

マイコン을 利用한 電動機制御装置

1. 머리말

1971年에 인텔社에서 第1世代의 마이크로컴퓨터라고 하는 원칩 中央處理유닛(CPU)이 발표된 이후 大規模集積回路(LSI)의 발달에 따라 보다 高機能, 高速化된 마이크로컴퓨터가 발표되고 있다. 이에 따라 마이크로컴퓨터의 利用形態의 進歩도 현저하게 나타났고 家庭電氣品, 게임 등 日常生活에서 많이 사용하는 製品을 비롯하여 모든 分野의 製品에 應用되기에 이르렀다.

電動機制御裝置의 分野에서도 例外는 아니었고 마이컴應用이 注目되고 종래의 하아드웨어로 구성하면 複雜하고 곤란한 制御裝置의 實用化를 보다 高機能의 制御裝置의 개발을 위하여 마이컴이 사용되게 되었다. 여기서는 誘導電動機의 可變速制御裝置에의 마이컴應用의 紹介를 中心으로 電動機制御裝置에서의 마이컴의 역할에 대하여 説明한다.

2. 마이컴應用分野

2-1 마이컴應用의 利點

마이컴은 그림 1과 같이 各種 論理演算이나 數值演算 및 메모리나 I/O를 制御하는 機能을 가진 CPU와 프로그램 및 演算結果나 定數를 記憶하는 메모리와 外部信號와의 入出力を 실시하는 I/O로構成된다.

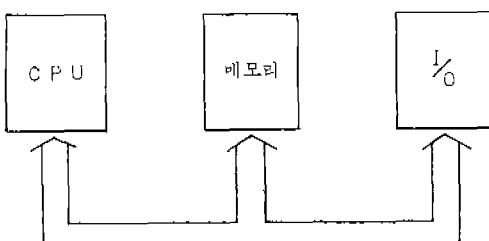


그림-1) 마이컴의 構成

成된다.

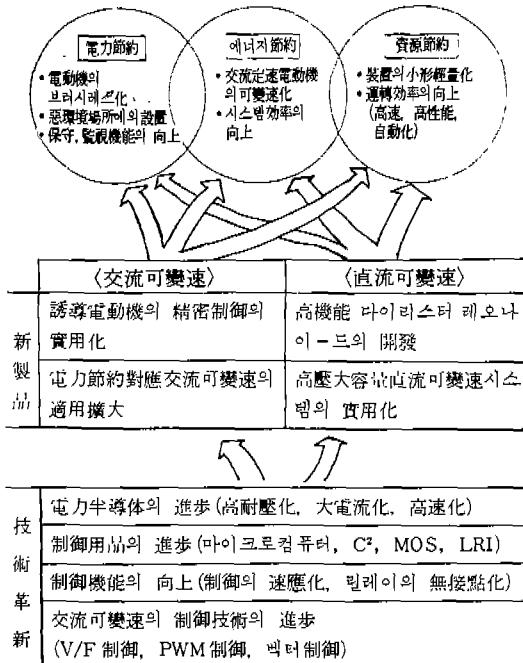
마이컴의 利點은 基本的으로 같은 構成의 回路를 베이스로 目的에 따른 프로그램에 의하여 다양한 용도에 適用된다는 점에 있다. 따라서 大量生產과 LSI에 의하여 값이 저렴하고 信賴性이 높은 하아드웨어로 裝置를 構成할 수 있다. 마이컴의 適用으로 裝置의 設計는 종래의 部品을 어떻게 接續할 것인가의 하아드웨어 中心의 設計에서 프로그램을 어떻게 할 것인가의 소프트웨어 中心의 設計로 되었다. 이로 인하여 종래에 하아드웨어에 의하여 制限을 받고 있던 裝置의 性能이 보다 高度의 機能을 발휘하게 되었고 앞으로 더욱 발전되어 나갈 것으로 期待된다.

