

コンクリートクラック深さ測定の 電気的非破壊検査法の検討

東北職業能力開発大学校 東北学院大学 工学部
 奈須野
 裕

 芳 賀
 昭

 梶 山 知 宏

Examination of The Electric Non-Destructive Test Method of A Concrete Crack Depth Measurement

Hiroshi NASUNO and Akira HAGA, Tomohiro KAJIYAMA

要約 一般的に土木建造物は鉄筋コンクリートによって作られているが、クラックから 浸入した雨水は鉄筋を腐食しコンクリート構造物の耐久性を著しく低下する。この ためコンクリートクラックが表面からどの程度の深さまで伸びているかを知る必要がある。 本研究では、クラックに導電性液体や導電性粉末を溶剤に混合したものを圧入して、モノ ポールアンテナの原理を利用して共振周波数を用いた周波数ドメインでの測定法により、ク ラック深さの測定を非破壊的に推定した。またこの実験を確認するためFDTD法によりシミ ュレーションを行い、実験の妥当性を確認した。

I はじめに

近年急速に整備されてきたわが国の土木建造物も今 後、経済の成長があまり期待できない状況では、新設 の事業計画はかなり難しいと考えられ、コンクリート 構造物の既存の建造物を大切にして、長持ちさせるこ とが極めて重要である。このため重大事故の発生を未 然に防止し安全性を保つために、コンクリート構造物 の性能の劣化を診断できる技術開発は緊急の課題であ る⁽¹⁾⁽²⁾。

従来、コンクリートクラックの深さの非破壊検査法 としては、目視や打音による他に、超音波法とX線造 影撮影法が用いられていた。超音波法は、超音波を入 力し受信子までの到達時間からクラックの深さを判定 する方法であるが、鉄筋を結合させた複合構造である 鉄筋コンクリートやアスファルト舗装で覆われたコン クリート橋架床板上面部のような複合体の場合には、 弾性波の伝搬速度が大きく異なり誤差が生じ、精度が 著しく悪く実用に適さない場合もある。また、X線造 影撮影法においては、かなりの精度で微細なクラック を非破壊で計測可能であるが、現在のX線装置の出力 エネルギーの関係からみると、0.3m程度の厚みのコ ンクリート構造物のクラックの計測が限界である。ま た、ダムやトンネルなどのコンクリート擁壁のように、 構造物の裏にX線フィルムを設置できない場合では、 この方法は使用できない。このためコンクリート表面 から、非破壊的にクラックの検査深度が深く、高精度 かつ作業性に富んだ検査法の開発が望まれている。

このような状況を背景に、我々はコンクリートクラ ック深さを非破壊的に推定することを目的として、E 型コアやV型コア励磁による磁気的非破壊検査法を提 案した^{(3)~(5)}。しかし、推定できるクラックの深さはE 型コアの長さの1/2であるため、深いクラックを計測 するにはコアの形状が大型になり設備も大型化してし まう問題があった。

本研究では、クラックに導電性液体や導電性粉末を 溶剤に混合したものを注入し、モノポールアンテナの 原理を用いて共振周波数、入力インピーダンスを測定 してクラック深さを推定した。クラックには線状の場 合と幅のある板状の場合を考慮して行っている。今回 これらの実験結果とFDTD法によるシミュレーション 解析を行い比較した結果について報告する。

II モノポールアンテナの原理による コンクリートクラックの測定法

今回提案したコンクリートクラック深さの電気的非 破壊検査法は、Fig.1の原理図に示すように、コンクリ ート表面からクラックに導電性液体あるいは導体粉を 注入している。また、コンクリート表面にはアルミニ ウム等の導体板を設置し、アースの機能をもたせた。 そして、ネットワークアナライザ(HP 8757C)によ り、クラックに注入した導体とアース板間のインピー ダンス及び共振周波数を測定する。

この場合、コンクリートクラックとコンクリート表 面のアース板はコンクリート誘電体中の一種のモノポ ールアンテナを形成しているとみなすことができるの で、クラック深さ(モノポールアンテナの長さ)をL とするとλ/4の周波数で共振する(1)式の関係が成り 立つ^{(6)~(8)}。ただし、コンクリートの導電率σは0 S/m とする。

 $L = \lambda / 4 = c / (4 \times f_0 \times \sqrt{\epsilon_s})$ (1)

