論文 超音波リアルタイム計測手法を用いたコンクリートの内部探知に関 する研究

植松 恵一*1・廣瀬 正行*2・中西 三和*3・安達 洋*3

要旨:従来の巨視的探知理論を用いたコンクリート内部探知の基本原理は,受信する広帯域 成分波より表面波等の探知妨害波の強度が最も小さくなる周波数帯で狭帯域成分波を抽出す るものである。この従来法を用いた探知及び波形分析に要する時間は比較的長く,実用化に あたって問題とされてきた。本研究は上記理論を発展させ上記問題点に対処し,コンクリー ト内部探知をリアルタイムに行うことが出来る測定法について論じ,上記測定法を用いた埋 設管探知結果を示す。

キーワード:非破壊,超音波,巨視的探知理論,コンクリート,埋設管,リアルタイム計測

1. はじめに

既存コンクリート系構造物の耐震性能評価や 新築建物で打設されたコンクリートの品質確認 の為に,建物を傷めず調査・診断する非破壊検査 法の確立は重要な課題の一つである。コンクリ ート内部を超音波で探知する場合,いくつかの コンクリート特有の問題点(材質,経年劣化,内 部に存在する気泡,表面に生ずる無数の微細な ひび割れ等)により探知が難しく,実用化に課題 が残されている。

筆者らはコンクリート系構造物内部探知用に 種々の問題点に対処した機能を持つ超音波内部 探知装置¹⁾を用いて種々の探知物に対し,本装 置の有効性の確認・探知手法の確立を目指し実 用化へ向けて研究を行っている。これまでに確 立した鉄筋かぶり厚探知手法や埋設管探知手法 等は巨視的探知理論²⁾に基づいて行われている。

巨視的探知理論を用いたコンクリート内部探 知の基本原理は,受信した広帯域成分波から表 面波等の探知妨害波の強度が最も小さくなる周 波数帯で狭帯域成分波を抽出することである。 この方法は波形分析にそれなりの時間を要する。 本研究は上記理論を発展させることでコンク リート内部探知をリアルタイムに行うことが出 来る測定法について論じ,その測定法を用いた 計測事例を示す。なお,以下に示す計測は全て 上記探知装置を用いて行う。

2. リアルタイム計測

2.1 計測処理の概要

ー対の発信および受信探触子の間隔を固定あるいは,はある間隔で連続移動して得られる超音波を加算平均して得る受信波を *G*(*t*)とした時,対応するフーリエスペクトルを *F*(*f*)を逆変換した時系列波形 *G*(*t*)は(1)式で表される。

$$G(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \left(F(f) \cdot e^{iwt} \right) \cdot df \qquad (1)$$

探触子操作の違いから得られる幾つかの G(t) 波に対して,種々のフィルター処理を施しリア ルタイムにコンクリートの内部探知をする処理 の概要を以下に述べる。

- (1) 探知妨害波が最も小さくなる最適周波数
 *f*₀の算定
- *1 (株)合人社計画研究所 工修 (正会員)
- *2 (株)エッチアンドビーシステム 代表取締役社長 (正会員)

*3 日本大学教授 理工学部海洋建築工学科 工博 (正会員)

図 1 に示す探触子間隔を固定(a1)あるい は a1~a2 の範囲で連続移動させながら得られ る加算平均波 *G*(*t*)において,探知妨害波の強度 が小さくなる低振動数の値*f*₀は(2)式で与えられ る。この時の*f*₀値を最適周波数と呼ぶ。

$$f_0 = \frac{{}_{C}V_P}{\Delta a + \phi} \tag{2}$$

ここに ,_CV_Pはコンクリート縦波音速 , a=a2-a1 , は探触子径である。

(2)探触子操作の違いを考慮して求めた波形に 対する探知妨害波の強度が最も小さくなる 最適周波数 f_Rの算定

固定計測(探触子間隔:a1)で得られた加算平 均波 G1(t)と探触子間隔を a2 として固定計測し た加算平均波 G2(t)を加算平均した波形では,表 面波等の探知目標以外の波形が最も小さくなる 振動数 f_R が(3)式で得られる。これを第2の最適 周波数とする。

$$f_R = \frac{1}{2} \cdot \frac{\gamma \cdot_C V_P}{\Delta a} \tag{3}$$

この場合の計測法を探触子間距離離散化移動計 測と名づける。ここに, は音速補正係数(図 5参照)である。

(3) 探知目標波を最も大きく励起する最も低振
 動数の周波数 f_D 値の算定

詳細は後述するが,計算による方法と試計測 による方法がある。

(4)リアルタイム波形として抽出する狭帯域成 分波の中心周波数 f_eの算定

妨害波の強度が最も小さくなる振動数 f_0 ある いは f_R と,探知目標波が最も励起される低振動 数の周波数 f_D の平均の値を用いて,探知目標波 の中心周波数 f_e を算定する。