2-2 마이컴應用의 技術動向

그림 2에 電動機制御技術의 技術動向을 들었다. 電動機制御技術은 마이컴이나 電力半導體의 進歩를 비롯한 技術革新에 의하여 直流可變速이나 交流可變速의 分野에서 新製品이 生產되어 電力의 節約, 에너지節約, 資源節約를 期하여 보다 높은 生產性的向上을 追求하는 產業界의 要求에 부응하고 있다. 여기서는 直流可變速과 交流可變速에의 마이컴應用의 技術動向에 대하여 説明하기로 한다.

(1) 直流電動機의 制御技術

可變速制御가 되는 電動機는 종래로부터 制御가 簡單하고 매우 우수한 運轉特性을 업을 수 있는 直流電動機가 사용되어 왔다. 直流電動機는 界磁捲線이 分離되어 있으므로 磁束(界磁電流)과 토크(電機子電流)를 任意로 制御할 수 있으며 精密한 速度制御나 定出力制御 등 高度의 制御方式이 實用化되고 있다. 따라서 모든 產業分野에 널리 採用되고 있으며 制御技術도 오랜 歷史의 莊重한 積累으로 完



〈그림-2〉 電動機 制御技術의 技術動向

成段階에 이르고 있는데 시스템 전체의 綜合的인 경제性追求面에서 보다高度의 機能의 現實을 II의으로 하여 마이컴이導入될 것으로 전망된다.

첫째로 制御性能의 向上改善의 點에서는 종래의 아날로그 制御系에서 곤란하게 생각되었던 檢出器의 高精度의 線形性確保, 아날로그信號의 正確한 傳達, 外部變化(溫度, 外亂)에 의한 誤差補正 등을 制御部의 마이컴化에 의하여 디지털制御系로 대체하여改善할 수 있다.

둘째로 시스템의 操業效率向上, 信賴性의 向上, 保守機能의 向上面에서는 시스템의 最下位 레벨의 손발로서의 電動機制御裝置와 上位의 프로세스 컴퓨터間을 多重메이터傳送裝置로 直接 인터페이스하기가 용이하고 外線케이블削減에 의한 經濟性效果를 얻을 수가 있는 동시에 制御시스템의 階層構造가 完成된다. 또한 遠力에서의 特性診斷이나 故障診斷에 의한豫防保全이 크게 촉진될 것으로期待된다.

이와 같이 直流電動機의 制御技術은 그 特徵을 충분히 살려 앞으로도 보다高度의 完成을追求할 것으로 생각되는데 直流電動機가 整流子와 브리시라는 機械的 接触機構를 가지고 있기 때문에 整流界限에서 오는 容量限界가 있으며 또한 整流子와

브리시의 定期保守가 必要하다는 것이 難點이다.

(2) 篩形誘導電動機의 制御枝述

篩形誘導電動機는 브리시나 슬립링이 없는 가장 견고하고 耐環境性이 우수한 電動機이다. 篩形誘導電動機를任意로 可變速制御하는 것은 電動力應用技術者の 꿈이었는데 電力用 半導體와 마이컴을 應用함으로써 實用化가 急速히促進되었다. 篩形誘導電動機의 回轉數 N은 일반적으로 다음 式으로 表示된다.

$$N = \frac{120f(1-S)}{P}$$

f: 電源周波數, P: 電動機極數, S: 슬립

따라서 電源周波數을 變化시킴으로써 回轉數를 變化시킬 수가 있는데 실제로는 동시에 電壓을 變化시켜야 한다. 이것은 모우터에 印加되는 電壓을 E라 했을 때 모우터 내의 磁束 $\phi_m = K_f \frac{E}{f}$ 로 表示된다.

따라서 周波數만으로 回轉數를 내리려고 하면 磁束이 더욱 强化되어 强化되어 飽和되어버리므로 周波數와 電壓을 동시에 制御하여 磁束은 일정하게 해야 된다.

