(1.3 { m cm})$	0.90	1.25	
2 cm	1.01	1.66	
$3\mathrm{cm}$	1.00	1.96	
4cm	1.90	2.21	
$5\mathrm{cm}$	1.91	2.71	
6 cm	1.07	2.85	

#### 5.2 高さを変えたときの電流分布

本研究では各セグメントに流れる電流分布を調べ最適 化前後での振幅,位相の違いを考える.

最適化前の電流分布

ここでは 1 cm から 6 cm までの各高さにおける最適化前 の電流の振幅と位相の分布を図4,図5,図6に示す.



図 4 1cm と 2cm の最適化前の電流分布



図 5 3cm と 4cm の最適化前の電流分布



図6 5cm と6cm の最適化前の電流分布

最適化前ではアンテナの高さを高くするほど流れる電流は小さくなった.ただ,6cmの場合においては振幅と位相が一定の間隔で変化している.これはアンテナの高さが1波長よりも大きくなったためで,これにより垂直方向への指向性が強まり,水平方向への指向性が他のアンテナに比べて小さくなったといえる.

#### 最適化後の電流分布

ここでは 1cm から 6cm までの各高さにおける最適化後の電流の振幅と位相の分布を図7,図8,図9に示す.



図 9 5cm と 6cm の最適化後の電流分布

最適化後の各セグメントに流れる電流は,高さ1cmを 除いて最適化前と比べて大きくなった.特にアンテナ上 部に流れる電流が大きくなったことが分かる.また振幅 が大きい部分での位相は同位相をとっていることが分か る.

### 5.3 考察

表2より1cmから6cmまでのすべての高さにおいて 水平面指向性利得を初期値よりも大きくすることに成功 した.また,アンテナの高さを高くすればするほど最適 化後の水平面指向性利得は大きくなった.結果的に6cm の最適化後の水平面指向性利得は一番大きくなったが, 最適化前の結果は5cmの時よりも悪くなった.この理 由はアンテナの給電部分の間隔が大きくなったために起 こったと考えられ,基準給電点を一番下から上方にずら すことでこの問題は解決された.また電流分布を調べた 結果から,アンテナ高部に流れる電流を大きくすれば水 平面指向性利得を大きくすることが出来ると考えられ る.車車間通信は,短距離間の通信を行うので1dBi以 上あれば十分であるので,高さ1cmをのぞけばすべて 車車間通信を行うのに適したアンテナであるといえる.

- 6 円形アレーアンテナにおける最適化
- 6.1 アンテナの構造
- アンテナを円盤上に 45°の間隔で図 10 のように立て る、この円形アレーアンテナをアンテナ R とする、





アンテナ B はセグメントの底部にのみ振幅 1V をかけ ることにした.このときの位相を

- 1. アンテナの位相を一定(同位相)
- 位置角に等しく 45°おきの進み位相 2.

とし, 半径 r の最適化を行った.

### 6.2 アンテナ B の最適化結果

同位相と進み位相における変数 r の範囲を表 3,解析 結果を表4に示す.また同位相の指向性を図11に,進 み位相の指向性を図12に示す.

表3   最週化するとさに用いる发数の軋
----------------------

種類	初期値	最小値	最大値
同位相	$\lambda/2$	$0.25\lambda$	$0.75\lambda$
進み位相	$\lambda/4$	$0.125\lambda$	$0.5\lambda$

表 4 アンテナ B の最	適化後の値
---------------	-------

	最適化後の値		
種類	水平面指向性利得	<i>r</i> の最適値	
同位相	$1.25(\mathrm{dBi})$	$0.51\lambda$	
進み位相	$0.98(\mathrm{dBi})$	$0.125\lambda$	



図 11 同位相の最適化後の指向性 [dBi]



図 12 進み位相の最適化後の指向性 [dBi]

#### 6.3 考察

最適化後のアンテナBの水平面指向性利得は,進み位 相よりも同位相にしたアンテナの方が 0.27dBi だけ良い 結果を得られた.最適化したときの変数 r の値より,同 位相のときはアレー直径を約1波長分である1.02λだけ 広げたときに一番良い結果が得られた.これはアレー直 径を1波長分にすることで互いのアンテナの波長が同じ になり共振することが出来るからと考えられる.また同 位相,進み位相共に水平面指向性のリップルは小さくほ ぼ無指向性であるといえる.

#### 7 おわりに

本研究では OptFEKO を使用し,車載アンテナの高さ 一定における水平面指向性利得の最大値を求めた.この とき多点給電モノポールアンテナと円形アレーアンテナ の二つのアンテナの場合で最適化をおこなった.多点給 電モノポールアンテナではアンテナの高さを大きくすれ ばするほど最適化後の水平面指向性利得は大きくなった ことが分かる.円形アレーの最適化はアンテナ構造の横 方向に広がりがを持たせたとき効果があるかどうかを調 べるために行った.その結果多点給電モノポールアンテ ナに比べて水平面指向性利得の最大値は小さくなった.

今回の研究で得られた水平面指向性利得の値は、多点 給電モノポールアンテナでは 1cm 以外で,円形アレーア ンテナでは同位相のときに車車間通信に必要な 1dBi 以 上の値を得ることに成功した.しかし,車に載せた場合, 走行中の車の振動によってアンテナが上下することがあ る.これを考慮して,俯角方向への指向性利得が大きく なるようにアンテナ構造を考える必要がある.さらに今 回の研究において多点給電モノポールアンテナでは変数 をおいた給電点を4個に固定して考えたが,給電点の数 を増やした場合、最適化後の水平面指向性利得の最大値 がどう変化するかを調べることも今後の課題である.

## 参考文献

- [1] 社会法人 電子情報通信学会:アンテナ工学ハンド ブック,オーム社(1999.3)
- [2] EM Software & System-S.A.(Pty)Ltd : FEKO User's Manual(2005.7).
- [3] FEKO ホームページ, http://www.feko.info/.
- [4] 稲垣 直樹:電磁波工学,丸善株式会社(1998.2)