(5) 妨害波を除去した波形 GA(t)を抽出する演 算処理

 f_e を中心周波数とする狭帯域成分波を高速に 求めるために使用した3種類の周波数フィルタ $-A_1(f), A_2(f), A_3(f)$ を図 2に示した。このフィ ルター処理により妨害波が除去された波形 GA(t)が(4)式として求められる。



$$GA(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \left(A_1^{n1}(f) \cdot A_2^{n2}(f) \cdot A_3^{n3}(f) \cdot F(f) \cdot e^{iwt} \right) df \quad (4)$$

(6) GA(t) を平滑化した波形 GB(t)を抽出する 演算処理

この GA(t)波の時系列上に現れた探知目標波 の時刻 $t_T \varepsilon(5)$ 式として求め,この $t_T \varepsilon$ 中心とす る時刻歴フィルター $FiLT t_T(t) \varepsilon(4)$ 式に乗じ,平 滑化した波形 GB(t)が(6)式で表される。

$$t_{T} = 2 \times d_{e} / {}_{C}V_{P} + \beta_{1} \cdot 10^{3} / f_{0}$$
 (5)

ここに, d_e は探知目標波の概略路程 1 は 0~2 の実数で、探知目標に応じて数値が決定される。

$$GB(t) = FiLT_{tT}(t) \cdot GA(t) = \int_{-\infty}^{\infty} (FA(f) \cdot e^{iwt}) df \quad (6)$$

この処理により探知目標波が時刻歴上に顕著に 抽出されることになる。

(7) 探知目標波をより鮮明に確定できる波形

GC(t)を抽出する演算処理

(6)式の *GB*(*t*)波に対応する *FA*(*f*)スペクトル を,(4)式と同様のフィルター処理をすることで 狭帯域における探知目標波をより鮮明に確定で きる波形 *GC*(*t*)が(7)式により求められる。

 $GQ(t) = \int_{-\infty} (A_1^{n1}(f) \cdot A_2^{n21}(f) \cdot A_3^{n31}(f) \cdot FA(f) \cdot e^{iwt}) df$ (7) これら 7 つのの処理の過程を組み合わせること により,種々の状態におけるコンクリート内部 探知が可能となる。また,探知目標波を高速で 得ることができるという点で,この計測手法を ここではリアルタイム計測と呼ぶ。次節以降に, 具体例をあげながら,このリアルタイム計測の 有効性と精度について検証した。

2.2 探触子間距離離散化移動計測

前節で述べたリアルタイム計測の処理方法 (前節(1)~(7))を実計測による具体例によ リ示す。図 4の測定例はかぶり厚 10cm の鉄筋 直上コンクリート面での加算平均波 G(t)より, f_R値を中心周波数とする狭帯域成分波を示した ものである(処理(2))。細線波は探触子中心間 距離を 60mm としたときの G1(t)波であり、太線 波は 70mm としたときの G2(t)波である。早い時 刻で生ずる表面波等の妨害波に位相ずれが半波 生じている。しかし,探知目標波の鉄筋反射波 には位相ずれが生じていない。この 2 つの波 G1(t),G2(t)を更に加算平均した波を G(t)波と定 義すれば,鉄筋反射波が増幅し探知妨害波が大 きく低減する。(3)式の第2の最適周波数 f_R値は 上記の如く G(t)波において表面波等の探知妨害 波の強度が最小になる振動数である。(3)式の は周波数により変化する。多くの測定実験によ れば ,100kHz 前後の成分波では =0.74 ,175kHz 前後の成分波では =0.63, 250kHz 前後の成分 波では =0.53 が得られている。図 5 に 値と 周波数の関係を示す。以下に 値がなぜ周波数 で変動するかについて説明する。図 6 の直接 波と呼ばれる 203 経路の妨害波は縦波,横波の 混存したものになる。また 202 経路の妨害波の 支配的成分は表面波である。これ等直接波と表



面波の相対強度は周波数で大きく変化する。また,低周波になればなるほど,相対強度は直接 波の方が大きくなり,高周波になると,逆に表 面波の方が大きくなる。これより,前記表面波 及びその表層を浅く,あるいは深く潜って伝達 する直接波による合成波がコンクリート表面を 伝達するものと見なした時, ・_{CVP}はこの場合 の等価音速と考えることができる。低周波成分 波の場合,直接波に含まれる音速の速い縦波成 分が増大し,結果として, 値が大きくなる。 一方,高周波になると,直接波成分が相対的に 小さくなり,・_cV_Pが前記表面波の音速(約0.53 ×_cV_P)に漸近する。