ただし、f₀: 共振周波数[Hz] c : 光速(3.0×10⁸ m/s) ε_s: コンクリートの比誘電率



Fig.1 コンクリート中のクラック深さ測定法



Fig.2 銅線アンテナを使用した実験装置

これよりネットワークアナライザで共振周波数 f₀を 測定し、コンクリートの比誘電率が既知ならば、クラ ック深さLを推定できる。

この電気的非破壊検査法の基礎的実験として、アー ス板上に立てた銅線を用いて、これをモノポールアン テナとして、空気中とコンクリート中での共振周波数 を測定し、これよりクラックに見立てたアンテナの長 さを正確に測定できるかを調べている。

具体的なモノポールアンテナ法を用いた測定の実験方 法をFig2に示す。厚さ2mmの正方形アルミ板の中心に、 N型コネクタの中心ピンが通るように穴を開け、そこに N型コネクタを固定する。次に、N型コネクタの中心ピン に直径2.5mmの銅線を接続する。そして、N型コネクタ とネットワークアナライザを同軸ケーブルで接続する。

これは前述のように、銅線をアンテナ導体、アルミ 板をアース板としたモノポールアンテナを形成してい ると見なせる。そして同軸ケーブルに接続したネット ワークアナライザにより入力インピーダンスを測定し た。このとき、入力インピーダンスの虚部が零になる 周波数を共振周波数とした。そこからアンテナの共振 周波数を求め、クラックに見立てたアンテナの長さを (1)式より算出する。

銅線の長さLは0.075mから0.750mの範囲で変えて測 定した。またアース板面積による測定精度の違いを調 べるためにアース板の大きさも変えて測定した。アー ス板は正方形で0.1m×0.1m、0.15m×0.15m、 0.25m×0.25m、0.35m×0.35m、0.50m×0.50m、 0.75m×0.75m、1.0m×1.0mの7種類の正方形アルミ板 を使用した。この実験装置を使い、媒質が空気中とコ ンクリート中の結果を比較検討し、基礎的なモノポー ルアンテナ動作を調べた。

その結果、正方形アルミ板の一辺がアンテナ長さの 2倍以上あれば共振周波数と入力インピーダンスは一 定となり、アース機能を有することがわかった。さら に実際のコンクリートのクラックは線状ではなく幅の ある板状の形をしている。よって実験では、先に述べ た銅線によるモノポールアンテナの原理を用いた測定 法と全く同じ方法で、銅線を銅板に変更して基礎的実 験を行い共振周波数、インピーダンスを測定している。 これらの結果から、銅板の幅が小さいときには銅線と ほぼ同じ共振周波数が得られ、幅が大きくなるとコン クリート中での共振周波数は最大で16%程度まで変化 することが分かった。また、コンクリート中での共振 周波数は、空気中に比べ1/2.5~1/3.5程に低下した。 これは媒質であるコンクリートの比誘電率や導電率に よるものと考えられる。

銅板での入力インピーダンス実部と銅板の横幅に対 する特性は、実験の結果から空気中と同様に銅板の幅 を大きくなるほど共振周波数における入力インピーダ ンスの実部は低下していく傾向が見られた。それゆえ、 クラックモデルとしては線状ではなく幅のあるモデル で考察する必要がある。

Ⅲ FDTDによる解析手法

モノポールアンテナ法を用いた実験を検証するため、 モデルクラックのアンテナ導体に銅板を使用しモノポー ルアンテナの原理を用いた電気的非破壊検査法の実験結 果をFDTD法(CRC MAGNA/TDM)により解析した。

FDTD(Finite Difference Time Domain Method)法 とは、マックスウェルの方程式を時間、空間で差分化 し、解析空間の電磁界を電界と磁界を交互に計算する 方法を用いて時間的に更新して出力点の時間応答を得 る方法である。従って過渡解あるいは周波数応答を直 接求めることができる。

FDTD法では、Fig.3に示すように電界はセルの各辺 に沿って、磁界は面の中心に垂直に割り当てる。この ように配置することによって、電界の回転が磁界を、 磁界の回転が電界を与えるというマクスウェルの方程 式を満足する配置となる。また、差分法と有限要素法 では 2階の偏微分を扱うが、FDTD法では1階偏微分 により計算を行っている。このようにFDTD法はアル ゴリズムが簡単であること、優れた精度を持つこと、 複雑な物質の解析や材料定数の異なる物質の解析にも 適していることなどが知られている。特に誘電体の解 析でも誘電率やタイムステップ数などの定数を変える だけで良く、比較的簡単に解析ができる。