이 制御는 V/F制御라고 한다. 그러나 V/F制御만으로는 制御系가 開ル우프이고 定常狀態의 制御特性은 安定되어 있는데 負荷나 指令値가 急變한 순간의 過渡狀態에서는 安定된 應答은 염기가 어렵다. 거기서 高速應答, 精密制御의 可能性을 개척하는 것으로 벡터制御가 開發되었다. 이것은 基本적으로 直流電動機의 토크發生에 카니즘은 그대로 篩形誘導電動機에 適用한 것으로 1次電流 I_1 이 1次捲線에 回轉磁界를 만드는 励磁電流 I_1 과 2次導體에 발생하는 토크에 比例하는 2次電流 I_2 의 벡터合成이라는 사실에 着眼한 것이다. I_1 은 다음 式과 같다.

$$I_1 = I_1 + I_2$$

이에 의거하여 I_1 의 時時刻刻의 瞬時値를 마이컴으로 演算制御하고 I_2 의 瞬時値制御를 실시하는 閉ル우프 制御系를構成함으로써 精密하고도 스무우드한 制御를 할 수가 있다. 이 벡터演算制御는 電動機나 變換器의 動作狀態에 맞는 시시각각의 복잡한 演算制御機能을 마이컴에 부여함으로써 마이컴의 베리트를 충분히 살린 制御方式이라고 할 수가 있다. 벡터制御方式의 實用化에 의하여 종래 直流

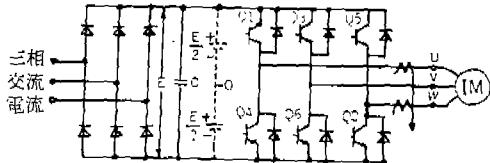


그림-1 트랜지스터 인버터의 주회로구성

電動機의 獨舞台였던 精密速度制御나 定出力制御 등의 高度의 制御도 篠形誘導電動機로 代置하는 것 이 可能해졌다.

3. 트랜지스터 인버터의 마이크应用

籠形誘導電動機의 町變速制御의 實用化는 에너지 節約, 節電, 資源節約을 追求하는 社會的 要求에 부응하는 것이기도 하고 大容量에서 廣範圍하게 採用되는 주제에 있다.

小容量의 可變速制御의 分野에서는 마이크과 파우어 트랜지스터를 應用한 制御裝置의 實用化에 의하여 經濟的이고 보다 콤팩트한 制御裝置가 實現되었다.

3-1 電壓形 트랜지스터 인버터

誘導電動機를 V/F制御에 의하여 町變速하고 裝置가 電壓源과 같이 作用하는 인버터를 電壓形인버터라고 한다. 例文變換回路를 차이안트 트랜지스터(GTR)로 구성한 것은 電壓形트랜지스터 인버터라고 한다. 인버터에 의하여 周波數와 電壓을 可變制御하는 方法의 하나로서 PWM(Pulse Width Modulation) 방식이 있으며 그림3에 主回路構成을 들었