 2.3 探知目標波が相対的に大きくなる振動 数 f₀

図 7 は,コンクリート表面にヘア クラッ クが多量にある場合の鉄筋の探知例である。測 点3,測点8,測点13位置にかぶり厚50mmで 径 19mm の丸鋼が埋め込まれている。これ等鉄 筋の配筋ピッチは 150mm である。相隣り合う 測点の間隔は 30mm としている。径 40mm,共 振振動数 500kHz の振動子を内蔵した一対の探 触子をその中心間距離 70 mm に保持し,探知対 象鉄筋の配筋方向に 200mm 移動させながら 各々の測点で2000回の受信波を収録し 受信波 の加算平均波 G (t)を(1)式で F(f)=1 とする位相 解析に置き換えた。本供試体の音速 _{cVP}=3900m/sec, =0.64 として,最適周波数 *f_R*=120kHz を求め,この*f_R*値(処理(2))を中 心周波数とする狭帯域成分波 GA(t)(処理(5)) を *GA²*(*t*)表示したのが図 7 である。同図によ れば,鉄筋が直下にある測点3,8,13を探知で きていない。つまり,無数のヘア クラックの 存在で探知不能となったと考えられる。これよ リ,鉄筋のかぶり厚d=50mm, CVP=3900m/sec,

 $_1 = 1/2$ 及び $f_R = 120$ kHz を(5)式に適用し, $t_T = 30$ µ sec と算定し,上記 *FiLT* t_T (*t*)を上記 *GA* (*t*)波 に乗じ,*GB* (*t*) (処理(6))を計算し,それに 対応する *FA* (*f*)を図 8 に示す。ここで,(7)式を 用いる。n11=0,n31=0として, $A_2(f)$ を前記 *FA* (*f*) に多数回(n21)乗じていく経緯の中で,鉄筋が 直下にある $A_2^{n21} \cdot FA$ (*f*)が中心周波数 $f_R = 75.7$ KHz の *Sinⁿⁿ*(*f*)状のスペクトルとして浮び上がる。図

9 がこの状況を示したものである。なお,図 8,図 9に示す各線は,図 7に示す計測点 毎のスペクトルを表している。図 9に示す測 点3,測点8,測点13は鉄筋が存在する位置で のスペクトルである。図 10は*f*_R=75.7KHz と する A₃ⁿ³¹(*f*)を用い,n31=200として A₃ⁿ³¹(*f*)・A



 $_{3}^{n^{21}}(f) \cdot FA(f)$ より得た $GC^{3}(f)$ 表示波(処理(7)) である。直下に鉄筋が存在する測点3,測点8, 測点13 でのみ改変された鉄筋からの反射波が 明敏に確認できる。探知目標波の強度が最も卓 越する周波数 f_{D} は標準音速(V_{st}),被探知体音速 ($_{C}V_{P}$),探知路程(ℓ)の関数 $_{2}(\ell)$ を用いて(8) 式に示し定義する。

$$f_D = \alpha_2(\ell) \cdot \frac{cV_p}{V_{ST}} \tag{8}$$

つまり,最適周波数 $f_0^{(1)}$ あるいは第2の最適周波 数 f_R のいずれかと,探知目標波が最も大きくな る振動数 f_D の平均の値により f_e を決定し(処理 (4)),この f_e を中心周波数とする狭帯域成分波 を抽出すれば,改変された探知目標波をリアル タイムに特定できる。

3. リアルタイム計測を用いた埋設管探知 鉄筋コンクリート造建物の増改築や耐震改修 等を行う場合,壁やスラブからコンクリート強 度試験用にコアを抜く必要が生ずる。壁やスラ ブには,鉄筋の他に設備管が埋設されており, これらを傷つけずにコアを抜き取るためには, 埋設管の位置を正確に知る必要がある。文献3) では,埋設管の平面的位置及びかぶり厚を探知 する計測手法を提案すると共に,埋設管の配置 方向を確認し得る方法論についても論じた。し かし,以下の問題点を内包するものであった。

第1に,上記探知手法は電磁波等の探知装置 を用いた探知に比べ高精度ではあるが測定作業 と解析結果の検討にある程度時間を要すること, 第2に,埋設管近傍での埋設管有無探知は短時 間で高精度に特定し難いことが挙げられる。