次に今回作成したコンクリートクラックをモノポー ルアンテナに見立てたモデル作成について記述する。

Fig.3 電磁界の配置

本解析では、コンクリートブロックと銅線、銅板の モデルを作成し、コンクリートの比誘電率や導電率、 及び銅板の幅を変化させて、共振周波数や入力インピ ーダンスがどう変化するかを調べた。

今回解析でモデル化した解析モデルの1つをFig.4に示 す。銅板での解析条件設定は以下のようにコンクリート ブロック[X×Y×Z]:寸法 0.2m×0.2m×0.2m 銅板 [Y×X]:寸法 0.075m×0.025m、0.075m×0.05m、 0.075m×0.075mである。作成アース板[X×Y×Z]の寸 法は500mm×500mm×2mmと実験に合わせている。



Fig.4 解析モデル

解析モデル作成においては、FDTD法は差分が基本 であるから、セルサイズは細かければ細かいほど高い 精度の結果を得ることができる。しかし、解析に時間 がかかるため今回は下記の設定で行った。

- ・ φ2mmの隙間を1mmセルで分割
- ・周りの空間は30mmセルで分割(これはターゲット周波数を1GHzとし、その1/10入の寸法)
- ・上記のセル寸法に開きが大きいため、セル寸法の 調整領域を設定

これより解析では、セル分割数が約27,000セルになっ た。次に吸収境界条件およびコンクリートの材料設定 を行う。解析領域が完全導体で囲まれているような閉 領域の問題では、吸収境界条件は必要としないが、ア ンテナ解析などの開放領域では、解析領域を仮想的な 境界で領域を閉じておく必要がある。境界条件が完全 でないと反射波が解析領域に戻り、誤差の原因となる。

また、今回のアンテナモデルなどのような電界に対応した解析では、条件の設定として比誘電率と導電率 を入力する。

FDTDで使用する励振パルスはガウス波で、周波数ス ペクトルが滑らかで定式化が容易である。今回アンテナ への入力はAIRGAP給電でガウス波を入力。このガウス 波はf=1GHzまでの周波数成分を含む設定にした。

分散 $\alpha = (4 \text{ f})^2 = 1.6 \times 10^{19}$

To=1/f=1×10⁻⁹ (持続時間)

Te=5/f=5×10⁻⁹ (終了時間)

Fig. 5は、このガウス波の入力画面とパルス波の波形 である。ここでの計算のステップ数は下記のように設定 している。

- ・時間刻み∆time=2.2×10⁻¹² sec
- ・ガウス波が十分通過する時間が必要であるため

STEP数を約=2000と決定(Te/Atime)

解析時間は時間刻∆timeを細かくすると多くの時間 が掛かるので、内容を検討してはじめは荒く計算した 方が時間に無駄がない。予想と同じ結果であれば詳し く解析を試みる。

Fig.6は、解析から求めた入力インピーダンスの結果 をグラフデータ処理するための画面である。FDTD法 により解析した結果より、求める入力インピーダンス の経路(電圧経路、電流経路等)を選択、次に表示周







Fig.6 解析結果のグラフデータ処理画面

波数レンジを設定して、計算を実行するとインピーダ ンスの実部と虚部の両方が表示される。

このときすべての結果を保存すると膨大なメモリが 必要となるので、目的に応じ必要となる部分を保存す ることが実用的である。FDTD法はアンテナの解析法 としては時間がかかるという欠点を持つが、計算機の 進化に伴って近年かなり注目されている方法である。

Ⅳ FDTD法による解析結果

実験を行った結果から、空気中($\epsilon_s=1$)では理論 式 f_o=c/(4L)に近くなることがわかった。これより IIの実験結果に従い、FDTD法による解析を行い共振 周波数と入力インピーダンスを求めた。

1 共振周波数の解析

Fig.7 に銅板の導電率 σ =0.085 S/m一定にして、比誘 電率 $\varepsilon_s \varepsilon 6,8,10,12$ と変化した場合の共振周波数と比 誘電率の特性結果を示す。この図からも分かるように 比誘電率が大きくなるに従い共振周波数は低くなって 行く。これは(1)式で示した $\int \varepsilon_s$ の成分が、効いてく るためであり式と一致している。