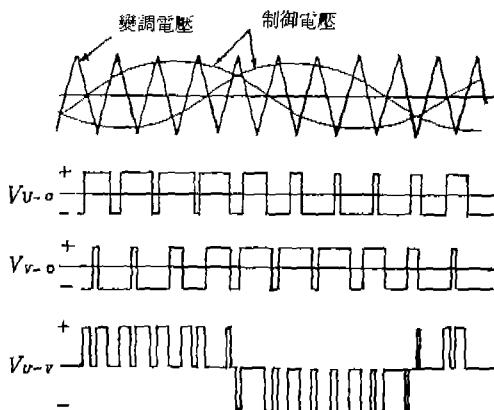


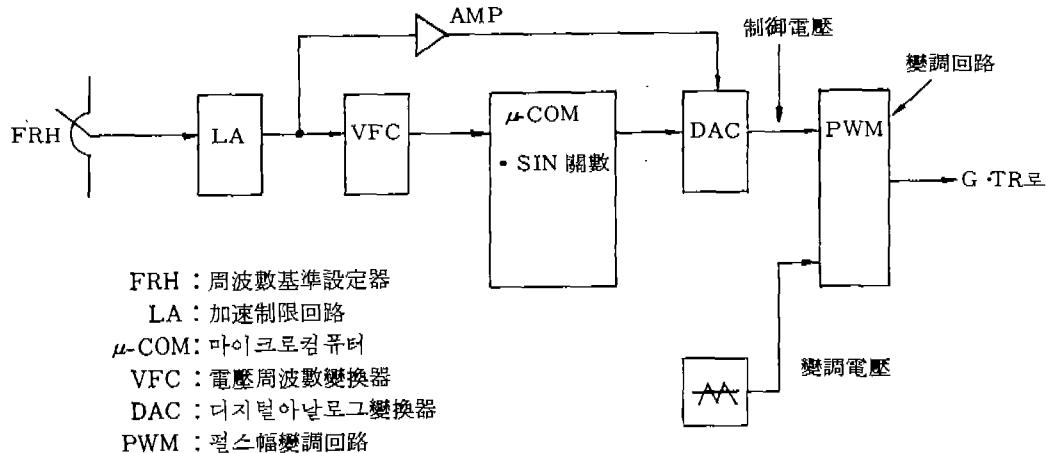
그림-4) PWM制御波形

다. 그림3에서 3相交流電源을 整流, 平滑한 直流電源 E를 主트랜지스터 ($Q_1 \sim Q_6$)로 구성한 인버터部分에서 直流에서 交流로 變換하는 동시에 電壓制御를 한다. 이 때 出力의 電壓 V와 周波數 F의 制御를 $Q_1 \sim Q_6$ 의 트랜지스터의 펄스幅을 變換하여 실시한다. 이와 같이 周波數는 인버터의 초동에 의하여 可變되는데 이대로는 出力電壓波形은 方形波이며 工業電流에 高調波가 많이 포함되어 電動機의 토오크리풀이나 効率의 低下가 문제가 된다. 여기서 出力電壓波形을 正弦波에 接근시키는 방식으로 正弦波 PWM制御가 있다. 그림4에 正弦波 PWM制御의 波形變調方法에 대하여 2相分을 例로 하여 들었다. PWM制御는 周波數 設定에서 부여된 入力의 크기에 比例하는 振幅을 가진 正弦波의 交流制御電壓을 만들어내며 이 制御電壓을 變調回路에서 3角波의 變調電壓에 의하여 變調하고 그 信號에 의하여 主트랜지스터 ($Q_1 \sim Q_6$)의 온, 오프를 하여 원하는 出力周波數와 電壓을 얻는다. 中性點에 대한 電壓은 $V_u - o$, $V_v - o$ 가 되며 $U - V$ 間 線間電壓은 $V_u - v$ 가 된다. 따라서 出力電壓은 1사이클 속에서 펄스幅이 變化하여 그 交流電壓은 殘似正弦波가 되며 電動機電流는 거의 正弦波가 된다. 그림5에 制御回路構成을 들었다.

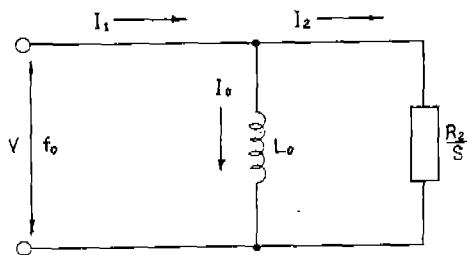
마이크 μ-COM은 周波數 基準에 比例하는 周波수의 펄스 을 받아 入力周波數에 比例하는 周波數의 正弦波 함수의 3相의 베이터를 出力한다. 이와 같이 電壓形 트랜지스터 인버터에 있어서는 마이크의 사용에 의하여 任意의 周波數의 正弦波, 또한 서로 120度의 位相差를 가진 3相의 正弦波 出力電壓을 용이하게 얻을 수가 있다.

3-2 電流形 트랜지스터 인버터

誘導電動機를 벡터制御에 의하여 制御하고 裝置가 電流源과 같이 作用하는 트랜지스터 인버터를 벡터制御付 電流形트랜지스터 인버터라고 한다. 벡터制御의 原理를 具体的으로 이해하기 위해 그림6에 誘導電動機의 簡易等價回路를 들었고 그림7에 벡터圖를 들었다. 그림6의 等價回路에서 電動機의 2次導體에 鎖交하는 磁束 Φ 는 慶磁電流 I_o 에 비례하며 2次導體에 發生하는 토오크 TM은 2次電流 I_2 에 比例한다. 이것을 式으로 表示하면 다음과 같다.