そこで,上記問題点に対処し,容易かつ迅速 に埋設管等を探知できる手法について論ずる。

3.1 埋設管探知用供試体概要

図 11 に埋設管探知用供試体概要を示す。壁 やスラブを想定し,厚さ 200mm のコンクリー トの上下面に,D10の鉄筋をピッチ 200mm,か ぶり厚 30mm と 40mm で格子状に配筋し,更に,

28.6 の鉄管と 28 の塩ビ管を埋設している。 鉄筋直下の鉄管はかぶり厚 85.7mm,斜めの鉄 管はかぶり厚 71.4mm,塩ビ管はかぶり厚 100.0mmである。本実験では、ブロック番号1, 2 のブロックを使って行った。ブロック番号1 は、埋設管が存在しないブロック、ブロック番 号2は、埋設管が存在するブロックとする。供 試体コンクリートの *cVP* は 4317.8m/sec である。

3.2 埋設管有無探知結果

図 12は図 11のブロック1内のコンクリー ト面に探触子を固定配置して得た 1000 回の加 算平均波 G(t)を示す。また,図の横軸は時間(µ sec)を表し縦軸は強度(電圧)を表している。

図 12 中のカーソル(a)位置は版厚(200mm) に相当する反射波を示している。試計測により f_D値を求める場合(処理(3)),(5)式のt_T値(図

12 中のカーソル(a)位置に相当)で定義される図 3の*FiLT t_T(t)*を用いて図 12の加算平均波に(6)式を用いて探知目標波を抽出する。



図 13 が (6) 式右辺の FA(f)スペクトル (処理 (6))で,同図カーソルで示す振動数 84KHz(横 軸:周波数)が探知目標を既知であるスラブ厚と した時の f_D 値(処理(3))である。この場合, 表面波等の探知妨害波の強度が最小になる最適 周波数は f_R =107.5KHz となる。上記 f_D 値と f_R 値 (処理(2))では,若干その値が異なり $f_R > f_D$ となっている。埋設管からの反射波の f_D 値は, その路程が版厚反射波より短いことから上記 f_D =84KHzより大きくなる。これより,リアルタ イム波形として抽出する狭帯域成分波 *GB*(*t*) (処理(6))の中心周波数を上記 $f_R > f_D$ の平均 値で $f_e = (107.5+84)/2$ 95KHzとする(処理(4))。

図 14 は,分析周波数の上限を 2500KHz と し, GB(t)波を $GB^2(t)$ 表示したものである。図 12のG(t)波では、版厚反射波の前後に生じてい た妨害波が図 14 の GB(t)波では消滅し, 版厚 反射波のみが大きく生じているのを確認でき、 埋設管なしとリアルタイムに判断できる。図 15,16,17 にブロック2 についての探知結果を 示す。図 15 中の(b) で示す波は版厚反射波 であり,502で示す波は図 16の(A)に示す発信 探触子の超音波発信面が直下の埋設管の平面投 影面に探触子径の 1/4 が重なり,かつ受信探触 子の中心と埋設管中心線との距離を 64 とした 時の上記と同一の処理で抽出した GB(t)波を *GB²*(*t*)表示したものである。(b)に示す版厚反 射波以外に(c)に示す埋設管からの反射波が大 きく生じている。同図 501 波は図 14 の埋設管 が存在しない位置での版厚反射波を重ね描きし ている。各波は,その最大振幅を最大表示して いる。次に,図 16の(B)に示す探触子の双方 共,埋設管の直上に配置した時の上記と同一の 処理で抽出した fp =95KHz を中心とする狭帯域 成分波について確認する。図 17 中の(d)で 示す波が,この場合の GB²(t)波である。超音波 の伝達が埋設管により遮断されることで,版厚 反射波が消滅し,埋設管からの反射波が大きく 生じている様が確認でき,埋設管有りとリアル タイムに確認できる。同点線波は図 15の場合 と同様に図 14 の版厚反射波を重ね描きして いる。なお,図 15,図 17の波形は,図に示 す時系列フィルターを(6)式より作成している。

4. まとめ

巨視的探知理論を拡張しコンクリート内部探 知をリアルタイムに行うことが出来る計測法を 確立し,リアルタイム計測を用いた埋設管探 知・鉄筋探知の有効性を確認した。

参考文献

(1) 廣瀬正行 他:超音波によるコンクリートの内部探知 2,検査技術,第4巻6号,



pp.50-56, 1999.6

- 2) 廣瀬正行 他:超音波によるコンクリートの内部探知3,検査技術,第4巻7号, pp.47-56,1999.7
- 3) 安達洋 他:超音波を用いたコンクリート 系構造物の内部探知手法に関する研究,コ ンクリート工学年次論文集, Vol.23, No.1, pp571-576, 2001