また、比誘電率 ε_s =10一定にして、導電率 $\sigma \varepsilon$ 0.06,0.08,0.1,0.12 S/mと変化した時の共振周波数と導 電率の特性の解析結果をFig.8に示す。先の比誘電率の 解析結果と同様に導電率は、(1)式の分母に依存してい るために大きくなると共振周波数は低くなる。

次にネットワークアナライザを使用した実験で、虚 部が零になる周波数を共振周波数とした結果から、 FDTD法解析による解析結果と比較を行った。ただし、 このとき銅板の幅Xは長さYで規格化して変化させて いる。実験から得た共振周波数の測定値と導電率σ





=0.06 S/m、比誘電率=10の時の解析から得た共振周 波数を比較したグラフをFig.9に示す。この結果から測 定値と解析値は良く一致していると言える。このよう に銅板のX、Y寸法を含めた解析の共振周波数が実験値 と良く一致したことは、解析によりコンクリートクラ ック深さが推測できると思われる。

2 入力インピーダンスの解析

実験で行った共振周波数(虚数部=0)時における、 入力インピーダンス測定結果(実部)より、銅線の長 さと幅に対するインピーダンスの変化をFDTD法によ る解析結果と比較した。

共振周波数時の入力インピーダンス実部は、アース 板面積や銅線長を変化させることにより変わる。しか し実験の結果から、銅線長に比較してアース板面積が 十分に大きければ入力インピーダンスのばらつきが小 さいことが分かっている⁽⁹⁾。この結果をもとにFDTD 法による解析では、アース板を十分に広く取りモノポ ールアンテナの原理が応用できるようにして、解析を 行っている。





Fig.11 入力インピーダンスの測定値と解析値の比較

Fig.10は導電率 $\sigma = 0.085$ S/mを一定にして、比誘 電率 ϵ_s の違いによる入力インピーダンス変化を解析し た結果である。これから分かるように比誘電率が大き くなるに従い入力インピータンスが下がって行くこと が理解できる。

次に実験から得られた入力インピーダンスの測定値 と、導電率=0.06S/m、比誘電率 ε_s=10の解析結果 から得た入力インピーダンスを比較したグラフをFig. 11に示す。測定値と解析値の絶対値では、2~3(Ω) 程度の誤差があるが、銅板の幅の増加とともに低下す る傾向は実験と良く一致している。

FDTD法による解析の結果は、実測値に近い値を得 ることができた。これより、解析で求めた値は実験を 良くシミュレーションしていると考えられ、数多くの 実験が出来ない今回の場合などに有効な手段と言え る。

V FDTD法による解析結果からの モデルクラック深さの推定

先の(1)式は媒質となるコンクリートの導電率σが 0S/mの場合の共振周波数とアンテナ長Lの関係を示し たもので、導電率σが有限の誘電体中のモノポールア ンテナとの関係は未知である。

そこでFDTD法による解析結果からアンテナ長Lを 媒質の比誘電率 ε_s、導電率 σ、共振周波数 f₀、モデ ルクラック(銅板)の長さに対する幅の比pによって表示 し推定する近似式を考えた。近似式は解析結果から得 られたデータをグラフ化して、この近似曲線から推定 式を算出したものである。

Lを求めるために必要な、モデルクラックの長さに 対する幅の比pを共振周波数における入力インピーダ ンスZoを用いて求めると(2)式となる。

 $p = ((146.425 \epsilon_{s}^{-0.735} - 44.678 \sigma^{0.277}))$

$$+Z_0)/18.859)^{-1/0.33}$$
 (2)

ただし

- Z₀: 共振周波数における入力インピーダンス
- ε_s:コンクリートの比誘電率
- σ :コンクリートの導電率
- p:モデルクラック(銅板)の横幅と縦の長さの比 (X/Y)

この p を用いてアンテナ長Lを求める式が(3)式になる。

$$\begin{split} L = c/(4 \times f_0 \times (2.5769 \, \epsilon_{\rm s}^{0.17} + 1.7258 \, \sigma^{0.24} \\ &+ 0.20306 \, p^{0.0663})) \end{split} \tag{3}$$

ただし

c : 光速(3.0×10⁸ m/s)

これらの(2)、(3) 式の妥当性を確認するため使用した、共振時における入力インピーダンスと共振周波数の解析値をTable1、Table2に示す。はじめに(2)式を用いてコンクリートの比誘電率 $\epsilon s = 10$ を一定にした場合のコンクリートの導電率 σ の変化によるpの誤差率を求めた。