〈그림-5〉 電壓形 트랜지스터 인버터의 制御回路 構成



V : 端子電壓 I_0 : 勵磁電流
 f_0 : 電源周波數 L_0 : 인덕턴스
 I_1 : 1次電流 R_2 : 2次抵抗
 I_2 : 2次電流 S : 슬립

〈그림-6〉 誘導電動機의 簡易等價回路

$$\Phi = K_s I_0 = K_s \frac{E_0}{2\pi f L_0} = K_s' \frac{E_0}{f} \quad \dots \dots \dots \quad (1)$$

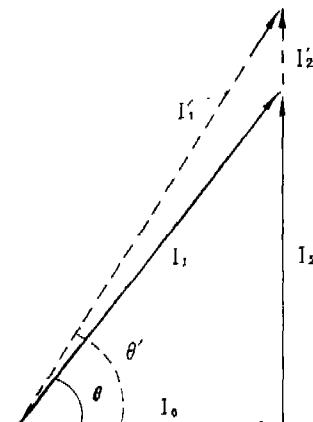
$$T_M = K_s \Phi I_2 = K_s' K_s \frac{E_0}{f} I_2 \quad \dots \dots \dots \quad (2)$$

또한 그림 7의 벡터圖에서 1次電流 I_1 은

$$I_1 = I_0 + j I_2 = I_0 \angle \theta \quad \dots \dots \dots \quad (3)$$

$$\text{여기서 } I_1 = \sqrt{I_0^2 + I_2^2}, \quad \theta = \tan^{-1} \frac{I_2}{I_0}$$

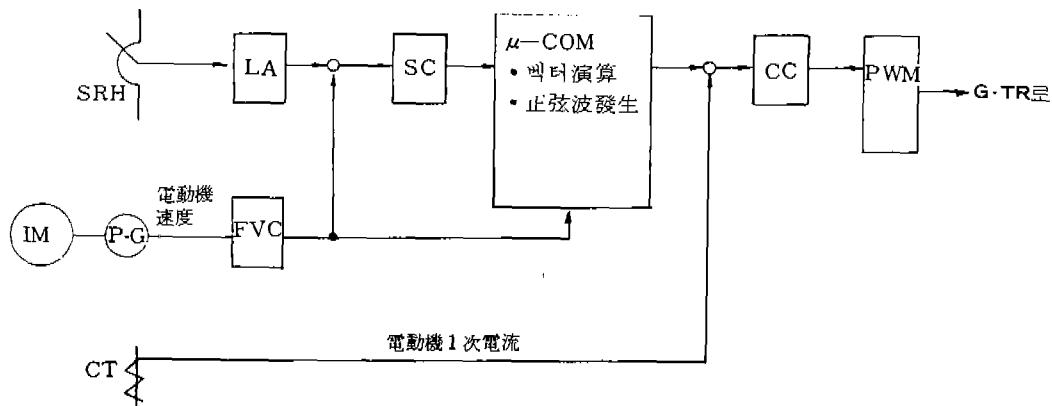
로 表示된다. 따라서 負荷에 관계 없이 磁束一定制御를 하려면 2次電流 I_2 에 관계 없이 勵磁電流 I_0 가 일정해지도록 1次電流 I_1 의 크기와 位相角 θ 를 制御하면 된다. 이와 같이 制御하면 過度의 負荷变动에 대해서도 電動機의 磁束을 過渡的으로 變化시키지 않고 토크를 발생시킬 수가 있으며 應答性이 좋은 制御를 할 수가 있다.



〈그림-7〉 電流벡터圖

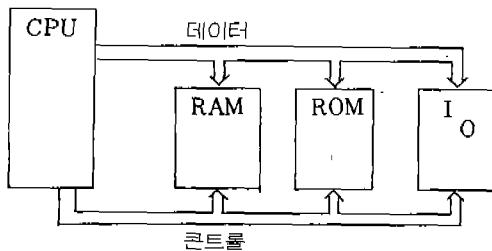
벡터制御付 電流形 인버터의 主回路構成은 基本的으로 그림 3의 電壓形 인버터의 主回路構成과 마찬가지이다. 그림 8에 電流形 트랜지스터 인버터의 制御回路 構成을 들었다. 마이컴 μ -COM은 速度制御回路 SC의 出力 즉 必要한 토크의 크기로서의 信號에서 必要한 2次電流 I_2 의 크기를 判別하고 速度檢出器 FVC의 出力 즉 電動機 速度信號에서 그 速度에서의 必要磁束 ϕ (勵磁電流 I_0)를 判別하여 ベク터演算을 하고 電動機 1次捲線의 3相 各相의 正弦波電流 基準值을 出力하고 있다.