Table 1 入力インピーダンス(Ω)

・誘電率 <i>ε</i> _s =10				
導電率 σ[S/m]	X/Y=0.333	X/Y=0.667	X/Y=1.0	
0.06	18	15.1	12.4	
0.08	21.5	16.8	13.9	
0.1	22.9	17.9	14.7	
0.12	23.6	18.2	14.9	
・導電率 σ=0.085(S/m)				
比誘電率 <i>ɛ</i> s	X/Y=0.333	X/Y=0.667	X/Y=1.0	
6	31.5	24.6	20.1	
8	26	20.4	16.7	
10	22	17.1	14.2	
12	185	1/1.8	122	

Table 2 共振周波数(MHz)

・誘電率 ε _s =10				
導電率 σ[S/m]	X/Y=0.333	X/Y=0.667	X/Y=1.0	
0.06	220	213	204	
0.08	210	202	196	
0.1	196	192	186	
0.12	183	180	177	
・導電率 σ=0.085(S/m)				
比誘電率 <i>ɛ</i> s	X/Y=0.333	X/Y=0.667	X/Y=1.0	
6	222	208	204	
8	216	207	198	
10	205	199	192	
12	198	193	187	

Fig.12は、同様に(2)式を用いてコンクリートの導電 率 $\sigma = 0.085$ S/m一定にした場合のコンクリート比誘 電率 ϵ_s の変化によるpの誤差率を示す。この結果、 算出したpには導電率や比誘電率の変化による誤差が 見られた。特に比誘電率の変化による誤差は非常に大 きくなった。これよりモデルクラックの長さに対する 幅の比を求める(2)式を使用する場合は、比誘電率の値 に十分注意して計算する必要がある。



Fig.12
 推定したpの誤差率とコンクリート

 比誘電率の特性

ここで(2)式が、(3)式に与える影響を調べるため(3) 式より、pの項を外した(4)式により(3)式と比較検討した。

$$L = c /(4 \times f_0 \times (2.5769 \epsilon_{s}^{0.17} + 1.7258 \sigma^{0.24}))$$
(4)

この式(3)と式(4)を用いて、コンクリートの比誘電 率 $\varepsilon_s = 10$ 一定にした場合のコンクリートの導電率 σ の変化によるモデルクラック(銅板)の長さLの誤差を 計算した。Fig.13(a)と(b)は同様に式(3)と式(4) を用いて0.075mの銅板を用いた実験から求めたコン クリート中の共振周波数を式に代入し、推定したLの 長さと実際の長さ0.075mを比較し誤差率を算出した 図である。ただし、このときのコンクリートの導電率 $\sigma = 0.085$ S/mは一定で、コンクリートの比誘電率 ε_s の変化により誤差率を算出した。

この結果、(3)式はコンクリートの比誘電率が増加し ても誤差率は最大でも5%程度で、アンテナの長さLを 推定するのに実用できると考えられる。(4)式は、(3) 式に比べるとやや誤差率が大きくなったがそれでも誤 差率は最大で10%程である。

これより(2)式が(3)式に与える影響はFig.13で示した (a)と(b)の誤差率の差から考えると少ないと思われる。 さらに誤差を少なくするには、Fig.12からコンクリー トの比誘電率を的確に求めることで全体誤差を小さく 抑えることができ、クラック長さLが推定できると思 われる。

以上の結果からわかるように(3)式のpの項は 0.20306 p^{0.0663}と他の分母の比誘電率、導電率に比べ ると小さく、無視しても実用上使えると思われるが、 精度良く推定するためにはpの項を考慮した(3)式を使 うべきである。

VI 実際のコンクリートクラックを使用しての深さの推定

コンクリートの比誘電率と導電率、アンテナ銅板の 横幅と長さの比、及び共振周波数から長さLを推定す る(3)式が実用上有効かどうかは実構造物のコンクリー トの検討モデルを作り、判定する必要がある。そこで 実際のコンクリートクラックを使用してのモノポール アンテナ法を用いた深さの推定を行った。Fig.14は実 験したコンクリートブロックの平面図である。



(a) 式(3)より求めたLの誤差率



Fig.13 推定したLの誤差率と

コンクリート比誘電率の特性

またFig.15に実験を行った導電性流体を流し込ん だコンクリートクラックの実験概略図を示す。このコ ンクリートブロックは幅0.40m、高さ0.20mで、上面 から見るとクラック長さが0.10mになっている。コン クリートブロックのクラックに部分には、導電性流体