그림 9에 ベク터制御에 사용되는 마이컴의 구성을 들었다. 마이컴에서 函数를 求할 경우에는 展開式을 사용하여 計算하면 計算時間이 너무 많이 所要되므로 여러가지 값에 대한 函数值을 미리 計算한



SRH : 速度設定器
 LA : 加速制限回路
 SC : 速度制御回路
 FVC : 周波数電圧変換器
 IM : 誘導電動機
 PG : ポジションゲート
 CC : 電流制御回路
 PWM : ピルス幅変調回路
 IM : 誘導電動機
 PG : ポジションゲート

〈그림-8〉 전류형 트랜지스터 인버터의 제어회로구성



〈그림-9〉 마이크로프로세서의 구조

결과를 메모리에 기억시켜두는 방법을 택한다. ROM은 계산프로그램, 函數值, 定數 등을 기억하고 있는 판독용의 메모리이며 전원을 끊어도 기억은 상실되지 않는다. RAM은 계산途中 결과나 變數를 일시적으로 기억하여記入, 판독을 자유롭게 할 수 있는 메모리이다.

벡터제어는 시시각각의函數計算, 2乗의平方根, \tan^{-1} , SIN등의計算이複雜한데 마이크로프로세서에 같은機能을 부여하여 제어를 용이하게 하는 동시에良好한精密制御를可能하게 하고 있다.

3-3 트랜지스터 인버터의 적용

保守性과 經濟性에 우수한 誘導電動機는 대부분이定速度로 運轉되어 있는데 인버터제어装置에 의하여 용이하게 可變速이可能해졌다. 表1에 電壓形 트랜지스터 인버터와 벡터제어付 전류형 트랜지스터 인버터의 負荷에의 適用에서 본 比較表를 들었다.

여기서 電動機의 負荷特性은 基本적으로 다음과 같은 것이다.

- (a) 定토오크形: 速度를 變化시켜도 토크는 일정하다.
- (b) 定出力形: 速度에 反比例하여 토크가 變化한다.
- (c) 2乘토오크形: 速度의 2乘에 比例하여 토크가 變化한다.

(1) 電壓形 트랜지스터 인버터의 適用

電壓形 인버터는 기본적으로 開路우프의 V/F 제어이기 때문에 1台의 制御裝置로 複數台의 電動機를 並列運轉할 수 있다는 것, 既設의 모우터도 하등의 改造를 加하지 않고 運轉할 수 있다는 등의

〈表-1〉 電壓形인버터와 전류형인버터의 比較

項 目	電壓形 트랜지스터 인버터	벡터制御付 전류형 트랜지스터 인버터
負荷特性	速度 2乘토오크에適合	速度 2乘토오크 定托오크 定出力特性에適合
制御應答	늦다	빠르다
制御裝置와 모우터台數의 관계	複數台모우터의 均等 速度運轉도 可能	基本의으로는 單機모우터
모우터의 新·既의 適否	既設, 新設 모두 可能	新設모우터

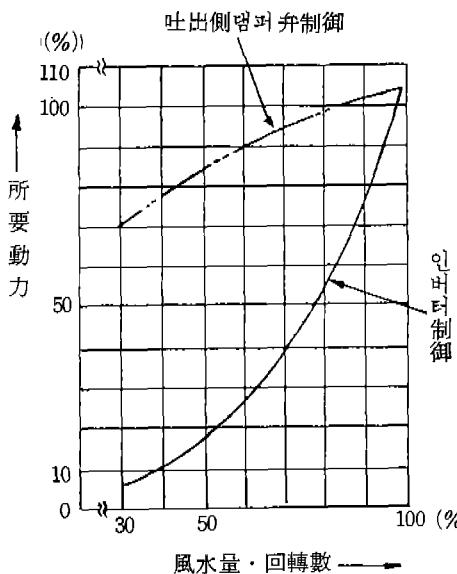


그림-10) 블로우어펌프의 所要電力特性例

利點이 있다. 한편 벡터制御는 하고 있지 않으므로高度의 應答性은期待할 수 없으며 精密한 토오크制御에는 적합하지 않다. 또한 低周波制御 時에는電動機 1次임피던스에 의한 電壓降下를 無視할 수 없으므로 토오크가 低減되고 起動時 높은 토오크를必要로 하는 負荷에는適用에 注意가 必要하다. 따라서 電壓形 인버터는 起動時 높은 토오크를必要로 하지 않는 2乘 토오크負荷에 가장 적합하다. 2乘 速度 토오크負荷로서 代表的인 것은 블로우어나 펌프 등의 風水力機器인데 그 所要動力이 速度의 3乘으로 變化하므로 速度制御에 의한 電力節約效果가 매우 크다. 그림10에 블로우어, 펌프의 所要動力 變化를 종래의 定速電動機를 사용한 펌퍼制御의 경우와 인버터에 의한 可變速制御의 경우의 각각에 대하여 表示했다. 이 그림에서 인버터에 의하여 可變速制御를 한 경우의 節電效果는 명백하다. 에너지資源의 節約이라는 社會的 requirement에서 工場消費電力의 대부분을 占하는 定速電動機의 運轉電力의 節減이 진지하게 檢討되고 있다. 電壓形 인버터에 의한 可變速制御는 그 節電效果와 동시에 시스템화가 용이하다는 것, 既設設備에 設備의 變更 없이 適用할 수 있다는 점 등에서急速히 적용이 증가되고 있다.

(2) 電流形 트랜지스터 인버터의 適用

벡터制御付 電流形 인버터는 基本적으로 閉루우프의 벡터制御이기 때문에 負荷의 過渡變動이나 4

象限의 급격한 加變速에도 높은 應答性을 얻을 수가 있고 直流電動機의 適用分野에도 直流電動機의 代替制御로서 충분히 適用할 수 있다. 벡터制御는 低速에서 高速까지 必要한 토오크를 확실히 얻을 수 있으므로 2乘 토오크 負荷뿐만 아니라 定托오크負荷에도 적합하며 모든 分野에 適用할 수 있다고 하겠다. 또한 制御原理는 基本적으로 直流 電動機의 制御매커니즘과 같은 사고방식에 입각한 것이므로 自動界磁弱化制御(定出力制御)도 直流機와 마찬가지로 可能하다. 한편 制御系가 閉루우프를 구성하여 電動機 速度의 피드백이 必要하여 電動機의 速度檢出센서를 必要로 한다는 것, 벡터演算은 制御裝置 1台에 대하여 1台의 電動機를 制御하도록 되어 있으므로 既設의 定速電動機나 複數台 電動機의 並列運轉에는 적합하지 않다. 따라서 벡터制御에는 直流電動機의 代替制御方式으로서 誘導電動機 본래의 小形이고 憲고하여 耐環境性을 살릴 수 있는 용도에 가장 적합하다. 종래에 直流電動機의 獨特之有였던 抄紙機의 리얼驅動, 連續鑄造設備의 可變速驅動, 工作機의 主軸驅動 등에 適用이 擴大되어 가고 있다. 工作機의 主軸驅動에 대해서는 誘導電動機의 憲고성을 살려 直流電動機에서는 不可能한 4,500~6,000 rpm의 高速制御도 可能하게 되었다.

4. 맺는 말

電動機 制御裝置에의 마이컴應用은 制御시스템의 高性能, 高信賴性의 追求에 의하여 더욱 發展될 것이 期待된다. 특히 誘導電動機의 可變速制御에의應用은 마이컴의 特徵을 충분히 살린 좋은 例이며 電力用半導體의 應用과 함께 파워 エレクト로닉스技術의 結集된 것의 하나라고 하겠다.