Fig.14 コンクリートブロック平面図



Fig.15 実験用コンクリートブロック図

(水系銀めっき銅塗料)を注入している。

コンクリートの比誘電率 $\varepsilon_{s}=10$ で導電率 $\sigma=$ 0.06S/mとして共振周波数を測定した。結果は実際の 深さ0.10mの場合、推定したLの長さは0.098mになり、 誤差は2%程度であった。しかし、深さ0.20mの場合、 計算より推定したLの長さは0.16mになり誤差は20% 程度と大きくなった。

このようにコンクリートクラックの深さにより、その特性に違いが出た。これは深さ0.20mの場合クラック中の流し込んだ導電性流体が十分に底辺まで行き届かない状態で測定したものと考えられる。これらの測定結果から考慮して、測定精度の問題は導電性流体の流し込み方法および導電性材料選定などに今後検討が必要と思われる。しかし、モノポールアンテナ法によりクラック深さを推定するための共振周波数の測定は可能である^{(10) (11)}。

₩ おわりに

今回コンクリートクラックの深さを電気的に測定す るためにモノポールアンテナの原理を用いた非破壊検 査法についての検討を行った。

実験ではコンクリートクラックのモデルに銅線や銅 板を用いて空気中とコンクリート中での、共振周波数 や入力インピーダンスの違いを測定した。この実験結 果をもとにしてFDTD法による解析を行い、銅板の長 さLを求める推定式を出した。さらにコンクリートク ラックに水系銀めっき銅塗料を注入、共振周波数を測 定して、クラック深さを推定式から算出した。

その結果、実際のクラックにおいても共振周波数か らクラック深さの推定が可能であった。よってクラッ クモデルに銅板を使用してFDTD法より求めた深さの 推定式は実際のクラックに対しても有効であると考え られる。 しかし、コンクリートクラックの電気的非破壊検査 法の性能を測定できるコンクリートクラックの深さか ら見ると深いのも浅いものも測定可能であるが、特に 深いクラックの測定には共振周波数が低下し測定が容 易になる一方で、アース機能を持たせるには大きいア ース板が必要になるので、現場での利便性は劣るなど の短所がある。さらに、深いクラックの先端部分まで 導電性導体を圧入する方法なども今後の課題である。

測定精度としては、クラックの幅等により5~20% 近い誤差が出る可能性があることや、実際のコンクリ ートクラックでは樹枝上に枝分かれをした複雑な形状 をしており、これらに対しての推定式の精度を上げる ことなども、今後の検討事項となっている。

〈〈参考文献〉〉

- (1)谷川恭雄、山田和夫:コンクリート工学、27、 5(1989)
- (2)大塚浩司:土木学会論文集、451、169 (1992)
- (3)横内健、奥山朋和、芳賀昭、大塚浩司、八木正昭、松木 英敏:日本応用磁気学会誌、22、909-912(1998)
- (4)芳賀昭、大塚浩司、須藤昌洋、高橋忍、奈須野裕、 松木英敏:日本応用磁気学会誌、23、1537-1540 (1999)
- (5)田村友邦、佐藤清正、大阪亮、芳賀昭、大塚浩司、 松木英敏:東北学院大学工学部研究報告、Vol.34、 No2、67-71 (2000)
- (6)後藤尚久:図説アンテナ、P187、コロナ社 (1995)
- (7) Y.D.He and L.C.shen:IEEE Transactions on Geoscience and Remote Sensing , Vol.30, No.3, pp.624-627 (1992)
- (8) 脇田喜之、山田寛喜、山口芳雄:電子情報通信学 論文誌、B-Ⅱ、Vol.J81-B-Ⅱ、No.8、 pp.797-804 (1998)
- (9)梶山知宏、芳賀昭、塩川孝泰、奈須野裕、松木英 敏:『モノポールアンテナ動作によるコンクリー トクラックの深さ測定法の検討』平成15年電気学 会全国大会(2003)
- (10) 梶山知宏、芳賀昭、塩川孝泰、奈須野裕、松木英 敏:『コンクリートクラックの非破壊検査法の一 検討』電気学会マグネティクス研究会資料、 MAG-03-44、pp.25-29 (2003)
- (11) 奈須野裕、芳賀昭: 『コンクリートクラックの電気的非破壊検査法の一考察』第14回職業能力開発 研究講演会、pp.33-34 (2006)